

ЎЗБЕКИСТОН РЕСПУБЛИКАСИ
МАДДАНИЙТ ИЦЛАРИ ВАЗИРАЛИГИ
ЎЗБЕКИСТОН ДАВЛАТ КОИС ЕРВАТОРИЯСИ

**А.АҲМАДЖОНОВ, М.З.НОСИРОВ,
А.Р.РЎЗИҚУЛОВ**

ФИЗИКА ВА ЭЛЕКТРОНИКА АСОСЛАРИ

«Техноген санъат (мусиқий овоз режиссёrlиги)»
бакалавриат таълим йўналиши учун
ўқув қўлланма

«МУСИҚА» нашриёти
Тошкент
2004

Аҳмаджонов А. ва бошқ. Физика ва электроника асослари: «Техноген санъат (музиқий овоз режиссёrlиги)» бакалавриат таълим йўналиши учун ўқув қўлланма/ Муаллифлар: А.Аҳмаджонов, М.З.Носиров, А.Р.Рўзиқулов; Масъул муҳаррир: З.М.Солиҳов. -Т «Мусиқа» нашр; 2004. -126 б.

Сарлавҳада: ЎзР маданият ишлари вазирлиги, Ўзбекистон давлат консерваторияси.

Мазкур ўқув қўлланма Ўзбекистон давлат консерватория-сининг “Техноген санъат (музиқий овоз режиссёrlиги)” таълим йўналиши бўйича бакалавриат талабаларида физика ва электроникага оид тушунчаларни шакллантиришга қаратилган бўлиб, унда электр қисми, микроэлектроника, акустик тўлқинлар, радиолампалар, интеграль микросхемалар, кучайтиргичлар, ток тўғрилагичлари, атом физикаси ҳамда таълим йўналиши ихтисослашувидан келиб чиқиб электрон мусиқа ва электрон мусиқий чолгуларнинг физик-электроник асослари ўргатилади.

Масъул муҳаррир: З.М.СОЛИҲОВ техника фанлари доктори, профессор

Тақризчилар: Б.ОТАҚУЛОВ физика-математика фанлари доктори, профессор, Ўзбекистонда хизмат кўrsatган фан арбоби, Беруний номидаги Давлат мукофоти совриндори

С.М.БЕГМАТОВ санъатшунослик фанлари номзоди, доцент

Ушбу ўқув қўлланма Ўзбекистон давлат консерваториясининг ўқув-услубий кенгashi томонидан нашрга тавсия этилган.

ББК 85.31Я73

№ 5-2004
Алишер Навоий номидаги
Ўзбекистон миллий кутубхонаси

© «Мусиқа» нашриёти, 2004 й.

МУНДАРИЖА

| | бет |
|---|-----|
| Муаллифлардан | |
| 1. НАЛҚАРО БІРЛІККЕДІР ТИЗИМІ (СІ) | 6 |
| 1.1 Айрим механик ва иссиқлик катталикларининг ўлчов бирликлари | 6 |
| 1.2. Айрим электромагнит катталикларниң ўлчов бирликлари | 6 |
| 1.3. Диэлектрикнинг мутлақ ўтказувчанлық бирлиги | 7 |
| 1.4. Магнит майдони оқимининг бирлиги | 8 |
| 1.5. Магнит индукция бирлиги | 8 |
| 1.6. Индуктивлик ва ўзаро индуктивлик бирликлари | 9 |
| 1.7 Магнит сингдирувчанлық бирликлари | 9 |
| 1.8. Иш ва энергия бирликлари | 9 |
| 1.9. Қаршилик бирликлари | 10 |
| 1.10. Сифим бирликлари, уларни интегралловчи ва дифференциалловчи электр занжирларда ишлатилиши | 12 |
| 1.11. СИ тизимига кирмайдыган бирликлар | 17 |
| 1.12. Мисоллар ечиш | 17 |
| 2. ҚАРШИЛИКЛАР | 20 |
| 2.1. Қаршилиklärарни улаш ва уларни ҳисоблаш | 20 |
| 2.2. Ўтказгич қаршилиklärарини ҳароратга боғлиқлиги | 21 |
| 3. ОДДИЙ ДОИМИЙ ТОК ЗАНЖИРЛАРИ | 23 |
| 3.1. Занжирни бир қисми учун Ом қонуни | 24 |
| 3.2. Занжирнинг тўла қисми учун Ом қонуни | 25 |
| 3.3. Электр токини ҳисоблаш | 27 |
| 3.4. Ток зичлиги | 28 |
| 3.5. Электр токининг иши | 29 |
| 3.4. Жоуль-Ленц қонуни | 31 |
| 4. КОНДЕНСАТОРЛАР | 33 |
| 4.1. Конденсаторларни параллел улаш | 34 |
| 4.2. Конденсаторларни кетма-кет улаш | 36 |
| 4.3. Конденсаторларни аралаш улаш | 40 |
| 5. ИНДУКТИВЛИК ФАЛТАГИ ВА УНИ ҲИСОБЛАШ | 42 |
| 6. ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН ЭНЕРГИЯСИ | 49 |
| 6.1. Диэлектрик материалларни электр мустаҳкамлиги | 50 |
| 6.2. Қаттиқ жисмларни электр тешилиш жараёни | 51 |
| 7 ЭЛЕКТРОН ЛАМПАЛАР | 53 |
| 7.1. Диод лампаси ҳамда уч электродли электрон лампалари | 56 |
| 7.2. Кўп электродли лампалар | 57 |
| 8. ДИОД ВА СТАБИЛИТРОНЛАР | 61 |
| 8.1 Ярим ўтказгичли диодлар..... | 61 |

| | |
|---|-----|
| Ярим ўтказгичлар үшіннен ассоциациялардың тұрғындағы қаралып тұратын мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 63 |
| 7.1. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 63 |
| 7.2. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 64 |
| 7.3. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 65 |
| 7.4. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 65 |
| 7.5. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 66 |
| 7.6. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 67 |
| 7.7. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 68 |
| 7.8. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 68 |
| 7.9. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 69 |
| 7.10. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 71 |
| 7.11. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 71 |
| 7.12. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 75 |
| 7.13. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 79 |
| 7.14. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 81 |
| 7.15. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 81 |
| 7.16. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 81 |
| 7.17. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 82 |
| 7.18. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 82 |
| 7.19. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 84 |
| 7.20. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 84 |
| 7.21. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 87 |
| 7.22. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 94 |
| 7.23. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 95 |
| 7.24. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 96 |
| 7.25. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 97 |
| 7.26. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 97 |
| 7.27. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 101 |
| 7.28. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 101 |
| 7.29. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 110 |
| 7.30. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 110 |
| 7.31. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 113 |
| 7.32. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 115 |
| 7.33. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 124 |
| 7.34. Атамаларнан шынайы мәндердің түрлерінің жиынтығынан | 125 |
| Адабиёттар | 125 |

МУАЛЛИФЛАРДАН

Ҳозирги кунда техника тарақиёти жадал суръаглар билан илгари ҳаб бормоқда. Жумладан генерик воситалар деярли барча санъат турлари таркибида ҳам отакчи вазифалардан бирини ўтаб келаётгани ва ўзига хос йўналишда ривожланаётгани барчага аён. Айнан шу жабҳаларда ўзбек тилида ёзилган тегишили адабиётларнинг деярли йўқ даражада эканлигини ҳам таъкидлаш лозим. Умуман, бу жараённи физика ва электроника фанининг асосий қонунларини билмаган ҳолда аниқ тасаввур қилиш қийин, албатта. Талаба ва ўқувчиларга мазкур фани ўрганишлари ва ўзлаштиришлари учун имкон яратиш бунгиги куннинг долзарб масалаларидан биридир.

Ўқув қўлланма асосан Ўзбекистон давлат консерваториясининг «Техноген санъат» соҳасининг бир қисми ҳисобланниш мусиқий овоз режиссёrlиги ихтисослигига таҳсил олаётган талабалар учун мўлжалланған. Шу билан бирга, мазкур қўлланма бошқа олий ўқув юртларида мусиқий овоз режиссёrlиги ихтисослигига ёндош мутахассислик бўйича таълим олаётган талабалар ҳамда академик лицей ва касб-хунар коллежлари ўқувчилари учун ҳам фойдалидир. Қўлланмада замонавий электрон мусиқий чоргулар, овоз ёзиш ҳамда эшиттириш қурилмаларининг асосий турлари ва ишлаш принципларини ёритишига ҳам эътибор қаратилган.

Ўқувчиларга амалий иш жараённида фойдали бўлади деган мақсадда айрим мавзуларга доир мисол ва масалалар келтирилган ҳамда уларни ечиш йўллари кўрсатилган. Қўлланмага физика ва электроникага доир лугатлардан олинган айрим маълумотлар ҳам киритилган.

Муаллифлар, ўқув қўлланманинг нашрга тайёрланишида ўз таклифлари, маслаҳатлари билан ёрдам берган Фаргона давлат университетининг «Физика-техника» факультети «Умумий физика ва ФУМ» кафедрасининг профессори, ф-м.ф.д., Ўзбекистонда хизмат кўрсатган фан арбоби, Беруний номидаги Давлат мукофотининг совриндори Банноп Отакуловга ҳамда санъатшунослик фанлари номзоди, Ўзбекистон давлат консерваториясининг доценти Соибжон Бегматовга миннатдорчилик билдириб қоладилар.

1. ХАЛҚАРО БИРЛІКЛАР ТИЗИМИ (СИ)

Асосий бирліклар системасы СИ қуидагилардан иборат:

- зұнык бирлигі – метр (м);
- масса бирлигі – килограмм (кг);
- вақт бирлигі – секунд (с);
- электр ток күчи бирлигі – ампер (а);
- температура бирлигі – градус, кельвин ($^{\circ}$, К);
- еруғыл күчи бирлигі – свеча (св).

1.1. Айрим механик ва иссиқлик катталикларининг ўлчов бирліklари

Даставвал, уларнинг ўлчов катталикларини топишда фойдаланыладиган формулаларни көлтирамиз.

Тезлик v билан ифодаланади, унинг асосий бирлигі метр/секунд ($\text{м}/\text{с}$). Метр/секунд – бу шундай текис ҳаракат тезлигии, унда жисм $t=1$ секунд вакт ичиде S масофани босиб ўтади ва у 1 метрга тенг дейилади:

$$v = \frac{S}{t},$$

$$v = \frac{1 \text{ м}}{1 \text{ с}} = 1 \frac{\text{м}}{\text{с}}$$

Тезланиш a билан белгиланиб, унинг асосий бирлигі метр/ с^2 ($\text{м}/\text{с}^2$) билан ифодаланади. Бир метр/секунд квадрат шундай текис тезланишки, бунда тезлик 1 секундда 1 м/с га ўзгаради.

Куч бирлигі F билан белгиланиб, ньютон (н) да ўлчанади. Бир ньютон шундай куч бирлигии, жисмнинг оғирлігі 1 кг бўлганида унинг тезланиши $a=1 \text{ м}/\text{с}^2$ га тенг бўлади:

$$1 \text{ н} = 1 \text{ кг} \cdot 1 \frac{\text{м}}{\text{с}^2} = 1 \frac{\text{кг} \cdot \text{м}}{\text{с}^2}$$

$$F = m \cdot a;$$

1.2. Айрим электромагнит катталикларининг ўлчов бирліklари

Электр заряд миқдори q билан белгиланиб у кулон (к) да ўлчанади. Бир кулон заряд миқдори бирлиги деб, ўтказгичнинг

Күйдаланғ қесим төзілдөн | секунд ичида | а ток оқыб ўтишиңға айтилади:

$$1 \text{ к} \cdot 1 \text{ а} \cdot 1 \text{ сек} \cdot 1 \text{ а сек.}$$

Электр потенциаллар айрмаси бирнұклари (электр күчләниш (U), электр юрнитувчи күч (E) вольт (в)).

Вольт иккита нүкта электр майдонларининг потенциаллар айрмаси бўлиб, улар ўртасидаги ҳосил бўлган заряд (Q) 1 к га тенг бўлганида, 1 жоуль иш бажарилади:

$$A = Q \cdot U;$$

$$U = \frac{A}{Q};$$

$$1 \text{ в} = \frac{1 \text{ ж}}{\text{к}} = 1 \frac{\text{ж}}{\text{к}}$$

Электр қуввати P билан белгиланиб, унинг ўлчов бирлиги ватт (вт) да ифодаланади:

$$P = U \cdot I;$$

$$1 \text{ вт} = 1 \text{ в} \cdot 1 \text{ а} = 1 \text{ в} \cdot \text{а.}$$

Бу бирлик механик қувватнинг бирлигига мос тушади.

Сигим C билан белгиланиб (Φ) фарадада ўлчанади. Ўтказгичга 1 к заряд берилганида ундаги кучланиш 1 в га ошса, ўтказгич 1 фарада сигимга эга дейилади:

$$1 \Phi = \frac{1 \text{ к}}{1 \text{ в}} = 1 \frac{\text{к}}{\text{в}},$$

$$C = \frac{\Phi}{U}$$

1.3. Диэлектрикнинг мутлақ ўтказувчанлик бирлиги

Конденсаторнинг ҳар бир пластинкасининг юзаси $S = 1 \text{ м}^2$ ва пластинкалар орасидаги масофа $d = 1 \text{ м}$ бўлганида сигим 1 фарадага тенг бўлади.

Текис пластинкали конденсатор сигими қуйидаги формула ёрдамида топилади:

$$C = \frac{\epsilon \cdot S}{d}$$

бунда ўтказувчанлик:

$$\epsilon = \frac{C \cdot d}{S},$$

$$1 \frac{\Phi}{\text{м}} = \frac{1 \Phi \cdot 1 \text{ м}}{1 \text{ м}^2}$$

1.4. Магнит майдони оқимининг бирлиги

Магнит майдони оқими Φ билан, оқим бирлашуви эса φ билан белгиланаади. Унинг ўлчов бирлиги волт-секунд ёки вебер билан ифодаланаади.

Вебер бу шундай магнит оқимики, 1 сек. вақт ичида фалтақдаги ЭЮКни 1 в бўлишига айтилади.

$$\text{Фарадей-Максвелл қонунига мувофиқ } E_r = -\frac{\Delta \varphi}{\Delta t},$$

бу ерда, E_r берк контурдаги электр юритувчи куч;

$\Delta \varphi$ фалтақда магнит майдони оқимининг Δt вақт ичида тутилиб қолиши.

$$\Delta \varphi = -E_r \Delta t;$$

$$1 \text{ вб} = 1 \text{ в} \cdot 1 \text{ сек} = 1 \text{ в} \cdot \text{сек}.$$

Ҳар бир алоҳида ўрам учун магнит майдони оқими Φ ва унинг тутилиши φ бир-бирига мос тушади.

Ўрамлар сони w бўлган соленоид кесим юзидан Φ магнит майдони оқими ўтганида, унинг тутилиши қуйидагича топилаади:

$$\varphi = w \cdot \Phi.$$

1.5. Магнит индукция бирлиги

Магнит индукция бирлиги B билан белгиланиб, тесла да ўлчанади. Тесла шундай магнит майдонки, магнит оқими F ва унинг юзаси S бир метр квадрат перпендикуляр йўналган майдон оқими 1 веберга тенг бўлишига айтилади.

$$B = \frac{\Phi}{S},$$

$$1 \text{ тл} = \frac{1 \text{ вб}}{1 \text{ м}^2} = 1 \frac{\text{вб}}{\text{м}^2}$$

Магнит майдонининг кучланганлик бирлиги ампер/метр.

Таъсир этадиган ток кучи 4 π·a га тенг ва токли ўтказгичгача бўлган масофа $r=2$ м бўлганида 1 а/м га тёң магнит майдон кучланганлиги ҳосил бўлади:

$$H = \frac{I}{2\pi}$$

$$1 \frac{a}{m} = \frac{4\pi \cdot a}{2\pi \cdot 2m}$$

1.6. Индуктивлик ва ўзаро индуктивлик бирликлари

Индуктивлик L ва ўзаро индуктивлик M билан белгилана-ди ва улар генри (гн) да ўлчанади. 1 генри шундай боғланган галтак индуктивлигиди, бунда магнит оқими 1 вб га тенг бўлиб, галтақдан 1 а ток кучи оқиб ўтади.

$$\begin{aligned} E_t &= -\frac{\Delta\phi}{\Delta t} = -\frac{\Delta(L \cdot I)}{\Delta t} = -L \cdot \frac{\Delta I}{\Delta t}; \\ L &= -\frac{E_t \cdot \Delta t}{\Delta I}; \\ 1 \text{ гн} &= \frac{1 \text{ в} \cdot 1 \text{ сек}}{1 \text{ а}} = 1 \frac{\text{в} \cdot \text{сек}}{\text{а}}. \end{aligned}$$

1.7. Магнит сингдирувчанлик бирликлари

Магнит сингдирувчанлиги (проницаемость) μ билан белги-ланади. Унинг асосий бирлиги генри/метр (генри/м). Магнит майдон кучланганлиги 1 а/м, магнит индукцияси 1 тл га тенг бўлганида магнит сингдирувчанлиги 1 генри/метр бўлади.

$$\mu = \frac{B}{H};$$

$$1 \frac{\text{Гн}}{\text{м}} = \frac{1 \frac{\text{вб}}{\text{м}^2}}{1 \frac{\text{а}}{\text{м}}} = 1 \frac{\text{вб}}{\text{а} \cdot \text{м}}$$

1.8. Иш ва энергия бирликлари

Жисм $F=1$ и бўлган куч таъсирида 1 м масофага силжиса, унинг бажарган иши 1 жоуль бўлади:

$$1 \text{ ж} = 1 \text{ н} \quad 1 \text{ м} = 1 \text{ н} \cdot \text{м}.$$

Үмүмий ҳолда

$E.S.$

$t = 1$ сек ичида 1 жиш бажарылыштага тенг қувват бирлигінша 1 Ватт деб айтилади.

$$1 \text{ Вт} = \frac{1 \text{ ж}}{1 \text{ сек}} = 1 \frac{\text{ж}}{\text{сек}}$$

Үмүмий ҳолда

$$V = \frac{A}{t}$$

Иссиқлик миқдори q билан белгиланади. Унинг бирлиги оса жоуль (ж).

Бу бирлик қиймати қуйидаги тенглик ёрдамида топилади:

$$q = k \cdot A.$$

k бирга тенг деб қабул қилинган коэффициент, $1 \text{ ж} = 1$ $1 \text{ ж} = 1 \text{ ж.}$

Бу эса иссиқлик ва механик энергияларнинг эквивалент эканлигини ифодалайды.

1.9. Қаршилик бирликлари

Электр қаршилигининг асосий бирлиги қилиб Ом қабул қилинган. Үтказгичдан ва шу Үтказгичга бериләтгандың күчләниш қиймати 1 вольт бўлганида, ундан 1 ампер ток оқиб ўтса үтказгичнинг қаршилиги 1 Ом га тенг бўлади:

$$1 \text{ Ом} = \frac{1 \text{ в}}{1 \text{ а}} = 1 \frac{\text{в}}{\text{а}},$$

$$R = \frac{U}{I}.$$

Амалиётда қаршилик бирлигининг нисбатан кичикроқ ва каттароқ қийматлари ҳам ишлатилади:

$$0,001 \text{ Ом} = 10^{-3} \text{ Ом} = 1 \text{ миллиом};$$

$$1000 \text{ Ом} = 10^3 \text{ Ом} = 1 \text{ килоом (ком);}$$

$$1000000 \text{ Ом} = 10^6 \text{ Ом} = 1 \text{ мегаом (мом).}$$

Эталон сифатида узунлиги 1 м бўлган ва кўндаланг кесим юзи 1 мм^2 га тенг бўлган үтказгичнинг қаршилиги ишлатилади. Бу қаршилик солишишима қаршилик деб юритилади ва грекча

«ро» $\rho \left(\frac{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}} \right)$ билан белгиланади.

Солишиштирма қаршиликка тескари бўлган қиймат солишиштирма ўтказувчанлик деб юритилиб, «қапи» $\chi \left(\frac{\text{м}}{\text{ом} \cdot \text{мм}^2} \right)$ билан белгиланади.

Қаршилик R билан, ўтказувчанлик эса G билан белгиланаади. Ўтказувчанлик сименсда(сим) ўлчанади ва агар қаршилик Ом да берилган бўлса қўйидаги формула ёрдамида топилади:

$$G = \frac{1}{R} \quad [\text{сим}].$$

1-жадвалда айрим материалларнинг солишиштирма қаршилиги ва солишиштирма ўтказувчанлиги берилган.

1-жадвал

| № | Материал | $\rho \left(\frac{\text{ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}} \right)$ | $\chi \left(\frac{\text{м}}{\text{ом} \cdot \text{мм}^2} \right)$ |
|------------|----------|--|--|
| 1 | Алюминий | 0,0287 | 34,8 |
| 2 | Мис | 0,0178 | 57,0 |
| 3 | Кумуш | 0,0165 | 62,5 |

Ўтказгичнинг қаршилиги R унинг материали солишиштирма қаршилигига, шу ўтказгичнинг узунлигига ва кўндаланг кесим юзи S га боғлиқ;

$$R = \frac{\rho \cdot l}{S} = \frac{l}{\chi \cdot S} \quad [\text{ом}],$$

бу ерда, ρ - солишиштирма қаршилик, $\frac{\text{ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}}$;

χ - солишиштирма ўтказувчанлик, $\frac{\text{м}}{\text{ом} \cdot \text{мм}^2}$;

l ўтказгичнинг узунлиги, м;

S ўтказгичнинг кўндаланг кесим юзи, мм^2 ;

Юқоридагиларни ҳисобга олган ҳолда

$$\rho = \frac{l}{\chi} = \frac{R \cdot S}{l} \left[\frac{\text{ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}} \right];$$

$$S = \frac{\rho \cdot l}{R} [\text{мм}^2];$$

$$I = \frac{R \cdot S}{P} [W]$$

1.10. Сигим бирликлари, уларни интегралловчи ва дифференциалловчи электр занжирларда ишлатилиши

Конденсаторга 1 кулон электр заряди берилганида унинг пластиналари орасидаги потенциаллар айрмаси 1 в га ошса конденсатор 1 фараада (Φ) сигимга эга дейилади:

$$C = \frac{q}{U},$$

бу ерда C сигим, Φ ;

q электр заряди, к;

U кучланиш, в.

Амалда сигимнинг кичикроқ бирликлари ишлатилади:

$10^{-6} \Phi = 1$ микрофарада = 1 мкф;

$10^{-9} \Phi = 1$ нанофонда = 1 нф;

$10^{-12} \Phi = 1$ пикофарада = 1 пф;

1 мкф = 10^6 пф, 1 нф = 10^3 пф.

Пластиналар орасидаги майдон кучланганлиги E қуийдаги формула билан топилади.

$$E = \frac{U}{d} \left[\frac{\text{в}}{\text{м}} \right],$$

бу ерда U пластиналар орасидаги кучланиш, в;

d - пластиналар орасидаги масофа, м.

Конденсаторнинг бир пластинасида мусбат, иккинчисида эса манғий зарядлар йигилгани учун, улар бир-бирларига F куч билан тортилади ва у ньютонда (Н) ҳисобланади:

$$F = \frac{C \cdot U^2}{2d} = q \cdot E \quad (\text{Н});$$

бундан, $U = \sqrt{\frac{2d \cdot F}{C}}$ (в).

Конденсаторда йигилган энергия жоулда (ж) ҳисобланади ва у қуийдаги формула ёрдамида топилади:

$$\omega_c = \frac{C \cdot U^2}{2} \quad (\text{ж});$$

$$бундан \quad U = \sqrt{\frac{2\omega}{C}} \quad [B];$$

бу ерда C сиғим, ф;
 U күчланиш, в.

Конденсаторнинг зарядланиши ва разрядланиши вақтида, ундан оқиб ўтаётган токнинг қиймати ўзгаради.

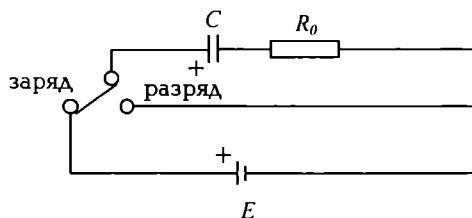
Бу ток қуйидаги формула ёрдамида топилади:

$$i_c = C \frac{dU_c}{dt} \approx C \frac{\Delta U_c}{\Delta t}$$

бу ерда, ΔU_c конденсатор пластинкалари орасидаги күчланишнинг Δt вақт ичида ўзарыш миқдори.

Бу формула амалиётда жуда катта аҳамиятга эга. Чунки конденсатор зарядданаётган вақтда унинг күчланиши ўзининг энг катта қийматига бирданига эришмайди. Худди шунингдек, у разрядданаётган пайтда ҳам күчланиш бирданига эмас, балки аста-секин ўзининг энг кичик қийматига эришади.

Конденсаторда ҳам энергиянинг йўқолиши мавжуд бўлиб, у конденсаторга кетма-кет ёки параллел уланган қаршилик ҳисобига юзага келади. Агар қаршилик R_0 конденсаторга кетма-кет уланган бўлса, конденсатор манба E дан зарядданаётганида унинг ички қаршилиги нольга teng бўлади ва заряд тики $i_{зар}$ ҳамда конденсатор пластиналари орасидаги күчланиш U_c ўзгаради (1-расм).



1-расм.

$$i_{зар} = \frac{E}{R_0} \cdot e^{-\frac{t}{C \cdot R_0}} \quad [a],$$

$$U_c = E \cdot (1 - e^{-\frac{1}{C \cdot R_0}}) \quad [B],$$

бу ерда, E электр юритувчи куч, в;

t – зарядланиш бошланиш вақти, сек;

$$R_0 \text{ – вақт үчамнің атауы, } \frac{\text{а сек}}{\text{в}} \cdot \frac{\text{в}}{\text{а}} = \text{сек}$$

R_0 катталақпен дәймий вақт (τ) деб ҳам юритилади.

Дәймий вақт – конденсаторнинг зарядланиш ёки разрядланиш тезлігінің ифодалайды:

$$\tau = C \cdot R_0 \text{ (сек),}$$

бу ерда C – сиғым, мкф;

R_0 – қаршилик, мом;

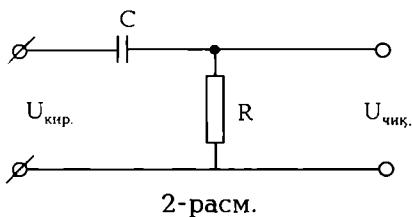
Конденсатор разрядданаётганида заряд токи $i_{\text{зар}}$ ҳамда конденсатор пластиналари орасындағы күчланиш U_c қыйидагича ҳисобланады:

$$i_{\text{раз}} = \frac{E}{R_0} \cdot e^{-t/\tau} \quad [\text{а}];$$

$$U_c = E \cdot e^{-t/\tau} \quad [\text{в}].$$

Вақтнинг $t_n = 0,7 \cdot \tau$ оралиғида күчланиш (ёки ток) катталағи үзининг максимал қийматынинг ярмига эришади.

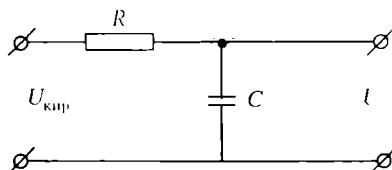
Күп схемаларда дәймий вақт қиймати ишлатылади.
2-расмда дифференциалловчи занжир күрсатылған.



$$\tau = R \cdot C \leq \frac{0,159}{f} \text{ (сек).}$$

Бу ерда, f – частота, Гц.

3-расмда интегралловчи занжир күрсатылған.



3-расм.

$$\tau = R \cdot C \geq \frac{0.159}{f} \text{ (сек).}$$

Конденсаторларни ҳисоблашда мутлақ диэлектрик үтка-зувчанлиги (ϵ) ни ҳисобга олиш керак, бу эса иккита мос катталикларнинг кўпайтмасидир:

$$\epsilon = \epsilon_r \cdot \epsilon_0 \left(\frac{\Phi}{M} \right),$$

бу ерда ϵ_r диэлектрик сингдирувчанлик;

$\epsilon_0 = 8,86 \cdot 10^{-12}$ ф/м = 8,86 пФ/м вакуумнинг мутлақ диэлектрик сингдирувчанлиги.

Ҳавонинг диэлектрик сингдирувчанлиги: $\epsilon_i = 1$.

Айрим материалларнинг диэлектрик сингдирувчанлиги 2-жадвалда кўрсатилган.

2-жадвал

| № | Материал | ϵ_r |
|---|----------|--------------|
| 1 | Шиша | 5-10 |
| 2 | Слюда | 5-10 |
| 3 | Ёғоч | 3 |
| 4 | Керамика | 2000-3000 |
| 5 | ЁF | 2 |
| 6 | Қоғоз | 2,3 |
| 7 | Мармар | 5 |
| 8 | Сув | 80 |

Иккита пластинкадан иборат бўлган конденсатор сиғими

$$C = \frac{\epsilon \cdot F}{d} = 0.0886 \cdot \frac{\epsilon_r \cdot F}{d} \text{ (пФ).}$$

бу ерда F – пластиинка юзи, см 2 ;

d – пластиинкалар орасидаги масофа (диэлектрик материал қамнилиги) см 2

Пластиналари сони n та тенг бўлган конденсатор сифими

$$C = (n-1) \cdot \frac{\varepsilon_r F}{d} = 0,0886 \cdot (n-1) \cdot \frac{\varepsilon_r F}{d} \text{ (пф).}$$

Диэлектрики кўп қатламли бўлган конденсатор сифими:

$$C = \frac{0,0886 F}{\frac{d_1}{\varepsilon_{r1}} + \frac{d_2}{\varepsilon_{r2}} + \dots + \frac{d_n}{\varepsilon_{rm}}} \text{ (пф).}$$

Коаксиал кабель сифими

$$C = \frac{0,24 \cdot \varepsilon_r \cdot l}{\lg \frac{D}{\emptyset}} \text{ (пф),}$$

бу ерда L – кабель узунлиги, см;

\emptyset – кабель ичидағи симнинг ташқи диаметри, см;

D – кабель ичидағи симнинг ички диаметри, см.

Параллел тортилган икки симнинг сифими:

$$C \approx \frac{0,12 \varepsilon_r \cdot l}{\lg \frac{2d}{D}} \text{ (пф),}$$

бу ерда l – симнинг узунлиги, см;

d – симлар орасидаги масофа, см;

D – симнинг диаметри, см.

Агар $l > h > D$ бўлса, тўғри тортилган симнинг ерга нисбатан сифими қуйидагича ҳисобланади:

$$C = \frac{0,24 \varepsilon_r \cdot l}{\lg \frac{4h}{D}} \text{ (пф),}$$

бу ерда l – симнинг узунлиги, см;

h – симдан ергача бўлган оралиқ, см.

1.11. СИ тизимиға кирмайдыган бирліклар

Айрим пайтларда миқдор жиҳатидан кичик еки катта үлчов бирліклари ҳам ишлатылыш мүмкін.

Масалан: Тера (T)- 10^12 ;
 Гига(G)- 10^9 ;
 Мега (M)- 10^6 ;
 Кило(K)- 10^3 ;
 Санти(C)- 10^{-2} ;
 Гекто (г)- 10^2 ;
 Дека (да)- 10^1 ;
 Деци (д)- 10^{-1} ;
 Милли (M)- 10^{-3} ;
 Микро (M)- 10^{-6} ;
 Нано (Н)- 10^{-9} ;
 Пико (П)- 10^{-12}

Айрим пайтларда баъзи физик катталикларни үлчашда ҳам бу үлчов системаларига кирмайдыган катталиклар билан ифодалаш мүмкін.

Масалан: Қувват 1 от кучи (о.к.) = $75 \frac{\text{кг} \cdot \text{м}}{\text{сек}} \approx 736 \text{ вт.}$

Иш ва қувват 1 ватт·соат (вт·соат) = $3,6 \cdot 10^3$ дж.

Элементар заррачалар энергияси 1 электрон·вольт ($\text{э}\cdot\text{в}$) = $1,60 \cdot 10^{19}$ дж; иссиқлик 1 калория (кал) ≈ 4,19 дж. Калория шундай иссиқлик бирлигиси, у 1 г сувни нормал босимда $19,5^\circ\text{C}$ дан $20,5^\circ\text{C}$ күтариш қувватига айтилади.

1.12. Мисоллар ечиш

1-мисол. Тажрибалардан маълумки, 1 кг куч деб массаси 1 кг бўлган денгиз сатҳи баландлигидаги жисмнинг ерга тортилишига айтилади. Оғирлиги 1 кг га тенг бўлган жисм $F_1 = 1 \text{ н}$ куч таъсирида, $a_1 = 1 \text{ м/сек}^2$ тезланишни олади. Шу жисм ўзининг оғирлиги F_2 билан 1 кг га тенг бўлиб, эркин тушиш давомида a_2 тезланиш $9,81 \frac{\text{м}}{\text{сек}^2}$ тенг.

$$F_1 = m \cdot a_1,$$

$$\frac{F_2}{F_1} = \frac{a_2}{a_1},$$

$$F_2 = m \cdot a_2.$$

Биринчи тезланишга нисбатан иккинчисини төзланиши 9,81 марта катта бўлар экан.

Шунинг учун 1 кг қүш 1 н кучидан 9,81 марта катта экан ёки $1 \text{ кг} = 9,81 \text{ н}$.

Килограмм оғирлік (кг) дан фарқлироқ килограмм күч құйындағы белгиланади кг.

2-мисол. Иккі түғри чизиқди узун үтказгич жуда ингичка бўлиб, улар орасидаги масофа вакуумда $a=0,1 \text{ м}$ ни ташкил этади ва улардан үзгармайдиган ток I оқиб үтади.

Агар, үтказгич ўртасида узунлиги ҳар $I = 20 \text{ см}$ да 5 мГ тортиш кучи пайдо бўлса, шу токнинг қиймати топилсан.

Ампер формуласидан фойдаланиб, буларнинг қийматларини СИ тизимига айлантиrsак:

$$F = \frac{\mu \cdot I_1 \cdot I_2 \cdot l}{2\pi \cdot a},$$

бу ерда, $\mu = \mu_r \cdot \mu_0$,

$\mu_r = 1$ (вакуум учун),

$\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7}$ (Гн/м).

$$I_1 = I_2 = I.$$

$$I = \sqrt{\frac{F_2 \cdot \pi \cdot a}{\mu_r \cdot \mu_0 \cdot l}} = \sqrt{\frac{5 \cdot 10^{-6} \cdot 9,81 \cdot 2 \cdot 3,14 \cdot 0,1}{1 \cdot 4 \cdot 3,14 \cdot 10^{-7} \cdot 0,2}} = 3,5 \text{ а.}$$

3-мисол. Дивигатель қуввати 5 от кучига тенг. Буни ваттга үтказинг?

$$N = 5 \text{ о.к.} = 5 \cdot 75 \frac{\text{кг} \cdot \text{м}}{\text{сек}},$$

$$1 \text{ кг} = 9,81 \text{ Н},$$

$$N = 5 \cdot 75 \cdot 9,81 \frac{\text{Н} \cdot \text{м}}{\text{сек}} \approx 3680 \text{ вт} = 3,68 \text{ квт.}$$

4-мисол. Электр қайнатгichi ёрдамида 10 л сувни $t_1 = 10^\circ\text{C}$ дан то $t_2 = 100^\circ\text{C}$ гача қиздирилсан. Электр токининг иши ва сарфланган электр энергия ҳисоблансан?

Сарфланган иссиқлик миқдори

$$q = m \cdot (t_2 - t_1) = 4,19 \cdot 10 \cdot (100 - 10) = 3770 \text{ кж.}$$

бу ерда, $c = 4,186 - 4,19$ сувнинг иссиқлик сифими, СИ системасида,

$$\frac{\text{кж}}{\text{кг} \cdot \text{град}};$$

$m = 10$ сувнинг массаси, кг.

Сарфланган энергия миқдори киловатт-соатда:

$$q = (\text{квт}\cdot\text{соат}) = \frac{3770}{3600} = 1,05 \text{ квт}\cdot\text{соат},$$

бу ерда, 1 ампер·соат = 3600 кулон.

Энди энергия қийматини топиш учун шу топилган квт·соатни 1 квт·соат энергияни нархига кўпайтириш керак.

Бу мисол СИ системасидан фойдаланиб, иссиқлик миқдори жоулда деб ечилиган. Энди бу системани қўлламасдан калорияда ҳисобласак:

$$q = c \cdot m \cdot (t_2 - t_1) = 1 \cdot 10 \cdot (100 - 10) = 900 \text{ ккал},$$

бу ерда, $c = 1$ сувнинг иссиқлик сифими, $\frac{\text{ккал}}{\text{кг} \cdot \text{град}}$;

1 кал = 4,19 ж;

$$q = 4,19 \cdot 900 = 3770 \text{ кж.}$$

5-мисол. Магнит индукциясини $B = 8000$ гс ни СИ системасида ёзинг.

СИ системасида магнит индукция теслада ўлчанишини ҳисобга олиб,

$$1 \text{ гс} = 10^{-4} \text{ тл},$$

$$B [\text{тл}] = 10^{-4} \cdot 8000 \text{ гс} = 0,8 \text{ тл.}$$

6-мисол. Магнит ўзагининг кўндаланг кесим юзи $S = 10 \text{ см}^2$ бўлганда, магнит оқимининг қиймати топилсан. Агар индукция $B = 0,8 \text{ тл}$ га teng бўлса, магнит оқимининг қийматини веберда ва максвеллда ифодаланг.

$$10 \text{ см}^2 = 10 \cdot 10^{-4} \text{ м}^2;$$

$$\Phi = BS = 0,8 \cdot 10 \cdot 10^{-4} = 8 \cdot 10^{-4} \text{ вб};$$

$$1 \text{ вб} = 10^8 \text{ мкс};$$

$$\Phi [\text{мкс}] = 10^8 \cdot 8 \cdot 10^{-4} = 8 \cdot 10^4 \text{ мкс.}$$

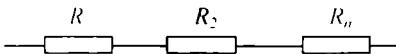
2. ҚАРШИЛИКЛАР

2.1. Қаршиликларни улаш ва уларни ҳисоблаш

Қаршиликларни улаш уч хиң бүлиб, кетма-кет, параллел ва аралаш улашлар мавжуд.

Қаршиликлар кетма кет уланганда, уларнинг қаршиликлари қўшилади ва умумий қаршилики ташкил этади.

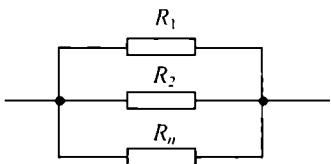
$$R_{\text{умум}} = R_1 + R_2 + \dots + R_n$$



ёки бу қаршиликларни ўтказувчанлиги $G_{\text{умум}} = G_1 + G_2 + \dots + G_n$.

Ўзаро параллел уланган қаршиликларнинг умумий қиймати қуйидаги формула орқали топилади:

$$\frac{1}{R_{\text{умум}}} = \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \dots + \frac{1}{R_n};$$

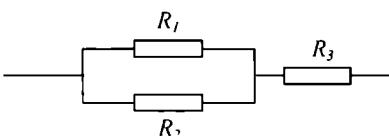


ёки иккита ўзаро параллел уланган қаршиликларнинг умумий қиймати қуйидагича топилади:

$$\frac{1}{R_{\text{умум}}} = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2}$$

Аралаш уланган қаршиликларнинг умумий қийматини топишда биринчи бўлиб занжирнинг параллел қисми ҳисобланади, кейин эса кетма-кет уланган қаршилик қиймати қўшиб қўйилади.

$$R_{\text{умум}} = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2} + R_3$$



Агар, дроселлардаги ва ғалтақдаги тушиш кучланишини ташкил этувчисини ҳисоблаш учун, ўрамлар сонининг доимий тоқдаги қаршилигини аниқлаш керак бўлса, бу қаршилик қуйидаги формула билан топилади

$$R_s = \frac{\rho \cdot \omega \cdot l_{yp}}{S} = \frac{\rho \cdot \omega \cdot l_{yp}}{K \cdot F} [\Omega],$$

бу ерда, ω ўрамлар сони;

- / бир ўрамнинг уртаса ҳананиг;
 К тұдидиши коэффициенти;
 F ўрамларнинг күндаланғ кесим юзи, мм
 S симпиниг күндаланғ кесим юзи, мм^2

2.2. Ўтказгич қаршиликтарынинг ҳароратта боғлиқлигі

Ўтказгичнинг қаршилиги температурага боғлиқ бўлиб, температура ўзгариши ўз навбатида қаршиликни ўзгаришига олиб келади.

$$R = R_0 \cdot (1 + \alpha \cdot \Delta t), [\Omega];$$

бу ерда R ўтказгичнинг қаралаётган температурадаги қаршилиги;

R_0 ўтказгичнинг температура $t_0 = 20^\circ\text{C}$ бўлгандағи қаршилиги, ом;

α ўтказгич қаршилигининг температура коэффициенти, $1/\text{°C}$;

$\Delta t - t_0$ билан ўлчанаётган температура ўртасидаги фарқ, $^\circ\text{C}$;

Агар R , R_0 ва Δt маълум бўлса, қаршиликни температура коэффициентини топиш мумкин:

$$\alpha = \frac{R - R_0}{R_0 \cdot \Delta t} [1/\text{°C}].$$

3-жадвалда баъзи материалларнинг солишиштирма қаршилиги, солишиштирма ўтказувчанлиги ва қаршиликнинг температура коэффициентлари келтирилган. $\chi \left(\frac{\text{м}}{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2} \right)$

3-жадвал

| № | Материал | $\rho \left(\frac{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}} \right)$ | $\chi \left(\frac{\text{м}}{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2} \right)$ | $\alpha (1/\text{°C})$ |
|----|------------|--|--|------------------------|
| 1. | Алюминий | 0,029 | 34,8 | 0,0037 |
| 2. | Темир | 0,13 | 7,7 | 0,0048 |
| 3. | Константан | 0,5 | 2 | -0,000005 |
| 4. | Мис | 0,0178 | 57 | 0,0039 |
| 5. | Латунь | 0,075 | 13,35 | 0,0015 |
| 6. | Платина | 0,1 | 10 | 0,0038 |
| 7. | Симоб | 0,58 | 1,05 | 0,0009 |
| 8. | Қумуш | 0,0165 | 62,5 | 0,0036 |

Үтказгичларның температура коэффициентлари

| | | | |
|-------------|---------|----------------|----------|
| 1. Күмүш | 0,004 | 8. Константан | -0,00003 |
| 2. Мис | 0,00445 | 9. Нихром | 0,00011 |
| 3. Алюминий | 0,00423 | 10. Латунь | 0,002 |
| 4. Вольфрам | 0,00164 | 11. Нейзильбер | 0,00036 |
| 5. Пұлат | 0,00625 | 12. Никелин | 0,0003 |
| 6. Құрғошин | 0,00411 | 13. Манганин | 0,000015 |
| 7. Симоб | 0,00027 | 14. Қўмир | -0,0005 |

Шундай үтказгичлар борки, температура ортиши билан қаршилиги камаади. Мисол учун, қўмир, айрим металларнинг қотишмаси ва электролитлар.

7-мисол. Телеграф линияси, ташқи ҳарорат $t_1^0 = -20^\circ\text{C}$ бўлганда унинг қаршилиги $R_1 = 800$ ом. Агар симнинг температура коэффициенти $\alpha = 0,05$ бўлса, ҳарорат $t_2^0 = +30^\circ\text{C}$ бўлган-да симнинг қаршилиги топилсин?

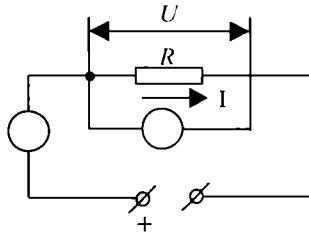
Ечиш. $R_2 = R_1 + \alpha \cdot R_1 \cdot (t_2^0 - t_1^0)$ формулага асосан

$$R_2 = 800 + 0,005 \cdot 800 \cdot [30 - (-20)] = 800 + 200 = 1000 \text{ ом.}$$

3. ОДДИЙ ДОИМИЙ ТОК ЗАНЖИРЛАРИ

3.1. Занжирнинг бир қисми учун Ом қонуни

Тажриба шуни күрсатадык (4-расм), занжирдан оқиб ўтаётган ток I , шу қисмга берилгани кучланиш U ва қаршилик R га бөлгік экан. Занжир қисмiga берилгани кучланиш U қанча катта бўлиб, қаршилик ўзгармас бўлса, шу занжирдан оқиб ўтаётган ток кучи ҳам шунча катта бўлади ва кучланиш қанча кичик бўлса ток ҳам шунча кичик бўлади. Яъни, занжирда кучланиш қанча кўп бўлса, занжирнинг электр майдони ҳам шунча кучли бўлади, электр кучи ўтказгичдаги зарядга каттароқ куч билан таъсир қиласди ва бунинг оқибатида занжирда ток кучаяди. Агар занжирга бериладиган кучланиш камайса электр майдони ҳам камаяди ва токнинг ҳам камайганини кўрамиз.



4-расм.

Агар, занжир қисмидаги U кучланишни ўзгартирмасдан қаршилик R ни ўзгартирсақ, бунда занжир токини ҳам ўзгарганини кўрамиз. Агар қаршиликни ошира борсак, биз токни камайганини кузатамиз. Яъни, занжир қисмидаги қаршилик R ни ошириш билан занжирнинг шу қисмидаги ўтказгичнинг элементлари орасидаги электр заряди ўзгаради.

Занжирнинг бир қисми учун Ом қонуни қўйидагича таърифланади: ток кучи I кучланиш U га тўғри пропорционал, қаршилик R га эса тескари пропорционал бўлади.

Бу қонуннинг математик ифодаси қўйидагича:

$$I = \frac{U}{R} \quad (1)$$

бу ерда, I ток кучи, амперда, а;

R қаршилик омда, ом;

U кучланиш волтда, в.

8-мисол. Агар истеъмолчининг юклама қаршилиги $R = 250$ Ом, унга берилган кучланиш $U = 125$ в бўлса, унинг токи I ни топинг?

Ечиш: Ом қонунининг формуласига асосан

$$I = \frac{U}{R} = \frac{125}{250} = 0,5 \text{ а},$$

Формулагага асосан

$$U=I \cdot R \quad (2)$$

Занжирининг бир қисмига берилган кучланиш U , шу занжирдан оқиб ўтаётган ток миқдори қийматининг шу занжирда турган қаршилик R миқдори қийматини кўпайтмасига тенг.

9-мисол. Агар лампанинг чўғланиш толасининг қаршилиги $R = 24$ Ом ва ундан оқиб ўтаётган ток миқдори $I = 150$ ма бўлса, электрон лампанинг чўғланиш толасига қанча кучланиш бериш мумкин?

Ечиш: 2-формулага асосан

$$U=I \cdot R = 0,15 \cdot 24 = 3,6 \text{ волът}$$

1-формулага асосан

$$R = \frac{U}{I}, \quad (3)$$

Занжирнинг бир қисмидаги қаршилик, занжирдан оқиб ўтаётган кучланишнинг шу занжир токига нисбатига тенг.

10-мисол. Агар кучланиш $U = 125$ в, ток $I = 0,4$ а бўлса, ғалтак симининг қаршилиги R топилсин?

Ечиш: 3-формуладан фойдаланиб,

$$R = \frac{U}{I} = \frac{125}{0,4} = 312,5 \text{ Ом.}$$

11-мисол. Спиралга бериладиган ток $I = 5$ а, спирал қаршилиги $R = 44$ ом. Спиралга тушаётган кучланиш топилсин?

Ечиш. Ом қон ниге асосан $I = \frac{U}{R}$ бұңдағы күчланиши топсақ $U = IR$. Оиді берилған қийматтарни жойига қўйсак

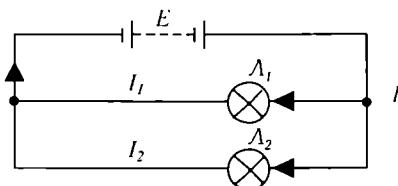
$$U = 5 \cdot 44 = 220 \text{ в.}$$

12-мисол. Занжирдаги күчланиши $U = 220$ в, лампанинг чўғланиши тоасиниши қаршилиги $R = 440$ Ом. Электр лампа-нинг қабул қилаётган токи I топилсин?

Ечиш. $I = \frac{220}{440} = 0.5 \text{ а.}$

Иккита бир хил лампалардан ташкил топған занжирининг қаршилиги, алоҳида олинған битта лампанинг қаршилигидан иккى марта кам бўлади, яъни

$$R = \frac{R_1}{2}$$



5-расм.

n та лампалардан ташкил топған занжир қаршилиги:

$$R = \frac{R_1}{n}$$

13-мисол. Электр занжирига қаршиликлари $R_1 = 120$ Ом бўлған 4-та лампа ўзаро параллель уланган. Занжирнинг умумий қаршилиги топилсин?

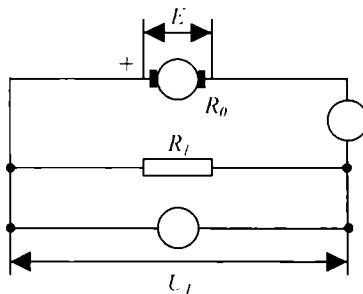
Ечиш:

$$R = \frac{R_1}{n} = \frac{120}{4} = 30 \text{ Ом.}$$

3.2. Занжирнинг тўла қисми учун Ом қонуни

Занжирнинг тўла қисми учун Ом қонуни асосаң электр юритувчи куч E (электр энергияси манбаси), ток кучи қиймати I ва тўла қаршилик орасидаги боғланишларни аниқлайди. Мис-

сол учун 6-расмда оддий электр занжири берилган бўлиб, электр энергия манбаси (электр юритувчи куч E ва унинг ички қаршилиги R_0), ташки қаршилиги R_1 бўлсин. Занжир улангандан кейин I токи пайдо бўлади. Ташки қаршилик R_1 га берилган кучланиш $U_1 = I \cdot R_1$



6-расм. Оддий доимий ток занжири.

Шунга асосан занжирнинг ички кучланиши

$$U_0 = I \cdot R_0$$

Электр энергия манбасининг электр юритувчи кучи E , ўз навбатида занжирнинг ички ва ташки кучланишлари йигин-дисига teng.

$$E = U_0 + U_1$$

ёки

$$E = I \cdot R_0 + I \cdot R_1 = I \cdot (R_0 + R_1)$$

бу ердан

$$I = \frac{E}{R_0 + R_1} = \frac{E}{R} \quad (4)$$

$R = R_0 + R_1$ - занжирнинг тўла (эквивалент қаршилиги).

Расмдаги занжирни ташкил этувчи элементлар:

E - электр энергияси манбасининг электр юритувчи кучи, вольт, в;

R_0 - электр энергияси манбасининг ички қаршилиги, Ом;

R_1 - занжирнинг ташки қаршилиги, Ом;

I - занжир токи, ампер, а.

Формула (4) занжирнинг тўла қисми учун Ом қонунининг математик ифодаси ҳисобланади.

Занжирнинг тўла қисми учун Ом қонуни шундай таърифланади. Занжирлаги ток кучи I электр юритувчи куч E га тўтири пропорционал ва занжирнинг умумий қаршилиги K га эса тескари пропорционал бўлади.

Үмүнниң қаршишынкә деғанда занжирнинг ички ва ташки қаршишын тушиппады.

14-мисол. Электр энергия мөнбасиининг электр торитувчи кучи $E = 3$ в, унинг ички қаршишы $R_0 = 1$ Ом. Микрофон телефон аппаратига ұнған. Уннинг тинч ҳолдагы қаршишы $R_1 = 47$ Ом. Микрофон занжиридагы ток I , микрофонга берилған күчланиш U_1 ва занжирнинг ички күчланиши U тоғылсын?

Ечиш. Занжирнинг умумий қаршилиги.

$$R = R_0 + R_1 = 1 + 47 = 48 \text{ Ом.}$$

Занжир токи:

$$I = \frac{E}{R} = \frac{3}{48} = 0,0625 \text{ а,}$$

Микрофонга берилған күчланиш $U_1 = I \cdot R_1 = 0,0625 \cdot 47 = 2,9375$ в.

Занжирнинг ички күчланиши U_0 :

$$U_0 = I \cdot R_0 = 0,0625 \cdot 1 = 0,0625 \text{ в.}$$

3.3. Электр токини ҳисоблаш

Агар t вақт ичіда ўтказгичдан q электр заряд миқдори оқиб ўтса, шу ўтказгичдан оқиб ўтаётган ток қуийдегіча топипады:

$$I = \frac{q}{t}$$

СИ бирліклар системасыда ток бирлигі қилиб 1 ампер қабул қылған. Ўтказгичнинг күндаланг кесим юзидан 1 секундда 1 кулон электр заряд миқдори оқиб ўтса, ўтказгичдан оқиб ўтаётган ток 1 а бўлади, ёки

$$1 \text{ ампер} = \frac{1 \text{ кулон}}{1 \text{ секунд}},$$

$$1 \text{ кулон} = 6,29 \cdot 10^{18} \text{ электр заряди миқдорига teng.}$$

Ўтказгичдан оқиб ўтаётган токнинг қийматини билған ҳолда, шу ўтказгичнинг кесим юзидан t вақт ичіда оқиб ўтган электр заряди миқдори q ни топиш мумкин.

$$q = I \cdot t. \quad (5)$$

бу ерда q – электр миқдорининг сони, кулон;
 I – ток, ампер;
 t – вақт, секунд.

15-мисол. Агар лампа токи $I=0,6$ а га тенг бўлса, электр лампадан $t=0,5$ соат давомидан қанча электр заряди миқдори оқиб ўтади?

Ечиш. 5-формулага асосан

$$q = I \cdot t = 0,6 \cdot 0,5 \cdot 60 \cdot 60 = 1080 \text{ к.}$$

Катта токлар билан ишлагандан, баъзи пайтларда, электр заряди миқдори нисбатан каттароқ ўлчов бирлиги ампер-соат билан ифодаланади. 1 ампер-соат = 3600 кулон.

3.4. Ток зичлиги

Ток зичлиги деб, ўтказгичнинг кесим юзаси бирлигига тўғри келадиган ток бирлигига айтилади ва у қуийдагича топилади:

$$j = \frac{I}{S},$$

бу ерда j – ўтказгичнинг ток зичлиги;

I – ўтказгичнинг токи;

S – ўтказгичнинг кесим юзи;

Агар ўтказгичдан оқиб ўтаётган ток I амперда, ўтказгичнинг кесим юзи S квадрат метрда (m^2) берилган бўлса, ток зичлиги j ампер/квадрат метр ($\frac{\text{A}}{\text{m}^2}$) да бўлади. У ампер/квадрат

сантиметрда ($\frac{\text{a}}{\text{см}^2}$) ёки ампер/квадрат миллиметрда ($\frac{\text{a}}{\text{мм}^2}$) ҳам бўлиши мумкин.

16-мисол. Цилиндрсизмон ғалтакка ўралган симнинг диаметри $d=2$ мм, ундан оқаётган ток қиймати $I=12,56$ а. Шу ғалтак симидан оқиб ўтаётган ток зичлиги топилсин?

Ечиш: Олдин ғалтак симининг кесим юзи S ни топамиз.
Доира юзасини топиш формуласига асосан

$$S = \frac{\pi \cdot d}{4} = \frac{3,14 \cdot 2^2}{4} = 3,14 \text{ mm}^2.$$

Энди ўтказгичнинг ток зичлигини топамиз:

$$\frac{I}{S} = \frac{12,56}{3,14} = 4 \text{ ам}$$

3.5. Электр токининг иши

Электр токи ўтаётганда қандайдир иш бажаради ва электр энергиясини қандайдир бошқа энергияга иссиқлик, ёруғлик, механик, кимёвий ва бошқа энергияларга айлантиради.

Буларни кейинчалик кенгроқ ёритамиз. Ҳозирча электр энергиясини исроф бўлиш формулалари билан танишамиз.

Агар, электр энергияси истеъмолчисига бир вольт кучланиш берилса, истеъмоачи орқали 1 кулон заряд миқдорини ўтказиш учун энергия манбаси 1 жоуль электр энергиясини сарфлади.

Истеъмолчига берилган кучланиш I вольтда ва у орқали ўтаётган электр заряди миқдори q кулонда ҳисобланса, электр манбаси истеъмолчига электр энергияси беради ва у қуйидаги формула билан топилади:

$$W=Uq. \quad (6)$$

Электр токи бу энергияни бошқа бир энергияга айлантиради.

Шунинг учун электр токи истеъмолчидан ўтаётганда иш бажаради. Бу ишнинг катталиги А истеъмолчининг сарфлаган электр энергиясига тенг:

$$A=W=Uq. \quad (7)$$

17-мисол. Лампочкага берилган кучланиш $U=127$ в. Агар лампочка орқали $q=200$ к электр заряди миқдори ўтса, манба энергиясининг қанча исроф бўлганини топинг.

Ечиш. Формула (7) га асосланиб

$$W=Uq=127 \cdot 200=25400 \text{ ж.}$$

Шундай қилиб истеъмолчи орқали I вақт ичида ўтган электр заряди миқдори q , ток катталиги I билан вақт t нинг кўшайтмасига тенг: $q=I \cdot t$. q ни (7) га қўйиб электр токининг бажарган ишини топадиган бошқа кўринишдаги формуулани ҳосил қиласиз:

$$A=U \cdot I \cdot t \quad (8)$$

бу ерда, A иш, жоулда;

U кучланиш, вольтда;

I ток, амиерда;
 t вақт, секундда.

18-мисол. Электр чойнаги $U = 220$ в күчланиши замжиргында үлганса. Агар чойнак элементининг токи $I = 2,5$ а бўлса, $t = 12$ мин вақт ичида электр чойнакда сарфланган энергия топилсан.

Ечиш. 8-формулага асосан

$$W = U \cdot I \cdot t = 220 \cdot 2,5 \cdot 12 \cdot 60 = 396\,000 \text{ ж.}$$

Шуни ҳисобга олган ҳолда формула (3) ни ўзгартирсак

$$U = I \cdot R.$$

Унда $A = I^2 \cdot R \cdot t.$ (9)

19-мисол. Электр лампасининг чўғланиш толасидан $t = 2$ соат вақт мобайнида $I = 150$ ма ток оқиб ўтсин. Агар лампа чўғланиш толасининг қаршилиги $R = 24 \Omega$ бўлса, сарфланган энергия ҳисоблансан?

Ечиш. 9-формулага асосан

$$W = I^2 \cdot R \cdot t = 0,15^2 \cdot 24 \cdot 2 \cdot 60 \cdot 60 = 3\,888 \text{ ж.}$$

$I = \frac{U}{R}$ ни ҳисобга олган ҳолда формула (9) ни яна ўзгартириш мумкин:

$$A = \frac{U^2}{R^2} \cdot R \cdot t = \frac{U^2}{R} \cdot t \quad (10)$$

20-мисол. Агар ғалтакка берилган күчланиш $U = 12$ в, ғалтак қаршилиги $R = 300 \Omega$ бўлса, $t = 10$ минут ичида ғалтакда бажарилган ишини топинг?

Ечиш. 10-формулага асосан

$$A = \frac{U^2}{R} \cdot t = \frac{12^2}{300} \cdot 10 \cdot 60 = 288 \text{ ж.}$$

Кучли токларни ишини ўлчашда ўлчов бирлиги қилиб киловатт соат (квт·с) қабул қилинган, 1 киловатт соат = = 3 600 000 ж. Электр токи ишининг ўлчов бирликлари 4-жадвалда берилган.

Электр токи ишинин үлчөв бирліктері

4-жаддау

| Катталик номи ва белгиланышы | Бирлік номи | Белгиланыш | | Ассоий бирлікка нисбати |
|------------------------------|--|--------------------|-----------------|--|
| | | Үзбекча | Халқаро | |
| Иш А | Жоуль Гектоватт-соат киловатт-соат | ж гвт.с кв.с | J Hvh Kvh | 3,6·10 ⁵ ж 3,6·10 ⁶ ж |

СИ системасында 1 ж = 10⁷ эрг дан иборат.

3.6. Жоуль-Ленц қонуни

Бу қонуннинг ажамияти ва амалда қанчалик қўлланилишини кўриб чиқайлик.

Маълумки, электр токининг бажарган иши қўйидаги формула билан топилади

$$A = I^2 \cdot R \cdot t$$

бу ерда, A электр токининг иши, жоулда, ж;

I ток, амперда, а;

R қаршилик, Омда, Ом;

t вақт, секундда, сек.

Бир жоуль электр энергияси 0,24 кичик калория иссиқлик энергиясига эквивалент. Бу боғлиқлик қўйидаги кўринишдаги термик эквивалент билан ифодаланади:

$$C = 0,24 \frac{\text{кичик калория}}{\text{жоуль}}$$

У ҳолда, электр токининг ажратган иссиқлик миқдори:

$$Q = C \cdot A = 0,24 \cdot I^2 \cdot R \cdot t \quad (11)$$

Q иссиқлик миқдори, кичик калорияда.

Формула (11) Жоуль-Ленц қонунининг математик ифодаси ҳисобланади ва у қўйидагича таърифланади.

Ўтказгичдан ток оқиб ўтаетганда ажралиб чиқаётган иссиқлик миқдори, қаршилик R ўзгармас бўлганда, шу қаршилик катталигига, токниң квадратига ва шу токни ўтказгичдан оқиб ўтиш вақтига тўғри пропорционал.

21-мисол. Агар ўтказгич қарншылғы $R = 25$ Ом, токни ўтиш вақти $t = 15$ минут, ток қиймати $I = 5$ а бўлса, ўтказгичда қанча иссиқлик миқдори ажралади?

Ечиш. 11-формулага асосан

$$Q = C \cdot A = 0.24 \cdot I^2 \cdot R \cdot t = 0.24 \cdot 5 \cdot 25 \cdot 15 \cdot 60 = 135000 \text{ кич.кал},$$

Электр токининг қуввати деб маълум ишни бажариш учун кетган вақт нисбатига айтилади:

$$P = \frac{A}{t}, \quad (12)$$

бу ерда, P – электр токининг қуввати;

$A - t$ вақт ичидаги электр токининг бажарган иши.

Агар электр токининг ҳар секундда бажарган иши бир жоула генга тенг бўлса унинг қуввати бир ватт бўлади:

$$1 \text{ ваат} = \frac{1 \text{ жоуль}}{1 \text{ секунд}}$$

Қувват ўлчов бирликлари

5-жадвал

| Катталик номи ва белгиланиши | Бирликлар номи | Белгиланиши | | Асосий бирликка нисбати |
|------------------------------|---|---------------------------------|---------------------------|--|
| | | Ўзбекча | Халқаро | |
| Қувват - P | Ватт Киловатт Гектоватт Милливатт Микроватт | Вт Квт Гвт Мвт Мквт | w kw hw mw μw | 10^3 вт 10^2 вт 10^{-3} вт 10^{-6} вт |

22-мисол. Электр токи $t = 8$ минут ичидаги $A = 1200$ жоуль иш бажарди. Токнинг қуввати топилсин?

Ечиш. Формула (12) га асосан $P = \frac{A}{t} = \frac{1200}{8 \cdot 60} = 2,5$ вт.

4. КОНДЕНСАТОРЛАР

Тажриба шунда күрсатадыки, ҳар қандай металда ўтказгич нинг электр заряды билан потенциалы мұрасыда түфри пропорционаллык мавжуд. Янын, ўтказгичнинг заряды қанчалик күн ёки оз ўзгарса, ўтказгичнинг потенциалы шунга түфри пропорционал равища да үзгәради.

Бу пропорционал боғланиш қуйидаги формула билан ифодаланади:

$$q = C \cdot \varphi. \quad (13)$$

Бу ерда q – ўтказгичнинг электр заряды;

φ - ўтказгичнинг потенциали;

C – пропорционаллык коэффициенти, ёки ўтказгичнинг электр сиғими.

(13) ни ҳисобға олган ҳолда

$$C = \frac{q}{\varphi}. \quad (14)$$

Бу ердан күренин турибдикі, ўтказгичнинг сиғими, уннинг зарядининг потенциаллари нисбатига тенг.

Ўтказгичнинг сиғими, асосан шу ўтказгичнинг ўзида электр зарядини түплашига боғлиқ.

(14) формулага асосан сиғим ўлчамини аниқлаймиз:

$$C = \frac{q}{\varphi} = \frac{\text{кулон}}{\text{вольт}} = \text{фарада}.$$

МКСА тизимида сиғим фарадада ифодаланади.

Агар формуладаги $q=1$ кулон, $\varphi=1$ вольт бўлса, сиғим 1 фарадага тенг.

СИ тизимида сиғим ўлчов бирлиги сифатида фарада (F – ф) қабул қилинган. Амалда кўпроқ кичикроқ бирликлар:

Микрофарада, мкф $\mu F = 10^{-6} F$,

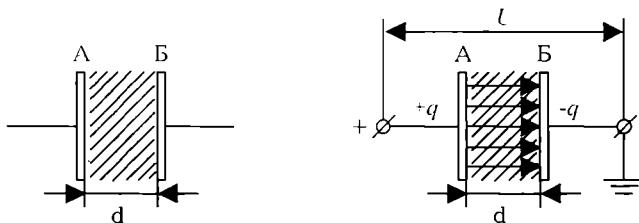
Пикофарада, пф $pF = 10^{-12} F$ лар қўлланилади.

23-мисол. Агар ўтказгичга берилган заряд миқдори $q=4 \cdot 10^{-5}$ к бўлиб, уннинг потенциали $\varphi=2 \cdot 10^3$ в га ўзгарса, уннинг сиғими топиласин.

Ечиш. (14) формулага асосан

$$C = \frac{4 \cdot 10}{2 \cdot 10^3} = 2 \cdot 10^{-3} \text{ ф} = 0.02 \text{ мкф.}$$

Үтказгичнинг сиғими унинг материалига, оғирлігіне боғлиқ бўймайди, балки фақат тинн юзасига боғлиқ бўйади.



Конденсаторнинг мусбат пластинкасида мусбат заряд ($+q$), манғий пластинкасида манғий заряд ($-q$), пластинкалар ўртасидаги диэлектриқда электростатик майдон вужудга келди ва у шундай ёзилади:

$$E = \frac{U}{d}.$$

бу ерда, E конденсаторнинг диэлектригидаги электростатик майдон энергияси, вольт/метр.

U конденсатор пластинкаларидағи кучланиш, вольт;
 d пластинкалар орасидаги масофа, метр.

24-мисол. Конденсаторга $U=250$ в кучланиш берилган. Агар пластинкалар орасидаги масофа $d=2$ мм бўлса, конденсатор диэлектригининг электростатик майдони топилсан.

Ечиш. Электростатик майдон энергиясини топиш формуласига асосан

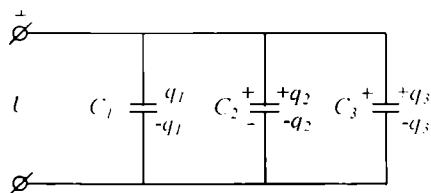
$$E = \frac{U}{d} = \frac{250}{2 \cdot 10^{-3}} = 125000 \frac{\text{в}}{\text{м}}$$

4.1. Конденсаторларни параллел улаш

Бир неча конденсаторларни ўзаро параллел, кетма-кет ёки аралаш улаш натижасида конденсаторларнинг сиғим батареяси ташкил қилинади.

Олдин параллел улангаң конденсаторларни кўриб чиқайлик. Бундай уланиш сиғимни ошириш керак бўлган ҳолларда

Күлланилади. Ушбу уланиш 7-расмда күрсатылғаныңдек бўлиши мумкин



7-расм.

$$U_1 = U_2 = U_3 = U, \quad (15)$$

бу ерда, U электр энергияси занжиридаги кучланиш;

$U_1 = U_2 = U_3$ - конденсаторлар уланган жойдаги кучланиш.

Кўрилаётган батарея U кучланишли манбага уланган бўлса, ҳар бир конденсатор маълум бир заряд билан зарядладади ва батареяning умумий сигими қўйидагича топилади:

$$q_1 = C_1 U; q_2 = C_2 U; q_3 = C_3 U; \quad (16)$$

бу ерда, q_1, q_2 ва q_3 биринчи, иккинчи ва учинчи конденсаторларнинг электр заряди.

(16) формуладан

$$\frac{q_1}{q_2} = \frac{C_1}{C_2}; \quad \frac{q_2}{q_3} = \frac{C_2}{C_3}; \quad \frac{q_3}{q_1} = \frac{C_3}{C_1} \quad (17)$$

Демак, параллел уланган конденсаторларнинг электр зарядлари шу конденсаторларнинг сигимига пропорционал экан. Умумий конденсатор батареясининг заряди q эса алоҳида олинган конденсаторлар зарядлари йифиндисига тенг экан.

$$q = q_1 = q_2 = q_3, \quad (18)$$

ёки (16) ни ҳисобга олган ҳолда

$$q = C_1 U + C_2 U + C_3 U = (C_1 + C_2 + C_3) \cdot U,$$

бу ердан $\frac{q}{U} = C_1 + C_2 + C_3$ ни топамиз.

$\frac{q}{l}$ қийматынан конденсаторнинг умумий зарядини конденсатор уланган замжиргы бериладеган кучланинга бұлған шарттаға тенг.

Конденсатор батареясининг умумий сиғими:

$$C_n = \frac{q}{l}, \text{ ёки } C_n = C_1 + C_2 + C_3 \quad (19)$$

Бундан күрениниң турибиди, параллел уланган конденсаторнинг сиғиминың батареяни ташкил этадеган алоҳида олинған конденсаторларнинг сиғимлари йиғиндисига тенг экан.

25-мисол. Агар, $C_1 = 2 \text{ мкф}$, $C_2 = 0,5 \text{ мкф}$ ва $C_3 = 0,1 \text{ мкф}$ бўлса, параллел уланган 3-та конденсатордан ташкил топған батареянинг эквивалент сиғими топилсин.

Ечиш. (19) формулага асосан

$$C_n = C_1 + C_2 + C_3 = 2 + 0,5 + 0,1 = 2,6 \text{ мкф}.$$

Агар параллел уланган конденсаторларнинг сиғими бир хил бўлса, алоҳида олинған конденсаторнинг сиғимини уларнинг сонини n -га кўпайтириш керак.

$$C_n = C \cdot n. \quad (20)$$

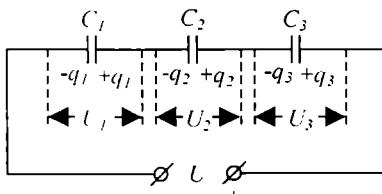
26-мисол. Агар бизда $C = 0,25 \text{ мкф}$ ли конденсаторлар бўлса, $C_n = 2 \text{ мкф}$ ли сиғим батареясини тайёрлаш учун нечта конденсатор олиш керак.

Ечиш. (20) формулага асосан зарур конденсаторлар сонини топамиз:

$$n = \frac{C_n}{C} = \frac{2}{0,25} = 8 \text{ та конденсатор керак экан.}$$

4.2. Конденсаторларни кетма-кет улаш

8-расмда учта конденсаторнинг ўзаро кетма-кет уланиши берилған ва уларнинг сиғими C_1 , C_2 ва C_3 га тенг.



8-расм.

$$q_1=q_2=q_3=q; \quad (21)$$

бу ерда, q_1 , q_2 ва q_3 биринчи, иккинчи ва учинчи конденсаторларнинг электр заряди;

U умумий батареяга берилган кучланиш;

U_1 , U_2 ва ҳоказо алоҳида олинган конденсаторларга берилётган кучланиш.

$$U=U_1+U_2+U_3. \quad (22)$$

(16) формулаага асосан бу ерда ҳам

$$q_1=C_1 \cdot U_1; \quad q_2=C_2 \cdot U_2; \quad q_3=C_3 \cdot U_3;$$

$$q_1=q_2=q_3=q.$$

$$\text{бундан } C_1 \cdot U_1 = C_2 \cdot U_2 = C_3 \cdot U_3 = q.$$

Бу ердан алоҳида олинган конденсаторларга тушаётган кучланишларни қўйидагича топамиз:

$$U_1=\frac{q}{C_1}; \quad U_2=\frac{q}{C_2}, \quad U_3=\frac{q}{C_3}$$

Топилган кучланишларни (22)-чи формулаага қўйиб

$$U=\frac{q}{C_1}+\frac{q}{C_2}+\frac{q}{C_3},$$

ёки тенгламани ҳар иккала тарафини q -га бўлсак

$$\frac{U}{q}=\frac{1}{C_1}+\frac{1}{C_2}+\frac{1}{C_3},$$

$$\frac{U}{q}=\frac{1}{C_0},$$

C_0 конденсатор батареясининг умумий сифими.

$$\frac{1}{h_0}=\frac{1}{C_1}+\frac{1}{C_2}+\frac{1}{C_3}, \quad (23)$$

Демак, кетма-кет уланган конденсаторлардан гашкил тоғын батареяниң умумий сиғими, иш батареясинин ташкил этаёттап конденсаторлар сиғимларининг тескари қишинатлари йиғиндицидан иборат экан.

27-мисол. Агар сиғимлари $C_1=3$ мкф, $C_2=4$ мкф, $C_3=12$ мкф бұлған учта конденсатор кетма-кет уланған бұлса конденсаторлар батареясининг умумий сиғимини топинг

Ечиш. (23) формулага асосан

$$\frac{1}{C_0} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} = \frac{1}{3} + \frac{1}{4} + \frac{1}{12} = \frac{11}{12}$$

бундан $h_0 = \frac{12}{11} = 1,09$ мкф эканлыгини топамиз.

Агар, батарея таркибида иккита конденсатор бўлса, унда $\frac{1}{C_0} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}$ ёки $\frac{1}{C_0} = \frac{C_1 + C_2}{C_1 \cdot C_2}$, бундан C_0 ни топсак

$$C_0 = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}. \quad (24)$$

Иккита ўзаро кетма-кет уланган конденсаторларнинг умумий сиғими уларнинг кўпайтмасини шу сиғимлар йиғиндицига бўлган нисбатига teng.

28-мисол. Агар $C_1=0,6$ мкф ва $C_2=0,3$ мкф бўлса, кетма-кет уланган иккита конденсаторнинг умумий сиғими топилсин.

Ечиш. (24) формулага асосан

$$C_0 = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2} = \frac{0,6 \cdot 0,3}{0,6 + 0,3} = 0,2 \text{ мкф.}$$

Агар n та кетма-кет уланган конденсатор бир хил сиғимга эга бўлса, яъни

$$C_1 = C_2 = C_3 = \dots = C_n = C$$

бўлса, у ҳолда $\frac{1}{C_0} = \frac{1}{C} + \frac{1}{C} + \dots + \frac{1}{C} = \frac{n}{C}$ бўлади.

Бундан умумий сиғимни топсак

$$C_0 = \frac{C}{n}. \quad (25)$$

Кетма-кет уланган бир хил сифимга эга бўлган конденсаторлар алоҳида олинган конденсаторлар сифимидан n марта кичик бўлади.

29-мисол. Учта кетма-кет уланган конденсаторларнинг сифими $C=1,2$ мкф. Конденсаторлар батареясининг умумий сифими топилсин.

Ечиш. (25) формулага асосан

$$C_0 = \frac{C}{n} = \frac{1,2}{3} = 0,4 \text{ мкф.}$$

30-мисол. Учта кетма-кет уланган конденсаторларга берилган кучланиш $U=120$ в, $C_1=0,3$ мкф, $C_2=0,2$ мкф, $C_3=0,12$ мкф га тенг. Кучланишнинг конденсаторлар ўртасидаги тақсимланиши, умумий сифим ҳамда умумий батарея заряди топилсин.

Ечиш. Умумий сифимни (23) формулага асосан топсак

$$\frac{1}{C_0} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} = \frac{1}{0,3} + \frac{1}{0,2} + \frac{1}{0,12} = \frac{100}{6}$$

бундан $C_0=0,06$ мкф.

Энди конденсаторлардан ташкил топган батарея зарядини топсак

$$q = C_0 \cdot U = 0,06 \cdot 10^{-6} \cdot 120 = 7,2 \cdot 10^{-6} \text{ к.}$$

Алоҳида олинган конденсаторлардаги кучланиш

$$U_1 = \frac{q}{C_1} = \frac{7,2 \cdot 10^{-6}}{0,3 \cdot 10^{-6}} = 24 \text{ в;}$$

$$U_2 = \frac{q}{C_2} = \frac{7,2 \cdot 10^{-6}}{0,2 \cdot 10^{-6}} = 36 \text{ в;}$$

$$U_3 = \frac{q}{C_3} = \frac{7,2 \cdot 10^{-6}}{0,12 \cdot 10^{-6}} = 60 \text{ в.}$$

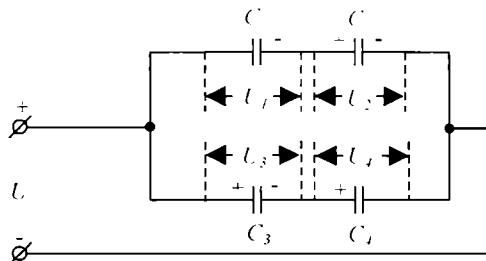
Масалани ечимини тўғрилигини текшириш учун, ҳисоблаб топилган кучланишларни қўшамиз

$$U = U_1 + U_2 + U_3 = 24 + 36 + 60 = 120 \text{ в.}$$

Шундай қылаб, берилган күчланишина тенг күчланишини топдик.

4.3. Конденсаторларни аралаш улаш

Бундай уланыш асосан бир неча конденсаторларни кетмакет, ҳамда параллел уланышидан ташкил топади.



9-расм. Конденсаторларни аралаш улаш схемаси.

Олдин алоҳида олинган кетма-кет уланган конденсаторларни сифимини (24) формуладан топамиз.

$$C_I = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}; \quad C_{II} = \frac{C_3 \cdot C_4}{C_3 + C_4},$$

бу ерда, C_I , C_{II} алоҳида олинган гуруҳ конденсаторларининг умумий сифими.

Бу гуруҳлар ўзаро параллел уланганлиги учун

$$C_0 = C_I + C_{II}$$

31-мисол. Баъзи электр қурилмалари учун конденсаторнинг сифими $C = 2$ мкф, күчланиши $U = 500$ в га ҳисобланган. $C = 2$ мкф ли конденсаторлар мавжуд, бирок уларнинг күчланиши $U = 250$ в бўлганлиги учун уларни бу электр қурилмасида ишлатиб бўлмайди. Уларнинг күчланиши $U = 250$ в бўлганлиги учун, бундай занжирга уланганда куйиши мумкин. Бу конденсаторни қурилмада ишлатиш учун конденсаторлардан батареяни ташкил қилиб зарур күчланиш таъминлансин.

Ечиш. Конденсаторларни аралаш улаш схемасидан фойдаланган ҳолда 4 та конденсатордан ташкил топган батареяни ташкил қиласиз.

Алоҳида олинган параллел гуруҳ конденсаторларининг сифимлари.

$$C = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2} = \frac{2 \cdot 2}{2 + 2} = 1 \text{ мкФ};$$

$$C = \frac{C_3 \cdot C_4}{C_3 + C_4} = \frac{2 \cdot 2}{2 + 2} = 1 \text{ мкФ}.$$

Батареянынг умумий сиғими

$$C_0 = C_I + C_{II} = 1 + 1 = 2 \text{ мкФ}.$$

Алоҳида олинган конденсаторларнынг сиғими бир хил бўлганилиги учун уларда қулчаниш тенг тақсимланади, яъни

$$U_I = U_2 = \frac{500}{2} = 250 \text{ в};$$

$$U_3 = U_4 = \frac{500}{2} = 250 \text{ в}.$$

5. ИНДУКТИВЛИК ҒАЛТАГИ ВА УНИ ҲИСОБЛАШ

Индуктивлик биринги қилиб генри (Гн) қабул қилинган. Бир генри деб индуктивлик ғалтагида ўзиндүкция пайтида электр юритувчи күч 1 в бўлганида, шу ғалтак токининг қиймати 1 сек да 1 ага узаришига айтилади. Радиотехникада индуктивликнинг нисбатан кичикроқ қийматлари ҳам маълум.

1 миллигенри (мГн) 10^{-3} Гн ;

1 микрогенри (мкГн) $= 10^{-6} \text{ Гн}$;

1 сим $= 10 \text{ Гн} = 1 \text{ нГн} = 10^{-3} \text{ мкГн} = 10^{-6} \text{ мГн}$.

Индуктивлик қўйидаги формула билан ҳисобланади

$$h = \frac{\omega^2}{R_m} (\text{Гн}), \quad (26)$$

Индуктивлик ўрамалар сонининг квадрати ω га тўғри пропорционал, магнит оқимининг қаршилиги R_m га тескари пропорционал бўлади.

$$R_m = \frac{l}{\mu \cdot q} \left(\frac{1}{\text{Гн}} \right),$$

бу ерда, l - магнит узунлик чизиги;

μ мутлақ магнит сингдирувчанлик;

q магнит оқимининг кўндаланг кесим юзи, см^2 .

Техникада шундай катталик қабул қилинганки, у магнит оқими қаршилигига тескари бўлиб, уни ўрамлар индуктивликнинг коэффициенти дейилади. Бу A_l коэффициент магнит материаларини техник маълумотларида берилади.

$$A_l = \frac{Mq}{l} (\text{Гн}).$$

Мутлақ магнит сингдирувчанлик катталиги μ материалга боғлиқ. Адабиётларда келтирилишича магнит материалларига нисбатан магнит сингдирувчанлиги қўйидаги формула билан ҳисобланади:

$$\mu = \mu_0 \cdot \mu_r (\text{Гн}/\text{м}), \quad (27)$$

$$\mu = 4\pi \cdot 10^{-7} \left(\frac{\text{Гн}}{\text{м}} \right) = 1,26 \cdot 10^{-6} \left(\frac{\text{Гн}}{\text{м}} \right) = 1,26 \cdot 10^{-8} \left(\frac{\text{Гн}}{\text{см}} \right).$$

Магнит сингдирувчанлиги бу чексиз катталиkdir. Магнит майдонида ҳосил бўлган энергия:

$$W_u = \frac{w \cdot l^2}{2} (\text{ж}),$$

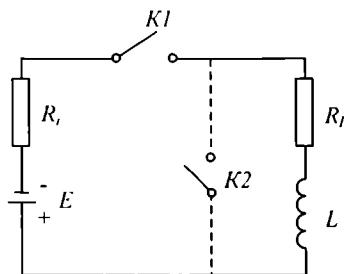
бу ерда I - индуктивлик, ғн; I ток амперда, а.

Ғалтак үрамларыда ҳосиә бўлган электр юритувчи куч қўйидаги формула билан топилади.

$$E_{AO} = -w \frac{d\Phi}{dt} = -L \frac{di}{dt} \quad (28)$$

Агар занжирда индуктивлик ғалтаги уланган бўлса, бу занжирдаги ток бирданига ўзгармайди, у худди доимий ток занжирига уланган сифим ёки қаршилик орқали уланган сифимнинг ўзгаришига ўхшаб ўзгараади.

Агар $R_i \leq R_L$ бўлса, фақатгина R_L ни ҳисобга олиш мумкин (10-расм).



10-расм.

$K1$ ни улагандада занжир токи

$$I = \frac{E}{R_i + R_L} (1 - e^{-\frac{t}{\tau_L}}) \text{ (ампер),}$$

бу ерда, R_i манбанинг ички қаршилиги, Ом;

R_L ғалтак қаршилиги, Ом;

E манбанинг электр юритувчи кучи, в;

t вақт, сек;

L индуктивлик, ғн.

Бунда доимий вақт

$$\tau_L = \frac{L}{R_i + R_L} \text{ (сек).}$$

Занжир манбадан калит $K1$ орқали узилиб, калит $K2$ уланганда занжир токи

$$I = \frac{E}{R_I} (e^{-\frac{t}{\tau_L}}) \text{ (ампер).}$$

Үндә доимий вақт

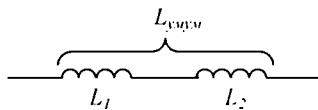
$$\tau_L = \frac{L}{R_I} \text{ (сек).}$$

Токининг максимал қийматининг ярмига эришиш учун кетган вақт оралығи:

$$t_u = 0.7\tau \text{ (сек).}$$

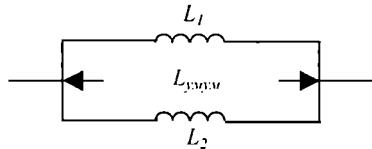
Кетма-кет уланган ва ўзаро индукциясиз уланган занжир-нинг индуктивилігі қуйидагича топилади:

$$L_{\text{ұмум}} = L_1 + L_2 + \dots + L_n. \quad (29)$$



Параллел уланганда қуйидаги формула үринли бўлади:

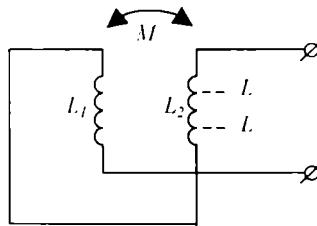
$$\frac{1}{L_{\text{умум}}} = \frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2} + \dots + \frac{1}{L_n} \quad (30)$$



Иккита ғалтак ўзаро параллел уланган бўлса

$$L_{\text{умум}} = \frac{L_1 L_2}{L_1 + L_2} \quad (31)$$

Иккита магнит индукция орқали ўзаро кетма-кет боғланган ғалтак учун



$$L = L_1 + L_2 \pm 2M \quad (32)$$

Бу ерда, M ўзаро индуктивлик, гн.

Иккита ғалтак ўзаро параллел уланганида магнит оқими-нинг йўналиши бир хил бўлса мусбат (+). Тескари бўлса манфий (-) ишора қўйилади.

$$L = \frac{L_1 \cdot L_2 - M^2}{L_1 \cdot L_2 \pm 2M}.$$

Ўзаро индуктивлик қўйидагича топилади:

$$M = K \cdot \sqrt{L_1 \cdot L_2} \quad (33)$$

бу ерда, K боғланиш коэффициенти ва у доим бирдан кичик $K < 1$.

Кетма-кет уланган ва магнит индукция орқали боғланган занжир учун боғланиш коэффициентини аниқлаш қўйидагича амалга оширилади:

$$\begin{aligned} L_{\min} &= L'' = L_1 + L_2 - 2M \\ L_{\max} &= L' = L_1 + L_2 + 2M \\ M &= \frac{L' - L''}{4}; \\ K &= \frac{L' - L''}{4L_1 \cdot L_2}. \end{aligned}$$

Ўтказгичнинг ерга нисбатан индуктивлиги:

$$L = \left[2e \cdot \ln \left(\frac{2L}{r} \right) \right] \cdot 10^{-3} \text{ (МКГн)}, \quad (34)$$

бу ерда, L - ўтказгич үзүнлиги, см;

h - ердан ўтказгичгача бўлган масофа, см;

r - ўтказгичнинг радиуси, см.

Коаксиал кабель индуктивлиги

$$L = [2L \cdot \ln(\frac{D}{d})] \cdot 10 \quad (\text{мкГн}), \quad (35)$$

бу ерда, D - симнинг ташқи диаметри, см;

d - симнинг ички диаметри, см.

Тороидаль фалтак индуктивлиги

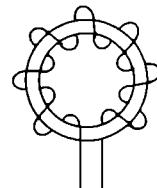
$$L = 4\pi \cdot \mu \cdot F \cdot \frac{w^2}{e} \cdot 10^{-3} \quad (\text{мкГн}), \quad (36)$$

бу ерда, w - ўрамлар сони

μ - материалнинг мутлақ магнит сингдирувчанлиги.

F - магнит ўтказгичнинг кўндаланг кесим юзи, см^2 ;

L - магнит чизигининг ўртача үзунлиги.



32-мисол. $R = 100$ Ом қаршиликни тайёрлаш учун диаметри $q = 1 \text{ мм}^2$ бўлган константан симидан неча метр керак?

З-жадвалдан константан симининг солиштирма қаршилигини топамиз.

$$\rho = 0,5 \frac{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2}{\text{м}} \quad \text{ёки} \quad \chi = 2 \frac{\text{м}}{\text{Ом} \cdot \text{мм}^2},$$

$$\text{унда } L = \frac{R \cdot q}{\rho} = \frac{100 \cdot 1}{0,5} = 200 \text{ м},$$

$$\text{ёки } L = R \cdot \chi \cdot q = 100 \cdot 2 \cdot 1 \approx 200 \text{ м.}$$

33-мисол Электромагнит фалтагининг хона температурасидаги қаршилиги $R_0 = 5000$ Ом. Бир соат ишлагандан кейинги қаршилиги $R = 5780$ Ом га ўзгарди ва фалтак температураси 60°C га кўтарилиди. Фалтак сими қайси материалдан тайёрланган?

Температура коэффициенти

$$D = \frac{R - R_0}{R_0 \cdot \Delta t} = \frac{5780 - 5000}{5000 \cdot 40} = 0,0039 \frac{1}{^\circ\text{h}}$$

Буни ҳам 3-жадвалдан аниқласак мис симига түғри келар экан.

34-мисол. Кучланиши 500 в бўлган доимий ток занжирига 8 мкф га ёга бўлган конденсатор уланган. Конденсатор занжирига ички қаршилиги конденсаторининг қаршилигидан катта бўлган вольтметр уланган. Конденсатор узилгандан 50 секунд кейин занжирдаги кучланиш 250 в га тушган. Конденсаторни йўқотиш қаршилиги топилсин.

Конденсатордаги тушиш вақтининг интервали (t_n) 50 сек ни ташкил қиласа

$$t_n = 0.7 \cdot \tau;$$

$$\tau = \frac{t_n}{0,7} = \frac{50}{0,7} = 71,5 \text{ сек.}$$

$$R = \frac{\tau}{C} = \frac{71,5}{8} = 9 \text{ МОм.}$$

35-мисол. Конденсаторни разрядлаш учун баъзи ҳолларда, сим ёки отвёртка ёрдамида унинг учларини корпугса ўтказиш йўли билан амалга оширилади. Лекин бундай қилиш оқибатиши ток конденсаторни ишдан ҳам чиқариши мумкин. Агар отвёртка ёки симнинг қаршилигини 0,05 Ом деб қабул қиласак, қисқа туташув ($t=0$) бўлган вақт учун токнинг қиймати ва шу қаршилиқдан ажralаётган қувват топилсин.

Бундан олдинги мисолга асосан:

$$I_{pa_3} = \frac{E}{R_{pa_3}} = \frac{500}{0,05} = 10000 \text{ в.}$$

$$P = I^2 \cdot R = 10^8 \cdot 5 \cdot 10^{-2} = 5 \cdot 10^6 \text{ вт} = 5 \text{ мвт.}$$

36-мисол. Иккита бир-бири билан индуктив боғланган фалтак ва конденсатор приёмникнинг кириш қурилмасини ташкил этади. Индуктивлик қийматлари $L_1 = 100$ мкгн, $L_2 = 6$ мкгн, $L' = 130$ мкгн ва $L'' = 110$ мкгн. Боғланиш коэффициенти ҳисоблансан.

$$K = \frac{M}{\sqrt{L_1 \cdot L_2}} = \frac{L' - L''}{4\sqrt{L_1 \cdot L_2}} = \frac{130 - 110}{4\sqrt{100 \cdot 6}} = 0,204$$

37-мисол. Диаметри 1 мм бўлган сим ерга нисбатан 5 м балаңдлиқда параллел тортилган. Агар симнинг узунлиги 10 м бўлса, унинг индуктивлиги топилсин?

$$L = \left[\frac{2\pi}{A} \ln\left(\frac{2h}{r}\right) \right] 10 = (2 \cdot 10 \cdot \ln \frac{10}{5 \cdot 10^{-2}}) \cdot 10 \approx 20 \text{ мкГн.}$$

38-мисол. Ўзакли индуктивлик ғалтаги $L = 200$ мкГн га тенг, ўрам коэффициенти $A/l = 36,5 \cdot 10^{-3}$ мкГн га тенг.

Ғалтакнинг ўрами қанча бўлиши керак?

$$W = \sqrt{\frac{L}{A/l}} = \sqrt{\frac{200}{36,5 \cdot 10^{-3}}} \approx 74 \text{ ўрам.}$$

39-мисол. Қурилманинг корпусидан 0,5 см узоқлиқда жойлашган, диаметри 0,5 мм, узунлиги 10 см бўлган монтаж симининг сифими топилсин?

$$h = \frac{0,24 \cdot Er \cdot l}{\lg \frac{4 \cdot h}{D}} = \frac{0,24 \cdot 1 \cdot 10}{\lg \frac{4 \cdot 0,5}{5 \cdot 10^{-2}}} = 1,5 \text{ пф.}$$

6. ЭЛЕКТРОМАГНИТ МАЙДОН ЭНЕРГИЯСИ

Ҳар қандай конденсатор зарядланиш пайтида электр манбасини ўзига олади ва унинг диэлектрик материал майдонида тўнлайди. Икки пластинкални конденсатор зарядланаётган конденсаторнинг энергиясини қийматини топамиз. Зарядланиш давомида конденсаторнинг заряди q манбадан олаётган энергия ҳисобига ошади. Шунинг учун конденсатор пластинкасидаги кучланиши U_c ҳам ошади. Бизга маълумки конденсаторнинг заряди q билан пластинкалар кучланиши U_c ўртасида тўғри пропорционаллик бор:

$$q = C \cdot U_c$$

Бу боғлиқлик 11-расмда ОБ тўғри чизиқ билан кўрсатилган.

Агар конденсатор заряди тугаса, у электр манбасидан Q энергияни олади ва шу билан унинг уланган жойда кучланиши U га тенг бўлади. Электр манбасини энергиясини бажарган иши ОQБ учбуручак юзига teng

Q - конденсаторнинг тўла заряди;

U конденсаторнинг заряди тугаган пайтдаги кучланиши.

Тўғри бурчакли учбуручакнинг юзи унинг катетлари кўпайтмасининг ярмига teng, яъни

$$A = \frac{U \cdot Q}{2}, \quad (37)$$

бу ерда, Q - электр заряди, кулонда;

U - кучланиш, вольтда;

A - иш, жоулда.

(37)-формуладан:

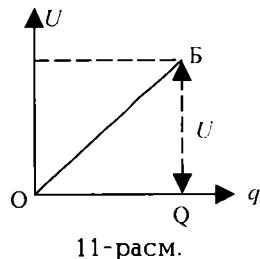
$$Q = C \cdot U$$

$$W = \frac{C \cdot U}{2}, \quad (38)$$

бу ерда, C сифим, фарадада;

U кучланиш, вольтда;

W энергия, жоулда.



11-расм.

40-мисол. Конденсаторнинг учларидаги кучланиши $U=500$ в ва заряди $q=0,0001$ к. Бу конденсаторнинг майдон энергияси топилсан.

Ечиш. (37) га асосланиб

$$W = \frac{U \cdot Q}{2} = \frac{500 \cdot 0.0001}{2} = 0.025 \text{ ж.}$$

41-мисол. Конденсатор пластинкаларининг юзи $S=0,004 \text{ м}^2$ пластинкалар орасидаги масофа $d=0,001 \text{ м}$, диэлектрикнинг ўтказувчанлиги $\epsilon_r=5$ ва пластинкаларга бериладиган кучланиши $U=120$ в. Икки пластинкали конденсаторнинг электростатик майдонида йигилган энергияси топилсан.

Ечиш. Бу ҳол учун конденсаторнинг электростатик майдонидаги ҳолати бир хил деб қаралиб, электростатик майдон қўйидагига тенг бўлади:

$$E = \frac{U}{d} = \frac{120 \text{ в}}{0,0001 \text{ м}} = 120000 \frac{\text{в}}{\text{м}}$$

Майдондаги энергия ҳажмининг зичлиги:

$$W_0 = \frac{\epsilon_r \cdot \epsilon_0}{2} \frac{E^2}{2 \cdot 4\pi \cdot 9 \cdot 10^9} = \frac{5 \cdot 120000^2}{2 \cdot 4\pi \cdot 9 \cdot 10^9} = 0,318 \frac{\text{ж}}{\text{м}}$$

Электростатик майдоннинг эгаллайдиган ҳажми:

$$V = S \cdot d = 0,004 \cdot 0,001 = 4 \cdot 10^{-6} \text{ м}^3$$

Электростатик майдоннинг шу ҳажмда йигилган энергияси:

$$W = W_0 \cdot V = 0,313 \cdot 4 \cdot 10^{-6} = 1,272 \cdot 10^{-6} \text{ ж.}$$

6.1. Диэлектрик материалларнинг электр мустаҳкамлиги

Конденсаторнинг учларига бериладиган кучланиш ошган сари конденсатор пластиналари орасига қўйилган диэлектрик материалда электростатик майдон ҳам ошиб боради. Маълумки, кучланиш ошган сари ҳар қандай изоляцион материал ўзининг диэлектрик хусусиятини йўқотади ва натижада бу диэлектрик тешилади ва ишга яроқсиз аҳволга келади. Электр тешилиш газларда ва қаттиқ жисмларда ҳар хил бўлади. Газларда, нормал ҳолатларда бир неча эркин электронлар, мусбат ва манфий ионлар мавжуд. Шунинг учун кичик электр майдонда ўтказувчанлик жуда кичик бўлади ва у ҳисобга ҳам олинмайди. Лекин газ диэлектригининг электр ҳолати электростатик майдон кучланишида сезиларли ўзгаради. Эркин электр зарядларининг ҳаракати тезлашади ва кинетик энергияни заряди ҳам ошади. Электростатик майдон кучланиши

Ағылдым бир қиниматта оттаңда, оркин зарядларниң кинетик энергияси шундай құныңдағы, улар молекулаштар билан түк-наштанды үрилиш ионизациясі содир бўлади. Бу жараён газларда кўпроқ учрайди ҳамда баъзан рўй берниб, баъзан рўй бермаслиги кузатилади.

Эркин зарядларниң газлардаги ўзгариши унинг ҳолатини кескин ўзгартыради ва бунинг оқибатида газларда электр токининг ошиши юз беради ва диэлектрикда электр чақнаши пайдо бўлади. Бунга мисол сифатида ҳаводаги тўйинган разрядлардан келиб чиқадиган чақмоқни келтириш мумкин.

6.2. Қаттиқ жисмларнинг электр тешимиш жараёни

Қаттиқ жисмлардаги бу жараён газлардагидан бошқачароқ бўлади. Қаттиқ жисмларда эркин электронларнинг атомлар ва молекулалар орасидаги ҳаракати жуда кам бўлади. Шунинг учун, улар тез ҳаракат қилолмайди ва үрилиш ионизацияси юз бермайди. Қаттиқ жисмларнинг электр тешимиш асосан бу диэлектрикларни кўп вақт ичидә электр майдон остида бўлишидир. Агар диэлектрик қалин материаллардан тайёрланган бўлса энергиянинг бу материалдаги йўқолган қисми шу материалнинг температурасини ўзгаришига олиб келади. Температуранинг ошиши билан материалнинг қаршилиги камаяди. Бу ҳодиса тескари температура коэффициентига асосан юз беради. Бунда диэлектрикнинг ток ўтказувчанлиги ошиб, унинг яна ҳам қаттиқ қизишига олиб келади. Натижада диэлектрикнинг мустаҳкамлиги бузилиб, уни тешимиши юз беради. Қаттиқ жисмлар таркибининг бузилишига иссиқлиқдан тешимиш дейилади.

6-жадвал. Материалларнинг электр мустаҳкамлиги

| № | Диэлектриклар номи | Электр мустаҳкамлиги, кв/см |
|----|------------------------------|--------------------------------|
| 1 | Қуруқ кабел қофози | 60-90 |
| 2 | Ёғ шимдирилган қофоз | 100-250 |
| 3 | Ҳаво | 30 |
| 4 | Трансформатор ёғи | 50-180 |
| 5 | Миконит | 150-300 |
| 6 | Мармар | 35-55 |
| 7 | Парафин | 150-300 |
| 8 | Қуриқ электрокартон | 80-100 |
| 9 | Ёғ шимдирилган электрокартон | 120-170 |
| 10 | Мусковит слюдаси | 1200-2000 |
| 11 | Флоголит слюдаси | 600-1250 |
| 12 | Шиша | 100-400 |

6-жадвалнинг давоми.

| | | |
|----|--------|---------|
| 13 | Фибра | 40-110 |
| 14 | Фарфор | 180-250 |
| 15 | Шифер | 15-30 |
| 16 | Эбонит | 80-100 |

Конденсатор диэлектригининг қалинлиги қанчалик кичик бўлса, иссиқликдан тешилиш конденсаторнинг иссиқлигини алмаштиришига боғлиқ бўлади. Лекин юпқа қатламли қаттиқ диэлектрикларда ионизациядан тешилиш эҳтимоли ҳам мавжуд. 6-жадвалда электротехникада ишлатиладиган диэлектрикларнинг айрим турлари берилган.

7. ЭЛЕКТРОН ЛАМПАЛАР

Электрон лампалар бундан бир неча йил аввал техникада кенг қулалапшыл бўлиб, улар ҳалқи хўжалигидан, асосан радиотехника, автоматика ва телемеханика қурилмаларида кўпроқ қўлланилган. Ҳозирги кунда ярим ўтказгичли техникалар, микросхемалар ривожланиши билан бир қаторда, электрон лампалардан ҳам кенг фойдаланилмоқда. Шунинг учун электрон лампалар тўғрисида озгина тушунча бериб ўтмоқчимиз.

Электрон лампанинг тузилиши. Радиолампалар асосан металл, шиша ёки керамика баллонидан ташкил топиб, унинг ичидағи металлга электродлар ўрнатилган. Баллон ичидағи ҳаво лампанинг пастки ёки устки қисмидан вакуум аппарати ёрдамида сўриб олинган. Ҳамма радиолампаларда КАТОД электроди бўлиб, бу электродга манфий заряд, АНОДига эса мусбат заряд берилади.

Катод асосан вольфрам ёки металл цилиндрдан ташкил топади ва чўғланиш толаси томонидан иситилади.

Анод металл пластинка ёки қутисимон цилиндрдан иборат бўлади.

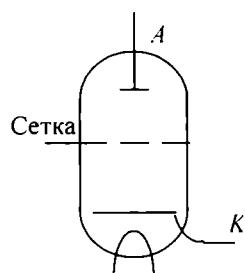
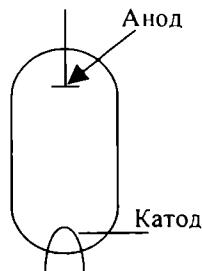
Бу вольфрам тола катод вазифасини ва чўғланиш толасининг ролини бажарувчи ҳам бўлиши мумкин. Кўп ҳолларда радиолампаларнинг катоди ва аноди ўртасида сеткалари бўлади. Лампанинг қўлланилиш жойига қараб, унинг сеткалари битадан бештагача бўлиши мумкин.

Анод, катод ва сеткаларни қўшган ҳолда уларни уч электродли, тўрт ва беш электродли деб юритилади. Мисол учун, триод (битта сеткали), тетрод (иккита сеткали), пентод (учта сеткали) бўлади.

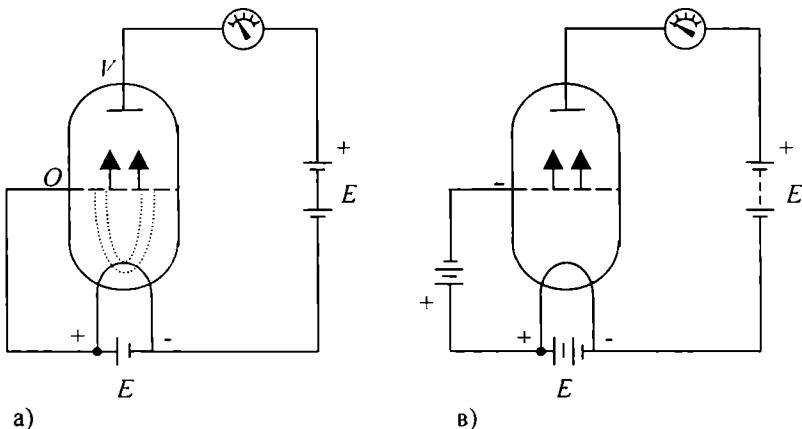
Уч электродли лампанинг ички тузилиши қуйидагича бўлади:

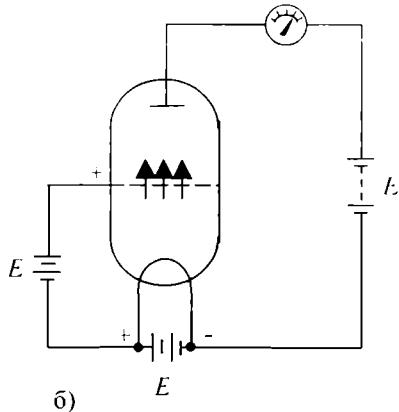
Триод, тетрод ва пентод лампалари универсал ҳисобланади. Уларни ўзгарувчан ва ўзгармас токларни ва кучланишларни кучайтиришда, детектор вазифасида, электр тебранишлар ҳосил қилувчи генераторларда ва ҳоказоларда ишлатиш мумкин.

Радиолампаларни ишлиши асосан электронларнинг йўналтирилган ҳаракатига асосланган. Электронларнинг асосини 800-2000 °C да қиздирилган катод ташкил қиласи.

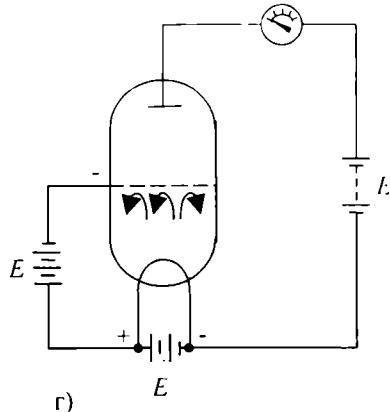


Бунинг асосий мөхияти шундаки, агар биз бирон кастрюлекага сув қуйиб, уни ўтга қўйсак, сув қизиши билан сув заррачаларининг секин-асталик билан ҳаракатини кузатамиз, сувнинг температураси ошган сари бу заррачаларниң тезлиги ҳам ошиб боришини кузатамиз. Сув қайнashi билан бу ҳаракатнинг тозлашганини ва сув юзидан узилиб, парга айланадиганини ҳам кўрамиз. Худди шундай ҳол электрон лампа учун ҳам ўринлийdir. Юқори температура таъсирида катоддан ажралган электронлар жуда кучли тезлик билан ҳаракатланади. Булардан баъзилари катодни ташлаб, катод атрофида электрон булат ҳосил қиласи. Электронларни бундай кўринишига термоэлектрон эмиссия ҳодисаси дейилади. Катоднинг температураси қанча кагта бўлса ундан ажралаётган электронларнинг сони кўпайиб, электронлар булати қуюқлашади. Баъзи пайтларда лампа «эмиссияси»ни йўқотса, катоддан ажраладиган электронлар сони камаяди. Эмиссиясини йўқотган лампа ишламайди. Электронларнинг ҳаракати нафақат температурага, балки лампа ичида вакуумга ҳам боғлиқ. Агар баллон ичидаги ҳаво қолдиги бўлса электронлар аралашади, уларнинг тезлиги пасаяди. Шунинг учун лампа ичида вакуум приборлари билан тортиб олинади. Бу баллон ичида вакуум тортадиги олинишига яна бир сабаб, юқори температурада катод кислородли ҳавони ўзига тортади ва бунинг оқибатида катод устини ҳар хил оқислар қоплаб лампа тез ишдан чиқади. Шунинг учун катод элементини устки қисми барий оксиди, стронций ва кальций билан қопланади. Шундай қилинганда электронлар паст температурада ҳам ажралади.





б)



г)

Уч электродли лампанинг ишлаши

Катод занжирида турған R_k қаршилик қүйидаги формула билан ҳисобла-нади:

$$R_k = U_c / I_k \quad (39)$$

бу ерда I_k катод токи.

Мисол учун, уч электродли 6С5С лампанинг бошқариш сеткасига силжиши кучланиши $U_c = 8$ в берилсін. Аноң токи 8 ма га тенг. Бу ҳолда силжиши қаршилиги $R_k = 8 / 0,008 = 1$ кОм.

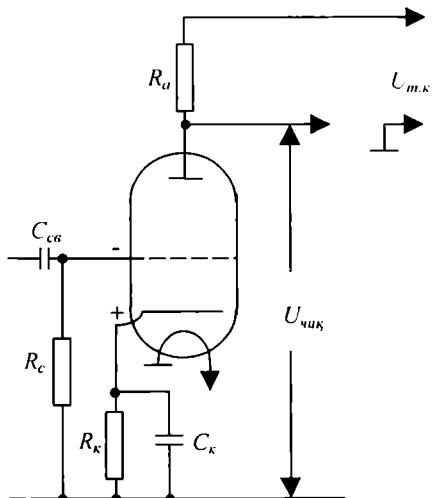
Энди шу қаршиликтин қувватини топайлык:

$$P = U \cdot I = 8 \cdot 0,008 \text{ А} \approx 0,06 \text{ Вт.}$$

Бундан күриниб турибдикі, R_k қаршилиги қуввати 0,1 Вт дан кичик бўлмаслиги керак (МЛТ-0,125). Акс ҳолда қаршилигининг қуйиш (ищдан чиқиш) эҳтимоли кўл.

Бу уч электродли лампани bipolar транзистор билан со-лиштириш мумкин.

Лампанинг катоди транзисторнинг эммитерини эслатса, аноң коллекторини ва бошқариш сеткаси транзисторнинг



Уч электродли лампа ёрдамида ийғилган кучайтиргич схемаси.

базасини эслатади. Лампа билан транзисторнинг электродларидаги ўхшашликаар уларнинг бир хил иш бажаришларидан тўла дарак бермайди. Қаттиқ жисмал биполяр транзисторлар манфий ва мусбат ток ташувчилар эвазига ишласа, вакуумни электрон лампалар ёса манфий электронлар ҳисобига ишлайди.

Агар майдон транзисторини кўрадиган бўлсак, унинг каналидаги ток мусбат заряднинг ҳисобига (**p** типли канал) ёки фақат манфий заряд (**n** типли канал) ҳисобига ишлади. Шунинг учун бу тицдаги транзисторни ишлаши электрон лампага яқин ҳисобланади ва лампанинг катодини майдон транзисторининг истокига анодини стокига ва сеткасини затворга ўхшатиш мумкин.

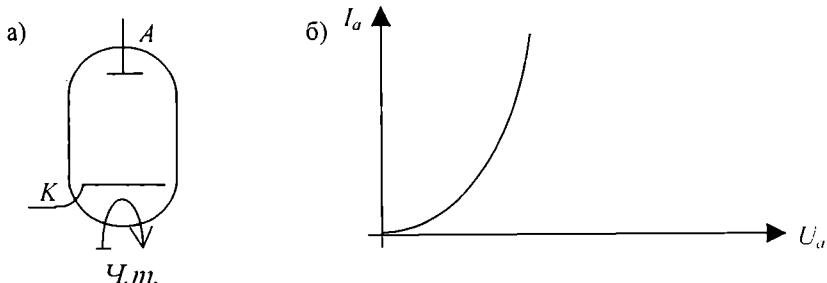
7.1. Диод лампаси ҳамда уч электродли электрон лампалари

Диод ва уч электродли лампалар оддий электровакуум қурилмаларга мисол бўла олади. Буларнинг тузилиши, ишлаши ва вольт-ампер характеристикалари физика ва электроника курсида етарлича ўрганилган. Шунинг учун бу электрон лампаларнинг асосий параметрларига тўхтalamиз. Диод лампасининг асосий параметрлари:

руксат этилган анод қайтиш кучланиши $U_{\text{кай. max}}$ анод билан катод орасидаги энг катта қайтиш кучланиши, лампанинг яхши ишлайдиган оралиғи ($U_{\text{кай. max}}$ замонавий диодларда бир неча киловольтни ташкил этади);

руксат этилган тўғри анод токи $I_{\text{a max}}$ бир қанча вақт давомида иш фаолиятини сақлади ва $I_{\text{a max}}$ бир неча ўнлаб микроамперни ташкил қиласди. Бу кичик қувватли юқори кучланишли кенотронлар учун, кучли қувватларни бир неча юзлаб миллиамперга teng. Рұксат этилган қувват $P_{\text{a max}}$ бир неча ўнлаб ваттга teng.

12-расмда диод лампасининг белгиланиши ва вольт-ампер характеристикаси берилган.



12-расм. Диод лампасининг белгиланиши (а) ва вольт-ампер характеристикаси (б).

Үч электроддли электрон лампанинг асосий параметрлари:

ички қаршилиги;

анод-сетка характеристикаси;

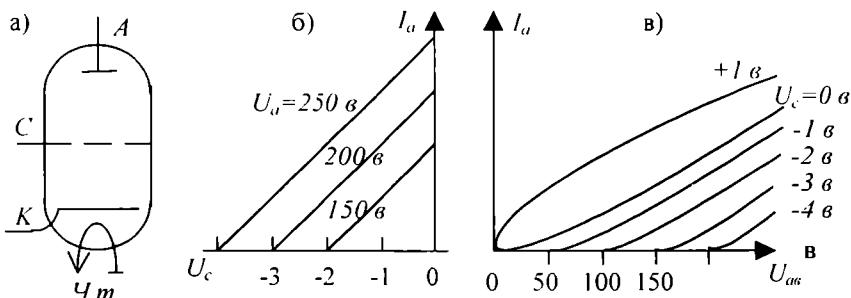
кучайтиришининг татик коэффициенти;

рухсат этилган қувват;

сетка-анод орасидаги сифими;

анод-катод орасидаги сифими.

Үч электроддли лампанинг электр схемаларидағи график белгиләниши ва анод-сетка характеристикалари 13-расм, а), б), в) да күрсатылған.



13-расм.

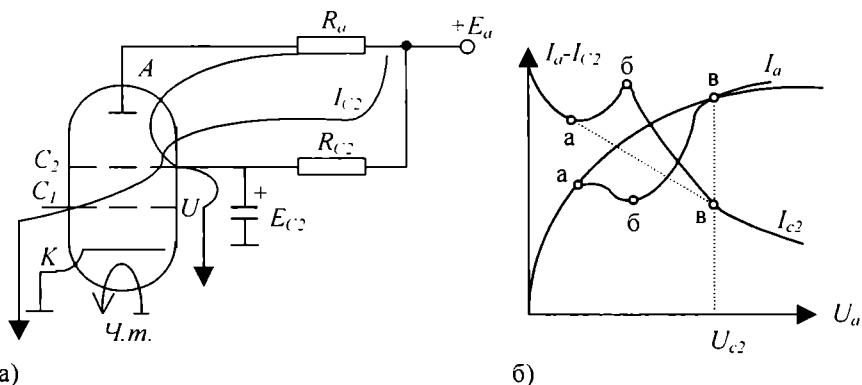
Үч электроддли электрон лампанинг асосий вазифаси күчайтириш ва тебранувчан электр сигналларини ҳосил қилишдан иборат. Унинг иш частотасининг чегараси 0 Гц дан то 3300 МГц (түлкүн узунлиғи $\lambda = 9$ см) гача. Сеткага бериләёттан ўзгарувлар кириш сигналы U_c , анод токини бошқариш учун ишлатылади.

7.2. Күп электроддли лампалар

Үч электроддли лампа айрим нұқсанларга эга. Масалан, бошқариш сеткаси билан анод маълум миқдорда қанденсатор пластинкаларини ташкил қиласы да бу сифим 5-10 пФ орасида бўлади. Бу овоз частотасининг тебранишига катта қаршилик кўрсатмайди.

Лекин юқори частотали тебранишларда бу сифимнинг ёмон тарафлари ҳам мавжуд. Мисол учун юқори частота энергияси анод занжиридан сетка занжирига ўтиши мумкин. Бунинг оқибатида паразит қайта алоқа пайдо бўлиши ва күчайтиргич яхши ишламаслиги мумкин.

Күчайтириш коэффициентини ошириш ва кириш сифимини камайтириш учун биринчи сетка билан анод ўртасига иккинчи сетка киритилади ва бу лампани тетропд ламинаси деб юритилади. Киритилган экран сеткаси ёрдамида бошақариш сеткаси билан анод орасидаги сифим камайтирилалади. Экран сеткасига ҳам доимий мусбат кучланиш берилади ва бу кучланишнинг қиймати анод кучланишидан кашроқ бўлади ҳамда $0,5 - 0,8$ в ни ташкила қиласиди. Бу сетканни ҳимоя сеткаси дейилади. Ҳимоя сеткаси лампанинг ичида катод билан уланган. Унга анодга нисбатан манфий потенциал берилади ва ҳаракати сурайсан электронларни анод томон тезларатади.



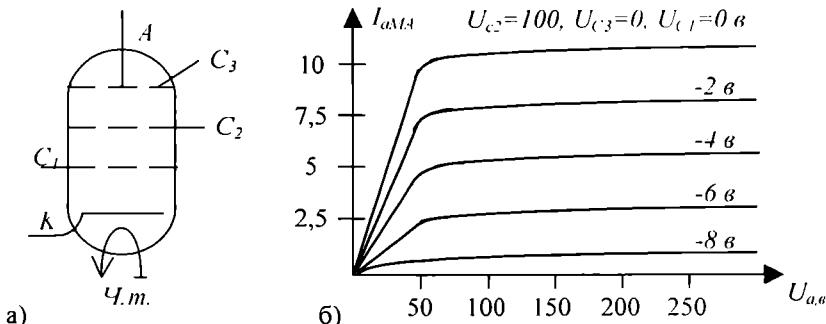
14-расм. Тўрт электродли (тетрод) лампасининг уланиши (а) ва динатрон эффективни кўрсатувчи характеристикаси (б).

Шундай қилиб конденсатор C_{c2} ни қаршилиги кам бўлганлиги учун I_u токининг кўп қисми ичкى қайта боғланиш занжири орқали биринчи сетканни айланиб, катод занжирига ўтади. Бунда анод токини бошқариш амалга ошмайди. Бу эса эквивалент сигум C_aC_1 ни камайишига олиб келади.

Тұрт электродды (тетрод) лампанинг асосий камчилик-ларидан бири, унинг вольт-ампер характеристикасининг тушишидір (динатрон эффект). У иккинчи сетка күчләниши анод күчләнишидан күпайған вақтда ($U_c > U_a$) юз беради (14-расм, б). Бундай режимде анод пластинкасыдан анод токи ҳисобига чиқаётган иккиламчы электронлар иккинчи сетка тарафга қараб тезлашиб, унинг I_c токини оширади. Тетрод лампасининг анод характеристикаси 14б-расмда күрсатылған. Бу ерда динатрон эффекти графикадаги a ва b нүкталар оралығыда пасаяди, бунга сабаб тетрод ички қаршилигининг ушбу оралиқда манфий бўлишидір. Шундай қилиб, тетрод лампаси характеристикасини бузилиш вақтидан бошлиб генератор режимига ўтади.

Бұл лампа күчайтириңдә ва электр тебранинг генераторда -
рида 2-3 МГц частота оралығындағы қувваты 10 кВт таң
қурилмаларда ишлатылады. Бұл лампадағы динатрон камчилигі-
ни ішкөттің учун иккінчи сетка билан анод орасыға яна биттә
экран сетка киритилады. Бұл лампаниң бенз электродлы (пентод)
лампаси деңилады. Пентод үзининг күчайтириш характеристики-
касы бүйінча триод ва тетрод лампаларидан яхши ҳисобланады.

Учинчи сетка потенциали катод потенциалига тең, шу-
нинг учун у билан анод орасыдагы күчләниш, электр майдони-
ни мавжуд қилиб, иккіламчы электронларнинг аиодга қайти-
шига түсқінлик қиласы. Шунинг учун динатрон камчилиги бўлмайды. Пентод лампалари асосан күчайтириш каскадларida
ва электр тебранишини ҳосил қилувчи қурилмаларда, хусусан,
120 МГц частота оралығыда ишладиган қурилмаларда кенг
ишлатылады:



15-расм. Беш электродди (пентод) лампасининг күрениши
(а) ва анод характеристикаси (б).

Булардан ташқари нурлы тетрод бир баллон ичіда ик-
кита триод лампаси йығылған. Бир баллон ичіда уч электродди
ва беш электродди (пентод) лампалари ҳам бўлиши мумкин.
Булардан ташқари кўп электродди гексод лампалари ҳам
мавжуд.

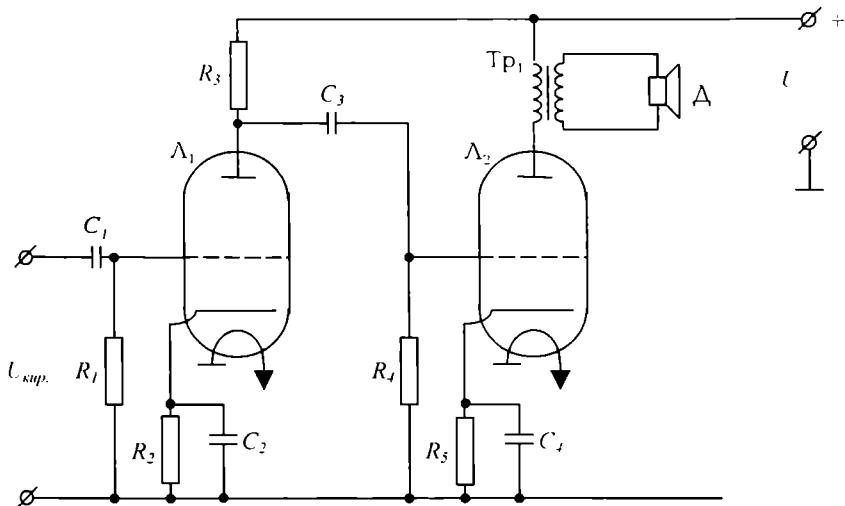
Лампалар ҳар хил кўринишида ва уларнинг ёзуви ҳам ҳар
хил бўлиши мумкин. Мисол учун 6К1П, 6Н8С, 6Ж8, 6Н1П,
6Д21П, 6Ж3П, 6И1П, 6П14П ва ҳоказо.

Биринчи рақам лампаниң чўғланиш толасини билдиради
(6,3 в), иккинчи ёзув (ҳарф) лампаниң нимага мўлжалланга-
нини билдиради. Мисол учун, Д ҳарфи диодларини билдиради.

Учинчи рақам шу лампаниң тартиб номерини билдиради.
Охирги тўртинчи ҳарф эса лампа баллонининг нимадан тайёр-
ланганини билдиради. Агар лампа баллони каттароқ бўлса С
билап (масалан, 6П3С), кичик бўлса П билап (масалан, 6П14П),
жуда кичик бўлса Б ёки А билан белгиланаади.

Күриб ўтилгандардан ташқари электрон лампалар генератор да модулятор ламаларига ва импульс режимида ишлайдынан ҳамда юқори частоталарда иштайдын лампаларга ҳам бўлинади. Булардан ташқари, улар газ разрядли, тиратрон ҳамда электрон трубкаларга ҳам бўлинади.

Мисол учун, икки каскаддан иборат уч электродни лампа да йиғилган кучайтиргич схемаси қўйиндагича бўлади (16-расм):



16-расм.

8. ДИОД ВА СТАБИЛИТРОНЛАР

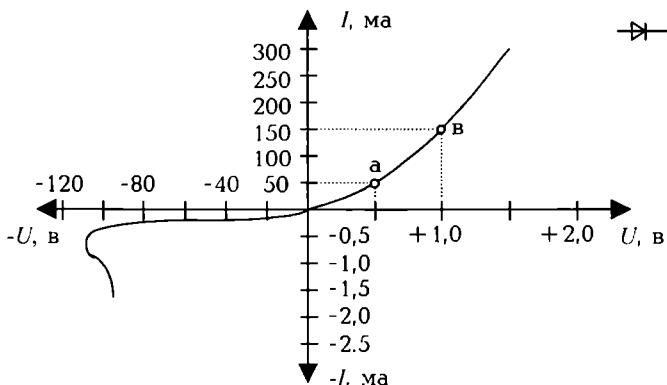
8.1. Ярим ўтказгичли диодлар

Энг күш ишлатыладынан ярим ўтказгичтарға кремний ва германий элементтеридан ташкил тошган диодлар киради. Бұ диодлар үзларининг конструктив тузилишларига қараб ҳар хил күринишларга эта. Бұлардан ташқари уларнинг материаллари ва токлари ҳамда күчланишлари ҳам ҳар хил бўлиши мумкин. Конструктив тузилишларига қараб уларни ясси ҳамда нуқтали диодларга бўлиш мумкин.

Нуқтали диодлар асосан электрон ўтказувчанликка эга бўлган ярим ўтказгичли юпқа пластинкалардан иборат бўлиб, бир учи металл асосга пайвадланган, иккинчи учи эса индий ёки алюминий билан қопланган бўлиб вольфрам сим билан боғланган. Шу боис **p** ва **n** ярим ўтказгичлар орасида электрон тешикли ўтиш пайдо бўлади. Намлик ҳамда чанг заррачаларида кирлар **p-n** ўтишини секинлаштириши мумкин. Шунинг учун диодлар шиша ёки металл баллон ичига жойлаштирилади. Нуқтали диоднинг **p-n** ўтишининг сигими кичик бўлганлиги учун уларни юқори частотали автоматика ва радиотехника қурилмаларида кенг ишлатилади.

Ясси диодлар асосан ток тўғрилагичларida кенг ишлатилади.

Ярим ўтказгичнинг токи асосан унинг қутбларига бериладётган мусбат ва манфий кучланиш орқали ифодалаб, ярим ўтказгичли диоднинг вольт-ампер характеристикасини қурамиз. Бу характеристика 17-расмда кўрсатилган.



17-расм. Ярим ўтказгичли диоднинг вольт-ампер характеристикаси.

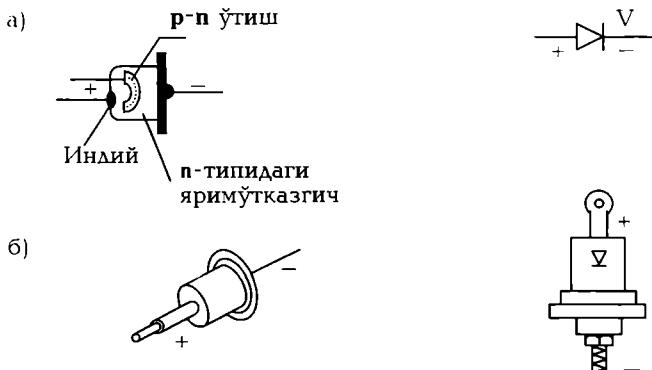
Бұ ерда вертикал үқнинг юқори ва пастки қисміда мусбат ва манфий ишоралы токнинг қыйматлари жойлашған. Горизонтал үқнинг үңг ва чап тарафларыда эса мусбат ва манфий кучланиш қыйматлари жойлашған.

Мисол учун кучланиш $U=0,5$ в бўлса, ундан утгаётган мусбат ток $I=50$ мА ни ташкил этади (характеристикадаги а нуқта). Ўгар кучланиш $U=1$ в бўлса, токнинг қимати $I=150$ мА га ошади (характеристикадаги в нуқта).

Кучланиш манфий бўлганида $U=-100$ в бўча, манфий токнинг қимати $I=-0,5$ мА (500 мкА)дан ошмайди.

Германий ярим ўтказгичларининг вольт-ампер характеристикалари ҳам шунга яқин бўлади. Кремний ярим ўтказгичининг бундай характеристикаси озгина үңг тарафга сурилган бўлади. Буни қуидагича изоҳлаш мумкин: германий элементидан тайёрланган ярим ўтказгич 0,1-0,2 в кучланиш берилиши билан очилади ва ўзидан ток ўтказа бошлайди; кремний элементидан тайёрланган ярим ўтказгич эса 0,5-0,6 в кучланишда очилади ва ўзидан ток ўтказа бошлайди.

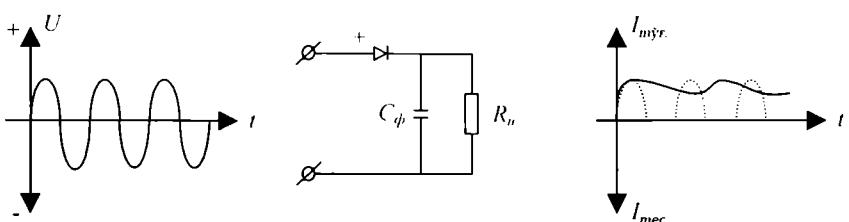
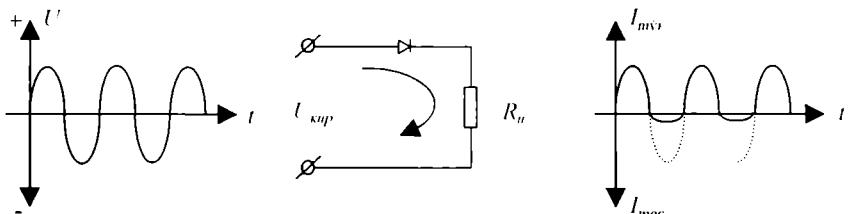
Ярим ўтказгичли диодларнинг схематик кўриниши қуидагича бўлади (18-расм):



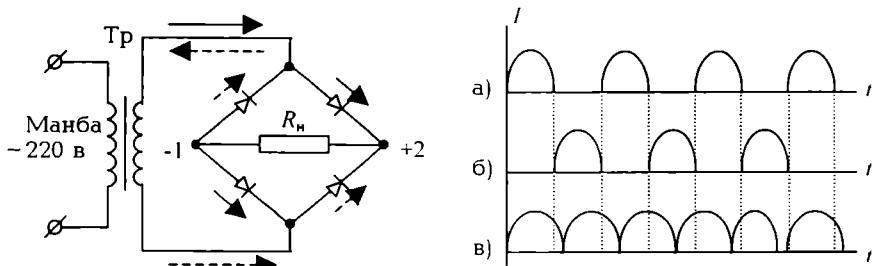
18-расм. Ярим ўтказгичли диоднинг схематик кўриниши (а) ва унинг ташқи кўринишлари (б).

8.2. Ярим ўтказгичли диодлар асосида ҳар хил ток түғрилагичларини қуриш ва ўзгарувчан токларни ўзгармас токларга айлантириш

Мисол үчүн, бир фазали бир ярим даврли түғрилагиччининг схемаси қўйидаги қўринишда бўлади:



Бир фазали икки ярим даврли трансформаторли ток түғрилагичининг схемаси эса қўйидагича бўлади:



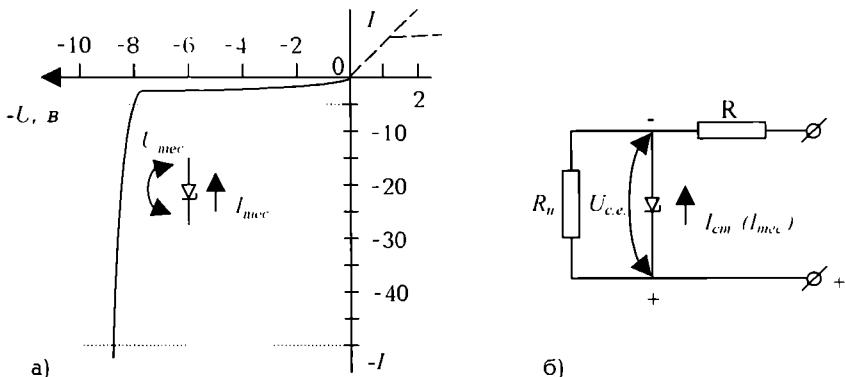
Бу схемалардан кўриниб турибдики, бир фазали бир ярим даврли схемалар анча хавфли ҳисобланади ва улардан камроқ фойдаланилади. Бу түғрилагичларни түғрилаш коэффициентлари анча катта бўлиб, у иш жараёнида катта фон миқдорини ташкил қиласди.

Бир фазали икки ярим даврли ток түғрилагичлари бу камчиликдан ҳоли бўлиб, улар техникада кенг қўлланилади.

8.3. Стабилитрон ва унинг ишлаши

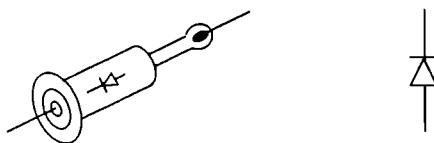
-Стабилитрон бу ҳам кремний диоди бўлиб, фақат занжирдаги кўчланишини бир хил шикдорда ушлаб туриш учун мўлжалланган.

Стабилитрон диодга ўхшаши омас, балки унинг тескарисидир. Унинг вольт-ампер характеристикиси қўйидаги қўринишда бўлади.



19-расм. Стабилитроннинг вольт-ампер характеристикаси (а) ва параметрик кучланиш стабилизатори (б).

Бу ерда манфий кучланишнинг ($-U$) жуда кичик ўзгариши стабилитрон занжиридаги манфий токни ($-I$) секин ўзгаришига олиб келади. Характеристикадан қўриниб турибдики, у горизонтал ўқса нисбатан деярли параллел ўзгармоқда. Лекин кучланишнинг маълум бир қисмида, мисол учун $-U=8$ в бўлганда стабилитроннинг **p-n** ўтиши очилиб, ундан маълум бир I ток қиймати оқа бошлайди. Энди вольт-ампер характеристикиси кескин бурилиб вертикал $-I$ ўқига параллел ўзгаради. Бу участка стабилитроннинг иш участкаси ҳисобланади. Стабилитроннинг очилиши, агар унга берилган токнинг қиймати чегарадан ошиб кетмаса, унинг ишдан чиқишига сабаб бўлмайди.

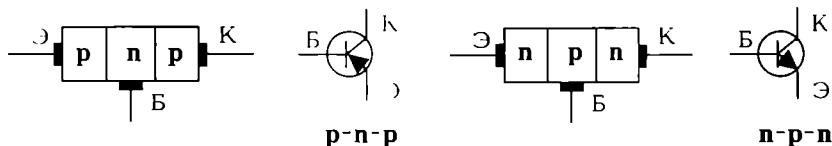


20-расм. Стабилитроннинг қўриниши ва уни схемада белgilаниши.

9. ТРАНЗИСТОРЛАР

9.1. Транзисторлар ва уларнинг уланиши

Транзисторлар автоматика-телеомеханика, радиотехника ва ҳисоблаш техникаларида сигналларни кучайтиришда ва электрон калит сифатида исплатилади. Транзисторлар икки хил структуралари бўлади: 1. **p-n-p** структуралари; 2. **n-p-n** структуралари



бу ерда, Б база;
Э эмиттер;
К коллектор.

Транзисторлар катта, ўрта ва кичик токларга мўлжалланган бўлиб, улар юқори, ўрта ва паст частоталарда ишлаши мумкин. Шунингдек, улар юқори ва кичик кучланишларда ҳам ишлаши мумкин.

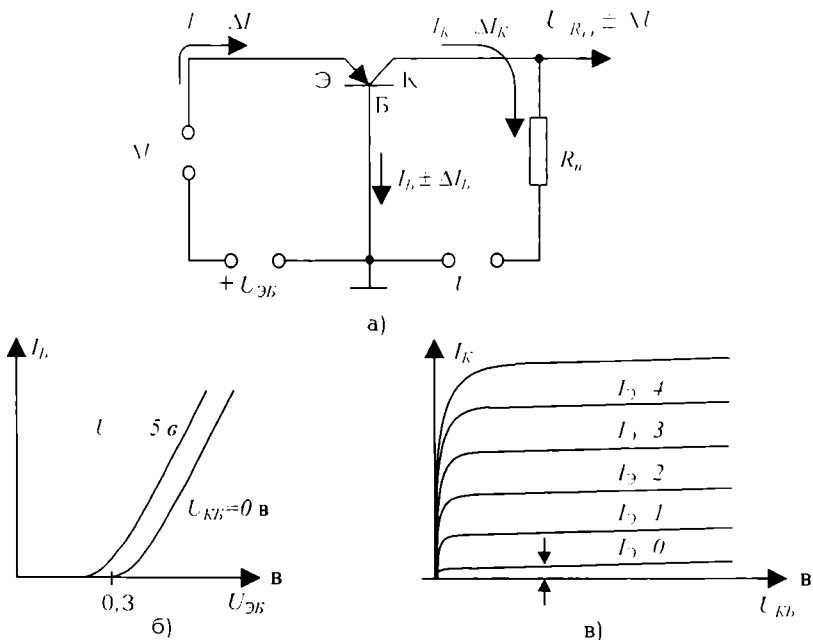
Транзисторлар асосан уч хил уланишга эга:

- умумий база билан;
- умумий эмиттер билан;
- умумий коллектор билан.

Транзистор умумий база билан уланганда, унга берилаётган кириш сигнални шу транзисторнинг эмиттер занжирига берилиб, чиқиш сигнални базага нисбатан коллектор занжиридан олинади.

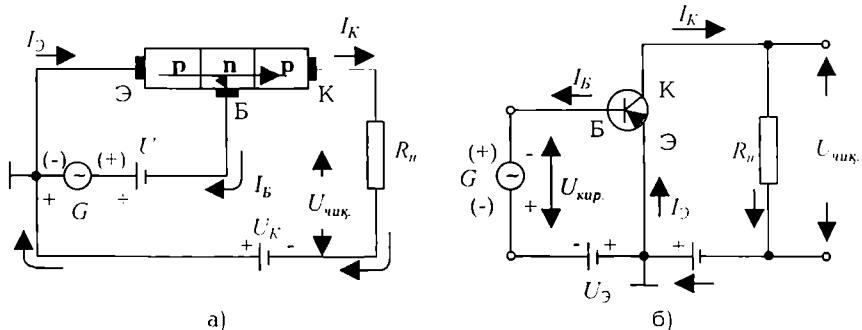
Умумий база билан уланган транзисторнинг кириш характеристикаси эмиттер токининг эмиттер-база орасидаги кучланишига ва коллектор занжиридаги кучланишга боғлиқ, яъни $I_3=f(U_{BE})$ ва $U_{KB}=const$.

Транзисторнинг умумий база билан уланиш схемаси ва кириш ҳамда чиқиш характеристикалари 21-расм (а), (б), (в) да кўрсатилган. Умумий база билан уланган транзисторнинг чиқиш характеристикаси коллектор токининг, коллектор-база ўртасидаги кучланишга ва доимий эмиттер токига боғлиқ, яъни $I_K=f(U_{KB})$ ва $I_3=const$.



21-расм. Транзисторнинг умумий база билан уланиш схемаси (а), кириш (б) ҳамда чиқиш характеристикалари (в).

9.2. Транзисторнинг умумий эмиттер билан уланиши



22-расм. Транзисторни умумий эмиттер билан улашнинг структура схемаси (а) ва электр схемаси (б).

Кириш сигнални $U_{\text{кап}}$ эмиттер билан базага берилади. Коллектор заңжирига берилётгани манба кучланиши ва юклама

қаршилиги өміттер билан коллектор оралиғига уланған, шуннан үшінгі учун $I_K \approx I_s$ га тенг. Транзисторнинг база токи

$$I_B = I_L = I_K.$$

Умумий өміттер билан уланған схеманинг умумий база билан уланғанидан асосий фарқы, кириш қаршилигининг каталигидир. Шуннингдек, умумий өміттер билан уланған схеманинг ток бўйича кучайтириш коэффициенти ҳам умумий базаникига нисбатан кўпроқ ҳисобланади:

$$\beta = \frac{\Delta I_a}{\Delta I_{\chi}} = \frac{\Delta I_a}{\Delta I_t - \Delta I_a} = \frac{1}{\Delta I_t - \Delta I_a - 1} = \frac{1}{1/\alpha - 1} = \frac{\alpha}{1-\alpha}, \quad (39)$$

$$\alpha < 1 \quad (\alpha = 0.9 \div 0.99) \quad \text{негаки } I_K \ll I_s.$$

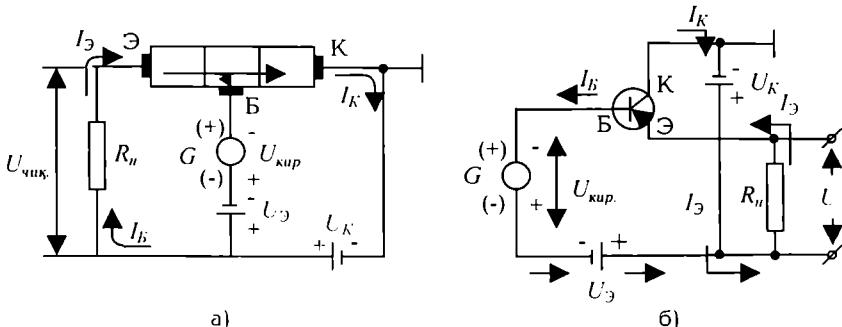
Агар α қанча катта бўлса, өміттер ва коллектор токларининг фарқлари шунча кичик бўлади ва транзисторнинг кучланиши ҳамда қувват бўйича кучайтириш коэффициенти ҳам катта бўлади. Иккала схема учун ҳам чиқиш кучланиши бирбиридан катта фарқ қилмайди ва коллектор токининг ўзгарувчан ташкил этувчиси ва юклама қаршиликлари ҳам бир хил. Умумий өміттер билан уланған транзисторнинг қувват бўйича кучайтириш коэффициенти қўйидагига тенг:

$$K_P = \beta \cdot K_{t.b.}$$

Бу қувват умумий база схемасиникидан катта.

Умумий өміттер билан уланишнинг асосий фарқи чиқиш кучланиши $U_{\text{чиқ.}}$ ни кириш сигналига нисбатан 180^0 га ўзгарганидир.

9.3. Транзисторнинг умумий коллектор билан уланиши



23-расм. Транзисторни умумий коллектор билан улашиннинг структура схемаси (а) ва электр схемаси (б).

Кириш сигналы транзистори база зангирига берилиб, чиқиш күчланиши эса эмиттерга уланган нагрузка R_u қаршилигидан олинади. Кириш ва чиқиш зангири учун умумий нүкта қилиб коллектор қабул қилинган. Бу схема учун кириши токи қилиб база токи олинади, чиқиши токи қилиб нагрузка қаршилигидан оқиб ўтаётган эмиттер токи олинади.

Бу схема учун ток бўйича кучайтириш коэффициенти:

$$\gamma = \frac{\Delta I_O}{\Delta I_B} = \frac{\Delta I_O}{\Delta I_O - \Delta I_K} = \frac{\Delta I_O}{1 - \Delta I_K / \Delta I_O} = \frac{I}{1 - \alpha} \quad (40)$$

Бу схеманинг кириш қаршилиги катта бўлиб, чиқиш қаршилиги эса жуда кам ҳисобланади. Шунинг учун кучланиш бўйича кучайтириш коэффициенти бирдан кичик бўлади:

$$K_U < 1.$$

Кувват бўйича кучайтириш коэффициенти ток бўйича олинган кучайтириш коэффициентидан камроқ. Бу кўрилган уланиш олдингиларига қараганда камроқ ишлатилиб, асосан, қурилмалар ўртасида мослаш қурилмаси сифатида ёки кучайтиргич чиқишида ва кичик қаршилик ўртасида ишлатилиши мумкин.

Транзисторлар чизиқсиз элементлар туркумига киргани учун, уларнинг ишлашини таъминлаш кўпроқ статик характеристикаларига боғлиқ бўлади. Транзисторларнинг асосий параметрлари уларнинг кириш ҳамда чиқиш токлари ва кучланишлариидир.

Транзисторнинг статик характеристикалари, асосан, транзистор схемаларини ҳисоблашда ва бу статик характеристикалар орқали транзисторнинг ҳар хил вазиятдаги параметрларини аниқлашда қўлланилади. Транзисторнинг эмиттер, база ва коллектор токлари бир-бирларига жуда боғлиқ бўлгани учун, унинг статик характеристикаси уланишига боғлиқ бўлади.

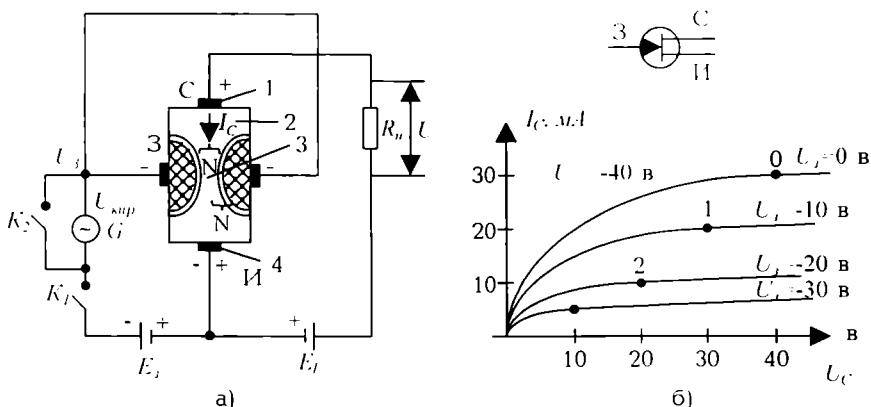
9.4. Майдон транзистори

Майдон транзисторининг ишлаши бир хил ишорали заряд ташувчиларга асосланган. Майдон транзистори деб аталишига асосий сабаб, унинг биполяр транзисторига ўхшаб ток билан эмас, балки электр майдонида бошқарилишидир.

Майдон транзисторларининг ҳар хил турлари мавжуд.

Р-п ўтишли майдон транзисторлари

24а-расмда Р-п ўтишли майдон транзисторининг ишланиш курсатилган.



24-расм. Р-п ўтишли майдон транзисторини ишлаш принципи (а), кучланиш ҳамда токининг чиқиш характеристикаси (б).

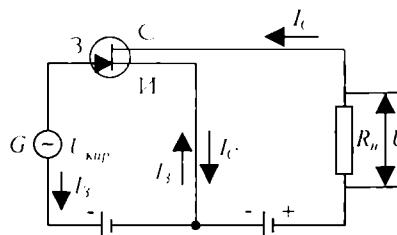
Майдон транзисторининг тузилиши: тўғри бурчакли п-типидағи ярим ўтказгич пластинадан (2), унинг чеккаларida жуда кичик қаршиликка эга бўлган контактлардан (1 ва 4) иборат. Унинг иккала кенг тарафидаги пластиналар (3) Р ўтказувчанлик қалинлигини ташкил қилиб, бу қалинлик материал билан умумий электродни ҳосил қиласди ва затвор деб юритилади. Биринчи ва тўртингчи контактлар (1 ва 4) таъминловчи E_I манбасига уланган ва алоҳида контактларни ташкил қиласди. Асосий электронлар ҳаракатланадиган контактни исток (И), иккинчи контактни эса сток (С) деб юритилади. Шуннингдек п-тиplи майдон транзисторининг стоки истокка нисбатан мусбат ишорага эга ва Р-п ўтишига манфий кучланиш берилади.

Майдон транзисторини (24а-расм) биполяр транзистор билан солишибирганда уларнинг оёқчалари (сток, затвор ва исток) биполяр транзисторининг коллектор, база ва эмиттер оёқчаларига ўхшашдир.

Калит K_I узилганда E_I манбаси ташкил этган майдон таъсирида ярим ўтказгичнинг п-типидағи электронлари истоқдан сток томон ҳаракатланади ва сток I_C токини ҳосил қиласди. Сток билан исток оралиғида нагрузка қаршилиги R_u уланганилиги учун сток токи I_C чиқиш ҳисобланади. Ток I_C билан кучланиш U_C ўртасидаги боғланиш, затвор запіжиридаги

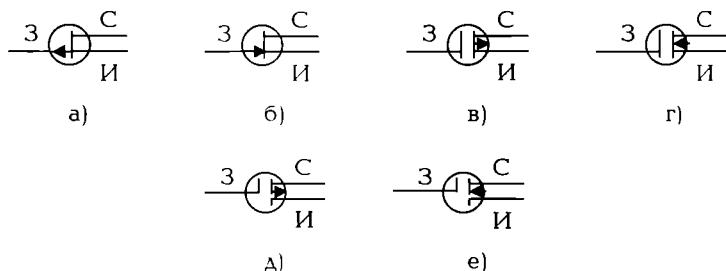
Күчтөнүш $I_c = 0$ бўйчанида, 24б расмдада келтирилган күрништада бўйлади

Бонганишида $I_C = f(I_B)$ чизиқли бўлиб, кейинчалик бу чизиқли боғланиши 0 нуқтада бўзилади.



25-расм. Майдон транзисторини **p-n-p**-ўтишли умумий исток билан уланиши.

Майдон транзисторларининг кўринишлари



а) **p** каналли **p-n-p** ўтишли; б) **n** каналли **p-n-p** ўтишли; в) ажратилган **p** каналли; г) ажратилган **n** каналли; д) индукцияланган **p** каналли бойитилган ва с) индукцияланган **n** каналли бойитилган типдаги майдон транзисторлари.

10. КУЧАЙТИРГИЧНИНГ УМУМИЙ ХАРАКТЕРИСТИКАЛАРИ

Кучайтиргич автоматика, телемеханика ва ҳисобланын техникасининг асосий қысмларидан бири ҳисобланади. Қучайтиргичларни синфлашда асосан, уларни ташкил этувчи элементларига қаралади: электрон лампали, транзисторли, интеграл микросхема, операцион элементтердәр ва оптик элементлар базасидаги кучайтиргичлар мавжуд.

Электрон кучайтиргичларни электр сигналларини кучайтишини частота диапазонига қараб классификация қилиш қуладай:

1. Кичик частотали кучайтиргич. Сигнал частотасининг спектри бир неча ўнлаб Гц дан бир неча кГц гача. Юқори частотанинг паст частотага нисбатига f_u / f_n .

2. Доимий ток кучайтиргичи ёки секин ўзгарадиган кучайтиргич. Бунда частота диапазони $f_n = 0$ дан f_u баъзи пайтларда ўнлаб ва юзлаб кГц га етади. Бундай кучайтиргичлар асосан ҳисоблаш техникалари ва ахборотга ишлов бериш техникаларида кўпроқ ишлатилади.

3. Резонанс кучайтиргичлари. Бу хил кучайтиргичлар тор частота оралиғидаги сигналларни ($f_u / f_n < 1,1$) кучайтиришда ва радиотұлқынларни қабул қилиш қурилмаларида, ахборот узатышда кенг қўлланилади.

4. Кенг оралиқли (импульсли) кучайтиргичлар. Уларнинг частоталари бир неча кГц дан бир неча МГц гача бўлиши мумкин. Бундай кучайтиргичлар алоқа воситаларида, радиология қурилмаларида, телевидение ва ҳисоблаш техникаларида ахборотни видеомонитор экранига кичрайтириб чиқаришида ишлатилади.

Кучайтиргичларнинг юклама характеристикалари ва ишлатилиш жойларига қараб, уларнинг асосий параметрлари ва характеристикаларини кўриб чиқайлик.

Кучайтириш коэффициенти

Кучланиш бўйича кучайтириш коэффициенти ҳар хил кучайтиргичларда бир неча минг бўлиши мумкин

$$K_u = U_{u_{ik}} / U_{u_{kp}},$$

Кўп ҳолларда кучайтириш коэффициенти K_u ни ошириш учун кўп каскадли кучайтиргичлардан фойдаланилади. Бунинг учун биринчи кучайтиргичнинг чиқиши ($U_{u_{ik}}$) иккинчи каскад учун кириш ($U_{u_{kp}}$) ҳисобланади ва умумий кучайтириш коэффициенти алоҳида олинган кучайтириш коэффициентларининг кўпайтмасига teng бўлади:

$$K_u = K_{u_1} \cdot K_{u_2} \cdots K_{u_n} \quad (41)$$

Кучайтириши коэффициентининг ўчнов бирлиги йўқ. Айрим пайтларда логарифмик бирлиқда децибелда аниқланади.

$$K_{dB} = 20 \lg (U_{чик} / U_{кир}).$$

Бунинг тескариси $a_u = 10^{2/X/20}$ Кўп каскадли кучайтиричилар учун (41) ни логарифмлаб, қуийдагини ҳосил қиласиз:

$$K_{dB} = K_{1,DB} + K_{2,DB} + \cdots + K_{n,DB} \quad (42)$$

Бундан ташқари ток ва қувват бўйича (K_L, K_P) кучайтириш коэффициентларини ҳам децибелда ифодалаш мумкин:

$$K_{L,DB} = 20 \lg (I_{чик} / I_{кир})$$

ва қувват бўйича

$$K_{P,DB} = 10 \lg (P_{чик} / P_{кир})$$

Баъзи пайтларда кучланишнинг қанча кучайганилигини децибелдаги қийматидан фойдаланиб ҳисобламоқчи бўлсак, унда $K_u = 10^{K_{u,DB}/20}$ формуладан фойдаланамиз. Агар $K_{u,DB} = 1$ десятак, у ҳолда $K_u = 10^{K_{u,DB}/20} = 10^{1/20} = 1,12$ Бу шуни кўрсатадики, кучайтириш бир децибелга тенг бўлганида, чиқишдаги кучланиш 1,12 маротаба ортади ва кириш кучланишидан 12% катта бўлади.

Қуийдаги жадвалда айрим кучайтириш коэффициентларини децибелга ўтказиш кўрсатилган.

7-жадвал.

| | | | | | | | |
|------------|---|------|----|------|-----|------|-------|
| a_u | 2 | 3,16 | 10 | 31,6 | 100 | 1000 | 10000 |
| $K_{u,DB}$ | 6 | 10 | 20 | 30 | 40 | 60 | 80 |

Қувват кучланишнинг ёки токнинг квадратига пропорционал ($P = U^2 / R = I^2 / R$).

Чиқиши қуввати. Актив юкламадаги сипусонда күриништегі күчланиш учун

$$P_{\text{чиқ.}} = \frac{U_{\text{чиқ.}}^2}{R_n} = \frac{(l - \frac{\sqrt{2}}{2})^2}{R_n} = \frac{l_{\text{чиқ.}m}}{2 R_n} = \frac{l_{\text{чиқ.}m}}{2},$$

бу ерда, $U_{\text{чиқ.}}$ ва $U_{\text{чиқ.}m}$ – таъсир этувчи чиқиши күчланишининг амплитуда қиймати;
 $I_{\text{чиқ.}m}$ – нагрузка токининг амплитудаси.

Фойдалы иш коэффициенти қуидаги формула билан топилади:

$$\eta = (P_{\text{чиқ.}} - P_\lambda) \cdot 100\%,$$

бу ерда, P_λ – кучайтиргичнинг манбадан оладиган умумий қуввати.

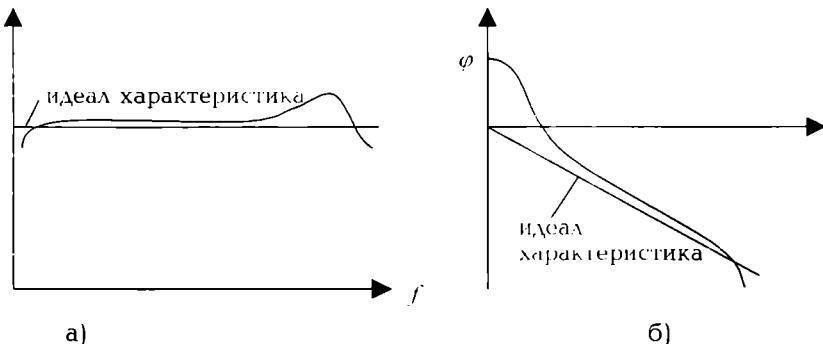
Шуни айтиш керакки, кучайтиргич қайси энергия асосида ишламасин, янар $P_{\text{чиқ.}}$ қуввати учун регулятор ролини ўйнайди ва манбадан юкламага қувватни ўтказади. Кириш сигналы эса шу қувватни бошқариш учун ишлатилиб, $P_{\text{кир.}}$ қувватини сарфлайди.

Номинал кириш күчланиши. Номинал кириш күчланиши деб, кучайтиргичнинг киришига берилиб, чиқишида жуда катта бўлган қувватни олишга айтилади. Бу кучайтиргични қанча қувватга ҳисобланганлигига ҳам боғлиқ.

Кучайтиргичнинг кучайтириш частота оралиғи (ўтказиш оралиғи). Кучайтириш коэффициенти ўёки бу кучайтиргич учун кўп ўзгармайди (паст частотали кучайтиргич учун кучайтириш коэффициенти $K=3$ ДБ дан ошмайди), яъни бу кучайтириш частотаси оралигини нисбатан торроқ бўлишини талаб қилади. Частота оралигини кенгайиши кучайтиргич схемасининг мураккаблашишига олиб келади, шунинг учун частота диапазони маълум бир оралиқка қисилади ва кучайтиргичнинг иши яхшиланади.

Амплитуда-частота характеристикаси. Бу характеристика кучайтириш коэффициентини (кучланиш бўйича) кучайтириштадан сигналнинг частотасига боғлиқлигини ифодалайди (26-расм, а).

Фазачастота характеристикаси. Бу кучайтиргичнинг кириш ва чиқиши күчланишлари орасидаги частота ўзгариши натижасида ҳосил бўладиган силжиш бурчаги α -га айтилади (26-расм, б).



26-расм (а, б).

Кучайтиргичнинг чиқиши сигналиниң бузилишига сабаб, асосан уни ташкил этувчи элементларнинг характеристикаларини түғри чизиқли эмаслигидадир.

Мисол учун, 27-расмда умумий эмиттер билан уланган транзисторнинг кириш характеристикаси берилган. База тоқининг $I_B(t)$ ёки кучайтиргичнинг кириш токининг формасини бузилишини аниқлаш учун у ўзгарувчан кириш кучланишининг формасига тақъосланади $I_{\text{кириш}}(t)$. Кириш кучланишининг ушбу чизиқсиз бузилишлари кучайтиргичнинг чиқишида қўшимча юқори частотали гармоникаларни ҳосил қиласди.

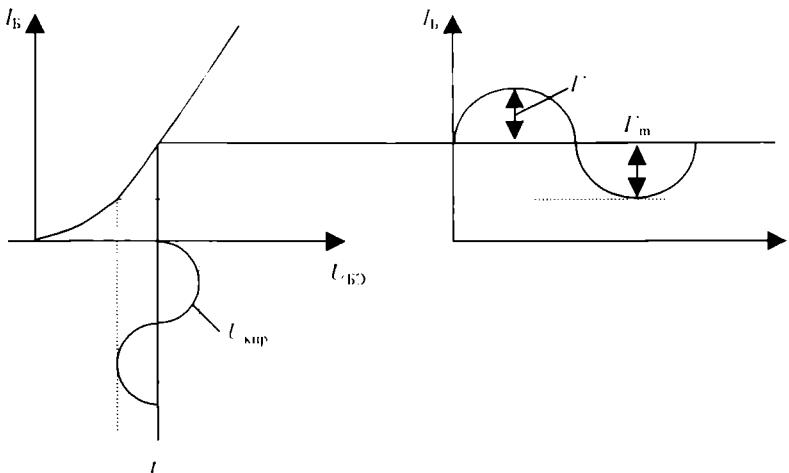
Кучайтиргичнинг чизиқсиз бузилиш даражаси чизиқсиз бузилиш коэффициенти билан баҳоланиб, юқори гармоникали қувватнинг чиқиши сигналини, унинг тўла чиқиши қувватига квадрат илдиз остидаги нисбати билан

$$K_n = \sqrt{\frac{P_2 + P_3 + \dots + P_n}{P_1 + P_2 + P_3 + \dots + P_n}},$$

ёки унга яқин гармоника коэффициенти билан

$$K_n = \sqrt{\frac{P_2 + P_3 + \dots + P_n}{P_1}} = \sqrt{\frac{U_2^2 + U_3^2 + \dots + U_n^2}{U_1^2}}$$

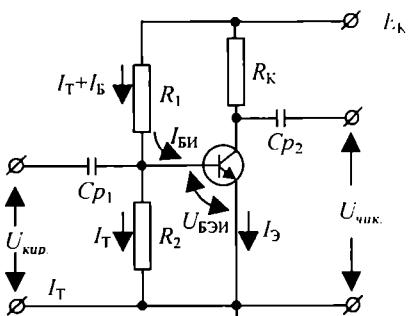
топилади, бу ерда U_1, U_2, \dots, U_n биринчи, иккинчи ва бошқа чиқиши кучланиш гармоникаларининг таъсир этувчи қийматлари.



27-расм.

10.1. Биполяр транзисторидан йифилган паст частотали күчайтиргич каскади

Биполяр күчайтиргичларда асосан умумий эмиттер билан уланган схема ишлатилиб (28-расм), у ёрдамида күчлашиб ёки ток күчайтирилади (8-жадвалга қаранг)



28-расм.

8-жадвал

| Уланиш типлари | Күчайтириш коэффициентлари | | | Кириш қаршилиги, Ом |
|------------------------|----------------------------|-----------------|----------------|---------------------|
| Умумий база билан | ≈ 1 | 1000 | 1000 | бирдан ўнгача |
| Умумий эмиттер билан | $10 \div 100$ | $100 \div 1000$ | 10000 | юзлаб |
| Умумий коллектор билан | $10 \div 100$ | ≈ 1 | $10 \div 1000$ | ўн минглаб |

Схемада (28-расм) түрган R_1 ва R_2 корпус билан E орасыга уланиб, күчләнишини бүлүвчи қаршиликтин ташкил этади. Күчләниши R_2 қаршилигидә түшиб, база-эмиттер U_{bE} күчләнишини ташкил қилади ва иш нүктаси P^1 ни аниқлады (29-расм).

Тақсимлагич токининг чегараси $I_t \approx (2 \div 5) / I_{bI}$.

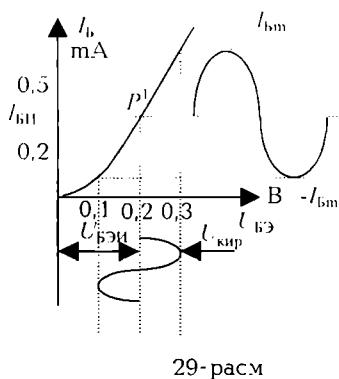
Тақсимлагич асосида бўлинган ток қиймати қанча катта бўлса, кучайтириш каскадининг иши шунча турғун (стабил) бўлади.

Транзисторнинг база токи $I_b = I_k - I_\beta$ га teng бўлиб, силжиш күчләнишига катта таъсир кўрсатмайди.

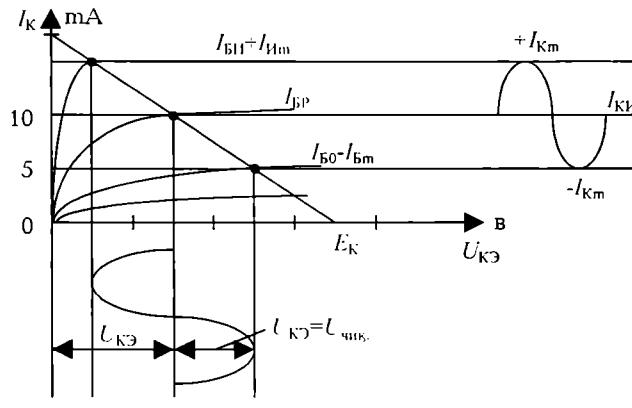
Тақсимлагич қаршилиги тарафидан бўлинган ток қийматини ҳаддан ташқари кўп олиниши кучайтириш каскадининг фойдали иш коэффициентини пасайтиради. Бу паса-йишиш тақсимлагич қаршилигидә энергиянинг йўқолиши хисобига бўлади.

Айтайлик, кириш күчләниши $U_{kip} = 0$. База-эмиттер күчләниши U_{bE} транзисторнинг PV -очиқ ўтишидан «эмиттер база» база токи I_b оқиб ўтади. Ажратувчи конденсатор C_P доимий токнинг кириш сигнали орқали ўтишига йўл бермайди.

Бу ҳолда транзистор очиқ бўлиб, актив ҳолатда бўлади. Унинг ҳолатини иш нүктаси P билан E_k нүктасидан ўтказилган юклама тўғри чизиги (E_k / R_k) белгилайди. У асосан шу транзистор базасига берилаётган ток қийматига боғлиқ (30-расм).



29-расм



30-расм.

Коллектордаги доимий ток $I_{\text{ки}}$ кучланишнинг камайишига сабаб бўлади $I_{\text{ки}}R_K$, бу эса коллектор-эмиттер кучланишини $U_{K\text{ин}}$ кўрсатади. Шундай қилиб, ажратувчи Cp_1 конденсаторидан доимий кучланиш ўтмайди, чунки чиқиш кучланиши $U_{\text{ин.}} = 0$. Схеманинг бу ҳолати доимий ток тартибидағи ҳолати деб юритилади.

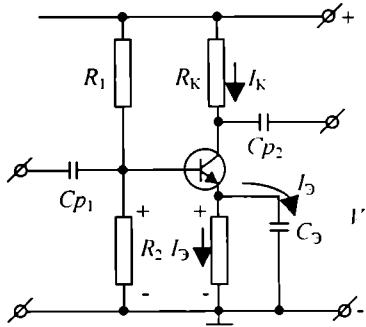
Мисол учун, ташқаридан синусоида амплитудали $U_{\text{кириш}}$ сигнами берилаётган бўлсин. Унинг таъсири, кирни характеристикасига асосланиб (29-расм), база токининг ўзгарувчан ташкил этувчи конденсатор Cp_1 дан ўтиб, эмиттер-база занжирини Cp_1 га берилаётган сигнал $+I_{\text{бн}}$ ва $-I_{\text{бн}}$ амплитуда сигнали транзисторнинг коллектор занжиридаги ток ҳолатини ўзгартиради.

Коллектор токининг ўзгариши $I_{\text{кп}}+I_{\text{кн}}$ дан то $I_{\text{кп}}-I_{\text{кн}}$ тушиш кучланишининг пульсациясини ошишига олиб келади $I_{\text{кн}}R_K$, шунингдек, кучланиш пульсацияси $U_{K\text{п}}$ ва амплитудасини $U_{K\text{п.ин}}=E_K-I_{\text{кн}}R_K$ ўзгаришига ҳам олиб келади.

Бу пульсация Cp_2 конденсатор орқали ўтиб, кучайтиргичнинг чиқишида пайдо бўлади $U_{\text{чиқ.}}=U_{K\text{Эин}}$. Бу ҳолат ўзгарувчан ток режимида ишлаш дейилади. 28-расмда кўрсатилган схема маълум бир силжиш кучланишида ишлаб, у анча турғун ҳисобланади, бироқ ташқи температурани ўзгариши иш нуқтаси P ни ўзгаришига олиб келади. Шунинг учун, уларнинг ишлашини ҳар хил термостабилизация қилиш элементларидан фойдаланиб яхшиланади.

Кучайтириш каскадида температуранинг ошиши, масалан ҳар 10° да транзисторнинг бошқарилмайдиган I_k токини икки мартағача ошириши мумкин. Кўп ишлатиладиган R_3C_2 элементи билан термостабилизация қилинган каскад 31-расмда кўрилган.

Силжиш кучланиши U_b қаршилик R_2 да пайдо бўлади ва бунга R_3 қарнишилигида ҳосил бўлаётган кучланиш таъсири этиб, у орқали доимий таъсири этувчи эмиттер токи I_3 оқиб ўтади. Температуранинг ортиши билан доимий таъсири этувчи I_k токи ошади. Шундай қилиб $I_3=I_k+I_{\text{бн}}$ ва коллектор токининг ўзгариши доимий таъсири этувчи эмиттер I_3 токининг ўзгаришига ва кучланишнинг пасайишига (тушишига) олиб келади R_3I_3 , $U_{K\text{Э}}=U_b^1-R_3I_3$. Бу ўз навбатида транзиторнинг



31-расм. Термостабилизация қилинган (R_3C_2 элементи) транзисторли кучайтириш каскади.

база I_0 токини камайышыга ҳам сабаб бўлади. Коллектор занжиридаги R , қаршилиқдан ўзгарувчан ток қолдигини айриш учун, занжирга шугу́т конденсатори уланиади. Бу конденсаторнинг сифими ўнла́б микрофарада бўниб, реактив қаршилиги $x_c = \frac{1}{2} \pi f C_0$, бу қиймат ўзгарувчан ток учун жуда кам миқдордаги қаршилик ҳисобланади.

11. ИНТЕГРАЛ МИКРОСХЕМАЛАР

Интеграл микросхемалар (ИМС) бұл элементлари ва уларның тоқори зичликда амалға оширилған күп сонли микроЭлектрон элементтерінен тұшкыл этиувчи алоҳида бирон-бір элементті асосида маълум бир функцияни бажарадыган схема йиғиш мүмкін емес. Бунга сабаб микросхема ичидегі ҳамма элементтер бир-бири билан ўзаро боғлиқ ва улар маълум бир схемани ташкил қылады. Шунинг учун микросхеманы алоҳида олинған бир қисмини ишлатыш мүмкін емес.

Микросхемалар асосан мураккаблиги ва интеграция дәражасы билан бир-бірларидан фарқланады. ИМС ўнта элементтің ўз ичига олса, буни бириңчи дәражада интеграцияяға эга дейилади, 11 дан то 100 гача бўлса, иккинчи дәражада ва ҳоказо.

Хозирги кунда олтинчи дәражада интеграциясига эга бўлган микросхемалар мавжуд ва улар 100001 дан то 1000000 гача элементларни ўз ичига олади.

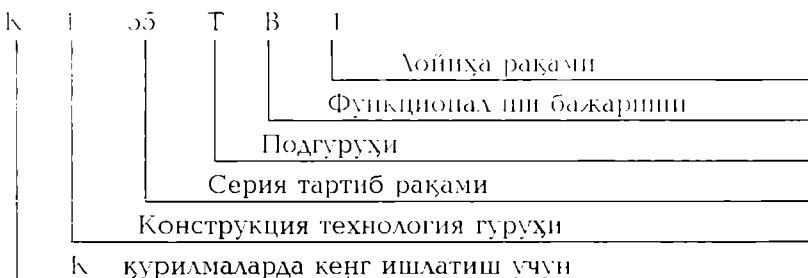
Булардан ташқари, уларнинг элементлар сони, ҳамда сифатини аниқлаш асосан тўрт гурӯхга бўлинади: кичик КИС, ўрта ЎИС, катта ИС ва юқори катталиқдаги ИС.

Ахборот сигналларини қайта ишлаши бўйича, узлуксиз ва рақамли интеграл микросхемаларига бўлинади. Уларнинг ичидеги актив транзистор типига қараб, биполяр ёки униполляр транзисторли дейиш мүмкін (9-жадвал).

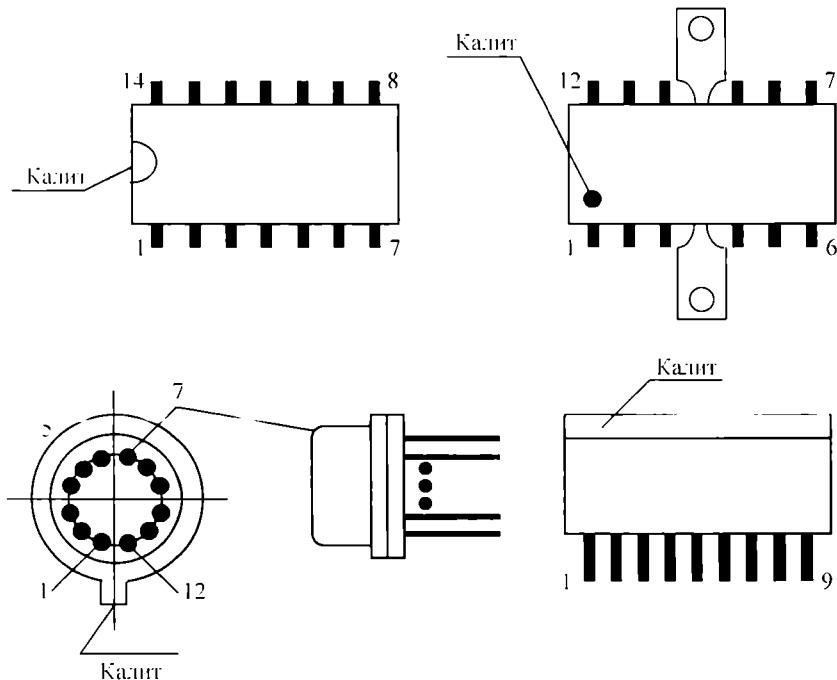
9-жадвал

| № | Гурӯхи | Нимага мослашгани | Актив элементлар | Элементлар сони |
|----|-----------------------|--|--|--|
| 1. | Кичик ИС | рақамли рақамли | Биполяр Униполляр Биполяр | 1-100 1-30 1-30 |
| 2. | Ўртача ИС | рақамли рақамли узликсиз | Униполляр Биполяр униполляр | 101-1000 101-500 31-101 31-101 |
| 3. | Катта ИС | рақамли рақамли узликсиз | Биполяр Униполляр Биполяр | 1001-10000 501-2000 101-300 101-300 |
| 4. | Юқори катталиқдаги ИС | рақамли рақамли узликсиз узликсиз | Униполляр Биполяр Униполляр Биполяр | 10000 дан юқори 2000 300 300 |

Яңрим үтказгычалар микросхемаларинин белгиланышы, мін тоға үшін құйиңдагыча.



Аңрим микросхемаларнинг құриншілари ва уларни оёқчаларининг қалитига нисбатан белгиланышы.



12. ТОВУШ БОСИМИ ВА КУЧИННИГ ЎЛЧОВ БИРЛИКЛАРИ ҲАМДА УНИНГ ДИНАМИК ДИАПАЗОНИ

12.1. Товуш босими ва кучини ўлчаш

Агар товуш босими $0,00002 \text{ н/м}^2$ бўлса, биз умуман ҳеч нарса эшитмаймиз. Бундай товуш босимига тўғри келадиган товуш кучи 10^{-12} вт/м^2 бўлиб, уни эшитилиши чегараси (ёки пороги) деб юритилади. Қолган ҳамма эшитиладиган товушлар кучи эшитилиши чегарасидан баланд бўлади ва товуш кучини баҳолаш учун децибелдан фойдаланилади. Акустика мутахассислари товуш босимини ва товуш кучини умуман ҳисоблашмасдан, бу катталикларни тўғридан тўғри эшитиш чегарасидан бошлаб децибелда ифодалайдилар.

Масалан, $0,001 \text{ вт/м}^2$ ўрнига «Товуш кучи 90 децибел» ёки $0,02 \text{ Па} = 0,02 \text{ н/м}^2$ ўрнига «Товуш босими 60 децибел», деб айтишади. Товуш кучайиши ёки пасайишини баҳолашда децибел жуда кенг қўлланилади.

12.2. Эшитиладиган товушнинг динамик диапазони

10-жадвалнинг биринчи устунида товуш кучи босимининг вт/м^2 даги қийматлари, иккинчи устунида эса товуш босими (ньютон/квадрат метрда) келтирилган. Учинчи устунда эса мос босим ёки кучга тўғри келадиган товуш эшитиш чегарасидан қанчалик юқорилиги децибелларда кўрсатилган.

10-жадвал

| Товуш кучи вт/м^2 | Товуш босими н/м^2 (Па) | ДБ | Мисоллар |
|----------------------------|----------------------------------|----|---|
| 10^{-12} | $2 \cdot 10^{-5}$ | 0 | Эшитиш чегараси (пороги) |
| 10^{-11} | $6,5 \cdot 10^{-5}$ | 10 | Бир метр масофадаги секин сўзланган гап |
| 10^{-10} | $2 \cdot 10^{-4}$ | 20 | Тинч боғдаги шивирлар |
| 10^{-9} | $6,5 \cdot 10^{-4}$ | 30 | Тинч хонадаги гижжак овози |
| 10^{-8} | $2 \cdot 10^{-3}$ | 40 | Ўртача мусиқа овози |
| 10^{-7} | $6,5 \cdot 10^{-3}$ | 50 | Ойнаси очиқ хизмат қабинетидаги шовқин |
| 10^{-6} | 0,02 | 60 | Бир метр масофадаги гаплашиш овози |
| 10^{-5} | 0,065 | 70 | Трамвай ичидаги шовқин |
| 10^{-4} | 0,2 | 80 | Кўча шовқини |
| 10^{-3} | 0,65 | 90 | Катта оркестрдаги фортессимо овози |

10-жадвалнинг давоми

| | | | |
|--------|-----|-------|--|
| - 0,01 | 2 | - 100 | <u>Автомобиль шовқини</u> |
| 0,1 | 6,5 | 110 | Бүгеда ишлайдиган ятчии машинаси овози |
| 1 | 20 | 120 | 5 метр масофадаги реактив двигатель шовқини |
| 10 | 65 | 130 | Эшитишнинг юқори чегараси, қулоқда оғриқ тайдо бўлишига олиб келади. |

12.3. Микрофонлар ва радиокарнайлар

Бугунги кунда микрофонларнинг кўп турлари мавжуд бўлиб, улар ишлатилиш жойига қараб танлаб олинади. Микрофонларларнинг турлари: кўмирли, электр динамики, радиомикрофонлар ва ҳоказо. Микрофонларнинг асосий вазифаси кичик сигналларни қабул қилиб олиб, уларни электр энергиясига айлантириш ва уни кучайтиргичнинг киришига беришдан иборат. Кучайтиргич бу кичик сигналларни керакли миқдорда кучайтириб, радиокарнайларга узатади. Микрофонлар ишлатилиши жойига қараб тўғри танлаб олинса, кириш ҳалақитлари ҳам шунча кам ва чиқишидаги овоз шунча тоза бўлади. Ҳозирги кунда микрофонларга бўлган катта талаблар, микрофонларнинг янги-янги турларини келиб чиқишига сабаб бўлмоқда. Микрофонларни тўғри ишлатиш жараёнида, микрофон билан кучайтиргич ўртасидаги боғловчи экранли кабель симининг ҳам катта таъсири бор. Агар бу кабелнинг узунлиги ва қаршилиги тўғри танлаб олинмаса ҳам кучайтиргичнинг чиқиши сигналига катта салбий таъсир кўрсатади.

Юқорида тилга олинган радиомикрофонга келсак, бу микрофоннинг қуляйлик тарафлари шундаки, бу ерда микрофон билан кучайтиргич орасидаги боғловчи кабель йўқ. Бунинг ўрнига маълум бир радиусга мўлжалланган жуда кичик қувватга эга бўлган радиоузатгич тўғридан-тўғри микрофон қутисига жойлаштирилган. Микрофондан чиқаётган сигнал радиоузатгич киришига берилиб, маълум бир частота билан белгиланган радиус бўйлаб тарқалади ва залдаги радиокарнайлар ичига ўрнатилган приёмник бу сигнални қабул қиласди, кучайтиради ва радиокарнайларга эшиттириш учун беради.

Ҳозирги кунда микрофонлар ва радиокарнайлар радиотехника қурилмаларида, мусиқий овоз ёзиш ва эшиттириш қурилмаларида, санъат саройларида, ҳатто фазодан туриб ер билан бевосита ахборот алмашишда ҳам кенг ишлатилмоқда.

Энди бир оз радиокарнайларга тұтталсак. Улар ҳам мінк телефондарға үхшаб, түрмі-тұман қувваттарға ва частоталарға ега.

Радиокарнайлар бириңчи бўлиб 1885 йилда Петербургда Охорович томонидан кашф этилган.

Овоз частотасининг токи I билан таъминланганда электр динамиқда куч ҳосил бўлади ва унинг ўрамида бўйлама тўлқин ҳосил қиласди.

$$f \sim I \cdot B.$$

$$B=6000 \div 9000 \text{ гаусс.}$$

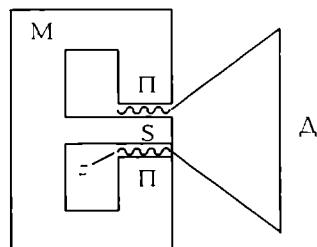
B индукцияли магнит майдони

Δ диффузор

z ғалтак (чўлғам)

Радиокарнайнинг асосий характеристикаларидан бири унинг сизгирлигидир:

$$I = \frac{P}{U} \text{ бар/в,} \quad (44)$$



бу ерда, P овоз босими, радиокарнайдан маълум бир масофа (тахминан 1 м),

U диффузор чўлғамидағи кучланиш.

Радиокарнайнинг сизгирлиги сигналнинг частотаси ёки амплитудасига боғлиқ. Ихтиёрий боғлиқлик I_0 танлаб олинниб, чексиз катталик топилади.

$$\alpha = 10 \lg \frac{I}{I_0} \text{ дБ.}$$

Сизгирликнинг 10^n ўзгариши α ўзгаришига жавоб бўлиб, у 10^n дБ дан иборат.

Бунинг шундай қабул қилинишига сабаб, бизнинг овознинг эшлиши органларимизни қабул қилиш даражасидир.

Радиокарнайларни кучайтиргич чиқишидаги қувватга мос қилиб танлаш мутахассис томонидан амалга оширилади. Акс ҳолда, нотўри танлаб олинган радиокарнайлар тез ишдан чиқиши мумкин. Радиокарнайларни тўғри ўрнатилиши ҳам катта маҳорат талаб қиласди. Уларнинг энг кўп ишлатиладиган типлари электродинамик радиокарнайлардир.

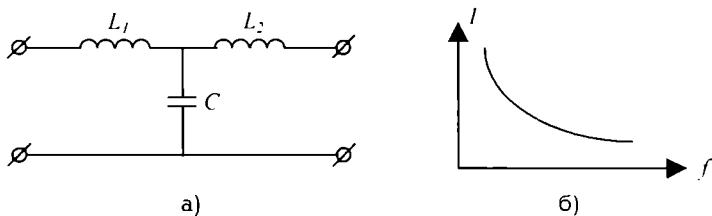
13. Электр фильтрлари ҳақида түшүнчә

Фильтрлар асосан радиотехникада, автоматика ва телемеханика қурилмаларида ва овоз техникаларында сигналларни ажратып ёки текисләп учун хизмат қилади. Фильтрларнинг ишләши асосида индуктивлик бўлиб, юқори частотали токларни ушлаб қолиб, кичик частотали токларни ўтказиш ётади (доимий ташкил этувчи токлар). Шунингдек, сифимлар юқори частотали токларни ўтказиб, кичик частотали токларни ушлаб қолади ва токнинг доимий ташкил этувчисини ҳам умуман ўтказмайди.

Ҳар қандай фильтр ҳар хил кўринишда уланган сифимлар (C) ва индуктивлик (L) лардан ташкил топади ва ўзидан бирон-бир частота оралиғидаги сигналларни ўтказади ёки ўтказмайди.

Кичик частотали фильтрлар

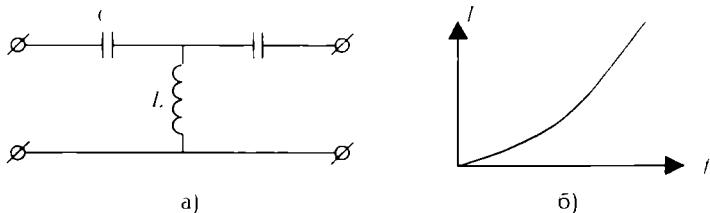
Кичик частотали фильтрлар ўзидан кичик частотали сигналларни ўтказади. Кичик частотали токлар индуктив фалтакидан осон ўтади, конденсатордан эса жуда ёмон ўтади. Индуктивлик фалтакларидан тузилган кичик частотали L , C фильтрларининг схемаси ва характеристикаси 32-расм (а,б) да кўрсатилган.



32-расм. Т-кўринишдаги кичик частотали фильтр (а) ва унинг характеристикаси (б).

Юқори частотали фильтрлар

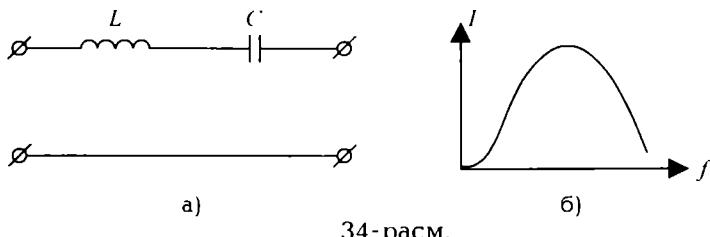
Юқори частотали токлар конденсаторлардан яхши ўтиб, фалтакда тутилади. Шунинг учун кичик частотали фильтрлар, резонанс частотасидан ошган токларга қаршилик кўрсатади. Юқори частотали токлар конденсаторлардан осон ўтади, индуктив фалтакларидан жуда ёмон ўтади. Юқори частотали фильтрларнинг схемаси ва характеристикаси 33-расм (а,б) да келтирилган.



33-расм.

Оралиқ фильтрі

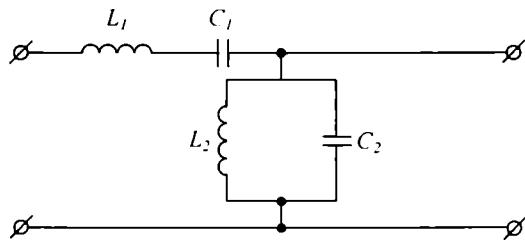
Оралиқ фильтрі маңлым бир частотадаги ёки частота оралиғидаги сигналларни үткәзади, қолғанларини эса тутиб қолади. Оралиқ фильтрининг схемаси 34-расм (а) ва характеристикасы (б) да күрсатилған.



34-расм.

Бундай фильтр резонанс частотасига тұғри келған частотадаги токни бемалол үтказиш ва бошқа частоталардаги токларни маңлум миқдорда ушлаб қолиши мүмкіншілігінде жоғары.

$$f_0 = \frac{1}{2\pi \cdot \sqrt{L \cdot C}} \quad (45)$$

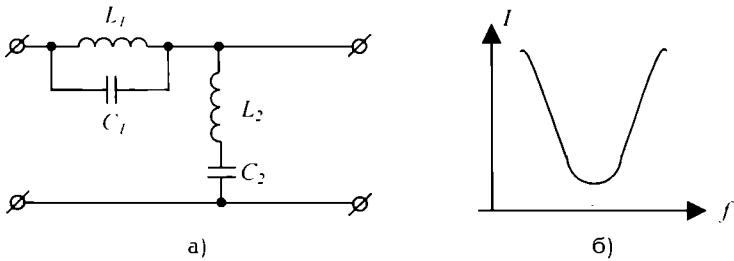


35-расм.

Оралиқ фильтр занжири L_1C_1 , орқали маълум U кучланиши-ни аппаратга ўтказишга мўлжалланган. L_2C_2 белгиланган резонанс-частотасига мосланган (35-расм). Бу контур белгиланган частотани тебронишига катта қаршилик кўрсатади. Бунинг оқибатида оралиқ фильтрдан фақат маълум частотадаги сигнал ўтади, ундан юқори ва кичик частотага тўғри келадиган сигналлар аппарат қисмига ўтмайди.

Тўсувчи фильтрлар

Тўсувчи фильтрлар асосан маълум частотадаги токларни ушлаб қолиб, шу оралиқка тўғри келмайдиганларини ҳаммасини ўтказади. Бундай фильтрнинг схемаси 36-расм (а) ва характеристикаси (б) да келтирилган.

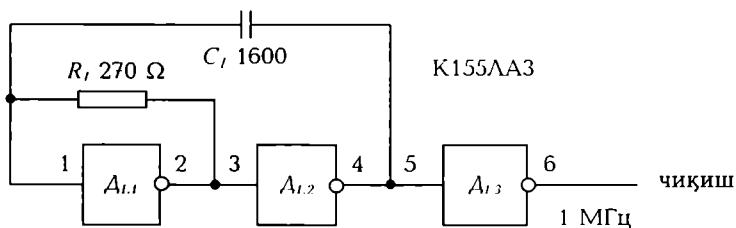


36-расм.

14. Автогенераторларнинг ҳар хил кўринишилари ва уларни ҳисоблаш

Доирги кунда интеграл микросхемалар электрон мусиқий асбобларда кенг қўлланилмоқда. Бу электрон қўрилмаларда ҳар хил частоталарни берадиган автогенераторлар ёнг қулад ва арzon элемент базаларида қўрилмоқда ва улар мусиқий асбобларда кенг ишлатилмоқда. Овоз техникаларига хизмат кўрсатувчи мутахассислар бу оддий автогенераторларнинг тузилиши, ишлаши ва уларнинг ҳар хил частоталарга мўлжаллаб ҳисоблашни ҳам билишлари керак. Бу бўлимда мана шунга ўхшашиб масалалар кўрилиб, уларнинг ҳисоблари ҳам берилган.

Оддий автогенератор асосан иккита инвертордан ташкил топади ва унинг кучайтириш коэффициенти K_u унча катта эмас. Шунинг учун, автогенератор 37-расмда кўрсатилганидек микросхема ичидаги учта ёки тўргта инвертордан ташкил топиши мумкин.



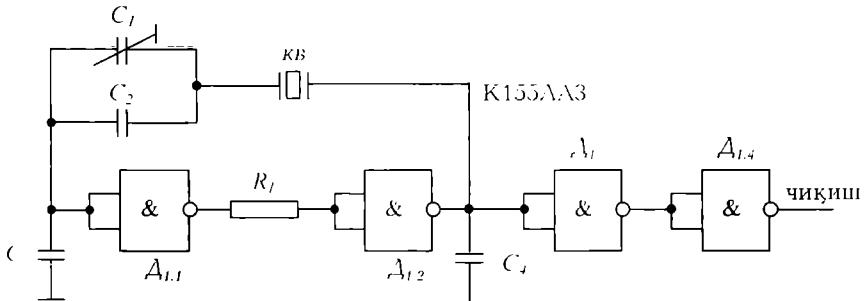
37-расм.

Мусбат қайта алоқа конденсатори C_1 иккала A_{L1} ва A_{L2} элементларига уланган. Бу ерда A_{L1} элемент чизиқли кучайтириш режимида ишлайди. Қаршилик R_1 орқали манфий қайта алоқа ташкил қилинган. A_{L3} элемент бу схемада буфер вазифасини ўтайди ва нагруззанинг таъсирини автогенератор частотасига таъсири этмаслигини таъминлайди.

37-расмда кўрсатилган автогенератор частотаси қуйидаги формула билан ҳисобланади:

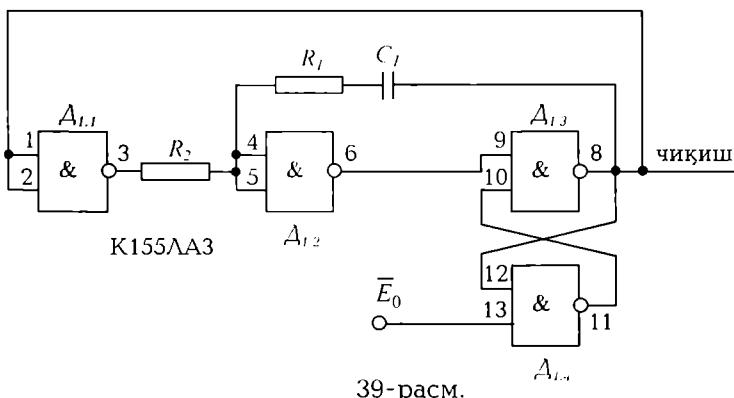
$$f = \frac{1}{3} (R_1 \cdot C_1) \quad (46)$$

38-расмда худди олдингига ўхшашиб, лекин частотаси кварц резонатори билан стабилизация қилинган автогенератор схемаси берилган.



38-расм.

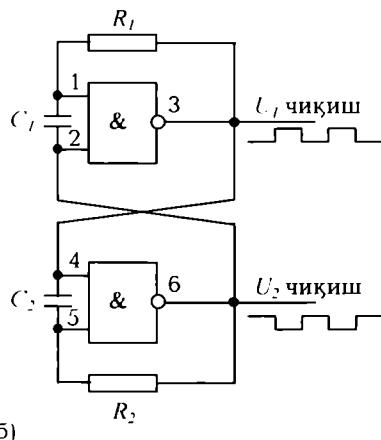
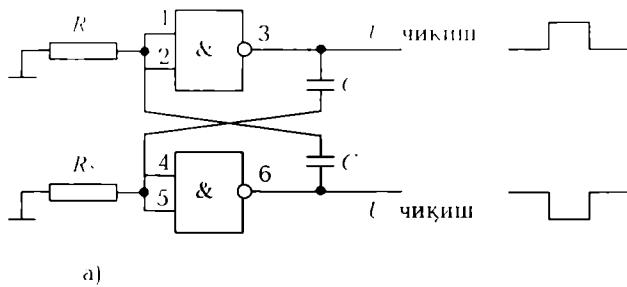
39-расмда мультивибратор асосида йигилган генераторни бошқариш схемаси көлтирилған.



39-расм.

Агар \bar{E}_0 киришига паст миқдордаги күчланиш берилса, $A_{I,3}$ элементининг иккинчи киришига (10) юқори миқдордаги күчланиш келади ва $A_{I,3}$ чиқишида генератор сигналы ҳосил бўлади. Агар \bar{E}_0 киришига юқори миқдордаги күчланиш берилса, $A_{I,3}$ нинг (10)-оёғида кичик потенциал бўлганлиги учун генератор чиқишидаги сигнал паст миқдордаги сигнал бўлади.

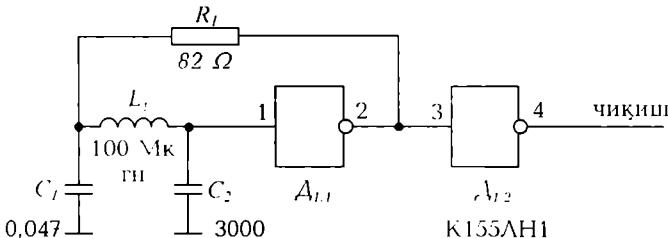
Икки фазали чиқишли автогенератор схемаси 40-расм (а,б)да кўрсатилган.



40-расм.

40-расмнинг а) ва б) схемалари уларнинг вақтни белгиловчи конденсаторлари ва қаршиликлари билан фарқланади. 40,а-расмдаги схеманинг чиқиш частотаси, агар $C_1=C_2=100$ пф бўлса, 2 МГц бўлади.

Агар 40,б-расмдаги конденсаторлар сифими $C_1=C_2=200$ пф бўлса, унинг чиқиш частотаси 1 МГц га teng бўлади. Конденсаторларнинг қийматини ўзgartириб, автогенераторнинг чиқиш частотасини ўзgartириш мумкин.



41-расм. Тебраниш контурлы автогенератор схемаси.

Бу автогенератор частотасы қүйидеги формула билан хисобланади:

$$f = \frac{1}{(2\pi\sqrt{L \cdot C_s})}, \quad (47)$$

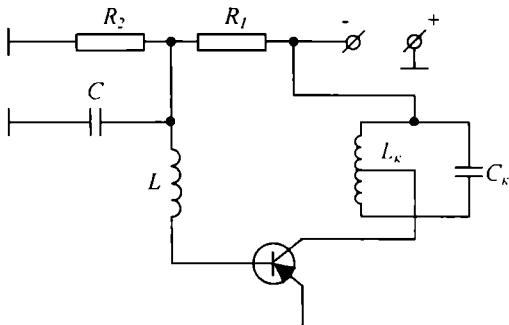
бу ерда, $\pi = 3,14$ доимий катталик;

L индуктивлик;

C_s параллел уланган C_1 ва C_2 конденсаторларнинг эквивалент сиғими, ёки

$$C_s = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}$$

Бу схеманинг яхши тарафи унинг битта инвертор элементидан ташкил топғанлығидир.

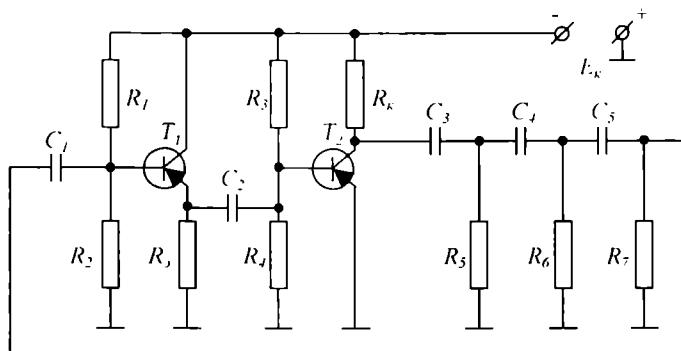


42-расм. LC типидаги автогенератор схемаси.

Бұл схеманың төбәраниш частотасы:

$$f_0 = \frac{1}{(2\pi\sqrt{L_k \cdot h_k})} \quad (48)$$

бу ерда, L_k , C_k – төбәраниш контурининг индуктивалығы ва сиғимми.

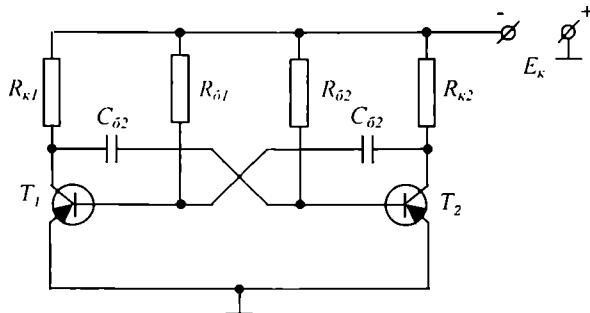


43-расм. RC типидаги автогенератор схемаси.

Бундай күренишили автогенераторнинг частотаси қуйидаги формула билан топилади:

$$f_0 = \frac{1}{(2\pi\sqrt{6 \cdot R \cdot C})}, \quad (49)$$

бу ерда, R , C – қайтиш занжирида турған қаршиликлар ва сиғимлар қийматы.



44-расм. Транзисторлы мультивибраторнинг схемаси.

Тебраниш даври қүйіндеги формула билен топилади:

$$T = 0,7 \cdot (C_{\bar{a}1} \cdot R_{\bar{a}1} + C_{\bar{a}2} \cdot R_{\bar{a}2}), \quad (50)$$

Бу ерда, $C_{\bar{a}1}$, $C_{\bar{a}2}$ транзисторнинг база занжиридеги конденсаторлар сифими;

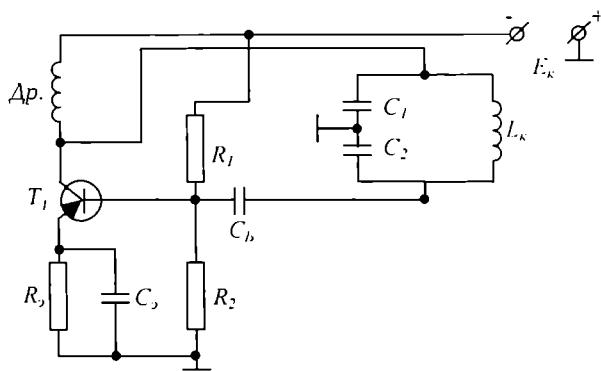
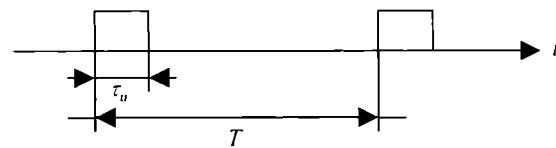
$R_{\bar{a}1}$, $R_{\bar{a}2}$ база занжиридеги қаршиликлар.

Импульс сигналининг чуқурлығы

$$Q = T/\tau_u, \quad (51)$$

Бу ерда, T импульс сигналининг даври;

τ_u импульсни үтиш вақти.



45-расм. Транзисторлы автогенераторнинг схемаси.

42-мисол. 45-расмда көлтирилган автогенераторнинг тебраниш частотаси $f_0 = 2$ МГц. Агар конденсаторлар мос тарзда $C_1 = 430$ пФ, $C_2 = 1000$ пФ болса, контурнинг индуктивлигі L_k топилсін.

Ечиш. Формулага асосан автогенераторнинг тебраниш частотаси

$$f_0 = \frac{1}{(2\pi\sqrt{L_k \cdot C_{y_{yym}}})}$$

Бұл ерда, умумий сиғим:

$$C_{y_{yym}} = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2} = \frac{430 \cdot 1000}{430 + 1000} = 300 \text{ пф.}$$

Контурнинг индуктивлиги

$$L_k = \frac{1}{(4\pi^2 f_0^2 \cdot C_{y_{yym}})} = \frac{1}{(4 \cdot 3,14^2 \cdot (2 \cdot 10^6)^2 \cdot 300 \cdot 10^{-12})} = 21 \text{ мкГн.}$$

43-мисол. Агар контурнинг резонанс вақтидаги қаршилиги $R_{k,rez} = 20 \text{ кОм}$, контур қаршилиги $r_k = 20 \text{ Ом}$, контур сиғими $C_1 = C_2 = 410 \text{ пф}$ га тенг бўлса, 45-расмда келтирилган сиғимли қайта боғланган генераторнинг тебраниш частотаси f_0 топилсан.

Ечиш. $R_{k,rez} = q \cdot R_{601}$.

Бундан $q = R_{601}/r_k$, q тебраниш контурининг сахийлиги (добротность).

$$R_{601,k} = \sqrt{R_{k,rez} \cdot r_k} = \sqrt{20 \cdot 10^2 \cdot 20} = 632 \text{ Ом},$$

$$C_{y_{yym}} = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2} = 205 \text{ пф.}$$

Частота

$$f_0 = \frac{1}{2\pi \cdot C_{y_{yym}} \cdot R_{601,k}} = \frac{1}{2 \cdot 3,14 \cdot 205 \cdot 10^{-12} \cdot 632} = 1,2 \text{ МГц.}$$

44-мисол. Транзисторли мультивибратор (44-расм) учун импульслар орасидаги вақт τ_2 топилсан. Бунда $R_{61} = 10 \text{ кОм}$, $C_{61} = 0,01 \text{ мкФ}$.

Ечиш. (51) формулага асосан импульс чуқурлиги (скважность)

$$Q = T/\tau_u = (\tau_1 + \tau_2)/\tau_1.$$

Бу ердан импульслар оралиғидаги вақт

$$\tau_2 - \tau_1 \cdot (Q-1) = 0,7 \cdot R_{61} \cdot C_{61} \cdot (Q-1) = 0,7 \cdot 10 \cdot 10^3 \cdot 0,01 \cdot 10^{-6} \cdot (20-1) = 1,33 \text{ мс.}$$

15. АТОМ ЯДРОСИ ФИЗИКАСИ

Атом ядроси ва элементлар зарралари физика курсида жуда кўп тилга олинади. Бизга маълумки, атом ядродан ва электронлардан тузилган. Бу атом ядроларининг тузилишини ва уларнинг айланашини ўрганувчи фан йўналишини ядро физикаси деб юритилади.

Барча кимёвий элементлар ўзларининг атомларини ҳар хил бўлишига қараб, улар бир-бирларидан физик, кимёвий жиҳатларидан фарқланаб, ички тузилишлари, оғирлиги, атом оғирликлари, шахсий энергиялари ва бошқа параметрлари билан фарқланади. Мисол учун, водород атоми ўзининг таркиби билан кислород атомидан ва уран атомидан фарқланади.

Атомларниң ўлчами ва уларнинг массалари жуда кичик бўлади. Масалан, водород атомининг массаси $m = 1,67 \cdot 10^{-24}$. Бу шундан далолат берадики, бир грамм водород таркибида тахминан $6 \cdot 10^{23}$ миқдордаги атом бўлади.

Кимёвий элементлар атом оғирликларининг тахминий ўлчов бирлиги қилиб кислород атоми оғирлигининг $\frac{1}{16}$ қисми қабул қилинган. Д.И.Менделеевнинг кимёвий элементлар даврий жадвалида ҳамма кимёвий элементларининг атом оғирликлари келтирилган. Бу жадвалдан бизга маълум бўлишича энг енгил атом водород атоми бўлиб, унинг атом оғирлиги 1.008 га teng, углеродники 12, кислородники 16 ва ҳоказо. Баъзи оғир кимёвий элементларининг атом оғирликлари, водород атом оғирлигидан тахминан икки юз марта кўп. Симобнинг атом оғирлиги 200,6, радий элементининг атом оғирлиги 226 ва ҳоказо. Менделеев даврий жадвалининг пастки сатрларида жойлашган кимёвий элементларининг атом оғирликлари юқори ҳисобланади.

Агар жадвалда бир хил рақамда жойлашган кимёвий элементлар бир хил кимёвий тузилишга эга бўлиб, атом оғирликлари бўйича фарқланса, уларни изотоплар деб юритилади. Изотоплар кўплаб кимёвий элементларда топилган. Хлор иккита изотопга эга, кальций тўртта, рух бешта, қалай ўн тўртта ва ҳоказо.

Моддаларнинг атом тузилишининг электрон назариясига асосланиб, ҳар қандай кимёвий элемент маркази ядродан ва унинг атрофида айланётган элементлардан тузилган бўлади.

Атом ядроси асосан бир неча элементар заррачаларнинг протонларини ўз ичига олади. Агар сиз атом тузилишини ва ундаги физик ҳамда кимёвий жараёнларни билмоқчи бўлсангиз, кам бўйса-да атом қисмини ташкил этувчи электрон заррачаларининг асосий характеристикалари билан таниш бўлишингиз керак.

Электрон – жәдә кічік заряда бўлиб, у табиатда жувада кам учрайдипан манғий элекстр зарядып. Электрон ҳам бошқа заррачалар каби унинг массасига ога. Унинг тинч ҳолатдаги массаси

$$m_0 = 9,1 \cdot 10^{-31}$$

Электроннинг массаси худди бошқа элементар заррачалар каби унинг ҳаракат тезлигига боғлиқ бўлади. Электронни ҳаракат тезлигининг ошиши, унинг массасининг ошишига сабаб бўлиб, бу ҳодиса асосан электромагнит хоссасига боғлиқ экани кузатилади. Бу шундан далолат беради, ҳаракатланасетган электронда электромагнит майдони бўлиб, унинг массаси ва электромагнит энергияси бўлади. Электрон қанча тез ҳаракатланса, электромагнит майдон инерцияси шунча кўпаяди, массаси ва электромагнит энергияси ҳам ортади.

Электроннинг тинч ҳолатдаги массаси ва ҳаракат тезлигига қараб, ҳаракатдаги электроннинг массаси қўйидаги формула билан топилади

$$m_v = \frac{m_0}{\sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}}, \quad (52)$$

бу ерда, m_v – ҳаракатдаги электрон массаси, граммда;

m_0 – электроннинг тинч ҳолатдаги массаси, граммда;

v – электрон ҳаракатининг тезлиги, секундига сантиметрларда (см/сек);

c – $3 \cdot 10^{10}$ см/сек ёруғлик тезлиги.

Атом ядроиси таркибига электрондан ташқари протон ва нейтрон заррачалари киради. Протон мусбат элекстр заряди бўлиб, унинг абсолют қиймати зарядланган электрон қийматига teng Протон массаси $1,67 \cdot 10^{-24}$ га teng ва бу тинч ҳолатдаги электрон массасидан 1840 марта кўпдир.

Электрон ва протонлардан фарқли бўлган нейтрон элекстр зарядига эга эмас. Шунинг учун, бу элементар заррачалар электроннейтрал ҳолатда бўлади деб ҳам тушунилади. Амалда нейтрон массаси протон массасига teng ($1,67 \cdot 10^{-24}$ г).

15.1. Атом ядросининг энергияси

Масса билан энергиянинг боғлиқлик қонуни ҳар қандай материал учун қатъий ҳисобланиб, қўйидаги формула билан ифодаланади:

$$W = m \cdot c^2 \quad (53)$$

бу орда, W – материалнинг энергияси, эрг;да;

m – материалнинг массаси, граммда;

c - $3 \cdot 10^{10}$ см/сек ёруғлик тезлиги, сантиметр се-кундада.

Материалнинг ўзидан энергия ажратган вақтдаги массаси ўзгаришини массанинг энергияга айланиб кетиши дейиш түфри эмас. Ҳар қандай энергиянинг тарқалиши массанинг сақланиб қолишини таъминлайди ва умумий энергия миқдори ҳам сақланади. Кимёвий элемент атоми ядросида бўладиган ядро реакцияси жараёни эса нисбатан бошқачароқ кечади.

15.2. Ядро реакцияси

Ядро реакцияси бу бир атомнинг ядроси бошқа атомнинг ядросига айланиши мумкин бўлган физик жараён ҳисобланади. Шу реакцияда қатнашган ядро материали, мисол учун, атом бомбасини портлаши граммларда ўлчанадиган массани йўқолишига олиб келади. Шунингдек, жуда катта ядро (атом) энергияси ҳам ажралади. Мисол учун, атом бомбаси портлашида ядро материалининг массаси бошқа массага айланади ва агарда унинг оғирлиги 10 гр бўлса, унинг ажратадиган энергияси қуйидагига тенг бўлади:

$$W = m \cdot c^2 = 10(3 \cdot 10^{10})^2 = 2 \cdot 10^{21} \text{ эрг ёки } 216 \cdot 10^9 \text{ катта калория.}$$

Эслатма. 1 эрг = $0,24 \cdot 10^{-10}$ катта калорияга тенг.

Демак, ядро материалининг 10 гр массаси ажратган энергия миқдори икки юз ўн олти миллиард катта калорияга тенг экан. Бундай иссиқлик энергиясини олиш учун 30000 тонна юқори сифатли тошкўмир сарфлаш керак бўлар эди. Атом ядросидан энергияни икки йўл билан ажратиш мумкин:

1. Мураккаб атом ядросининг парчалаш йўли билан оддий уран ядросини ёки плутонни олиш;

2. Бунга тескари ҳолат, яъни мураккаб атом ядросига оддий атом ядроларини қўшилиши ҳисобига оғир атом ҳосил қилиш. Мисол учун, гелий атом ядросига жуда юқори оғирликка эга бўлган водородни қўшилишидан оғир атом ҳосил бўлади.

15.3. Уран атом ядроси реакциясини атом бомбасида ишлатилиши

Габиатдан қазиб олинган уран таркибида унинг уч изотопи мавжуд бўлади. Улардан бирининг атом оғирлиги 238, иккинчисиники 235 ва учинчисининг атом оғирлиги 234 га тенг.

Табиатдан олинган ураннинг асосий изотопи уран 238 ҳисобланаб, унинг таркибида асосан 99,3% табиий тоза уран мавжуд. 235 уран изотопи, табиий уран таркибида фақат 0,7% ни ташкил қиласди ва ниҳоят 234 уран изотопи табиий ураннинг 0,006% ини ташкил қиласди.

234 уран изотопи табиий ураннинг жуда кичик фоизини ташкил қилгани учун уни тажрибада қўллаш мумкин эмас.

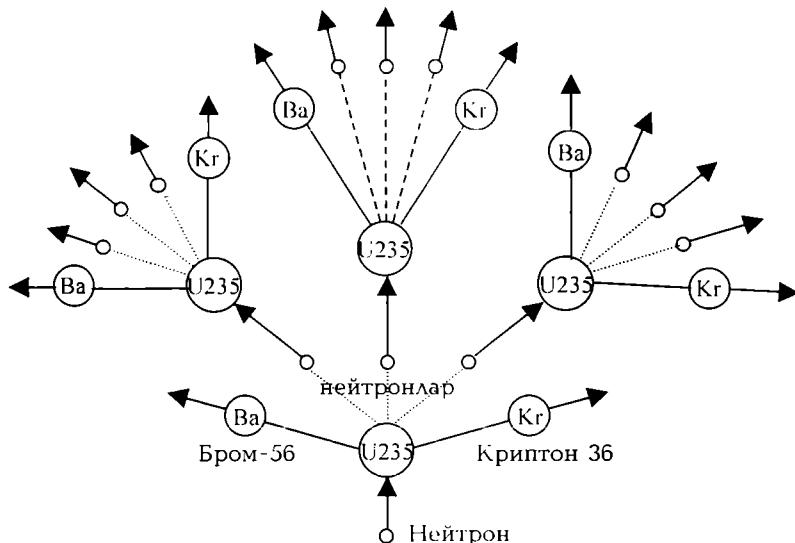
238 уран ядроси ўзининг катта мустаҳкамлиги билан 235 уран ядросидан фарқ қиласди. 238 уран ядросини 10-15 минг километр/секунд тезлик билан учиб келаётган нейтрон билан парчалаш мумкин. Агар 238 уран ядросига тезлиги катта бўлмаган нейтрон таъсир этса (ўнлаб км/сек), у парчаланмайди ва бу нейтронни ўзига ютади ва бунинг оқибатида нептун ядросига айланади ва кейин эса плутонийга айланаб, 92-катақда турган уран билан қўшни бўлади ва элементлар жадвалидаги 93- ва 94-катақлардан ўрин олади.

235 уран атоми эса аксинча, жуда катта мустаҳкамлика эга эмас. Бунга кичик тезлиқдаги нейтрон таъсир этса бўлгани, у парчаланади. Лекин, маълумки 235 уран изотопи табиий уран таркибида жуда кам миқдорда бўлганлиги учун, кучли ядро реакциясини олиш анча қийин. Бунинг учун тоза 235 уран материали етарли миқдорда бўлиши керак.

15.4. Уран 235 нинг ядро реакцияси

Бу жараён қуйидагича амалга оширилади. Мисол учун, қандайдир нейтрон уран 235 атомининг ядросига таъсир этди. Бунинг оқибатида атом ядроси икки бўлакка парчаланади. Биринчиси барий 56 ва иккинчи бўлаги криpton 36 (лантан 57 ва бром 35 ларга) айланади. Улар ҳар тарафга катта тезлик билан сачрайди. 235 уран атомининг парчаланиши оқибатида учта тез нейтрон ажралади (иккимчина нейтронлар), буларнинг ҳар бири йўлида учраган атом ядроларини парчалантиради. Бунинг оқибатида учта янги уран 235 атом ядроси парчаланади ва оқибатда ҳаммаси бўлиб тўққизта тез нейтрон пайдо бўлади. Ўз навбатида тўққизта янги атом ядроси парчаланиши оқибатида йигирма еттита тез нейтрон ҳосил бўлади. Сўнгра, йигирма еттита атом ядроси парчалантирилиб, саксон битта нейтрон ҳосил қилинади ва ҳоказо. Бу жараённи уран 235 ядро атоми парчаланишининг занжир реакцияси деб юритилади (46-расм). Бу жараён жуда тез ўтади ва оқибатда атом порт-

лаши рүй беради. Бунинг оқыбатыда жұда катта энергия аж-
ралади ва буни атом энергиясын үзилади. Атом портлашының
кучи (1 кг ядро материалы) ишләтилганда 16000000 юқори си-
фатты портловчы моддани сарғылаб ҳосил қилингандык портлаш
кучига теңедір.



46-расм. Уран 235 ядро атомининг парчаланиш занжир реакцияси.

Энг катта ядро энергиясini термоядро реакцияси беради. Термоядро реакцияси вақтида энергия бир неча марта оғир ядрони парчаланиш реакциясидан иборат бўлади. Бунини учун оғир гелий ядро атомини ташкил этувчи оғир водород ядросидан (дейтерия) ва юқори оғирлиқдаги водород ядроси (трития) дан фойдаланилади.

Дейтерия ядроси асосан битта протон ва битта нейтрондан ташкил топган бўлади.

Трития ядроси битта протондан ва иккита нейтрондан ташкил топган. Юқори даражадаги иссиқлик (бир неча миллион градус) таъсирида дейтерия ядроси трития ядроси билан қўшилиб оғир гелий ядросини ҳосил қиласади. Бу ҳол атом портлаши пайтида содир бўлади. Оғир гелий ядроси иккита нейтрон ва иккита протондан ташкил топади. Тўғри йўналишдаги битта нейтрон жуда юқори тезлик билан ўраб турган мухит томон ҳаракатланади.

Ядро (атом) энергияси тинчлик мақсадлари учун ҳам ишлатилиши мумкин. Буларга мисол сифатида атом электростан-

цияларини көлтириши мүмкін, бунда асосаи уран 238 материалы ишлатилиши мүмкін.

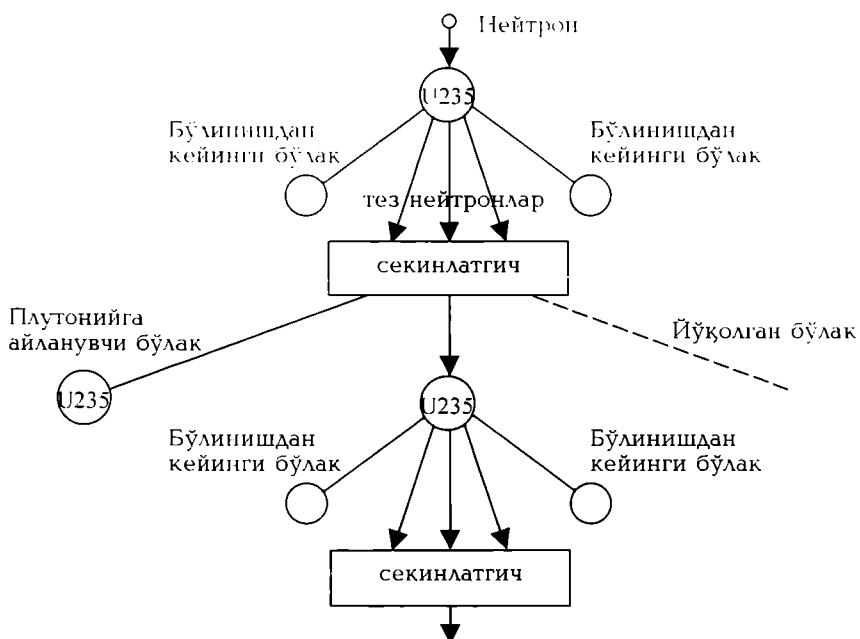
238 уран ядроси, юқорида айтиб үтгаганидек, кичик тезликдеги нейтрон билан урилганида парчаланмайды. Бунин оқибатида секин тезликдеги нейтронни ютиб, құшни элементтептүн ядросига айланады. Үндән кейин эса унга құшни бўлган плутоний ядросига айланади. Ядро реакцияси таъсирида олинган плутоний элементи радиоактив ҳисобланади. Ўзидан алға шурларини тарқатувчи плутоний ядро атоми (оғир гелий ядро атоми) уран 235 ядро изотопига айланиб, актив ядро ёқиғиси ҳисобланади.

Плутоний ядроси жуда керакли элемент ҳисобланади. Биринчидан плутоний ядроси секин тезликдеги нейтрон билан парчаланади ва ўзининг кимёвий таркибиға кўра урандан фарқланади. Уран 238 ядро реакцияси пайтида плутоний элементини ажратиб олиш учун ишлатиладиган қурилмани, атом реактори деб юритилади.

Атом реактори ичига табиий уран изотопларидан уран 238 ва уран 235 қўйилади. 235 уран ядросига секин тезликка эга бўлган нейтрон таъсир эттирилиб парчаланади ва бу парчаланиш оқибатида у енгил кимёвий элемент ядроларига айланади. Шунингдек, уран 235 ядродан учтадан тез нейтрон ажралади. Бу нейтронлар йўлига реактор ичига маҳсус киритилиб қўйилган модда (мисол учун графит) секинлатгич ролини баъзаради (47-расм). Секинлатгичнинг асосий вазифаси тез нейтронни кинетик энергиясининг бир қисмини ўзига олиш ва унинг тезлигини секинлаштиришдан иборат.

Уран 235 ядроси парчаланганда тез нейтронлар 238 уран ядро атомларига таъсир этмаслиги учун шундай қилинади. Секинлантирилган битта қисм нейтрон уран 235 ядро атомини парчалаша ға давом этади ва бунинг оқибатида атом реактори ичидаги узлуксиз занжир реакцияси давом этади. Бу жараён жуда тез рўй бермайди ва портлашларсиз секин боради. Бунга асосий сабаб, уран 235 ядро атомини сони уран 238 ядро атомидан анча камлиги бўлади. Бошқа секинлантирилган нейтронларни уран 238 ядро атоми ютади ва уни плутоний ядро атомига айлантиради.

Шундай қилиб, атом реакторининг асосий вазифаси ёқиғи сарфлаш билан бир пайтда ядро ёқиғиси ҳисобланган плутонийни олишдан иборатdir. Агар атом реакторида бир йил ичидаги бир тонна уран 235 ядро ёқиғиси сарфланса, бир тонна янги ядро ёқиғиси плутоний элементини олиш мүмкін. Бу олинган плутоний ядро ёқиғисини атом реакторида янги ёқиғи сифатида ишлатиб, бир йилдан кейин яна бир тонна плутоний ёқиғиси уран 238 сарфланиши ҳисобига олинади. Атом реакторининг асосий сарфлайдиган материали 238 бўлиб, унинг табиий уран таркибидаги қисми 99,3% ни ташкил қиласиди.



47-расм. Уран ядро реакциясини секинлаштириш.

Атом реакторида секин нейтронлар сони қанча күп бўлса, ядро реакцияси шунча тез ўтади, акс ҳолда, яъни секин нейтронлар кам бўлса, жараён секинлашади. Айрим ҳолларда ядро реакциясининг тезлигини бошқариш учун атом реактори ичига секин тезлиқдаги нейтронларни ютадиган маҳсус ютқичлар, мисол учун, кадмий киритилади. Кадмий миқдорини ошириш эвазига атом реактори ичидаги уран ядро реакцияси пасайтирилади ва керак бўлса, умуман тўхтатилади (47-расм). Секин нейтронларнинг реактордан учиб чиқишини олдини олиш учун маҳсус қоплама билан тўсилади. Атом реакторларида эҳтиёт чоралари ниҳоятда юқори бўлиши талаб этилади.

Ядро реакцияси пайтида интенсив радионурланиш, гамма нурлар, нейтронлар пайдо бўлади ва улар шу жойда хизмат қилаётган ишчилар ҳаётига катта хавф солади. Буни олдини олиш учун, атом реакторлари мұхитдан айрим элементлар билан изоляция қилиниши керак. Бунинг учун, радиактив нурларни ютувчи элементлар, масалан кадмий, қўрғошин ва бошқаларни кўрсагиш мумкин. Атом реакторининг теваракатрофи бир неча метр қалинликдаги бетон деворлар билан ўралган бўлади. Атом реактори ишлаётган пайтда катта иссиқлик энергиясини ажратиб чиқаради ва ундан халқ хўжалигидаги самарали фойдаланилади.

16. ЭЛЕКТРОН МУСИҚА ВА ЭЛЕКТРОН МУСИҚИЙ ЧОЛГУЛАР

16.1. Электрон мусиқий чолгулар

Мазкур мавзу хусусида фикр юритар эканмиз, аввало, бу йўналишларнинг келиб чиқиши ҳақида тўхталиб ўтишимиз дозим. Ўзининг нисбатан қисқа давр ичидағи ривожига қарамасдан, электрон мусиқий чолгулар замонавий мусиқачи ва композиторлар ижодиётига атрофли даражада кириб борган. Бу хусусда қатор мисоллар келтириш мумкин. Электрон техникаларнинг мусиқа муҳитига кириб бориши XX асрнинг иккинчи ярмидан то ҳозирги кунга қадар маданиятнинг умумий ҳолатини акс эттираётган янги технологиялар асосидағи қурилмалар билан кириб келмоқда. Уларнинг инсоният дунё-қарашига ва умуман жамиятга бўлган таъсири бекиёсдир.

Шуниси қувонарлики, тараққиёт янгиликлари биз учун оддий эмас, балки инсон ижодининг тўлақонли қатнашчиси бўлиб қолмоқда, жумладан, ушбу ҳодиса санъатнинг барча жабҳаларида ўз ўрнига этадир. Шунинг учун мазкур жараёнлардан фақат шодланиш зарур, чунки инсон техник инқилобнинг қурбони эмас, балки унинг бошқарувчисидир. Ушбу муносабатда, замонавий мусиқачи ўтган асрлар мусиқасидан ҳеч фарқланмайди.

Электрон мусиқий чолгулар бир ярим асрлик тарихга эга. 1852 йилда фортепианони электрлаштириш ҳаракати бўлиб, ушбу уриниш муваффақиятсизликка учраган бўлсада, кейинчалик 1897 йилда биринчи электрон мусиқий чолгу **телармониум** яратилган ва ишлаб чиқарилган.

Электрон чолгуларни ҳеч қандай чолгулар синфиға киритиб бўлмайди; улар янги, ўзига хос синфни ташкил қиласди. Барча мусиқий асбоблар синфи каби у ҳам ўз ичида хос бўлинishiша эга. Шундай қилиб:

1. Биринчи гуруҳ электрон чолгуларда товуш авваламбор анъанавий усул билан ҳосил қилиниб, кейин эса электрон восита билан кучайтирилади ва ўзига хос ўзгаришларга эга бўла олади. Бундай чолгулар **электрлаштирилган** деб номланади. Ушбу гуруҳнинг энг ёрқин намоёндаси **электрон гитара** ҳамда унга ўхшаган чолгулар (**бас-гитара**, **электрон скрипка** ва айнан ўзбек мусиқасида эса **электрон танбур**, **электрон қонун**, **электрон соз** кабилардир) ҳисобланади.

2. Иккинчи гуруҳга шундай чолгулар кирадики, унда товуш электромагнит тебраниш орқали ҳосил бўлади. Электрон кучайтиргичлар товушни кучайтиради ва унга турли тембрлар баҳш этади.

Шундай қилиб, 1852 йилдаги фортепианони электрлаштириш уринишидан икки йил аввал немис олим Ильмғольц

Электр мосламаси орқали камертонни доимий амплитуда билан тебранишига мажбур ўтган. Бироқ бу ҳали мусиқий чолгу қуриумаси эмас эди. Электрлаштирилган форточнино эса ҳақиқий мусиқий асбоб ҳисобланган.

Электр пианинонинг түзилиши жуда оддий эди. Мусиқачи клавишни босиши натижасида контактылар училиб махсус бомгачаларнинг торга урилини вужудга келади. Тор тебраниб бир томонга четланади ва торнинг контактига гегади. Ток электромагнитга боради ва у торни ўзига торгади, бироқ тор контакт очилиб, электромагнит ҳаракатдан тұхтайді. Тор яна четланып контактни улади ва бу жараён шу зайдә тақрорланаади. Шундай қилиб, тор товуши, клавиша қай мұддат босилиб турса, шу вақт мобайнида сүнмайди.

Бундан бир неча йил кейин эса бошқа электрон мусиқий чолғы **телармониум** деб аталмиш чолгу ихтиро қилинган. Бунинг номи ўша даврларда «Масофадаги мусиқа» деган мазмунга асосланган. Чолғы кашфиётчisi америкалик *Кахил* ҳисобланиб, у мусиқа асбобидаги товушнинг ҳосил бўлиши асосан ўзгарувчан ток тебранишларига боғлиқ эканлигини исботлади.

Занжирдан оқиб ўтаётган электр токи бизда ўзининг йўналишини бир секундда эллик марта, бошқа мамлакатларда эса 60 марта ўзгариради. Шундай қилиб, агар ўзгарувчан ток генератори чиқишига карнай уланса, шу ўзгарувчан ток частотаси берган товушни эшитамиз. Мана шу имкониятдан *Кахил* ўзининг **телармониум** асбобида фойдаланган. Бу қурилма ўзининг мураккаблиги ва оғирлиги жиҳатидан анча ноқулай бўлганлиги сабабли Кахил уни кейинчалик такомиллаштиради. Аммо, чолғу вазнида ўзгариш бўлмайди. Шу боис, уни катта бинонинг ергўласига жойлаштиришга тўғри келади. Бу электрон қурилма ортиқча шовқинни ҳам келтириб чиқариши сабабли, мусиқачи бошқа хонага жойлаштирилган клавиатура ёрдамида ижрони амалга оширишга мажбур бўлган.

Ўша даврда электрониканинг умуман мавжуд эмаслиги боис, генераторнинг ҳосил қилган тебраниши клавиатура орқали товушга айлантирилиб, телефон тармоғи ёрдамида мухлисларга етказилар эди. Ихтиёрий мухлис телефон гўшагини кўтариб, Кахил қурилмасига боғланиши ва унинг товушини эшитиш имкониятига эга бўлар эди. Лекин, имкониятлар анча чегараланганингiga қарамасдан бу қурилма гаройиботдай қабул қилинар эди. *Телармониум*даги тебранишни ҳосил қилиш услуги долзарблигича қолиш билан биргалиқда, баъзи бир электроорганларда ҳануз қўлланилиб келинмоқда.

Орадан ўттиз йил ўтиши ва янги техник имкониятларнинг вужудга келиши натижасида **телармониум** оғирлиги камайти-

рилиб пианино шаклига келтирилди. Іхтига таққослаш учун Чикаголик Хаммонднинг органини мисол қилиш мүмкін. Бу электрон қоғада даңында күчайтиргич бұйнанлығи-боис электр төбәрапашарини ҳосна қилиш учун кичик құвватдаги ток киғоя бўлар эди. Бу даврда динамиклар мавжуддиги сабабли электр тўлқинларини механик тўлқинларга айлантириш муаммоси йўқ эди. У унча катта бўлмаган тиши гидирек олиб унинг ёнига магнит ўзаклиғи фалтак ўринатди. Гидирек тиши ўзак ёнидан ўтганда фалтакда кучсиз электр токи пайдо бўлган. Агар гидирек тиши 16 та бўлиб бир секундда 5 марта айланса, фалтак ўрамида 80 та электр импульси пайдо бўлиб, тебраниш частотаси 80 Гц ни ташкил қилган. Частотани ўзгартириш эвазига товуш баланддигини ҳам ихтиёрий назорат қилиш имконияти туғилади.

Шу тарзда тембр мосламаси ҳам ҳал этилди. Хаммонд ҳар бир товушни ишлатиш учун бир неча гидирек ишлатди. Булардан биринчиси асосий частотани, қолганлари эса обертоилар частоталарини беради. Кахим ҳам қўшма товушларни топиш учун шу услубдан фойдаланган. Лекин, унинг **терменвокс** асбоби учун қўшимча частота генераторлари керак эди. Бу кичик тиши гидирекчалар ёрдамида амалга оширилди. Хаммонднинг электрооргани 1929 йили лойиҳалаштирилиб, бир неча йил давомида қурилган. Ушбу чолғу ниҳоятда мукаммал бўлганлиги сабабли шу пайтгача унинг янги турлари ҳам ишлаб чиқарилган.

Ташки кўринишидан бу чолғу оддий орган тузилишига ўхшаш. Икки-учта қўл клавиатураси, оёқ ва бир нечта тембрлар (переключателлар) босқичи мавжуд. Электроорган кичикроқ жиҳозда жойлашган бўлиб, фақат динамиклар унинг ташқарисига чиқарилган. У ўзининг арzonлигига қарамай оддий органни сиқиб чиқара олмади. Шундай қилиб, Кахилл ва Хаммондларнинг кашфиётлари бир хил физик ҳодисага асосланади, яъни товуш тебраниши частоталарини ҳосил қилиш электр ёрдамида амалга оширилади. Лекин электроорган тутатилишидан 14 йил олдин **терменвокс** деб номланувчи антиқа бир чолғу пайдо бўлди. **Терменвокс** (айрим самарасиз тажрибаларни ҳисобга олмаган ҳолда) айланувчи воситаларсиз электроника ёрдамида мусиқий овозни амалга ошира оладиган биринчи чолғу эди. Бу принципиал янги чолғуни 1921 йилда рус инженери Лев Сергеевич Термен яратган. Унинг исми чолғу номига берилган. **Терменвокс** «Термен овози» деган маънони англатади.

Биринчидан: тузилиши жиҳатидан жуда оддий, ҳали ихчам радиолампалар яратилмаганлигига қарамасдан бу чолғу катта ҳажмга эга бўлмаган. Яъни, тўрт оёқда турувчи кичик мосламадан иборат бўлган.

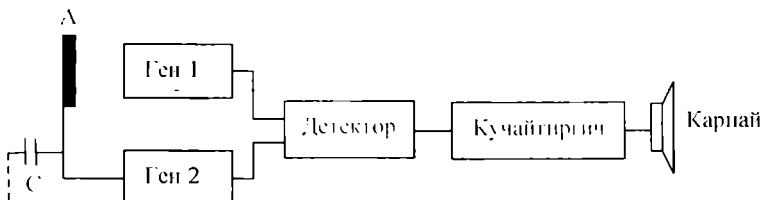
Иккинчидан унинг тембрин ростдан ҳам жарандор, тебранувчан ва мағлум жиҳатдан инсон овозига ўхшаш эди. Чолғунинг бундай ҳусусиятлари унинг имкон доирасини аниқлаб берди. *Терменвокс*дан аксарият ҳолларда табиатдаги ҳар хил товуцларни ҳосил қилиш учун фойдаланилган.

Учинчидан мусиқачи ижро пайтида чолғу асбобига қўл теккизмас эди. Чолғуниң на клавиши, на тори, на клапани бор эди. У иллюзион аттракционига ўхшаш бўлиб, тепасидан метал стержен чиқиб турарди, мусиқачи эса қўллари ёрдамида ҳар хил ҳаракатлар қиласа эди. Лекин, *терменвокс* ҳеч қандай мўъжиза эмас. Унинг асосини тебраниш ғалтаги ташкил қилиб, у ўзаро уланган индуктивлик ва конденсатордан иборат. Бундай ўта содда қурилмага кучланиш берилса ғалтакда тебраниш ҳосил бўлади. Бу тебранишни электрон лампали тизимдаги кучайтиргич ёрдамида кучайтирилади. Частотанинг ҳар хил бўлиши ғалтак индуктивлигига, конденсатор сифимига ва занжирнинг умумий қаршилигига асосланади. Частотани ўзгартириш учун фақат конденсатор сифимини ўзгартириш кифоядир.

Термен ўзининг қурилмасида иккита тебраниш генераторидан (осциллятордан) фойдаланган. Мазкур тизим қуйидаги жараёндан иборат бўлган, яъни иккала генератор ҳам юқори частотали тебранишни ҳосил қилиб, детекторга беради, сўнгра улар кучайтирилиб динамикка юборилади.

Биринчи генераторнинг частотаси ўзгармас бўлиб, тахминан 100 000 Гц га teng. Иккинчи генераторнинг (Ген2) частотаси эса, 100050 Гц дан 105000 Гц гача текис кўтарилиб боради. Иккала генераторнинг чиқишидаги тебранишлар аралаштиргичнинг киришига берилади. Аралаштиргичнинг чиқишидаги тебраниш частотаси генератор (Ген2) ғалтагининг созланишига боғлиқ бўлиб, у кенг оралиқда ўзгариши мумкин. Мисол учун, энг юқори частота $105000 - 100000 = 5000$ Гц ва энг кичиги эса $100050 - 100000 = 50$ Гц. Шундай қилиб, ушбу частота 50 Гц дан то 5 кГц гача оралиқда ўзгариши мумкин экан. Бу частота кучайтирилгач овоз карнайига берилади ва бу тебраниш частотаси овозга айлантирилади. Антенна генераторнинг тебраниш ғалтагига уланган бўлиб, чолғучи қўл кафтини антеннага қаратган ҳолатида, унинг кафти ва антенна, конденсаторнинг пластиналарини эслатади.

Чолғучининг қўл кафти ва антена орасидаги сифим қўл ҳаракати қандай масофада амалга оширилаётганлигига боғлиқ бўлади. Ушбу конденсаторнинг частотаси ҳам ўзгарувчан бўлиб, бу унинг энг асосий вазифаси ҳисобланади. Бундай қурилмаларда тембрни ва товуш баландлигини ўзгартириш мумкин. Ушбу қурилма 48-расмда кўрсатилган.



48-расм.

Үша даврларда *терменвокс* анча көндөңдөң күйләнила бошланды. Фарб фирмаларининг бунга қизиқиши катта бўлиб, улар бундан 3000 дона тайёрлаб бердилар. Қурилманинг соддалиги оддий одамларга ҳам терменвокс йиғиш имкониятини берди. Уйларда ҳаваскорлик чолгулари пайдо бўла бошлади.

Чолгуда асосан оҳиста (мунгли) куйларни ижро этиш қулай эди. Суръатнинг тезлигидан асарлар ижроси маромига етмасди: товушларнинг бир-бирига ўтиши «суркалиб» кетар, товушлар баландлигининг аниқлиги ҳам йўқолар эди. «Стак-като» усули эса умуман чиқмасди. Чолгуда бошқариш мосламалари (клавиш, гриф)нинг деярли йўқлиги сабаб ижро этиш бирмунча ноқулай бўлган. Шу тариқа терменвоксга бўлган қизиқиш сўна бошлади. Чолгу ясаган ҳаваскорлар унда ижро этиш услубларини ўргана олмадилар. *Терменвокс* ҳақида унутдилар, лекин яқинда Москва консерваториясида бу гаройиб чолгуни қайта тиклаш бўйича тажриба ўтказила бошланди. Энди у оддий электромагнит машина эмас, балки анча такомиллашган (модернлаштирилган), янги технологиялар асосида яратилган қурилма (ускуна, аппарат)га айланди. Кейинчалик терменвоксга бўлган қизиқиш вақтингчалик сўнган бўлсада, унинг аҳамияти жуда катта бўлиб бир қатор чолгуларнинг яратилишида асос бўлиб хизмат қилди.

Энди, электрогитара хусусида тўхталамиз. Ушбу асбоб терменвоксга нисбатан анча ёш деган тасаввур уйғотсада, аслида улар тенгдош. 20 йилларнинг бошида гитара асбобини электрлаштириш уринишлари бўлган эди. 1927 йили эса Америкада ушбу чолгуни ишлаб чиқариш учун патент берилган эди. Электрогитаранинг ихтиорчиси *Лес Пол* бўлган. Унинг техникага ва гитарага бўлган қизиқиши мазкур ихтиорни келтириб чиқарди. Электрлаштирилган гитара тузилиши жиҳати-дан унча муракқаб эмасди: торларининг тебраниши электромагнит (датчик-звукосниматель)да қувватни жонлантиради. У кучайиб динамикака узатиласди. Лекин кейинчалик маълум бўлишича гитара электрлаштирилганда дека (корпус) ҳалақит берган. Декага беҳосдан тегиб кетиласа тебраниш уйғониб динамикака узатилар, бунинг натижасида эса қулоқса

әқмаңдиган шовқындар келиб чиқарды. Натижада тескари алоқа найдо бўлди динамиқдан чиққан баъзанд товуш декага таъсир этиб товуш янга ҳам кўтарилар, динамик эса ҳуштак чалишни бошларди Шупинг учун, сезгирилиги камроқ бўлгани товуш каллакларидан фойдаланилган. Бу эса, овозининг хусу сиятига ўз таъсирини кўрсатди. Булардан ташқари электрогитаранинг косасидан (корпус) қайтаётган акустик садо заҳдаги муҳлисларда гўё заъда иккита гитара чалинаётгандай бўлниб эшишиларди. Электрогитарани динамик орқали эшигтирилишида чолғунинг оддий декаси садоси натижасида тембр иккилиниб, аниқлик йўқолади.

Дастлабки гитараларда товуш головкалари (звукосниматель) олтига тор учун битта бўлиб, у чўзиқ магнитга асосланниб торларга нисбатан кўндаланг ўрнатилар эди. Кейинчалик эса ҳар бир торга алоҳида ўрнатилиши маъқул кўрилган. Бу бора-да ихтирочилар бироз бошқачароқ йўл ишлатишиб учта тор остидаги ўрамни ўнга, қолган учтасиникини эса чапга қаратиб ўрашган. Натижада учта торнинг ток йўналиши бир тарафга, иккинчи учтасининг йўналиши эса бошқа тарафга бўлганлиги сабабли ўзаро йўқотиш пайдо бўлади. Пировардида, электрогитара ҳар қандай ташки кучлар таъсирида ҳам, маъум жиҳатдан, ўз хусусиятини йўқотмайдиган даражага келган. Товушнинг иккиланишини йўқотиш эса гитара косасини (корпус) қаттиқ оғир ёғочга алмаштириш натижасида эришилди. Торнинг ўз товуши фақат электр йўли билан амалга оширилади. Япон усталарининг охирги йилларда тавсия этган турли материаллари, яъни пардасиз декалар ҳозирда электрогитара ясаладиган асосий маҳсулотdir.

Электрогитара чалишда классик гитарага хос техник жиҳатлар (усуллар) билан бирга фақат электрлашган созларга хос усуллар ҳам қўлланилади. Масалан: кўпгина ҳолларда «машина» номли мослама мусиқачига (созанда) товушнинг баландлиги ва тебранишини бошқаришга имкон беради. Бунда соз торлари одатий ҳолда маҳкамланган мослама (ричаг) ёрдамида айланувчи роликларга биректирилади. Ижрочи товуш чиқариш вақтида тирсаги билан мосламани ҳам тебратади. Бу вақтда мослама олдинга ва орқага айланиб, торни тортади ва бўшаштиради.

Мазкур манипуляциялар эса фақат электрогитарага юборилган кучлантирилишга бас келмай уни синдириши шубҳасиз. Электрогитаранинг иккинчи имконияти бу тембрнинг соғ электр усули билан ўзгартиришидир. Бу ҳам оддий гитарадаги каби торпинг қайси жойдан тортилганига боғлиқ. Яъни, агар тор харрак томонга яқин бўлса, овоз кескин, ўткир, куруқ эшишилади, дастага яқин бўлса нисбатан юмшоқ эшишилади.

Мазкур имкониятларни ҳисобга олган ҳолда, электрогитарага учта товуш каллаклари ўрнатилиб, бири харракага,

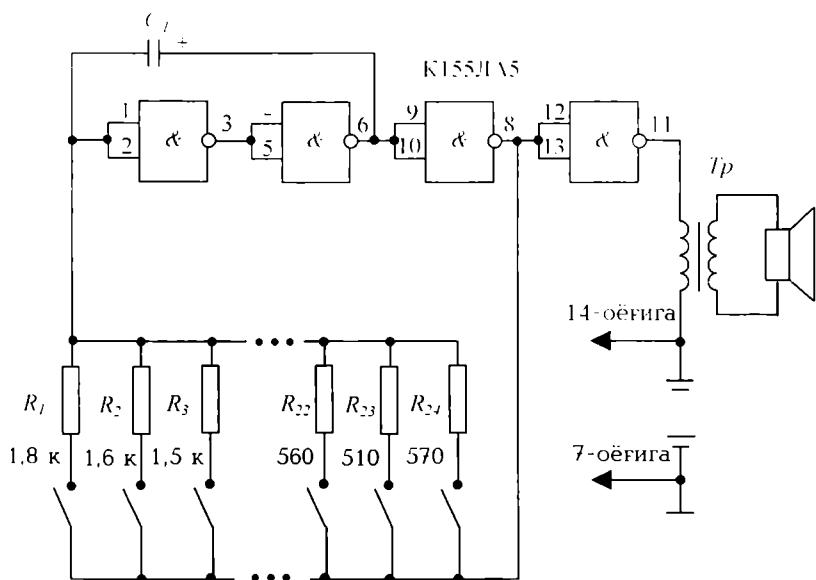
иккинчиси дастасига ва учинчиси эса уларнинг ўртасига ўрнатилади.

Электрогитара ривожида (эволюциясида) битта муҳим босқични таъкидлаш жоиз: бу унинг уч турдаги асбобига бўлинишидир. Бу турлар соло, ритм ва бас-гитара бўлиб, бунда монанд ҳолда асбоб тузилишида ҳам ўзгартиришлар пайдо бўлади. Ритм-гитарарада тембрни кенг вариациялашга ҳожат бўлмайди, соло-гитарарада ҳам шуцдай тартиб мавжуд. Шунинг учун унда битта овоз каллаги ўрнатилади. Аксарият ҳолларда эса 2 та мослама қўйманилади. Унда товуш тебраниши ҳам кепрак бўлмайди, торни оддий йўл билан маҳкамлаш мумкин. Бас-гитарага эса 4 та тор ҳам етарли бўлиб, даста ва торлари узунроқдир. Улар нисбатан паст регистрдаги товушларга мослаштирилган. Шу ўринда ярим акустик гитара хусусида ҳам тўхталиш жоиз. Бу асбоб жаз ансамбларида кенг тарқалган бўлиб, у акустик (классик) ва электрогитаранинг ўртасидаги кўринишга эгадир.

Мисол тариқасида оддий электрон мусиқий асбобини қараб чиқайлик. Бу мусиқа асбобининг электрон чизмаси 49-расмда келтирилган. Бунда схемага уланган клавиатурани бошиш натижасида овознинг ўзгаришини кузатиш мумкин. Унинг мусиқий диапазони икки октава: биринчи октавадаги «ДО» дан то иккинчи октавадаги «СИ» гача бўлиб, овоз диапазонининг частотаси 260 дан 988 Гц гача бўлади. Бу қурилмани том маънодаги электрон мусиқа асбоби дейиш қийин. Бироқ ушбу чизма ўқувчига мазкур асбобнинг иш принципини тушуниб олиши учун қўл келади.

Бу схемада К155ЛАЗ микросхемаси ўз ичига тўртта мантикий 2И-НЕ элементини олади. Д1.1, Д1.2, ва Д1.3 элементлари генераторни ташкил қилади. Д1.4 ва трансформаторнинг бирламчи ўрами овоз частотасини кучайтиргичини ташкил қилади. Трансформаторнинг иккинчи ўрамларига товуш карнайи уланган бўлиб, у тебраниши ҳар хил оҳангдаги товушларга айлантиради. Қурилма қабул қиладиган ток катталиги 30 ма. Генераторнинг тебраниш частотаси конденсатор C , нинг сиғимига ва (R , R_{24}) қаршиликлар қийматларига боғлиқ бўлади. Қаршиликларни ўзаро улайдиган контактнинг бир уни Д1.3 элементининг 8-оёғига уланади. Қаршиликлар (R , R_{24})нинг иккинчи тарафи генераторнинг киришига уланган.

Ушбу занжирда турган қаршиликлар қанча кичик бўлса, товуш тони шунча баланд бўлади. Ихтиёрий тутма босилганда, қаршиликлардан бири уланади ва генератор чиқишида маълум частотага эга ток ҳосил бўлади.



49-расм. Оддий электрон мусиқа асбобининг чизмаси.

Умуман электрлашган чолгулар оиласи фақат электротаралардан иборат бўлмай, унга электроскрипка, электроомбра, электроарфалар ҳам киради. Шунингдек электрлаштирилган пулфлама асбоблар тажрибаси ҳам ўтказилган, масалан, электросаксафон. Аммо у электрогитараадек оммавийлашмаган.

Таъкидаш жоизки, барча электрлаштирилган асбобларга тембрини ўзгартирувчи турли аппаратларни ўрнатиш одат бўлган. Булар *процессорлар, мультиэфекторлар, фазаайлантиргичлар* (фазовращатели) ва ҳоказолар.

Мусиқий электрлашган асбоблар тарихига янги саҳифа бўлиб, ноанъанавий усул билан товуш ҳосил қилиш, электрон синтезнинг кириб келиши ёзилди.

Аксарият ҳолларда З та асосий услуб қўлланилади.

Тарихий қўшма (аддитив) услублар эртароқ вужудга келган. Инсон товушининг олиб ўтувчи синтез принципи анъанавий мусиқа асбоблар ҳаракати принципига жуда яқинdir. Унинг моҳияти, тебраниш генераторипинг яратилиши билан боғлиқ. Бу эса сигнални бой спектр билан ишлаб чиқаради. Бунда бирламчи сигнални яратиш, уни тузиш, ажратиш ёки пасайтириш амалга оширилади. Бундай операциялар оддий электрон схемаларида бажарилади. Маълум бир вақтгача электрон клавишали чолгуларнинг кўплари ушбу принцип бўйича қурилган бўлиб уларни аналог (узликсиз) синтезатор

лар деб атайдилар. Аддитив услуги шундан иборатки, керакли товуш мураккаб ва бой тембр билан алоҳида частоталар шаклланиш жараёни бўйича ўзгартиришларга бардош беради ва бу ҳар бир частотани шаклланиши ҳисобига рўй беради. Частотали-модуляция усуси бир неча генераторлар ёрдамида товуш олиш имконини беради. Кейинчалик олиб ўтиш услуги асосида нутқий (вонодер) синтез ишлаб чиқилди. Бунда нутқий интонация ҳохлаган асбобга ёки бошқа спектрли товушга ўтади. Ҳекин бу услугнинг энг тўғри тури истиқболли (перспектива) услуг, у «иккинчи ўхашлик синтези», «семплерлаш» номи билан машҳур бўлиб қолган. Бу ерда товушли тебранишлар маҳсус дастур ёрдамида таҳлил қилинади.

Электрон мусиқа чолгуларини яратувчилар (аср давомида) имкон қадар ҳар хил тембрлар яратишга ҳаракат қилдилар. 1962 йилда Bell лаборатория компанияси тарафидан транзистор ва интеграл миқросхемалар ишлаб чиқарила бошланди. Ихтирочиларда кичик ўлчовли мосламалар яратиш имконияти туғиљди ва улар 5 та алоҳида шакл берадиган генераторни олишга сазовор бўлдилар. Булар: синусоидал, тўғри бурчакли, *аррасимон*, пульсланган ҳамда учбуручак шаклсизмон сигналлардир.

Юқорида айтиб ўтилганлардан тўғри тўртбурчак шаклли тўлқинни (Square wave) ҳосил қилиш энг осони ҳисобланниб, у кучланишни тез улаш ва ўчириш ҳисобига амалга оширилади. Чиқишда тоқ, яъни учинчи, бешинчи ва еттинчи гармоникалар пайдо бўлади.

Пульсланувчи тўлқин шакли (Pulse wave) бу тўғри бурчакли шаклнинг бир тури ҳисобланади. Фарқи шундаки, квадрат тўлқинни пайдо бўлишида кучланишнинг уланиши ва ўчирилиши бир хил қолади (50/50) ва тўлқинни пайдо қилишда улар вариацияланади. Бу эффект ўзгарувчан чуқурлик деб юритилади. Кучланишнинг чиқишда пайдо бўлиши ёки йўқолиши товушни гармоник ташкил этувчисига боғлиқ.

Аррасимон кўринишдаги тўлқин (sawtooth wave) тоқ ва жуфт гармоникаларга бой ҳисобланади. Унинг эшитилиши зуммерни эслатади. Қоида бўйича экстремумлар қанчалик «ўткирроқ» бўлса (сигнал амплитудасининг юқори ва пастки нуқталари) товуш тўлқини шунчалик ёрқинроқ эшитилади.

Энг оддий синусоидал тўлқин (sine wave) фундаментал гармоникадан бошқасини ўз ичига олмайди. Бундай сигнал юмшоқ ва тоза синтез қилинган товуш ҳисобланади. Шундай оддий тўлқинлар частотаси қўшимчча (аддитив) синтез қилишда бир-бирига қўшилади.

Учбуручак кўринишдаги тўлқин (triangle wave) синусоидал ва квадрат шаклдаги тўлқинлар йиғиндисидан ташкил топади. Синусоидалдан унга силлиқлик ва юмшоқлик товуши ҳамда бундан юқорироқ бўлган назарий гармоника тўпламлари тега-

ди. Шундай қилемб ГМ синтез үсүлүбін патижавий сигнал олиш имконини беради.

16.2. Фильтрлар

Аналог (үзлүксиз) сигналдар осциллятордан чиққандан кейин, уларниң частоталари частота фильтрлари ёрдамида қайта ишланади. Бу электрон схеманинг чиқиши параметрлари бошқарылувчи күчланишга пропорционал болык бўлади. Рақамли қурилмаларда чиқиши позициясидан ташқари ҳоллардаги фильтрлар хос дастурлар ёрдамида амалга оширилган. Уларнинг функцияларини маҳсус DSP микросхемаси (рақамли сигналларни қайта ишловчи процессор: Digital Signal Processor) бажаради. Шунингдек, VCF фильтри (Voltage Controlled Filter күчланиш билан бошқарылувчи фильтр) ёрдамида ўтказиш сифат кўрсаткичи турланади.

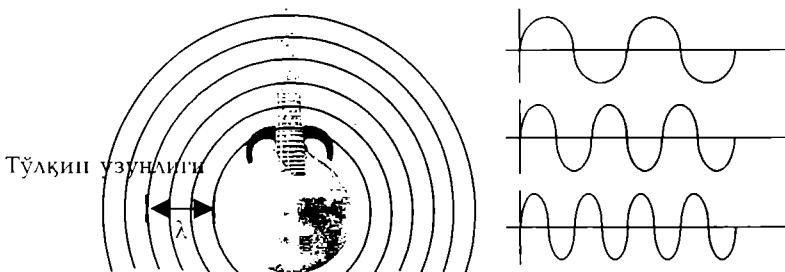
Ихтиёрий фильтрнинг асосан иккита параметри бўлиб, улар: частота оралиғи (filter cutoff) ва резонанс (rezonans)дир. Частота оралиғи синтезаторларда, баъзида, Гц ларда аниқланади, кўпинча эса логарифмик шкала бўйича ҳисобланади. Максимал қиймат ҳар доим фильтрнинг очиқлигини кўрсатади. Резонанс фильтрини деярли барча электрон мусиқий асбобларда учратиш мумкин.

Юқорида қайд этилган омиллар оддий ва яхши кўрсаткичларга эгалиги сабабли мусиқачилар фильтрли мусиқий асбоблар олишга интиладилар. Бу фильтрлар, тескари алоқа воситасини ўтайди ва компьютер буйруқларининг маълум тўпламини танлашда ёрдам беради. Жумладан, синтез қилиш товушга резонанс ва жило беришда ҳам ишлатилади. Қизиқарлиси шундаки, фильтр ўзи ҳам осцилляторга ўхшаб ишлаши мумкин. Бу асосан тескари алоқани қийматига боғлиқ бўлади.

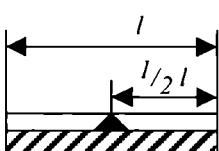
Ҳар хил фильтрлар мавжуд бўлиб, булардан *Lowpass*, *high-pass*, *bandpass* ва *notch* ларни мисол қилиб келтириш мумкин. Булар синтезлашда энг кенг тарқалгандаридан ҳисобланади, аксарият ҳолларда айрим аналог синтезаторлар ва рақамли қурилмаларда кўлланилади. Буларнинг ҳаммаси сигналлардан керакли частоталарни ажратиб олишда муҳим восита бўлиб хизмат қиласи.

16.3. Товуш частотаси генераторлари

Биз биламизки, ҳар қандай мусиқий товушнинг баландлиги амплитудага эмас, балки унинг частотасига боғлиқ бўлади. Мусиқа асбобининг йўғон ва узун тори паст регистрдаги товушни беради. Бу тор ингичка ва қалта торга нисбатан секин тебранади. Ингичка ва қалта тор эса юқори товуш тонини беради.

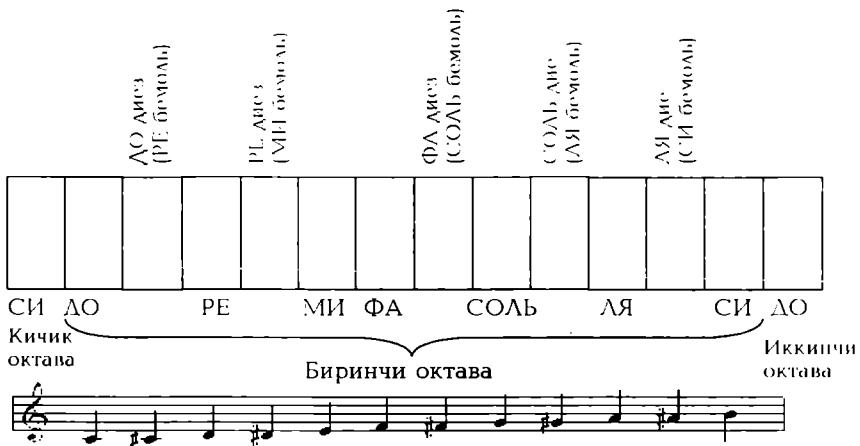


Хар қандай товуш, шунингдек мусиқий товушлар ҳам ўзининг баландлиги билан характерланади. Мусиқий овоз баландлиги асосан шу товушни берадеган торнинг геометрик ўлчамига боғлиқ бўлади. Энг кўп тарқалган тебрантиргичларга рояль, пионино, фижжак ва бошқа торли мусиқий асбоблар киради. Агар рояль ва пионино мусиқий асбобининг ички тузилишига эътибор берилса, уларнинг юқори товуш берувчи торларининг бошқаларига нисбатан калта ва ингичка бўлишини кузатиш мумкин.



Шундай бир тажриба қилиб қўрамиз. Узунлиги 1 м бўлган ёғоч тахтага иккита мих қоқиб бу михларга лесқадан (ёки бошқа материалдан тайёрланган тор) таранг қилиб тортилади (расмга қаранг). Торни секин сурнаб қўйиб юборинг. Сиз торни тебранаётганини кўрасиз ва товуш чиқараётганини эшитасиз. Шу товушнинг баландлигини эслаб қолинг. Энди торни тенг ўртасини топиб, бу ерга қаттиқ материалдан тайёрланган, катта бўлмаган ёғоч харрак қўйиб, торнинг бир тарафини тебрантиринг. Бу торнинг бир тарафи берган товуш ҳам худди сиз эслаб қолган олдинги тажрибадагига ўхшаш, лекин тўла тор узунлигига нисбатан юқори баландликка эга. Сиз бу ерда геометрик ўлчамнинг икки мартага қисқарганини кўрдингиз ва натижада товуш баландлигининг ҳам икки мартага ошганининг гувоҳи бўлдингиз. Мана шу иккита товуш частотасининг оралиги октава деб юритилади.

Октавалар сонига қараб мусиқий асбобларнинг частота ораликлари, одамлар ҳамда сайроқи қушлар овозлари фарқини англаш мумкин. Мисол учун пианинонинг овоз спектри 7 1/2 октава. Бу мусиқа асбоби клавиатурасининг ўрта қисми 49-расмда кўрсатилган.



50-расм. Биринчи октава товушлари ва частота диапазони.

Бу мусиқа асбоби ҳаммаси бўлиб еттига октавадан ортиқроқ овоз частотасининг диапазонини ўз ичига олади ва бу диапазон 25 Гц дан то 4000-4500 Гц гача бўлган оралиқни қамраб олади.

Товуш тўйланилари босимнинг даврий тебранишининг ҳамда ҳаво бўшлири зичлигининг ўзгаришига сабабчи бўлади. Шунинг учун, мусиқий тилга wave, waveform, wavesample, waveshape ва бошқа атамалари кириб келди. Товуш баландлиги деганда биз, авваламбор, эшитув ҳиссиятини назарда тутамиз. Бу ҳол асосий гармоника ёки асосий товушнинг тебраниш тезлиги билан борлиқ. Аммо на табиатда ва на мусиқада одий тебранишдан иборат товуш мавжуд эмас. Биз ҳар доим айнан кенг кўламли иш кўрамиз: Асосий гармоника + обертоналар. Тебраниш амплитудалари аниқ математик ўзаро қонуниятларига эга. Айнан шу қонуниятлар товушларни бир-биридан фарқлайди, мусиқа тилида эса ушбу сифат тембр деб аталади. Масалан, бир манбанинг амплитудаси тоқ гармоникадан иборат бўлса, иккисицида жуфт бўлади. Биринчи манба тембр жиҳатдан бўғиқ эшитилади. Бунга ёрқин мисол тариқасида кларнет ва гобой чолгуларини келтириш мумкин. Тебраниш жараёнларини таълил этишда товуш сигналларининг стандарт ва графика услублари ҳам қўлланади.

Ҳар қандай сигнал ва қурилма бошқа сигналга ёки қурилмага таъсир этиб, дастлабки сигнални ўзgartиришига олиб келишини модулятор ёки модуляция қилинган сигнал дейиш мумкин. Бу ҳарсиз синтезаторларни тасаввур қилиш қийин. Эгилувчан частотали генератор (Envelope Generator)

аýрим наýттарда гибрид синтезаторларда (DEG) қызметиналады. Бұл ерда әтидувчан мөккебе деңгәнде, асосан өннегінин жарасындағы үмүмий овоз баландлығининг ўзгариши пазарда тутилады. Аналог синтезаторларда шундай электрон ҳемалардан иккитаси, рақамли қурилмаларда оса күйроғи ишлатылады. Бодэ схематика асосан биринчи генератор, сигнал баландлығини модуляциялаштырып, әкинчиси оса фильтр частотаси оралиғини ажратып учун хизмат қылады. Этидувчан частота генераторы графикада бир хил бўймаган бошқариш сигналини чиқаради ва бу график бир неча сегментларга: оддиндан тутилган (delay), тутиш (decay), сақлаш (sustain) ва уни тиклаш (release) сегментларига бўлинади. Уларни белгилаш учун DADSR, ADSR ва бошқалар ишлатылади.

Оддий аналог синтезаторларда сегментларнинг (ADR) минимал сони учта, семплерларда эса максимал сони еттитагача (DAD1D2SIS2R) ишлатылади. Иккинчи усул модуляциялар асосан синтезаторларда учрайди. Кичик частотали модуляция (LFD) эса модуляция генератори ҳисобланади (Modulation generator MG) ёки оддий қилиб свип (sweep) генератори деб юритылади. Синтезаторларни иш блоки чиқиш кучайтиргичи ҳисобланади. Овоз баландлығини бошқариш алоҳида потенциометр ёрдамида бажарылади.

16.4. Синтезатор ва семплерлар

Шуни эслатиб ўғиши жоизки, бир асрдан зиёдроқ вақтни ўз ичига олувчи электрон мусиқий асбоблар такомиллашувиң тарихи жараённанда уларнинг яратувчилари тембрлар турли-туманлыгини таъминлашга ҳаракат қылганлар.

Маълумки, электрон мусиқий чолгулар ичида имконияти бекиёс даражада кенг саналады. Бу мусиқий технологияның юқори даражадаги мұккаммал натижаларидан саналады. Бутунги кунда, барча миллий чолгулар овозларини семплер хотираларида учратыш мүмкін. Бу имконият ижодий жараённин анча эркін ва серкүлам бўлишига ёрдам беради. Аммо, мазкур ҳаракатнинг сурункали ва керагидан ортиқча қўлланилиши мусиқий муқаддас қонуниятларнинг бузилишига ҳам сабаб бўлмоқда. Бу масала алоҳида таҳлилни талаб қылади. Қуйидаги мавзумизда асосан синтезатор чолгуси тарихи ва семплер мусиқий асбоблари ҳақида фикр юритылади.

Синтезаторлардаги осцилляторлар узликсиз чизмаларни ташкил қилиб овоз тўлқинларини ҳосил қылади. Бундан кўриниб турибидики, осциллятор сўзи анча эскириб қолган «төвуш частотаси генератори» ўрнида ишлатылади. Осциллятор сўзи немис инженери Харальд Бодэ тарафидан киритилган

эди. Унинг биринчи Warbo Orgel (1937) мусиқий асбоби Германия саноатига кўплаб ишлаб чиқарилди ва бу унга машҳурлик келтириди. Унинг ўша даврда яратилган мусиқий асбоби нинг айrim параметрлари ҳозирги замон электрон мусиқий қурилмаларнидан юқори дейиш мумкин. Бунга мисол қилиб, товуш динамикасини бошқаришин электрон эгилувчанигини ҳосил қиласидиган қурилмаларни келтириш мумкин.

Бодэнинг иккинчи қурилмаси Melodium (1938) ҳам ўзининг яхши тарафлари билан ажралиб туради. Бу қурилма, клавиатурсининг сезгирилиги, созловчи қаршилиги ва педаль ёрдамида бошқариш имкониятлари билан олдингиларидан катта фарқ қиласиди. Бу тиниб-тинчимас инсон кўплаб мутахассислар ҳамкорлигига жуда кўп ҳар хил мусиқий асбобларни яратди. Америка компанияларини Бодэ ишларига талаблари юқори бўлганини ҳисобга олиб, у 1954 йили Америкага кўчиб борди ва у ерда ўзининг электропиано қурилмасининг янги русумини Wurlitzer компанияси учун яратга бошлади. Бодэ тарафидан яратилган технологиялар ичида эгилувчан частотали генераторлар (envelop generator) ва кичик частотали генераторлар (Low frequency) ни келтириш мумкин.

Товуш тембрини янада қизиқарлироқ чиқариш мақсадида, энг камиди иккита осциллятор ишлатилган. Асосий товуш баландлигини, бошлангич баландлиги ва тўлқин шакларини ихтиёрий танлаш бой тембрга бўлган товушни чиқариш имкониятини берди.

Ўша даврларда авангارد мусиқасига қизиқиш ортиб, Пристандаги Колумб университетида МКИ RCA синтезатори ўрнатилган эди. Пристон электрон мусиқа маркази билан истеъоддли мусиқачилар Otto Монинг, Владимир Усачевский, Милтон Баббит ва бошқалар ҳамкорлик қиласидар. Х.Бодэ ҳамиша замонавий мусиқа билан қизиқади ва тез-тез Колумб электрон мусиқа марказида бўлиб туради.

60-йиллар бошида техникада навбатдаги инқилоб юз бериади. Ўша пайтда транзистор, сўнгра интеграл микросхемалар кашф этилади.

1961 йил AES журналида Х.Бодэнинг илмий мақоласи босилади. Мақолада модуль русумидаги синтезаторларнинг техник чизмаси ва ишлаш услуби ёритилади. Бодэ ҳамма электр схема тутунларини транзистор технологиясига амал қиласиди тайёрлаш лозим деган фикр олга суради. Мақоладаги фоя Бодэнинг кўпчилик ҳамкаслари томонидан юқори баҳоланди. Бу фоя Роберт Мут, Дональд Бучли ва бошқаларнинг синтезаторларида ўз аксини топди.

Замонавий микросхемаларнинг пайдо бўлиши ва уларнинг кўп амалларни бажариш имкониятлари ошиши эвазига, янги кичик ва ихчам товуш синтезаторларини яратиш имкониятига эга бўлинди. Рақамли ускуналарнинг яратилиши эса мусиқа оламида янги даврни бошлади ва булар асосида аналог

синтезаторларин башкаришининг электрон усуалари пайдо бўлди. Замон таъбидан кемиб чиққан ҳолда, қурилмаларни электрон воситаларга боғлаштириштагар интэрфейслар ёрдамида амалга оширила бошланди ва 1984 йили MIDI интэрфейси яратилди. Кейинроқ эса FM интэрференслари (FM частота модуляция) усули ҳам яратилди. MIDI услуби ҳозирги замон шахсий ҳисоблаш машинасига боғланиш имкониятини юзага чиқарди ҳамда товушларга ишлов беришни машина зиммасига юклаш масаласини рўёбга чиқарди. Бу эса мусиқачилар учун қулай шароит ва имкониятларни очиб берди. Ёзиш амалларининг имконият кенглиги, хотирада сақлаш, товуш маълумотларини қайта ишлаш ва уларга ишлов бериш, уларнинг ҳудудий тармоқлар ёки бугун дунё Интернет алоқа канали бўйлаб эркин тарқалиши мусиқачи ёки композитор учун яхши имконият ва қулайликлар туғдиради. Ҳозирги кунда электрон мусиқа технологиялари (ёки электр мусиқа қурилмалар) замонавий мусиқа маданиятида ўзининг мустаҳкам ўрнини эгаллади. Айни пайтда, таниқли мусиқа арбоблари ҳам бу йўналишни яхши ва қулай тарафларини тушунган ҳолда, ўз ишларида сармали фойдаланиб келмоқдалар.

Замонавий мусиқа индустрисида синтезатор ва семплерлар энг кенг тарқалган мусиқий чолгулардир. Улар ёрдамида академик жанрдаги ҳамда оммавий мусиқалар яратилмоқда. Мақсад товуш синтезининг барча турларини ўрганиб чиқишидан иборатdir.

Мусиқий овоз режиссёри электрон мусиқий асбобларни худди акустик чолгулар ва айтимни бошқаришдек билиши зарур. Шуни алоҳида таъкидлаш жоизки, овоз режиссёри доимо атамашунослиқдан ҳам хабардор бўлиши лозим.

16.5. Ҳозирги замон электрон мусиқа яратиш дастурлари ва улардан фойдаланиш

Ҳозирги кунда шахсий компьютер билан жиҳозланган мусиқа студиярида аналог аппаратуралар (қурилмалар)нинг вазифасини мураккаб дастурлар бажармоқда. Уларнинг сермаҳсул ишлаши учун аудио имкониятига эга бўлган MIDI-секвенсер (Cakewalk Pro Audio, Cubase Audio), қаттиқ дискка кўп қаторли стереоёзувни киритиш дастури (SAW Plus, Sampletude) ва аудиофайлларни тўғрилайдиган дастурлар зарур бўлади. Аудио таҳрирлагичлар жуда кўп, улар асосан овоз ёзиб олишида ва овозни қайта ишлашда ишлатилади ҳамда улардан бироргасини танлаш, қўйиладиган мақсадга боғлиқ. Албатта, ҳар бир мутахассиснинг орзуси юқори маҳорат билан яратилган, қўйилган барча масалаларни юқори савияда ҳал қиладиган универсал дастурга эга бўлишdir.

Шундай дастурлар қаторига Sonic Foundry Inc. фирмаси томонидан яратилган Sound Forge дастурини ҳам киритиш

мумкин. Бу дастур асосан аудио сигналларни профессионал даражада қайта ишлашга мүлжалланган бўлиб, ўзининг замонавийлиги ва кенг имкониятлари билан ажралиб турди. Ундан аудиосигналларни қайта ишлаш, уни таниб бўлмайдиган даражада ўзгартириш ёки мусиқа асбобининг яхши ёзилмаган садоланишини таҳрирлаш (тўғрилаш)да кенг фойдаланилади. Sound Forge дастури деярли барча замонавий овоз эфектларини ва овоз ёзувини таҳрирлашнинг энг яхши воситаларини ўз ичига олади ва уларни кейинчалик семплерда ишлатишга имкон беради.

Қулай интерфейслар ва дастурдаги кўп сонли бошлангич ўрнатишлар мавжудиги эвазига дастурдан унча юқори малакага эга бўлмаган мутахассислар ҳам, шу соҳани энди ўрганаётган ёшлар ҳам бемалол фойдаланишлари мумкин.

Компьютернинг аппарат ва дастур таъминотига боғлиқ равишда Sound Forge дастурининг 16 ва 32 разрядли версиялари мавжуд. Дастурнинг 16 разрядли 3.0 d версиясидан фойдаланилиш учун процессори камида Intel-80386 бўлган IBM компьютерларига эга бўлиш талаб қилинади. Албаттa, камида 486DX процессорли компьютерлар бўлса, янада яхши. Бундан ташқари дастурни ўрнатиш учун қаттиқ дискда 5 Мб бўш жой мавжуд бўлиши, ҳамда оператив хотиранинг ҳажми 8 Мб дан кам бўлмаслиги талаб қилинади. Дастурнинг 32-разрядли версияси эса Windows 95/NT ва ундан юқори операцион тизимлар муҳитини талаб этади ва у 16 разядри версиядаги дастурдан ўзининг тезкорлиги ҳамда кўпроқ имкониятларга эгалиги билан фарқ қиласи. Sound Forge дастури овозни рақамга айлантирувчи ҳамда Windows 95/NT учун драйверга эга ҳоҳлаган овоз платаси билан ҳам ишлай олади, мисол тариқасида Sound Blaster 16 ни келтириш мумкин. Бундан ташқари рақамга айлантирилган овоз билан ишлашда қаттиқ дискнинг етарли ҳажмдаги бўш жойга эга бўлиши ҳам талаб этилади, яъни компакт диск сифатига эга бўладиган бир минутлик стерео ёзув учун 10 Мб жой зарур бўлади. Овозни сифатли ёзиб олиш ва уни эшитиш учун тезлиги юқори бўлган қаттиқ диск зарур бўлиб, унга ўртача етишиш вақти 12 миллисекунддан ошмаслиги керак.

Дастур билан ишлашни унинг интерфейсини созлашдан бошлаган маъқул. Дастурдаги барча функцияларга бош меню орқали кириш мумкин, бироқ ишни тезлатиш ёки зарур функцияга етишиш вақтини қисқартириш мақсадида мос пиктограмма тутгачалари жойлашган асбоблар панелидан ҳам фойдаланиш мумкин. Бошқа дастурлардаги сингари бирор тутгачани босиш, бош менюдан маълум буйруқни чақириш билан эквивалент бўлади.

Экранда акс эттириладиган асбоблар панеллари бош менюдаги File/Prefences/Toolbars буйруғи ёрдамида белгилана-ди. У орқали экранга чиқариладиган дарчадан зарур асбоблар

наполлари хөч билан бөлгөлөлиб, уларни дастур ҳарчасининг маъқуу риппалирига жойлаштириши мүмкин.

Аудиоёзув ва эшиитириш учун овоз платаси драйверини ташлашида File/Preferences/Wave буйруғидан, MIDI учун MIDI-кириши ва MIDI-чиқиши буйруқларидан фойдаланилади. Агарда Sound Forge дастурини ташки MIDI қурилмаси ёки MIDI дан фойдаланиш имконини берувчи бошқа дастурлар билан биргаликда ишлатиш назарда тутиладиган бўлса, File/Preferences/MIDI/Sync буйруғи орқали созлашларни бажариш лозим бўлади.

Шунингдек, File/Preferences/Previews буйруги ёрдамида қўлланиладиган овоз эффектларини оддиндан эшитиб кўриш вақтини ҳам ўрнатиш мүмкин. Бу эса катта ҳажмдаги ахборотлар билан ишланганида овоз сигналига киритилётган ўзгартириш шатижасини, бутун файлга ишлов беришдан аввалроқ, баҳолашга имкон беради ва вақтни тежашга хизмат қиласди. Шу билан минимал созлашларни тугатиб, дастур билан бевосита ишлашга ўтиш мүмкин.

Даставвал, овоз фрагментини ёзиб олиш ва унга энг кўп қўлланиладиган эффектлар билан ишлов бериб, аудиосигнал овоз спектрини бойитиш каби оддий масалани ҳал қилишни қараб чиқамиз. Бунинг учун, File/New буйруғидан ёки мос тугмачадан фойдаланиб янги файл очамиз. Ёзиш, эшиитириш ва файлнинг боши ва охирига силжитишни назорат қилиш, экраннинг юқори ўнг бурчагида жойлашган ҳамда оддий магнитофоннинг мос тугмачаларини эслатувчи бошқарув тугмачалари ёрдамида амалга оширилади. Овоз ёзиб олиш учун микрофон ёки овоз платасига уланган CD қурилмасидан фойдаланиш мүмкин. Кириш сигнални баландлегистирини Sound Forge дастурига ўрнатилган микшер (Windows/Mixer) орқали, Windows орқали ёки овоз платаси билан биргаликда тақдим этиладиган восита ёрдамида ростлаш мүмкин. Сўнгра, Special/Transport/Record буйруги берилса ёки ёзув тугмачаси босилса, экранда мос ёрдамчи меню пайдо бўлади. Бу менюдан ёзиладиган файл формати: Mono/Stereo режимлари; Sample Size разрядлар сони; Sample Rate дискретлаш частотаси; ёзиш режими, яъни аввалги дублни кейингиси билан алмаштириш ёки дублларни кетма-кет ёзиш амаллари белгиланиши мүмкин. Бу ерда кириш сигнални баландлегистирини ўзгартириш индикаторлари ҳам жойлашган. Файл форматини аввалроқ, Edit|Data Format меню пунктидан ҳам белгилаш мүмкин. Бу ердаги Remote тугмачаси Sound Forge дастурида ёзиб олишни бошқариш имконини беради. Ушбу ҳолда Sound Forge дастури секвенсер учун MIDI-аккомпанемент тариқасида бирорта ҳақиқий чолғу асбобининг аудиотрегини ёзиш учун имконият яратади. Овоз ёзиб олишини бошлаш учун Record тугмачасини,

ёзіб олишни тұхтатып учун Stop тұтмачасининг босилған кифоя. Шундан сүнг, ёрдамчи менюни беркитиб, ёзіб олинған фонограммани таҳрирлашга киришиш мүмкін.

Фонограммани таҳрирлашда, аввалимборт, файлнинг бопын ва охирида мавжуд бўлган ортиқча пауза вақтларини олиб ташлаш зарур. Улар Record ёки Stop тұтмачаларини босиш ва овозни қабул қилиб олишни бошлаш ёки тұхтатып вақты оралиқларидағи фарқ натижасыда пайдо бўлади. Бунда файлдан олиб ташланиши зарур бўлган қисм белгиланади ва Edit/Clear меню пункти ёки Delete тұтмачасидан фойдаланилади. Файлнинг бирор соңасини белгилаш худди матн мұҳаррирларидағы каби амалга оширилади ва белгиланган қисм қора рангга бўялган ҳолда акс эттирилади. Стереоөзув файли билан ишланаётганида ҳар иккала каналдаги бирор қисмни белгилаш учун курсорни каналларни ажратувчи горизонтал чизиққа яқин қўйиш зарур бўлади, фақат битта каналга тегишли бўлган қисмни белгилаш учун эса курсорни ўнг каналнинг ўрта қисмидан пастроққа ёки чап каналнинг ўрта қисмидан юқоригоққа қўйиб белгилашни бошлаш лозим бўлади.

Баъзи ҳолларда, айниқса ёзіб олинған трек бошқа бир дастур ёки MIDI-қурилмаси билан синхронизация қилинган бўлса, файл бошидаги пауза вақтини қолдириш мақсадга мувофиқ. Бунда қолдирилаётган пауза вақтида мавжуд бўлган шовқинларни йўқотиш керак бўлади. Бунинг учун ушбу қисм белгиланиб, Process/Mute тұтмачаси босилади.

Агарда, сигнал товуш баландиги бўйича кам ўзгарувчан бўлса, унинг баландигини чегаралаб қўйиш мақсадга мувофиқ. Бу эса товушни кейинги ўзгартиришлар жараёнида содир бўлиши мумкин бўлган бузилишлардан сақлайди. Бунаقا товушга мисол қилиб Distortion эффектига эга электрогитара садосини келтириш мумкин. Ушбу ҳолда Effects/Dynamics меню пунктидан фойдаланилади ва экранга чиқариладиган ёрдамчи менюдаги Limiter майдонига белги қўйилади ҳамда Name рўйхатидан 3 dB limiter варианти кўрсатиласи. Сүнгра, OK тұтмачаси босилади.

Шуниси эътиборга моликки, қўшимча созлашларни талаб қилувчи ихтиёрий овоз эффектига мурожаат қилинганида ишлаш учун қулай, эффектнинг ҳохлаган параметрларини ростлаш имконини берувчи ёрдамчи меню тақдим этилади. Баъзи ҳолларда, ўта мураккаб ростлашларни амалга ошириб ўтирасдан, Name рўйхатида тақдим этиладиган бирорта белгилаб қўйилган ростлаш вариантини ҳам танлаш мумкин.

Баъзида товушга зарур тембр бериш учун уни экволайзер орқали ўтказиш фойдадан ҳоли эмас. Sound Forge дастурида асосан иккى русумдаги экволайзер мавжуд: параметрик (ёки Tools/Parametric EQ) ҳамда график (ёки Tools/Graphics EQ). Параметрик экволайзер танлаб олинған частота оралигини кучайтириш ёки сусайтириш имконини беради. Граф-

фінк әкволайзер өдаттадың анық әкволайзер қысмасында үшшаш. Янын 10-полосалық құниб ышланған жағдайда овоздан писбатан ашиқроқ назорат қызметтерге имконини берады.

Овозга яшіп жилолар берінші маңсағатта хорус (Chorus) эффектідан ұлғам фойдаланылады. Бұл эффект бир вақттың үзінде иккіншінде ортиқ сигнал манбаларидан төвүш тарқалаёттап сипатары таассурот туғдирады. Ушбу ҳолат бишланғыч сигналға үннің үзінде өткізу буйынша көчіккан (100 миллисекундігача) ҳамда товуш баландлығы буйынша бир оз үзгартырылған нұсқасында құшиш эвазига қосыл қылышады. Товушта хорус киритиш учун Effects/Chorus меню пунктіндең фойдаланылады. Бұнда экранға чиқарыладың ёрдамчи меню буйынша бирорта белгилаб құйылған ростлаш вариантын танлаш ёки үзимиз ҳохлаган ростлашларни киритишимиз мүмкін. Ростлашлар құйыдагы параметрлер ёрдамда белгиланады: Input gain – кириштегі сигнал баландлығы; Dry out – чиқищтегі ишлов берилмеган сигнал баландлығы; Chorus out – чиқищтегі ишлов берилған сигнал дастлабки сигналдан көчіккіш үзінде; Mod.rate – ишлов берилуви сигнал модуляциясынинг частотасы; Mod. Depth – модуляция чуқурлығы; Feedback – ишлов берилған сигналнинг қанча қысмасында ишлов берилиши фойзларда күрсатылады; Chorus size – дастлабки сигналның эффект билан ишлов берилшлар сони. Масалан, яккахон электрогитара учун, күп ҳолларда параметрларнинг құйыдагы қыйматлари құл келады: Input gain = 100%; Dry out = 100%; Chorus out = 33%; Delay = 30 ms; Mod. rate = 0,5 Hz; Mod. depth = 8%; Feedback = 15%; Chorus size = 2. Эффектни бутун файл учун жорий этишден аввал, уннан таъсири қандай бўлишини ёрдамчи менюдаги Preview тутмачасини босиб текшириб қўриш мүмкін.

Кеңг қўлланиладың эффектлардан яна бири реверберация эффекти ҳисобланады. Бұл эффект овозга "ҳажм" беріш ҳамда турли хилдаги имораттар (концерт заллари, ҳоллар, кичик ўлчамдаги хона ва бошқалар)нинг акустик шароитларини имитация қилиш учун ишлатылады. Замонавий мусиқий ёзувларнинг деярли барчасида реверберация эффекти мавжуд ёхуд ҳозирги кунда мусиқий ёзувда реверберациянинг борлиги эмас, балки йўқлигининг үзи эффект сифатыда қабул қилиниши мүмкін. Реверберация эффекти дастлабки сигналнинг үзінде буйынша көчіккіш үзінде ишлов берілген сигналдардың қысмасында ишлов беріледі. Sound Forge дастури сигналнинг саккизта нұсқасы билан ишлаш имконини беріб, ҳар бир нұсқа учун көчіккіш үзінде, амплитудасы ва стереоспектрда жойлашиш ўрнини күрсатыши мүмкін бўлади. Үзінде буйынша көчіккіш сигналлар тасаввур этилаётган бино деворларидан қайтган биринчи товуш тўлқииларини акс эттиради ва сўнгра Feedback, Mod. rate, Mod. depth ва Lowpass (юқори частоталар фильтри) параметрлари орқали қайтада үзгартыришлар билан садоланады.

Сигнални қайта ўзгартырышлар товушнинг минг-минглаб акс садоларини имитация қилишга хизмат қиласди. Натижада, маъдум муддат-давомида айни бир-акс садони эшитиш имконияти бўлмайди. Реверберация қилингандан сўнг товуш жуда табиий ва бойитилган ҳолда янграшига ишонч ҳосил қиласми. Реверберация жуда мураккаб ишлов бериши алгоритмига асосланади. Шунинг учун, ушбу эфектнинг созлашлари Sound Forge дастуридаги энг қийин созлашлардан ҳисобланади. Бунда, агарда белгилаб қўйилган созлаш вариантидан бирорта сидан фойдаланилмайдиган бўлса, товушнинг керакли янграшига эришиш учун жуда кўп вақт сарфлаш мумкин. Ушбу эфект Effects/Reverb меню пункти ёрдамида чақирилади. Тақдим этиладиган ёрдамчи менюдан бирорта белгилаб қўйилган созлаш вариантини танлаш ёки ростлаш параметларини бевосита ўзгартыриш билан шуғулланиш мумкин. Бунда Reverb менюсининг қуйи қисмида ростлаш жараёнини акс эттирувчи эхограммани кўриш мумкин бўлади.

Сўнгра, ёзib олинган товуш файлига Delay/Echo (ушлаб туриш/акс садо (эхо)) эфектини ҳам қўллаш мумкин. Бу эфект Effects/Delay/Echo меню пункти орқали чақирилади. У акс садони имитация қиласди ва эшитилаётган товуш, катта бинода, тоғда ёки аксинча, тор хонада таралаётгани каби таассурот уйғотади. Pseudo-Stereo деб номланувчи белгилаб қўйилган созлаш варианти танланса жуда қизик натижага эришиш мумкин. Уни файлдаги стероканаллардан фақат биттасига жорий этиш лозим бўлади.

Айтиш лозимки, юқорида келтирилган уч эфект (Chorus, Reverb ва Delay/Echo) бир-бирига жуда яқин ҳисобланади, яъни улар дастлабки сигналнинг вақт бўйича кечиккан бир ёки бир неча нусхаларини ҳосил қилишга асосланади. Шунинг учун ушбу эфектларнинг барчасини бир файлнинг ўзида қўллаш мақсадга мувофиқ эмас. Кўпинча уларнинг биттаси ёки иккитаси, масалан, Chorus-Reverb вариантидан, фойдаланиш етарли. Чунки, охир-оқибат овоз ёзуви турли акс садолар ва шовқинлар билан тўлиб-тошиб кетиши яхши эмас. Файлга ишлов беришда ҳар бир бажарилган ўзгартыришдан сўнг, керакли натижага эришиш учун овоз ёзувини диққат билан эшишиб кўриш зарур бўлади.

Sound Forge дастурида мавжуд ишлов бериш воситалари ёрдамида файлнинг бошида товушнинг аста-секин баландлаша бориши ва файлнинг охирида унинг сўна бориши эфектларини жуда осонлик билан йўлга қўйиш мумкин. Товуш баландлигининг аста-секин кўтарила бориши учун файлдаги керакли қисмни белгилаш ва Process/Fade/In меню пунктидан, аста-секин пасая бориши учун эса Process/Fade/Out меню пунктидан фойдаланиш кифоя. Process/Fade/Graphic меню пункти эса сигнал амплитудасини бутун файл бўйлаб ўзгарти-

риш учун ақтады. График тасвир күзгиппен учун жұда құлай бўлиб, бўнда, албаттага, икод оркинингизга ҳам йўл очилади.

Юқорида баёни этилган овоз эфектлари деярли барча товуш файлларига ишлов бериндиңдә қўлланилади. Булардан ташқари, Sound Forge дастурида бошқа кўплаб қизиқарли воситалар ҳам мавжуд. Улар жуда камдан-кам, оригинал ёки табиатда умуман мавжуд бўлмаган янги оҳангларни ҳосил қилиш зарурати бўлган ҳоллардагина ишлатилиши мумкин. Бу эфектлар қаторига қуйидаги мақсадлар учун қўлланиладиган маҳсус эфектлар киради: Effects/Flange меню пункти сигнал тембрини ажойиб тарзда ўзгартириш учун; Process/Reverse меню пункти овоз ёзуви фрагментини охиридан бошига қараб эшилтириш учун; Effects/Pitch Bend меню пункти кўрсатилган эгри чизиқ бўйича товуш баландлигини ўзгартириш учун; Effects/Gapper/Snipper меню пункти овозни ўзгартириш, масалан, одам овозини робот овозига айлантириб эшилтириш учун; Effects/Amplitude Modulation меню пункти секин тремоло ёки тури овоз бузилишларига эришиш учун; Effects/Distortion меню пункти овоз кучайтиргичга тушаётган оғирликни имитация қилиш учун ва ҳоказо.

Sound Forge дастури бошқа кўплаб фойдали имкониятлардан ҳоли эмас. Масалан, қандайдир мусиқа асбоби партиясини ёзиг олаётганда, ижродә адашиш оқибатида биронта нотўғри нота тушшиб қолиши мумкин. Партияни қайта ёзмасдан, уни таҳрирлаш имконияти дастурнинг Pitch change воситаси ёрдамида амалга оширилади. Бунинг учун овоз ёзуви тўлқинидан керакли фрагмент белгилаб олинади ва Effects/Pitch Change меню пунктига кирилади. Экранга чиқариладиган ёрдамчи менюдаги Preserve Duration (фрагмент узунлигини ўзгартирмаслик) майдонига белги қўйилиши, Semitones (полутонлар) ва Cents (центлар) майдонларидағи сон қийматларни ўзгартириб, нотўғри олинган нотани тўғрилаш ва ОК тугмачасини босиб керакли овоз ёзуvigа эга бўлиш мумкин.

Овоз ёзуви фрагменти ижросини, унинг баландлигини ўзгартирмасдан, тезлатиш ёки секинлатиш имкониятини тақдим этилиши ҳам жуда фойдали ҳисобланади. Бунинг учун Process/Time Compress/Expand воситасидан фойдаланилади. Афсуски, дастур ёрдамида фонограммани 2 мартағача тезлатиш ва 1,5 мартағача секинлатиш мумкин бўлади.

Анча кенг қўлланиладиган ва фойдали эфектлардан яна бири Noise Gate (Effects|Noise Gate) эфекти ҳисобланади. У ижродаги тўхталишларда, асосий сигнал вақтинча тўхтатиладиган ҳоллардаги барча шовқинлардан халос бўлиш имконини беради. Ушбу эфект кўрсатиладиган дарражадан паст амплитудага эга барча товуш ва шовқинларни овоз ёзувидан олиб ташлаш асосида ишлайди.

Дастур овоз ёзувини ҳосил қилиб, уни овозни сэмплерда ишлатиш билан шуғулланувчилар учун ҳам катта қизиқиши үйготади. Sound Forge дастурининг тарқибида овоз ёзувининг вақт бўйича даврий қайтариладиган қисмларини яратиш ва таҳрирлаш учун мулжалланган, Loop Tuner каби қулай воситалар ҳам мавжуд. Бунга ўхаш техника қисқа узунилқдаги товушни сэмплерда ҳохлаганча узоқ мұндаст эшиттирилинига эришишни таъминлайди. Loop Tuner билан таҳрирлашга кириши ўздан аввал сэмплнинг керакли қисмини сичқонча билан белгилаб олиш ва Special/Edit Sample бўйруғини чақириш лозим бўлади. Бу мақсадда горизонтал иолосада сичқончанинг контекст менюсидан ҳам фойдаланиш мумкин. Бунда экранга чиқариладиган ёрдамчи менюда Sustaining ёки Sustaining with Release ҳамда Infinite Loop ёзув майдонларига белги қўйилади ва ОК тутмачаси босилади. Сўнгра, View/Loop Tuner бўйруғи берилиб, Loop Tuner воситаси ишга туширилади. Бунда экранда иккита иш дарчаси мавжуд бўлиб, уларнинг юқоридагисида ёзиб олинган овоз ёзуви треги бутунича, пастдагисида эса белгиланган қисмнинг бошланиши ва тугаши «уланадиган» жойнинг максимал катталаштирилган ҳолдаги тасвиirlари акс эттирилган бўлади. Ушбу «уланиш» жойларини иложи борича бир-бири билан устма-уст тушишига эришиш мұхим ҳисобланади. Яъни, танланган қисм тўлқинининг охири (пастки дарчанинг чап қисмидаги тасвир), қисм боши тўлқинининг мантиқий давоми каби бўлиши зарур бўлади. Ушбу мақсадда даврий қайтарилишнинг боши ва охирини билдирувчи нуқтадарни силжитиш учун мулжалланган назорат воситаларидан фойдаланилади. Мос тутмачани олдиндан босиб қўйиб, бир вақтнинг ўзида ҳар иккала нуқтани силжитиш ҳам мумкин. Жуда қисқа қисм (50 миллисекунддан кам) олиниши ҳам тавсия этилмайди, чунки натижада овоз баландлиги ўзгариб кетиши мумкин. Ҳосил қилинган Loop қандай янграшини мос тутмачани босиб эшитиб кўриш мумкин. Тюнернинг энг яхши имкониятларидан бири Loop ни эшитиш пайтида ҳам унга таҳрирлар киритиш мумкинligидир. Яъни, овоз ёзувига бирон-бир ўзгартириш киритилса, бу ўзгартириш овоз ёзувига қандай таъсир этганини дарҳол эшитиш мумкин. Бундай қулайлик барча дастурларда ҳам мавжуд эмас. Таҳрирланган файл сэмплерда қандай янграшини эшитиб кўриш учун юқори дарчанинг пастида жойлашган мос тутмача босилади. Бажарилган ишнинг сифати фақат эшитиб кўриш орқали баҳоланади. Оҳангни эшиттирилишида овозда ҳеч қандай сакрашлар ва зарблар бўлмаслиги лозим.

Сэмплерга юклатиладиган овоз ёзуви сигнални бузилишига олиб келмайдиган максимал амплитудага эга бўлиши керак. Амплитудани ошириш учун нормаллаштириш амали - Pro-cess/Normalise бўйруғидан фойдаланилади.

Агарда құлланилаётган сөмилер мөдели Sound Forge дастурида мавжуд бўлса, ҳосна қыннинг овозни Tools/”Samplers тутмачасини босиш эвазига сөмилерга юклаш мумкин.

Лича зун овоз файлни билан ишланганида ёки каттароқ күрши масштаби танланганида, ҳаракатни осонлантириши учун дастурда қараләётган тўлқин тебранишининг саккизтагача қисмларини сақлаш имконияти мавжуд. Бунинг учун файлнинг керакли қисми белгиланиши ва настки дарчадаги рақам тутмачаларидан бирининг босилиши кифоя. Сўнгра, ҳохлаган пайт, файлни керакли қисмига қайтиш зарурати туғилганда, унга мос келувчи рақам тутмачаси босилади.

Деярли барча эфектларни нафақат иккала канал учун биргаликда қўлламасдан, улардан фақат алоҳида олинган бит-тасига ҳам қўллаш мумкинлиги эътиборга сазовордир. Овоз файлининг ўнг ва чап каналларини бир хил эфект билан турли хил ростлашлар қилиб ишлов берилса, айрим ҳолларда, жуда қизиқ натижаларга эришилади. Бу, асосан, овозни вақт бўйича ушлаб қолиш ва реверберацияда яхши кузатилади. Чап ва ўнг каналлар учун умуман бир-биридан фарқ қилувчи эфектлар ҳам ишлатилиши мумкин. Охирги натижага файлга ишлов беришда қўлланилган эфектлар тўпламишининг кетмакетлиги ҳам сезиларли таъсир қиласи, мисол учун, EQ-Chorus-Delay ёки Chorus-Delay-EQ.

Иш жараёнида сақлаш амалига эҳтиёткорлик билан ёндошиш талаб этилади, чунки Undo (бекор қилиш) амали бир поғонали бўлиб,bekor қилиш фақат энг охириги ўзгартириш учун кучга эга бўлади. Яъни, файлга ишлов беришда икки-уч қадам орқага қайтишнинг иложи йўқ ва ўша файлни қайтадан очиш керак бўлади. Шунинг учун, файлнинг бир неча оралиқ нусхаларини сақлаб бориш мақсадга мувофиқ ҳисобланади.

Хулоса қилиб айтиш мумкинки, Sound Forge дастури жуда кўплаб функционал имкониятларга эга ва овоз ёзуви файлларини яратиш ва таҳрирлаш учун фойдали восита бўлиши мумкин.

Құлланилған атамаларнинг қисқача луғати

| | |
|-------------------------------------|--------------------------------------|
| Control voltage (CV) | назорат-қилинаётгап күчланиш |
| Digital Controlled Oscillator (DCO) | рақамлы осциллятор |
| Digital Signal Processor (DSP) | рақамлы сигнал процесори |
| envelop generator | эгиувчан генератор |
| filter cutoff | частота оралығи |
| FM | частота модуляция |
| low frequency (LFO) | кичик частота |
| Pulse wave | пульсланувчи түлқин шакли |
| Resonance | резонанс |
| Sawtooth wave | аррасимон түлқин шакли |
| Sine wave | синусоидал түлқин шакли |
| Square wave | түрткүйрілген түлқин шакли |
| triangle wave | түртбұрчак түлқин шакли |
| Voltage Controlled Filter (VCF) | учбұрчак күренишили түлқин фильтри |
| Voltage Controlled Oscillator (VCO) | күчланишни назорат қилиш осциллятори |

Адабиётлар

1. Аналоговые и цифровые интегральные микросхемы. Справочное пособие. Под ред. С.В.Якубовского. М., «Радио и связь», 1984.
2. Ащеулов С. и др. Задачи по элементарной физике. М., 1974.
3. Бутиков Е.И. и др. Физика в примерах и задачах. М., 1989.
4. Бытько Н.Д. Физика. Учеб.пособие. М, 1972.
5. Геворкян Р Г Курс физики. Учеб. пособие для вузов. М,1979.
6. Дубровский И.М. Справочник по физике. М, 1986.
7. Интегральные микросхемы. Справочник. Под ред. Б.В.Тарабриной. М., «Радио и связь», 1984.
8. Кайна, Горлон. Акустические волны. Пер. с англ. 1990.
9. Калантаевский Ю.Ф. Радио-электроника. «Высшая школа».
- 10.Кошкин Н.И. и др. Справочник по элементарной физике. М. 1965.
- 11.Ломаносов В.Ю. и др. Электротехника. "Энергоатомиздат"
- 12.Малов Н.Н. Курс электротехники и радиотехники. М. 1965
- 13.Мельников Л.Н. Программы, синтез света и музыки. М, 1980.
- 14.Миловзоров В.П. Элементы информационных систем. М, 1989.
- 15.Робертсон Б. Современная физика в прикладных науках. Пер. с англ. Мир. 1965.
- 16.Ромаш Э.М. Источники вторичного электропитания радиоэлектронной аппаратуры. М., «Радио и связь», 1981.
- 17.Савельев И.В. Курс общей физики. Том 2, Москва, «Наука», 1978.
- 18.Самойлов В.Ф., Маковеев В.Г Импульсная техника. М., «Связь», 1971.
- 19.Справочник по интегральным микросхемам. Под ред. Б.В.Тарабриной. Москва, «Энергия», 1980.
- 20.Тарабрин Б.В. Справочник по интегральным микросхемам. М,1989.
- 21.Физика за рубежом. Пер. с англ. 1988.
- 22.Яворский Б.М., Детлаф А.А. Справочник по физике. Москва, «Наука», 1985.
- 23.Яковлев В.Н. Импульсные генераторы на транзисторах. Киев, «Техника», 1968.

АМИНЖОН АҲМАДЖОНОВ,
МУХИДДИН ЗОКИРОВИЧ НОСИРОВ,
АКБАР РАСУЛОВИЧ РЎЗИҚУЛОВ

ФИЗИКА ВА ЭЛЕКТРОНИКА АСОСЛАРИ

ўқув қўлланма

ўзбек тилида

Муҳаррир *M.Зокирова*

Рассом *H.Умуро*

Компьютерда саҳифаловчи *A.Рўзиқулов*

Нашр учун масъул *M.Пўлатов*

АБ № 5

Босишига 27.01.2004 й.да рухсат этилди. Бичими $84 \times 108 \frac{1}{32}$

Шартли б.т 7,8. Нашр б.т. 5,0. Адади 500 нусха.
Баҳоси шартнома асосида. Буюртма № 06-2004.

Ўзбекистон давлат консерваториясининг
«Мусиқа» нашриёти, Тошкент, Абай кўчаси, 1.
Нашр рақами № 05.

«Мусиқа» нашриётининг компьютер марказида
тайёрланди.

