



Tentissä saa käyttää omaa ohjelmoitavaa laskinta. Tätä paperia ei tarvitse palauttaa. Muistathan antaa palautetta Kaiku-järjestelmän kautta saadaksesi opintosuorituksen.

1. Selvitä **lyhyesti** seuraavat käsitteet ja niiden **merkitys** elektroniikassa. (6p)

- | | |
|--------------------------------|---------------------------------------|
| a) Siirtokonduktanssivahvistin | d) Saturaatioalue (BJT & FET) |
| b) Miller-kapasitanssi | e) FET jänniteohjattuna resistanssina |
| c) Terminen jännite V_T | f) Virtatakaisinkytkentä |

2. Piirrä lohkokaavio takaisinkytketystä vahvistimesta ja merkitse siihen oleelliset signaalit. Johda lohkokaavion avulla suljetun silmukan vahvistuksen lauseke ja tarkastele lausekkeen avulla suljetun silmukan vahvistuksen muutosherkkyttä (herkkyttä vahvistimen avoimen silmukan vahvistuksen muutoksille) kun kyseessä on

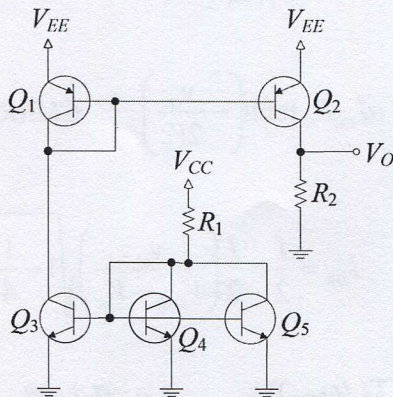
- positiivinen takaisinkytkentä
- negatiivinen takaisinkytkentä

(6p)

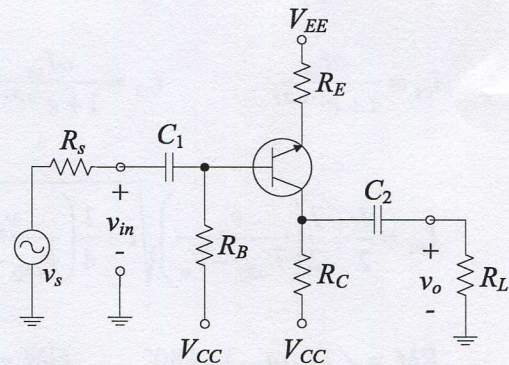
3. Miten transistorien käyttäytyminen muuttuu toimintataajuuden kasvaessa? Mitä rajoituksia taajuuden kasvattaminen aiheuttaa transistorivahvistimien toimintaan? Miten suurtaajuuskäyttäytyminen voidaan ottaa transistorikytkentöjen suunnittelussa huomioon? Anna esimerkki vahvistinkytkennästä, jossa epäedulliset suurtaajuusvaikutukset on pyritty minimoimaan. (6p)

4. Tarkastellaan kuvassa 1 näkyvää kytkentää, jossa $V_{CC} = +15V$, $V_{EE} = +15V$, $R_1 = 7,15k\Omega$ ja $R_2 = 7,5k\Omega$. Määritä kunkin transistorin kollektorivirta, kun transistorit ovat keskenään sovitettuja ja niiden suhteelliset pinta-alat ovat yhtä suuria. Oletetaan että $|V_{BE}| = 0,7V$, $V_A = \infty$ ja $\beta \gg 1$. Määritä myös jännitteen V_o arvo. (6p)

5. Piirrä kuvassa 2 näkyvän piirin piensignaalinmalli keskitaajuusalueella. Määritä vastuksen R_C arvo niin että $I_{BQ} = 80\mu A$ ja $V_{CEQ} = 7,8V$ kun $V_{BEQ} = 0,6V$, $\beta = 150$, $V_{CC} = 12V$, $V_{EE} = -12V$, $R_s = 1k\Omega$, $R_B = 270k\Omega$, $R_E = 150\Omega$ ja $R_L = 10k\Omega$. Johda lausekkeet jännitevahvistukselle $A_v = v_o/v_{in}$ ja sisäänmeno-resistanssille mm. parametrien r_π ja β avulla ilmaistuna ja laske niiden arvo. Onko kyseessä invertoiva vai ei-invertoiva vahvistin? Kirjoita ulostulojännitteen $v_o(t)$ lauseke kun keskitaajuusalueella sijaitseva $v_s(t) = 500\sin(\omega t)mV$. (6p)



Kuva 1

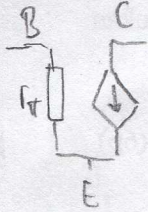


Kuva 2



$$Z_{in, Miller} = \frac{Z_f}{1 - A_v} \quad Z_{out, Miller} = \frac{A_v Z_f}{A_v - 1} \quad \alpha = \frac{i_C}{i_E} \quad e^{v_{be}(t)/V_T} \approx 1 + v_{be}(t)/V_T$$

$$\begin{cases} i_B > 0 \\ i_C = \beta i_B \\ v_{CE} > 0,2V \end{cases} \quad \begin{cases} i_B > 0 \\ \beta i_B > i_C > 0 \\ v_{CE} = 0,2V \end{cases} \quad \begin{cases} v_{BE} < 0,5V \\ v_{BC} < 0,5V \end{cases} \quad \begin{cases} I_2 \gg I_{BQ} \\ R_2 > 10R_E \end{cases}$$



$$r_\pi = \frac{\beta V_T}{I_{CQ}} \quad V_T = \frac{kT}{q} = 0,0258 \quad i_E = I_{ES}(e^{v_{BE}/V_T} - 1) \quad i_D = K v_{DS}^2 \quad \begin{cases} v_{GS} < V_{to} \\ i_D = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} v_{GS} \geq V_{to} \\ v_{GD} = v_{GS} - v_{DS} \geq V_{to} \\ i_D = K[2(v_{GS} - V_{to})v_{DS} - v_{DS}^2](1 + \lambda v_{DS}) \end{cases} \quad \begin{cases} v_{GS} \geq V_{to} \\ v_{GD} = v_{GS} - v_{DS} \leq V_{to} \\ i_D = K(v_{GS} - V_{to})^2(1 + \lambda v_{DS}) \end{cases}$$

$$I_{DSS} = K V_{to}^2 \quad \begin{cases} K = \left(\frac{W}{L}\right) \frac{KP}{2} \\ KP = \mu_n C_{ox} \end{cases} \quad \lambda \cong \frac{0,1}{L} V^{-1} \quad \lambda = \frac{1}{V_A}$$

$$r_o \cong \frac{V_A}{I} \quad g_m = 2 \frac{\sqrt{I_{DSS} I_{DQ}}}{|V_{to}|} = 2\sqrt{KI_{DQ}} = \sqrt{2KP} \sqrt{W/L} \sqrt{I_{DQ}} = \sqrt{2\mu_n C_{ox}} \sqrt{W/L} \sqrt{I_{DQ}}$$

$$g_m = \left. \frac{\partial i_D}{\partial v_{GS}} \right|_{Q\text{-piste}} \quad \frac{1}{r_d} = \left. \frac{\partial i_D}{\partial v_{DS}} \right|_{Q\text{-piste}} \quad g_m v_\pi = \beta i_B \quad GB = |A_v| f_H$$

$$R_2 \cong \frac{V_T}{I_{C2}} \ln\left(\frac{I_{C1}}{I_{C2}}\right) \quad I_2 = \frac{A_2}{A_1} I_1 \quad I_2 = \frac{W_2/L_2}{W_1/L_1} I_1 \quad CMRR_s = \frac{A_{vds}}{A_{vcm}}$$

$$i_{C1} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + e^{-v_{id}/V_T}} \quad i_{C2} = \frac{\alpha I_{EE}}{1 + e^{v_{id}/V_T}} \quad v_{od} = \alpha I_{EE} R_C \tanh\left(-\frac{v_{id}}{2V_T}\right) \quad CMRR_b = \frac{A_{vdb}}{A_{vcm}}$$

$$I_{D1} = \frac{I}{2} + \frac{I}{2} \left(\frac{v_{id}}{V_{GSQ} - V_{to}} \right) \sqrt{1 - \frac{1}{4} \left(\frac{v_{id}}{V_{GSQ} - V_{to}} \right)^2} \quad I_{D2} = \frac{I}{2} - \frac{I}{2} \left(\frac{v_{id}}{V_{GSQ} - V_{to}} \right) \sqrt{1 - \frac{1}{4} \left(\frac{v_{id}}{V_{GSQ} - V_{to}} \right)^2}$$

$$PM = \angle T(j\omega_{PM}) + 180^\circ \quad GM = 0 \text{ dB} - 20 \log(T(j\omega_{GM})) \quad s = -\sigma \pm j\omega$$

$$\omega_n = \sqrt{\sigma^2 + \omega^2} \quad \delta = \sigma / \omega_n \quad \eta = \frac{P_o}{P_s} \cdot 100\%$$