## Московский физико-технический институт

Лабораторная работа по радиотехнике

# №28 Усилитель на биполярных транзисторах

выполнил студент Б04-852 группы ФЭФМ Яромир Водзяновский Задание: На заданных значениях:

$$R_k = 3.9 \text{ кОм}, \ I_k = 2.5 \text{ мA}, \ C_6 = 200 \text{ н}\Phi, \ U_{\pi} = 10 \text{ B}$$

рассчитаем, соберем и исследуем указанные схемы, измеряя совокупность параметров:

$$U_{\text{BMX.MAKC}}, K_u, K_e, R_{\text{BX}}, f_{\text{H}}, f_{\text{B}}$$
 (1)

#### НЕСТАБИЛИЗИРОВАННЫЙ УСИЛИТЕЛЬ

1. Соберем схему (рис. 1), установим  $R_6 = \hat{R}_6 \approx 200 \cdot R_k$ , чтобы ток  $I_k$  равнялся заданному  $\hat{I}_k$ . Измерим  $U_{\kappa_9}$  и  $U_{69}$ . Найдем  $h_{219}$ .

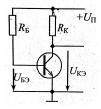


Рис. 1: Схема 1

(а) Измеренные значения напряжений:

$$U_{\text{k9}} \approx 6.13 \, \text{B}$$
  $U_{\text{69}} \approx 0.64 \, \text{B}$ 

(b) Определим  $I_k$  и  $I_6$  измерив падение напряжение и зная сопротивление:

$$I_k \approx 1.5 \; \mathrm{mA}$$
  $I_6 \approx 11.4 \; \mathrm{mkA}$ 

(c) Посчитаем  $h_{21}$  по следуюзщей формуле:

$$h_{219} = I_k/I_{\rm G} \approx 131$$

(d) Определим  $R_6$  и сравним с даным значением:

$$R_{\rm 6} = h_{219} (U_{\rm m} - U_{\rm 69})/\hat{I}_k pprox 492 \ {
m кOm}$$

2. Соберем схему (рис. 2). Для нестабилизированного усилителя с  $R_{\rm u} \approx R_k$  определим параметры (1) при  $R_6 = \hat{R}_6$  и при  $R_6 = 2 \cdot \hat{R}_6$ 

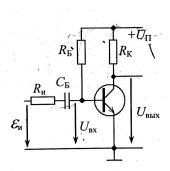


Рис. 2: Схема 2

- $R_6 = \hat{R}_6 = 492 \text{ кОм}$ 
  - (a) Измерим  $U_{\text{вых.макс}},\ U_{\text{вх}}$  :

$$\boxed{ \begin{aligned} U_{\text{вых.макс}} &= 13.9 \text{ B} \\ U_{\text{вх}} &= 1.7 \text{ B} \end{aligned} }$$

(b) Определим  $K_u$ ,  $K_e$ :

$$K_u = U_{\text{вых}}/U_{\text{вх}} = 8.3$$
  $K_e = U_{\text{вых}}/E_u = 7$ 

(c) Определим  $R_{\rm BX}$ :

$$R_{ ext{bx}} = rac{U_{ ext{bx}}R_u}{\Delta U_{R_u}} pprox 15 \ ext{кOm}$$

(d) Верхняя и нижняя пороговые частоты определяются исходя из падения амплитуды сигнала в  $\approx 0.7$  раз:

$$f_{\scriptscriptstyle 
m H} pprox 330 \ \Gamma$$
ц  $f_{\scriptscriptstyle 
m B} pprox 1 \ {
m M} \Gamma$ ц

- $R_6 = 2 \cdot \hat{R}_6 = 820 \text{ кОм}$ 
  - (a) Измерим  $U_{\text{вых.макс}}$ ,  $U_{\text{вх}}$ :

$$\boxed{ \begin{aligned} U_{\text{вых.макс}} &= 13.3 \text{ B} \\ U_{\text{bx}} &= 1.8 \text{ B} \end{aligned} }$$

(b) Определим  $K_u$ ,  $K_e$ :

$$K_u = U_{\text{вых}}/U_{\text{вх}} = 7.4$$
  $K_e = U_{\text{вых}}/E_u = 6.7$ 

(c) Определим  $R_{\rm BX}$ :

$$R_{\mathrm{bx}} = \frac{U_{\mathrm{bx}}R_u}{\Delta U_{R_u}} pprox 28 \ \mathrm{kOm}$$

(d) Верхняя и нижняя пороговые частоты определяются исходя из падения амплитуды сигнала в  $\approx 0.7$  раз:

$$f_{\scriptscriptstyle 
m H} pprox 8$$
 Гц  $f_{\scriptscriptstyle 
m B} pprox 1.4$  МГц

3. Соберем схему (рис. 3). Определим параметры (1) нестабилизированного усилителя с внешней нагрузкой  $R_{\rm H} \approx R_k$  при  $R_6 = \hat{R}_6$  и  $C_9 \geq 100$  мк $\Phi$ .

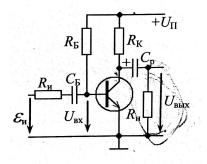


Рис. 3: Схема 3

(а) Измерим  $U_{\text{вых.макс}},\ U_{\text{вх}}$  :

$$\boxed{ U_{\text{вых.макс}} = 0.69 \text{ B} }$$
 
$$U_{\text{вх}} = 0.11 \text{ B}$$

(b) Определим  $K_u$ ,  $K_e$ :

$$K_u = U_{\text{вых}}/U_{\text{вх}} = 6.27$$
  $K_e = U_{\text{вых}}/E_u = 4.92$ 

(c) Определим  $R_{\rm BX}$ :

$$R_{ ext{bx}} = rac{U_{ ext{bx}}R_u}{\Delta U_{R_u}} pprox 14 \ ext{кOm}$$

(d) Верхняя и нижняя пороговые частоты определяются исходя из падения амплитуды сигнала в  $\approx 0.7$  раз:

$$f_{\scriptscriptstyle 
m H} pprox 42$$
 Гц  $f_{\scriptscriptstyle 
m B} pprox 600$  кГц

#### Стабилизированный усилитель

4. Соберем схему (рис. 4). Выберем  $R_9=910$  Ом,  $R_2=6,8$  кОм. Бужем подбирать  $R_1$  из условия получения заданного тока коллектора  $\hat{I}_k$ . Измерить  $U_6,\ U_9,\ U_k$  относительно земли.

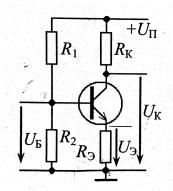


Рис. 4: Схема 4

(а) Условие получения заданного тока коллектора:

$$I_k pprox (U_{\rm G} - U_{\rm Ge})/R_{
m e}$$

В нашем случае будем подбирать  $R_1$  так, чтобы выполнилось условие:

$$(U_6 - U_{69}) \approx 1.365 \text{ B}$$

(b) Получим нужное сопротивление:

$$R_1 = 3.6 \text{ кОм}$$

(с) Измерим напряжения:

$$U_6 = 1.97 \text{ B}, \quad U_9 = 1.32 \text{ B}, \quad U_k = 1.4 \text{ B}$$

### Далее будет другое напряжение $U_{\mathrm{n}}=5~\mathrm{B}$

5. Соберем схему (рис. 5). Для данной схемы  $C_{\mathfrak{d}} \geq 100$  мк $\Phi$  определим параметры (1) при  $R_{\mathtt{u}} \approx R_k$ .

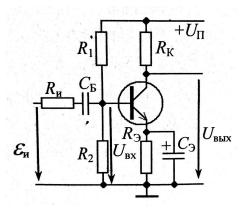


Рис. 5: Схема 5

(a) Измерим  $U_{\text{вых.макс}},\ U_{\text{вх}}$  :

$$U_{\text{вых.макс}} = 0.173 \text{ B}$$

$$U_{\rm BX} = 0.025 \; {\rm B}$$

$$E_u \approx 0.314 \text{ B}$$

(b) Определим  $K_u$ ,  $K_e$ :

$$K_u = U_{\text{вых}}/U_{\text{вх}} = 6.92$$
  $K_e = U_{\text{вых}}/E_u = 0.5$ 

(c) Определим  $R_{\rm BX}$ :

$$R_{\rm bx} = \frac{U_{\rm bx}R_u}{\Delta U_{R_u}} \approx 337.4 \; {\rm Om}$$

(d) Верхняя и нижняя пороговые частоты определяются исходя из падения амплитуды сигнала в  $\approx 0.7$  раз:

$$f_{\scriptscriptstyle 
m H} pprox 370~\Gamma$$
ц        $f_{\scriptscriptstyle 
m B} pprox 590~{
m k}\Gamma$ ц

6. Работаем с предыдущей схемой (рис. 5). Подадим на вход усилителя прямоугольные колебания с периодом T и пронаблюдаем выходной сигнал при  $T\approx 15\cdot \frac{1}{2\pi f_{\scriptscriptstyle \rm B}}$  и при  $T\approx 15\cdot \frac{1}{2\pi f_{\scriptscriptstyle \rm B}}$ .

Как мы знаем сигнал затухает экспоненциально:

$$U \sim e^{-t/\tau} \tag{2}$$

Тогда прологарифмировав отношения для двух точек:

$$\tau = \frac{|t_1 - t_2|}{\ln \frac{U_2}{U_1}} \tag{3}$$

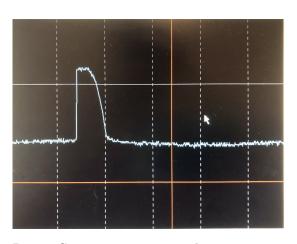


Рис. 6: Сигнал на осциллографе при нижней частоте

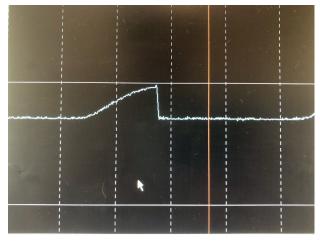


Рис. 7: Сигнал на осциллографе при высокой частоте

•  $T \approx 15 \cdot \frac{1}{2\pi f_{\text{H}}}, \ \nu_{\text{H}} \approx 153.8 \ \Gamma \text{Ц}$  По формуле (3) выберем 2 точки с графика на рис. 6:

$$\tau_{\scriptscriptstyle \mathrm{H}} pprox 0.42~\mathrm{c}$$

•  $T \approx 15 \cdot \frac{1}{2\pi f_{\scriptscriptstyle B}}, \ \nu_{\scriptscriptstyle B} \approx 250 \ {\rm к} \Gamma {\rm ц}$ По формуле (3) выберем 2 точки с графика на рис. 7:

$$\tau_{\rm b} \approx 20.6 \cdot 10^{-3} \; \rm c$$

7. Соберем схему (рис. 8). Определим параметры (1) в стабилизированном усилителе с  $C_9 = 0$ .

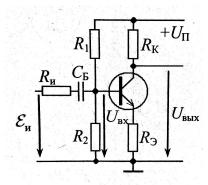


Рис. 8: Схема 6

(a) Измерим  $U_{\text{вых.макс}}$ ,  $U_{\text{вх}}$ :

$$\boxed{U_{\text{вых.макс}} = 45 \text{ мB}}$$
 
$$U_{\text{вх}} = 46 \text{ мB}$$
 
$$E_u \approx 320 \text{ мB}$$

(b) Определим  $K_u$ ,  $K_e$ :

$$K_u = U_{\scriptscriptstyle 
m BMX}/U_{\scriptscriptstyle 
m BX} pprox 1 ~~ K_e = U_{\scriptscriptstyle 
m BMX}/E_u pprox 0.14$$

(c) Определим  $R_{\rm BX}$ :

$$R_{\mathrm{BX}} = \frac{U_{\mathrm{BX}}R_{u}}{\Delta U_{R_{u}}} \approx 654 \; \mathrm{Om}$$

(d) Верхняя и нижняя пороговые частоты определяются исходя из падения амплитуды сигнала в  $\approx 0.7$  раз:

$$f_{\scriptscriptstyle 
m H} pprox 148$$
 Гц  $f_{\scriptscriptstyle 
m B} pprox 5.8$  МГц

#### Выводы:

- 1. Собраны и изучены схемы нестабилизированного и стабилизированного усилителей.
- 2. Определены коэффициенты транзистора на экспериментальных данных, значения попадают в реальные значения.
- 3. Определены граничные частоты для транзистора.
- 4. В ходе работы происходила замена рабочего месат, ввиду чего есть различия в снятых данных, также получились сильно отклоняющиеся от действительности значения для коэффициента усиления.