#### Анализ схемы

После определения сопротивлений резисторов каскада можно начать проверку работы схемы. Забываем про предварительный расчет и считаем, что надо исследовать заданный каскад (ОЭ или ОК), имеющий рассчитанный в процессе синтеза набор параметров (каскад нарисован в конце предыдущего пункта). Проверка состоит из ручной и компьютерной (с помощью программы OrCad) частей. Ручная часть включает:

- расчет по постоянному току (определение рабочего режима аналитическим и графическим способом, а также определение возможного ухода р.т. из-за влияния температуры и технологического разброса параметра β),
- расчет по переменному току (определение основных параметров каскада, расчет на низкой и высокой частоте).

## 7. Расчет рабочего режима каскада.

Перед расчетом рабочего режима (т.е. определения координат рабочей точки) надо **нарисовать схему каскада по постоянному току** с учетом типа транзистора и знака  $E_{\pi}$ , **обозначить токи I\_{6}, I\_{\kappa}, I\_{3} и напряжения U\_{63} и U\_{\kappa 3}.** Источник  $E_{\pi}$  должен быть в этой схеме нарисован в явном виде. Схема не должна содержать конденсаторов (сопротивление конденсатора постоянному току бесконечно). Токи и напряжение  $U_{\kappa 3}$  определяются из системы уравнений, составленных на основе законов Кирхгофа и с учетом того, что при аналитическом расчете можно принять  $U_{63}$ =0.7B (см. лекции). Отмечу, что для p-n-p транзистора при расчете рабочей точки считается, что  $U_{63}$ = – 0.7B (напряжение  $U_{\kappa 3}$  также должно получиться меньше нуля:  $U_{\kappa 3}$ <0).

Результат расчета — рабочие точки ( $I_{6A}$ ,  $U_{69A}$ ) и ( $I_{\kappa A}$ ,  $U_{\kappa 9A}$ ), которые надо нанести на соответственно входную и выходные характеристики транзистора. Точка на выходных характеристиках (обозначим ее  $A_7$ ) должна лежать близко от построенной на этапе предварительного расчета точки  $A_3$ . Если расхождение велико, продолжать бесполезно и имеет смысл искать ошибку в расчетах.

Сразу после выполнения аналитического расчета по постоянному току вручную рекомендую определить рабочий режим с помощью программы OrCad (см. в конце файла «Как графически рассчитать рабочий режим схемы» или методические указания к ЛР4). Затем нужно сравнить результаты ручного и машинного расчета, и в случае значительных расхождений искать ошибку в расчетах. Результаты компьютерного расчета в этом п. представлять не нужно.

## 8. Расчет возможного ухода рабочего тока.

В пункте требуется определить максимально возможную величину ухода рабочего тока  $\Delta I_{\kappa} = \Delta I_{\kappa 1} + \Delta I_{\kappa 2}$ , все необходимые для расчета формулы приведены в п. 5a в Приложении, ограниченном знаками \*\*\*.

Для всех изменяющихся параметров (которые могут принимать несколько различных значений) следует **брать их наибольшие величины**, чтобы и в наихудшем случае (когда параметры отклоняются от расчетных значений больше всего) усилитель работал в линейном режиме (транзистор не вышел на участки работы в режиме насыщения и/или отсечки).

После определения  $\Delta I_{\kappa}$ , надо посчитать величину  $\Delta U_{T} = \Delta I_{\kappa} R_{=}$  и сравнить с величиной  $\Delta U_{T}$ , выбранной в п. 3 при расчете рабочей точки. Если полученное в этом пункте значение  $\Delta U_{T}$  меньше выбранной в п. 3 величины — все в порядке, и можно продолжить расчет, если больше — надо искать ошибку или начинать расчет заново с п. 3.

## 9. Графический расчет рабочего режима.

Для графического расчета желательно сделать отдельный «чистый» экземпляр характеристик транзистора (без всяких построений (гиперболы и прямых) и всевозможных точек; оси и режимы наносятся на графики с помощью любого графического редактора уже после окончания расчета). При выполнении графического расчета следует руководствоваться файлом «Как графически рассчитать рабочий режим схемы» или методическими указаниями к ЛР4. Перед началом расчета надо написать вобщем виде и в числах уравнения линий нагрузки для входной и выходных характеристик сначала в классическом виде, а потом в том виде, в котором эти уравнения будут введены в OrCad.

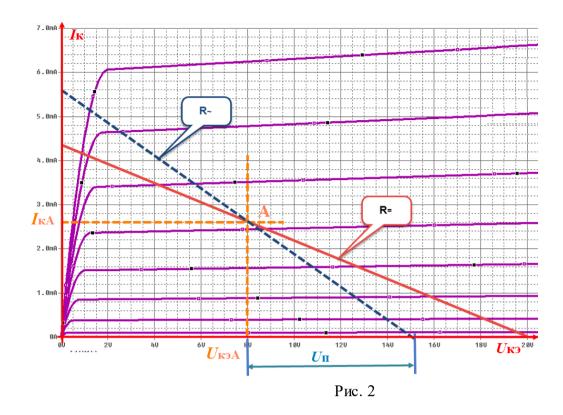
- С помощью программы OrCad построить на входных характеристиках нагрузочную прямую  $U_{69}(I_6) = E_{\rm cm} I_6 R_{\rm cm}$  (как это делали при выполнении ЛР4) или  $U_{69}(I_6) = E_{\rm cm} I_6 R_6 I_9 R_9$  (как рекомендуется в методических указаниях), точку пересечения входной характеристики и нагрузочной прямой отметить маркером курсора и обозначить  $A_9$  это и есть р.т. ( $U_{69A}$  и  $I_{6A}$ ), найденная графическим методом. После построения нагрузочной прямой характеристику надо «обрезать» так, чтобы р.т. лежала примерно в середине графика.
- На выходных характеристиках с помощью программы OrCad построить нагрузочную прямую  $U_{\kappa_3}(I_{\kappa}) = E_n I_{\kappa}R_{\kappa}$  (как это делали при выполнении ЛР4) или  $U_{\kappa_3}(I_{\kappa}) = E_n I_{\kappa}R_{\kappa} I_{\mathfrak{g}}R_{\mathfrak{g}}$  (она может отличаться от прямой, построенной в п. 3 на этапе предварительного расчета) и фрагмент дополнительной выходной характеристики, соответствующей найденному графическим методом в этом пункте значению тока  $I_{\mathfrak{g}A}$ . Или (как мы это делали при выполнении ЛР4) можно грамотно выбрать начальное ( $I_{\mathfrak{g}A}/4$ ) и конечное (2  $I_{\mathfrak{g}A}$ ) значения и приращение ( $I_{\mathfrak{g}A}/4$ ) тока базы при задании анализа, тогда дополнительную характеристику строить не надо (берется то значение  $I_{\mathfrak{g}A}$ , что получено в этом пункте). Точку пересечения выходной характеристики, соответствующей рабочему току базы, и нагрузочной прямой надо отметить маркером курсора и обозначить  $A_9$  это и есть р.т. ( $U_{\kappa_3A}$  и  $I_{\kappa A}$ ), найденная графическим методом. После построения нагрузочной прямой характеристику надо «обрезать» так, чтобы р.т. лежала примерно в середине графика.

Далее на выходные характеристики надо нанести нагрузочную прямую по переменному току и определить отрезок, который эта прямая отсечет на горизонтальной оси (на рис. 2 этот отрезок обозначен  $U_{\rm II}$ ).

Из полученной величины надо отнять значение  $\Delta U_{\mathrm{T}}$ , полученное в п. 8, тогда:

$$U_{ ext{h make}} = U_{ ext{f}} - \Delta U_{ ext{T}}$$
.

Если  $U_{\rm H~Makc}$  получится меньше  $U_{\rm H~T3}$ , то надо или менять положение р.т., или брать другие значения сопротивлений  $R_{\rm 9}$  и/или  $R_{\rm K}$ , т.е. начинать расчет заново с п. 3.



10, 11. Определение основных параметров каскада.

Перед расчетом основных параметров каскада надо **нарисовать схему замещения каскада по переменному току** на основе схемы замещения транзистора в h-параметрах (при этом можно принять  $h_{22} = 0$ ). В схеме <u>обозначить все элементы</u>, а также  $u_{\text{вх}}$  и  $u_{\text{вых}}$ . Источник  $u_{\text{вх}}$  надо нарисовать в явном виде.

Для **каскада ОК** рассчитать параметры каскада  $R_{\text{вх}}$ ,  $R_{\text{вых}}$  и  $K_{e\,0}$  (сначала надо найти  $K_{u\,\text{хx}}$ ,  $\xi_{\text{вх}}$ ,  $\xi_{\text{вых}}$ ) можно по формулам, приведенным в лекциях.

Для каскада ОК надо проверить выполнение соотношения:  $K_{e^0} \ge K_{e^0}$  тз, если неравенство не выполняется, надо вернуться к синтезу схемы и попробовать увеличить сопротивление  $R_6$ .

Для **каскада ОЭ** надо сначала разделить  $R_9$  на два сопротивления:  $R_{91}$  и  $R_{92}$ . Это можно сделать, записав известные формулы определения основных параметров каскада ОЭ:

 $K_{e0} = K_{u \text{ xx}} \ \xi_{\text{вх}} \cdot \xi_{\text{вых}}$ , далее надо написать выражения для  $K_{u \text{ xx}}, \ \xi_{\text{вх}}, \cdot \xi_{\text{вых}}, \ R_{\text{вх}}, R_{\text{вых}}$  (см. лекции) и подставить в формулу для  $K_{e0}$ .

Приравняв это выражение к значению  $K_{eT3}$  (лучше взять чуть большую величину, с небольшим запасом), можно найти величину  $R_{91}$ ,  $R_{91}$  надо округлить до числа из ряда E24, причем  $R_{91}$  лучше округлять в меньшую сторону (иначе может не пройти коэффициент усиления каскада), потом нужно определить  $R_{92} = R_9 - R_{91}$ ;  $R_{92}$  надо тоже округлить до числа из ряда E24.

После этого надо пересчитать  $K_{e0}$  и  $R_{вх}$ , с учетом округленного значения  $R_{э1}$ . Модуль коэффициента усиления  $K_{e0}$  не должен превышать заданную в ТЗ величину более, чем на 10%: 1.1  $|K_{e0}|_{T3}| \ge |K_{e0}| \ge 0.9$   $|K_{e0}|_{T3}|$ . Если значение модуля  $K_{e0}$  получилось больше требуемого, надо увеличивать значение  $R_{э1}$  (потом заново определять  $R_{э2}$ , чтобы значение  $R_{э}$  оставалось неизменным, иначе придется

пересчитывать пп. 5-8). Если модуль коэффициента усиления  $K_{e0}$  получится значительно меньше заданного в Т3, то  $R_{21}$  надо уменьшать.

## 12.Расчет емкостей конденсаторов. (Расчёт на НЧ).

Постоянную времени усилителя для диапазона низких частот  $\tau_{\text{H}}$  можно определить по формуле:

#### для каскада ОК

$$au_{_{\mathrm{H}}} = \left(\frac{1}{ au_{_{\mathrm{H}1}}} + \frac{1}{ au_{_{\mathrm{H}2}}}\right)^{-1},$$
 где  $au_{_{\mathrm{H}1}} = C_{_{\mathrm{p}1}}(R_{_{\Gamma}} + R_{_{\mathrm{BX}}}), \, au_{_{\mathrm{H}2}} = C_{_{\mathrm{p}2}}(R_{_{\mathrm{BMX}}} + R_{_{\mathrm{H}}}),$ 

для каскада ОЭ

$$\begin{split} \tau_{_{\mathrm{H}}} = & \left(\frac{1}{\tau_{_{\mathrm{H}1}}} + \frac{1}{\tau_{_{\mathrm{H}2}}} + \frac{1}{\tau_{_{C9}}}\right)^{_{-1}}, \, \mathrm{где} \qquad \tau_{_{\mathrm{H}1}} = C_{_{\mathrm{p}1}}(R_{_{\mathrm{\Gamma}}} + R_{_{\mathrm{BX}}}) \,, \, \tau_{_{\mathrm{H}2}} = C_{_{\mathrm{p}2}}(R_{_{\mathrm{BMX}}} + R_{_{\mathrm{H}}}) \,, \\ \tau_{_{C9}} = & C_{_{9}}(R_{_{92}} \parallel r_{_{\mathrm{TP.9}}}); \quad r_{_{\mathrm{TP.9}}} = \frac{h_{_{119}} + (R_{_{6}} \parallel R_{_{\Gamma}})}{1 + h_{_{219}}} + R_{_{91}} \,, \end{split}$$

Учитывая, что

$$au_{_{\mathrm{H}}} = \frac{1}{\omega_{_{_{\mathrm{H}}}}} = \frac{1}{2\pi f_{_{_{\mathrm{H}}}}}$$
, где $f_{_{\mathrm{H}}}$  – частота, заданная в ТЗ, можно принять:

для каскада ОК

$$\tau_{_{\mathrm{H}1}}=\tau_{_{\mathrm{H}2}}=2\tau_{_{\mathrm{H}}}\,,$$

а для каскада ОЭ

$$\tau_{_{\rm H1}} = \tau_{_{\rm H2}} = \tau_{_{C9}} = 3\tau_{_{\rm H}}$$
.

Емкости конденсаторов можно определить из написанных выше соотношений.

Емкости всех конденсаторов надо округлить (лучше в большую сторону) до чисел из ряда E12 (для C < 1мк $\Phi$ ) или E6 (для C > 1мк $\Phi$ ). Если при компьютерном расчете каскад не пройдет по нижней частоте, надо просто увеличить рассчитанные в этом пункте емкости всех конденсаторов.

# 13. Определение верхней границы полосы пропускания каскада. (Расчёт на ВЧ).

Постоянную времени усилителя для диапазона высоких частот  $\tau_{\rm B}$  можно определить по формуле:

$$\tau_{_{B}}$$
= $\sqrt{ au_{_{BX}}^2+ au_{_{BMX}}^2+ au_{_{T}}^2}$  , где

 $\tau_{\text{вх}} = C_{\text{вх}}(R_{\text{вх}} \| R_{\text{г}}),$  где  $C_{\text{вх}} = C_{\text{эп}} + C_{\text{кп}} | K_u |$ ,  $C_{\text{эп}}$  и  $C_{\text{кп}}$  – емкости эмиттерного и коллекторного переходов транзистора (если в справочнике есть емкость только одного перехода, то емкость второго перехода надо взять равной той, что дана),  $K_{\text{u}} = K_{\text{e0}}$  – коэффициент усиления каскада (см. п. 11),

$$au_{\text{вых}} = C_{\text{н экв}}(R_{\text{н}}||R_{\text{вых}}), \ \text{где } C_{\text{н экв}} = C_{\text{н}} + C_{\text{кп}} \ \beta, \ au_{\text{т}} = \beta/(2\pi f_{\text{T}} (1+\gamma_{6} \ \beta)),$$

где  $\gamma_6 = \frac{R_9}{R_9 + R_6}$ ,  $f_{\rm T}$  – частота единичного усиления (см. ниже справочный материал).

Таким образом надо сначала найти  $\tau_{\text{в}}$ , а затем определить  $f_{\text{\tiny B}} = \frac{1}{2\pi\tau_{_{\text{\tiny B}}}}$ , полученную

величину надо сравнить с  $f_{\text{в T3}}$ . Эта частота получается существенно больше заданной в ТЗ, пугаться этого не нужно. При компьютерном расчете верхняя частота обычно получается еще больше (особенно для каскада ОК). Это тоже не повод для волнений. Так и должно быть.

#### Справочный материал. Частотные параметры транзисторов.

**Справочники** могут содержать следующие частотные параметры транзисторов (можно принять  $|h_{21}|_0 = \beta$ ):

- 1)  $f_{\rm гp} = f_{h21} = f_{\beta}$  граничная частота;
- 2)  $f_{\rm T} = f_{\rm 1} -$  частота единичного усиления  $f_{\rm T} = |h_{\rm 21}|_{\rm 0} f_{\rm h21};$
- 3) модуль коэффициента передачи тока  $\left|h_{21}\right|_{\mathrm{BY}}$  на заданной высокой частоте  $f_{\mathrm{BY}}$

$$f_{h21} = f_{BY} \frac{\left| h_{21} \right|_{BY}}{\left| h_{21} \right|_{0}}$$

