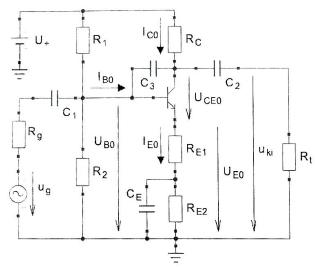
BMEVIAUA009 Analóg elektronika Mechatronikai mérnöki alapszak Gépészmérnöki Ķar

HÁZI FELADAT

Erősítő tervezés, áramkör szimuláció





A feladat adatai:

$$H_{+} = \frac{15}{V}$$

$$R_{E} = R_{E1} + R_{E2} = \frac{15}{V}$$

$$R_{1} = \frac{30}{V}$$

$$R_{2} = \frac{15}{V}$$

$$R_{2} = \frac{15}{V}$$

$$R_{3} = \frac{100}{V}$$

$$R_{4} = u_{ki}/u_{3} = \frac{100}{V}$$

$$R_{5} = \frac{100}{V}$$

$$R_{6} = \frac{100}{V}$$

$$R_{7} = \frac{100}{V}$$

$$R_{8} = \frac{100}{V}$$

$$R_{1} = \frac{100}{V}$$

$$R_{2} = \frac{100}{V}$$

$$R_{3} = \frac{100}{V}$$

$$R_{4} = u_{ki}/u_{3} = \frac{100}{V}$$

$$R_{5} = \frac{100}{V}$$

$$R_{6} = \frac{100}{V}$$

$$U_{BE0} = 0.75 \text{ V}, U_T = 26 \text{ mV},$$

 $C_1 = C_2 = 10 \mu\text{F}, C_E = 100 \mu\text{F},$
 $R_t = 10 \text{ k}\Omega, R_g = 100 \Omega$

EREDMÉNYEK

Munkaponti adatok (számított):

26,316 μΑ $I_{B0} =$ 2,6316 mA $I_{C0} =$ mΑ $I_{E0} =$ 2,6579 3,9868 $U_{E0} =$ $U_{B0} =$ 4,7368 V $U_{CE0} =$ 5, 75 kΩ $R_C =$

Munkaponti adatok (szimuláció):

$$I_{B0} = 26 \mu A$$
 $I_{C0} = 2,6 mA$
 $I_{E0} = 2,63 mA$
 $U_{E0} = 3,94 V$
 $U_{B0} = 4,74 V$
 $U_{CE0} = 5,85 V$

Kisjelű adatok (számított):

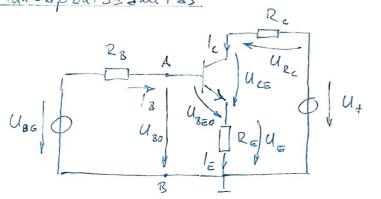
$$A_{umax} = \frac{-151,808}{21,914} \Omega$$
 $R_{E1} = \frac{21,914}{1478,086} \Omega$
 $R_{be} = \frac{2,425}{149,783} k\Omega$
 $R_{a} = \frac{2}{149,783} Hz$
 $C_{3} = \frac{235,342}{149} pF$

Kisjelű adatok (szimuláció):

$$A_u = 33.9 [dB] = 49.545$$

 $f_a = 54.7$ Hz
 $f_f = 99.3$ kHz
 $f_k = 2.330$ kHz

1) Munkapontszámítás



Therenin módszer alkalmazára 22 AB pontokra, Uzo és RB kiszámítása.

1.1)
$$U_{36} = U_{+} \cdot \frac{2_{z}}{2_{z} + 2_{z}} = 5[V] \qquad 2_{B} = 2_{z} \times 2_{z} = 10[L\Omega]$$

$$U_{36} = 2_{z} \cdot l_{B} + U_{BE} + 2_{E} (B+1) l_{B}$$

$$l_{B} = \frac{U_{BG} - U_{BE}}{2_{B} + (B+1)} 2_{E} = 26,316 [\mu A] = \frac{l_{B}}{20}$$

$$U_{30} = U_{36} - 2_{B} \cdot l_{B} = 4,7368[V]$$

$$l_{C} = B \cdot l_{B} = 2,6316[\mu A] = l_{C0}$$

$$l_{E} = l_{B} + l_{C} = 2,6579[\mu A] = l_{E0}$$

$$U_{E} = l_{E} \cdot 2_{E} = 3,9868[V] = U_{E0}$$

1.2)
$$U_{CE0} = \frac{U_{+} - U_{E0}}{2} = 5,507[V]$$

$$R_{c} = \frac{U_{+} - U_{CE0} - U_{E0}}{2} = 2092,5[\Omega]$$

E24 - szabvingsorbál valá értél választás:

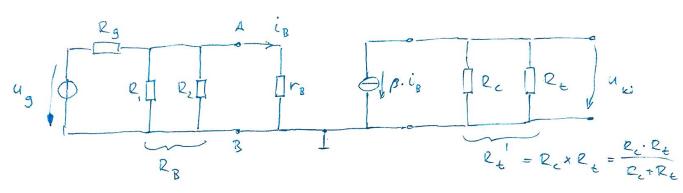
1.3)
$$\frac{2_{c}}{U_{ceo}} = 2[k.R]$$

 $U_{ceo} = korrigálása$
 $U_{ceo} = U_{+} - l_{co} \cdot 2_{c} - U_{eo} = 5,75[v]$

Tar Daniel GUTOY7

2.1) Kisjelü esetnél minket a változások érdekelnek és DC tápfeszültség ezért O[v]-nak tekinthető, 2232 olgan, mintha a földre lenne kötve.

A feladatleirásban lévő információk és a fentiekben leirtak alapján, Ti-modellt alkalmazva, a következőképpen fog kinézni a kapcsolásunk:



Thevenin-modszert alkalmazka dz A, B pontok közé:

$$u_{3}' = u_{9} \cdot \frac{2_{B}}{R_{9} + R_{B}} \rightarrow u_{3} = \frac{u_{9}' \cdot (R_{9} + R_{B})}{R_{9} + R_{B}}$$

$$R_{3}' = R_{9} \times R_{B} = \frac{R_{9} \cdot R_{B}}{R_{9} + R_{B}}$$

$$u_{k:} = -\beta \cdot i_{B} \cdot R_{k}$$

$$u_{j}' = i_{g} \cdot (R_{g}' + r_{g}') \rightarrow i_{B} = \frac{u_{g}'}{R_{g}' + R_{B}}$$

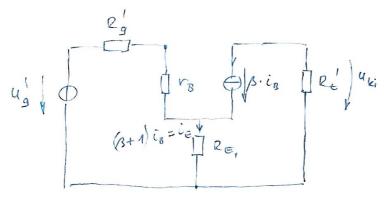
$$A_{u max} = \frac{u_{k:}}{u_{9}} = -\frac{\beta \cdot R_{k}'}{R_{9} + R_{g}'} \cdot \frac{R_{B}}{R_{g} + R_{B}} = -451,808[-1]$$

$$\beta \approx B$$

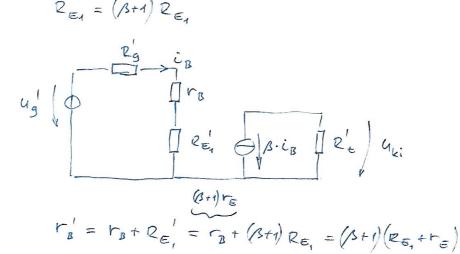
$$r_{B} = \frac{u_{7}}{I_{3}} = 938[-R_{g}]$$

Soros áramvisszacsatolás

A modelline az előzőelhez képest igg alakul:



La emitteroldali ellenállást átszámolva a bázis ágra:



Az előző oldalen használt formula, még mindig igaz, csak re helgére ré-t kell helgettesíteni.

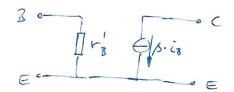
ELSÖL 22 Pen-t kifejezve adódil:

$$R_{E_1} = \frac{1}{\beta+1} \left(\frac{\beta \cdot R_E'}{|A_{u}|} \cdot \frac{R_B}{R_g + R_B} - R_g' - r_3 \right) = 21,914 [S2]$$

$$2_{E_2} = 2_{E_1} = 1478.086 [\Omega]$$

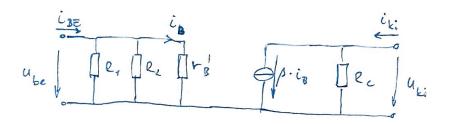
2.3 Bemeneti és Limeneti ellenállasol számítása

Az eddig kiszámoltal alapján a tranzisztornul Tr-modelije:



A konstans tapfeszültség kisjelű változás szempontjálól rövidzárnal telinthető = a tápfeszültség pont a testponttal összelöthető.

Ezelet ismerve a kapcsolás 4-pólus modellje:

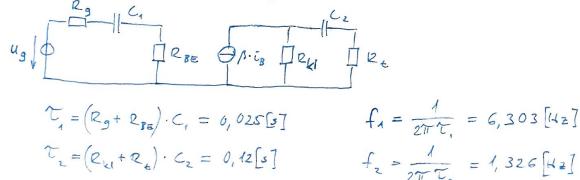


$$\frac{Q_{BE}}{i_{BE}} = \frac{u_{BE}}{i_{BE}} = Q_{1} \times Q_{2} \times r_{B} = 2425 [\Omega] = 2,425 [\Omega]$$

$$r_{B} = r_{B} + (\beta+1) Q_{E} = 3201,32 [\Omega]$$

$$\frac{2_{ki} = \frac{u_{ki}}{i_{kirz}}}{= 2_c} = 2[kR]$$

2.4 Alsó határfrekvencia meghatátozása



CE hatása (a bázis oldalra átszámolva az Reg, Ce-t):

$$\begin{array}{c|c} & \mathcal{C}_{3} & i_{\mathcal{B}} \\ & & \mathcal{C}_{3} \\ & & \mathcal{C}_{4} \\ & & \mathcal{C}_{5} \\ & &$$

$$\begin{aligned}
\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}} & = \frac{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}}{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}} = \frac{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}}{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}} + \frac{1}{s \cdot c_{\varepsilon}} \\
& = \frac{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}(\beta+1)}{2 \cdot c_{\varepsilon}} = \frac{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2}}(\beta+1)}{1 + 2 \cdot c_{\varepsilon}(\beta+1)} = \frac{\mathcal{L}_{\varepsilon_{2$$

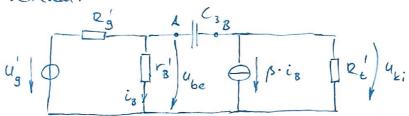
$$T_3 = \left[\left(\mathcal{R}_9' + r_B' \right) \times \left(\left(\mathcal{S} + 1 \right) \mathcal{R}_{\mathcal{E}_2} \right) \right] \cdot \frac{C_{\mathcal{E}}}{\mathcal{S} + 1} = 0,0032[s]$$

$$f_3 = \frac{1}{2\pi \tau_3} = 49,783 [Hz]$$

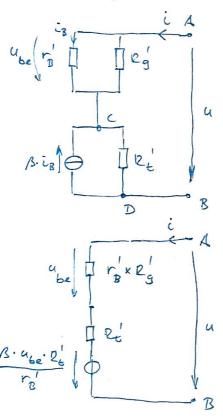
Az erősítőnk akkor működik jól, ha a kondezátorokon áramok felgnak, azaz nem szabad telítődnink. A legkiselb időállandójú kondenzátor telítődik a leggyorsabban, tehát a legnaggoló frekvenciájú kondenzátorunk fogja meghatározni az akó határ frekvenciájú.

C3 kondenzátor meghatározása

A rendszerünket Liegészítjül a C3 kondenzátorval, a többi kondenzátorva viszont roxidzárként tekinthetűnk ezen a frek-



A és B pont közé szeretnéhl meghatározhi az eredő ellen-SUSst (Ug := 0 V)



$$R_e = \frac{u}{i} = ?$$
 $u_{be} = i_g \cdot r_B$

C, D "Norton" modellboll "Therenin" modellt csindlund: C

[] lb

[] lb

[] R. W. D!

4 be = (1 x 2 g') · i $u = (r_{8} \times 2g') \cdot i + 2e' \cdot i + \frac{s \cdot 2e'}{r'} (r_{8} \times 2g') \cdot i$ $R = \left(1 + \frac{B \cdot R_{e}^{'}}{r_{e}^{'}}\right) \cdot \left(r_{B}^{'} \times R_{g}^{'}\right) + R_{e}^{'} = 6762,706$

$$\mathcal{T}_{f} = \mathcal{R} \cdot C_{3}$$

$$f_{f} = \frac{1}{2\pi \cdot T_{f}}$$

$$C_{3} = \frac{1}{2\pi \cdot f_{f} \cdot \mathcal{R}} = \frac{235,342[pF]}{f_{f} = 100[EH2]}$$

- 3.1 2 eredményeimet ellen őrizten, és jóval kisebb eltérést mutatnak 10%-nál
- 3.2 leolvasotó értékek: (3[dB]-es csökkenésnél) $f_3 = 54,7[H=]$ $f_4 = 99,3[kHz]$ $f_4 = \sqrt{f_3 \cdot f_f} = 2,330[kHz]$
- 3.3 a tranzien szimulációból szépen látszik, hogy -50-es 22 erősítése a kapcsolásnak