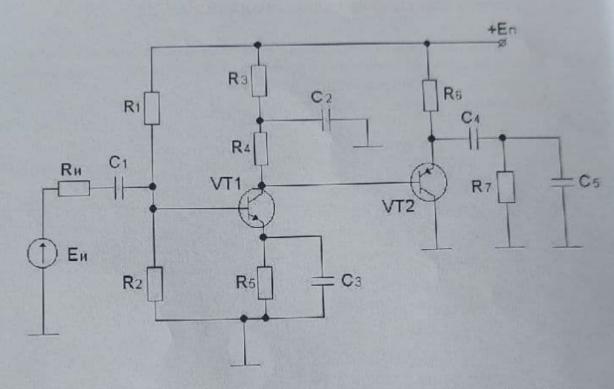
## Расчёт двухкаскадного усилителя.

- Задание: Определить параметры элементов двухкаскадного усилителя (схема которого приведена на рисунке 2) и построить график амплитудночастотной характеристики.
- 2. Исходные данные для расчёта:
  - 2.1 Параметры транзисторов:
    - 2.1.1.  $\beta = 20...90$ ;
    - 2.1.2.  $f_T = 250 \text{ MFu}$ ;
    - 2.1.3.  $C_K = 7 \pi \Phi$ ;
    - 2.1.4. Uкэдоп ≤ 25В;
    - 2.1.5.  $I_{K,ДОП} \le 100$  мА;
    - 2.1.6. Рклоп ≤ 150 мВт;
  - 2.2.  $E_{\Pi} = (4+N) B$ ;
  - 2.3.  $f_{HUЖH 3ЛБ} = (20+N) \Gamma u;$
  - 2.4.  $R_7 = (100+10 \cdot N) \text{ Om};$
  - 2.5.  $R_{\rm M} = (200+20 \cdot {\rm N}) \, {\rm Om};$
  - 2.6.  $m = (1,4+0,05 \cdot N);$
  - 2.7.  $C_5 = (1000 30 \cdot N); n$

Здесь N - номер варианта (задаётся преподавателем).

3. Рекомендуемая литература:



VT1 - KT315A VT2 - KT361D

Рисунок 1. Схема для задания.

- 4. Методика выполнения расчётного задания.
  - 4.1. Расчётное значение коэффициента усиления по току для транзисторов:  $\beta_{FACY} = \sqrt{\min \beta} \cdot (\max \beta);$
  - 4.2. Расчёт для постоянных токов и напряжений (режим покоя).

4.2.2. 
$$U_{R6} = \frac{E_{II} - U_{KO,MIN.}}{1,32 + \frac{4,4}{E_{II}}}$$
;  $U_{KO,MIN} \approx 1B$ ;

4.2.3. Сила коллекторного тока покоя для VT2:

$$I_{KH,2} = \frac{U_{R6}}{R_6} \, ;$$

4.2.4. Сила базового тока покоя для VT2:

$$I_{E.II.2} = \frac{I_{K.II.2}}{\beta_{PACQ}};$$

4.2.5. Сила коллекторного тока покоя для VT1:

$$I_{K.\Pi.1} \approx 10 \cdot I_{E.\Pi.2}$$
;

Примечание: возможно уточнение этой формулы в ходе расчёта для средних частот.

4.2.6. Коллекторное напряжение покоя для VT1:

$$U_{K,\Pi,1} = U_{B,\Pi,2} = E_{\Pi,-} (U_{R6} + U_{BO,2}); U_{BO,2} \approx 0,65B;$$

4.2.7. 
$$R_3 + R_4 = R^* = \frac{E_{\pi} - U_{\kappa,\pi,1}}{I_{\kappa,\pi,1}}$$
;

4.2.8. 
$$R_4 = \frac{R * \cdot R_{BX, \Im\Pi}}{R * \cdot (m-1) + m \cdot R_{BX, \Im\Pi}}$$
; здесь  $R_{BX, \Im\Pi}$  - входное

сопротивление эмиттерного повторителя на VT2 для средних частот.

$$R_{BX, \ni \Pi.} = r_{E\ni .2} + (1 + \beta_{PAC'I.}) \cdot \frac{R_6}{2}; r_{E\ni .2} = \frac{\beta_{PAC'I}}{S_2};$$

$$S_2 = \frac{I_{K,\Pi,2}}{\varphi_{T,}}; \ \varphi_{T,} \approx 25 MB;$$

4.2.9. 
$$R_3 = R^* - R_4$$
;

4.2.10. 
$$R_5 = 0.1 \cdot R^*$$
;

4.2.11. Эмиттерное напряжение покоя для VT1: 
$$U_{\mathfrak{I},\Pi,1}=I_{K,\Pi,1}\cdot R_{\mathfrak{I}};$$

4.2.12. Базовое напряжение покоя для VT1: 
$$U_{B,\Pi,1} = U_{9,\Pi,1} + U_{B9,1}; \ U_{B9,1} \approx 0,65B;$$

4.2.13. 
$$I_{R2} = 40 \cdot I_{B,\Pi,1}$$
;  $I_{R1} = 41 \cdot I_{B,\Pi,1}$ ;  $I_{B,\Pi,1} = \frac{I_{R,\Pi,1}}{P_{B,\Pi,1}}$ ;

4.2.14. 
$$R_1 = \frac{E_{\pi_1} - U_{E,\pi,1}}{I_{R1}}; R_2 = \frac{U_{E,\pi,1}}{I_{R2}};$$

4.3. Расчёт для средних частот.

4.3.1. Входное сопротивление усилителя:

$$R_{BX,VC.} = \frac{R_{JEH.} \cdot R_{BX,1}}{R_{JEH.} + R_{BX,1}}; R_{JEH.} = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2};$$

Здесь входное сопротивление VT1:  $R_{BX,1} = r_{E3,1}$ ;

$$r_{E9.1} = \frac{\beta_{PACY_{-}}}{S_{1}}; S_{1} = \frac{I_{K.\Pi.1}}{\varphi_{T_{-}}};$$

4.3.2. Коэффициент передачи входной цепи:

$$K_{BX,U} = \frac{R_{BX,VC}}{R_{BX,VC} + R_{U}};$$

4.3.3. Модуль коэффициента усиления каскада с общим эмиттером:

$$\left| K_{O.O.O.} \right| = S_1 \cdot R_{H.1} \, ; \ R_{H.1} = \frac{R_4 \cdot R_{BX.O.H.}}{R_4 + R_{BX.O.H.}} \, ;$$

4.3.4. Коэффициент передачи эмиттерного повторителя:

$$K_{0.9M} = \frac{S_2 \cdot R_{H.2}}{1 + S_2 \cdot R_{H.2}}; R_{H.2} = \frac{R_6}{2};$$

4.3.5. Сквозной коэффициент усиления всего усилителя:

$$K_{O,CKB.} = K_{BX.U.} \cdot | K_{O,O3.} | \cdot K_{O,OH.};$$

4.3.6. Амплитуда коллекторного напряжения для VT1:

$$U_{K,m,1} = \min \left\{ \begin{array}{l} U_{R4} \\ U_x \end{array} \right.$$

$$U_{R4} = I_{K,\Pi,1} \cdot R_4;$$

$$U_x = U_{K.\Pi,1} - (U_{\partial,\Pi,1} + U_{K\partial,MIN.});$$

4.3.7. Амплитуда коллекторного тока для VT1:

$$I_{K,T,1} = \frac{U_{K,m,1}}{R_{H,1}};$$

Минимальное значение силы коллекторного тока для VT1:

min 
$$I_{K,1} = I_{K,\Pi,1} - I_{K,m,1}$$
;

Кратность изменения силы коллекторного тока для VT1:

$$K_{KT} = \frac{I_{KR,1}}{\min I_{K,1}};$$

- 4.3.8. Если  $K_{K,T} \le 10$ , то продолжать расчёт дальше. В противном случае следует вернуться к п. 4.2.5. и принять  $I_{K,\Pi,1} = K_{K,T} \cdot I_{5,\Pi,2}$ ; Затем переделать расчёты по п.п. 4.2.6.....4.3.7. до выполнения условия в п.4.3.8.
- 4.3.9. Амплитуда выходного напряжения усилителя:  $U_{BblX,m} = U_{K,T,1} \cdot K_{O,D\Pi}$ ;

4.3.10. Коэффициент нелинейных искажений (коэффициент гармоник):

$$K_{\Gamma} \approx 1.5 \cdot 72 \cdot U_{BX,m,1}^2 = 108 \cdot U_{BX,m,1}^2$$
;

Здесь амплитуда входного напряжения:

$$U_{\text{BX},m.1} = \frac{U_{\text{BblX},m.}}{K_{O.\Im\Pi.} \cdot \left| K_{O.O\Im.} \right|};$$

4.3.11. Максимальный коэффициент полезного действия:

$$\max \eta = \frac{\max P_{R7}}{\max P_{HOTPEE}},$$

$$\max P_{R7} = \frac{\left(U_{BbLX,m.}\right)^2}{2 \cdot R_{\Psi}};$$

$$\max P_{ROTPEB} = \max P_{R7} + (I_{K,R,1} + I_{K,R,2} + I_{R}) \cdot E_{R};$$

4.4.1. 
$$C_{2} = \frac{R^{*}}{2 \cdot \pi \cdot m \cdot (f_{HUKH 3JLB}) \cdot R_{3} \cdot R_{4}};$$

$$4.4.2 \quad C_{3} = \frac{(1 + S_{1} \cdot R_{5}) \cdot C_{2} \cdot R_{3} \cdot R_{4}}{R_{5} \cdot R^{*}};$$

$$4.4.3. \quad C_{1} = \frac{R_{5} \cdot C_{3}}{R_{H_{1}} + \{ [r_{E3,1} + (1 + \beta) \cdot R_{5}] || R_{JEJI} \}};$$

$$4.4.4. \quad C_{4} = \frac{R_{5} \cdot C_{3}}{R'_{BblX, 3H_{1}} + R_{7}};$$

Здесь выходное сопротивление эмиттерного повторителя для низких частот:

$$R'_{\text{BMX.ЭП.}} \approx \frac{r_{\text{BЭ.2}} + R^*}{1 + \beta_{\text{PACY}}};$$

- 4.5. Расчёт для верхних частот.
- 4.5.1. Постоянная времени входной цепи усилителя:

$$\tau_{BX.} = \left(\frac{R_{i} \cdot r_{E3.1}}{R_{i} + r_{E3.1}}\right) \cdot C_{01}; \quad R_{i} = \frac{R_{M.} \cdot R_{MEM.}}{R_{M.} + R_{MEM.}};$$

$$C_{01} = C_{E3.1} + C_{K.} \cdot \left(1 + \left|K_{O.O3.}\right|\right); \quad C_{E3.1} = \frac{S_{1}}{2 \cdot \pi \cdot f_{T.}};$$

4.5.2. Верхняя частота среза для входной цепи:

$$f_{BEPX,BX} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot \tau_{BX}};$$

4.5.3. Постоянная времени межкаскадного участка усилителя:

$$\tau_{\Pi P.} = \left(\frac{R_4 \cdot R_{BX.3\Pi.}}{R_4 + R_{BX.3\Pi.}}\right) \cdot \left(C_{BblX.1} + C_{K.}\right);$$

$$C_{BblX.1} = C_K \cdot \left[1 + \frac{\beta_{PACY.}}{1 + \frac{r_{B3.1}}{R_i}}\right];$$

4.5.4. Верхняя частота среза для межкаскадного участка:

$$f_{BEPX\ IIP} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot \tau_{IIP}};$$

4.5.5. Постоянная времени для выходной цепи усилителя:

$$\tau_{BblX} = R_{BblX, \Im \Pi}^{"} \cdot C_{5};$$

Здесь выходное сопротивление эмиттерного повторителя для верхних частот:

$$R''_{BBJX.9\Pi} = \frac{r_{B9.2} + R_4}{1 + \beta_{PAC'I.}};$$

- 4.6. Построение графика амплитудно-частотной характеристики усилителя.
  - 4.6.1. Построить оси прямоугольной системы координат. Вертикальную ось проградуировать в децибелах (от 3 до 60 с шагом в 3 дБ). Горизонтальную ось проградуировать в значениях частоты (в логарифмическом масштабе) от 1Гц до 128 МГц (с шагом в две октавы).

4.6.2. Средняя частота:

Средняя частота: 
$$f_{CPEДH} = \sqrt{(f_{HИЖH 3ДБ}) \cdot (\min f_{BEPX})};$$

Здесь  $\min f_{\mathit{BEPX}}$  - наименьшая частота из верхних частот среза по п.п. 4.5.2.; 4.5.4.; 4.5.6. 7

- 4.6.3. Для  $f_{\mathit{CPEДH}}$  отложить коэффициент усиления 20- $\lg[K_{O,CKB}]$ . Через полученную точку провести горизонтальную линию между частотами  $f_{HИЖH.3ДБ.}$  и (min  $f_{BEPX.}$ ).
- 4.6.4. Через конечные точки горизонтального отрезка прямой (по п.4.6.3.) провести наклонные прямые с наклонным 20 дБ/дек или 6 дБ/окт. Для низкочастотного участка наклонную прямую (20 дБ/дек) вести до частоты бижн раздел..

Для высокочастотного участка наклонную прямую (20 дБ/дек) вести до частоты, равной средней из частот по п.п. 4.5.2.; 4.5.4.; 4.5.6.

4.6.5. 
$$f_{\text{HИЖН.РАЗДЕЛ}} = \frac{f_{\text{НИЖН.3 ДЕ}} \cdot m}{1 + S_1 \cdot R_5};$$

4.6.6. Для частот, ниже  $f_{\text{нижн РАЗДЕЛ}}$  провести наклонную прямую с наклоном 40дБ/дек или 12дБ/окт.

Для частот, выше средней из частот п.п. 4.5.2.; 4.5.4.; 4.5.6. провести прямую с наклоном – 40дБ/дек до частоты, равной наибольшей из частот по п.п. 4.5.2.; 4.5.4.; 4.5.6.

4.6.7. Для частот, выше наибольшей из частот п.п. 4.5.2.; 4.5.4.; 4.5.6. провести прямую с наклоном – 60дБ/дек или – 18дБ/окт.