

Cognome

Nome

Matricola

ESERCIZIO N°1

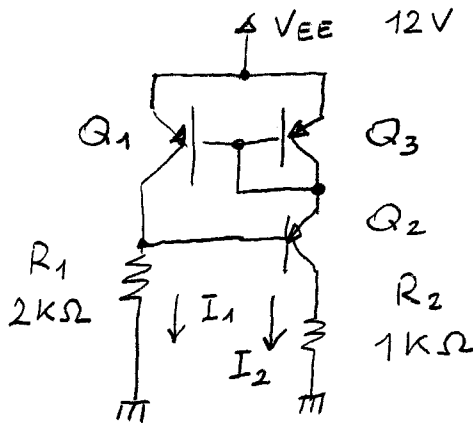
7 (4) punti

Disegnare lo schema di un raddrizzatore a ponte di Graetz (diodi ideali) con trasformatore e filtro capacitivo. Determinare quindi il valore del rapporto spire e della capacità di uscita in modo tale che, quando il raddrizzatore eroga 2 A, la tensione minima di uscita sia pari a 18 V e il rapporto tra corrente massima ripetitiva e corrente media nei diodi sia pari a 16. Il raddrizzatore è alimentato alla tensione di rete (230 V, 50 Hz).

ESERCIZIO N°2

7 (4) punti

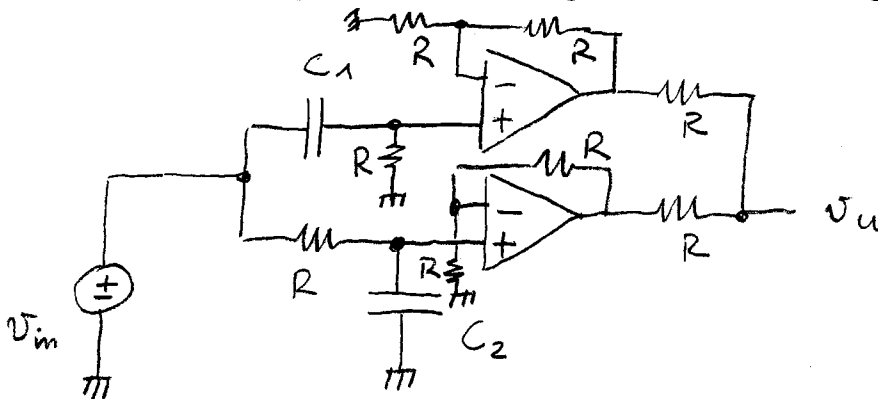
Dopo aver trovato il punto di riposo del seguente circuito, in cui i 3 transistori bipolari *npn* sono identici ($h_{FE} = 100$), determinare il rapporto tra le correnti I_1 e I_2 .



ESERCIZIO N°3

6 (4) punti

Determinare la risposta in frequenza del circuito seguente e tracciarne i diagrammi asintotici di Bode.



OpAmp ideali
 $R = 1k\Omega$
 $C_1 = 10\mu F$
 $C_2 = 1\mu F$

ESERCIZIO N°4

6 (4) punti

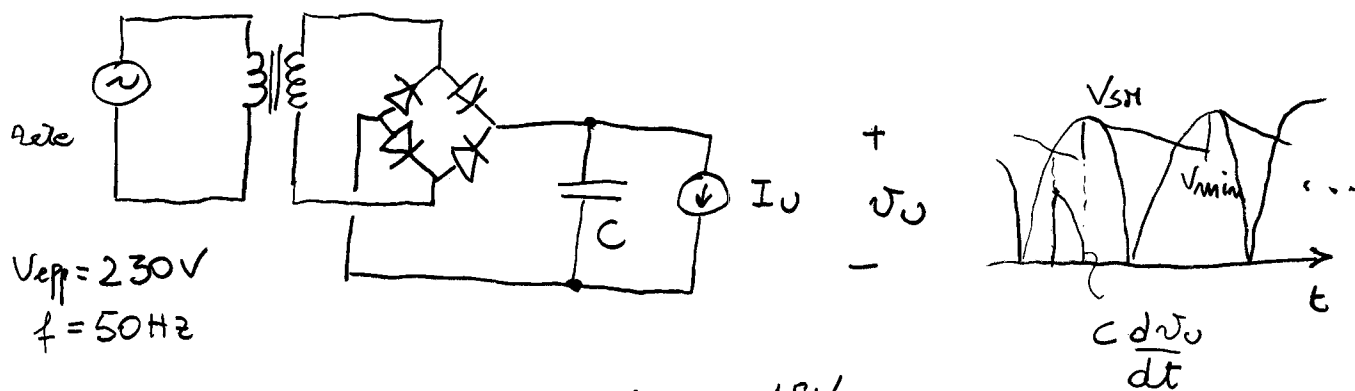
Determinare il parametro h_{rb} del modello a base comune di un transistor bipolare di cui sono noti i parametri del modello a emettitore comune. Nel modello a base comune si assuma l'emettitore come ingresso e il collettore come terminale di uscita.

ESERCIZIO N°5

7 (4) punti

Determinare i parametri dei componenti di una cella di Sallen Key in modo che presenti due poli complessi coniugati con modulo 1 krad/s e fase $\pm 3/4\pi$. Indicare il valore del guadagno della cella.

① Schema



$$V_{PM} = V_{eff} \cdot \sqrt{2}$$

$$V_{SM} = V_{PM} \cdot \frac{N_s}{N_p}$$

$$V_{min} = 18V$$

$$I_{Dmed} = \frac{I_0}{2} = 1A$$

$$\Delta V = \frac{1}{C} I_0 \frac{T}{2} = V_{SM} - V_{min} \quad (1)$$

nei diodi che conducono si ha

$$i_D = I_0 + \frac{V_{SM}}{C} \omega \cos \omega t \quad \text{da cui si ottiene}$$

$$I_{DmaxR} = I_0 + \frac{2\pi C}{T} V_{SM} \sqrt{1 - \left(\frac{V_{min}}{V_{SM}}\right)^2} = 16A \quad (2)$$

Possiamo porre $V_{SM} = x$ e $\frac{C}{T} = y$; si avrà

$$(1) \quad x - 18 = \frac{1}{y} ; \quad xy = 1 + 18y$$

$$(2) \quad 14 = 2\pi xy \sqrt{1 - \left(\frac{18}{x}\right)^2} = 2\pi \sqrt{xy + 18y} = 2\pi \sqrt{1 + 36y}$$

$$\frac{196}{4\pi^2} = 1 + 36y ; \quad y = \left(\frac{196}{4\pi^2} - 1\right) \frac{1}{36} = 0,110$$

$$x = 27,08$$

Quindi $C = Ty = 2,2 \text{ mF}$

$$V_{SM} = 27,08 \text{ V}$$

$$\frac{N_s}{N_p} = \frac{27,08}{230\sqrt{2}} = 0,0832$$

② Si tratta di uno specchio di corrente pnp.
 Transistori identici con identica V_{EB} danno la
 stessa I_B e I_C (in zona attiva)
 Hp: tutti i BJT in ZAD. Per le I_B assumo verso uscente.
 Detta $I_{B1} = I_{B3} = x$ e $h_{FE} = h$ si ha

$$I_1 = hx + \frac{h+2}{h+1} x = \frac{V_{EE} - 2V_{EB0m}}{R_1} = 5,3 \text{ mA}$$

$$\text{da cui } x = I_1 \cdot \frac{h+1}{h^2+2h+2} = 52,47 \mu\text{A}$$

quindi

$$I_{B1} = I_{B3} = 52,47 \mu\text{A} \quad (\text{uscite})$$

$$I_{C1} = I_{C3} = 5,247 \text{ mA} \quad (\text{uscite})$$

$$I_2 = I_{C2} = \frac{h(h+2)}{h+1} x = 5,289 \text{ mA} \quad (\text{uscite})$$

$$\frac{I_1}{I_2} = \frac{h^2+2h+2}{h^2+2h} = 1,000196$$

$$V_{EC3} = 0,7 \text{ V}; \quad V_{EC1} = 1,4 \text{ V}$$

$$V_{EC2} = V_{EE} - V_{EB0m} - R_2 I_2 = 6,0 \text{ V} \quad \text{ok hp.}$$

③ Il sistema combina un passa-basso con un passa-alto, sommandone le uscite (con peso 1/2).
 Applicando le PSE, dopo aver sdoppiato il generatore di ingresso si ha

$$\frac{v_u}{v_{in}} = \frac{1}{2} \cdot 2 \cdot \left(\frac{RC_1 s}{RC_1 s + 1} + \frac{1}{RC_2 s + 1} \right) =$$

$$= \frac{RC_1 C_2 s^2 + 2RC_1 s + 1}{(RC_1 s + 1)(RC_2 s + 1)}$$

La funzione ha due poli e due zeri; $A_0 = A_\infty = 1$.

$$A = \frac{(s + z_1)(s + z_2)}{(s + p_1)(s + p_2)} \quad \text{con} \quad p_1 = \frac{1}{RC_1} = 100 \text{krad/s} (15,8 \text{kHz})$$

$$p_2 = \frac{1}{RC_2} = 1 \text{krad/s} (159 \text{Hz})$$

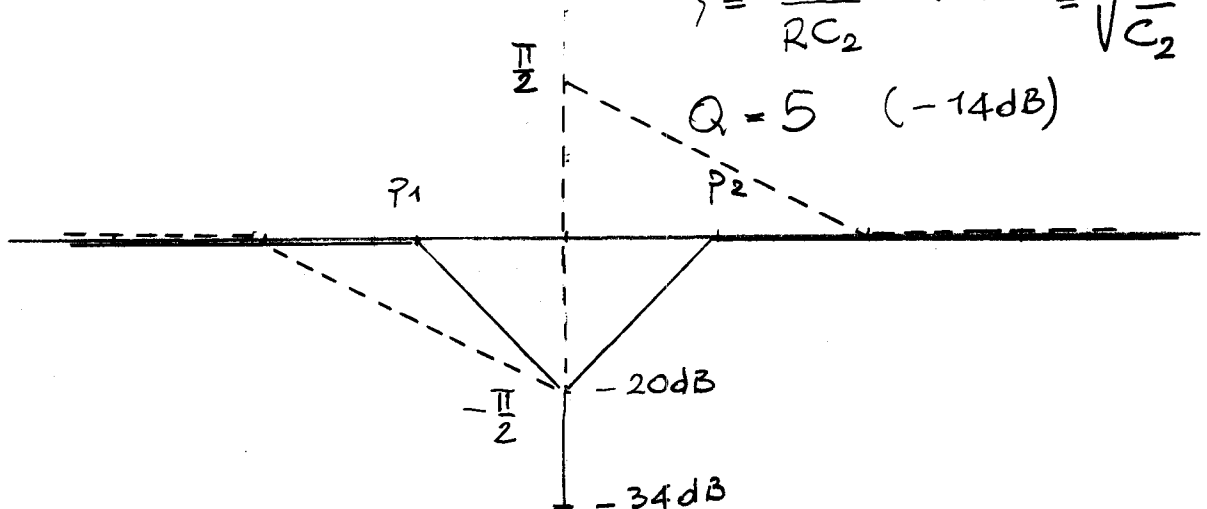
Per gli zeri si ha

$$\frac{\Delta}{4} = R^2 C_1^2 - R^2 C_1 C_2 < 0 \quad \text{quindi complessi coniug.}$$

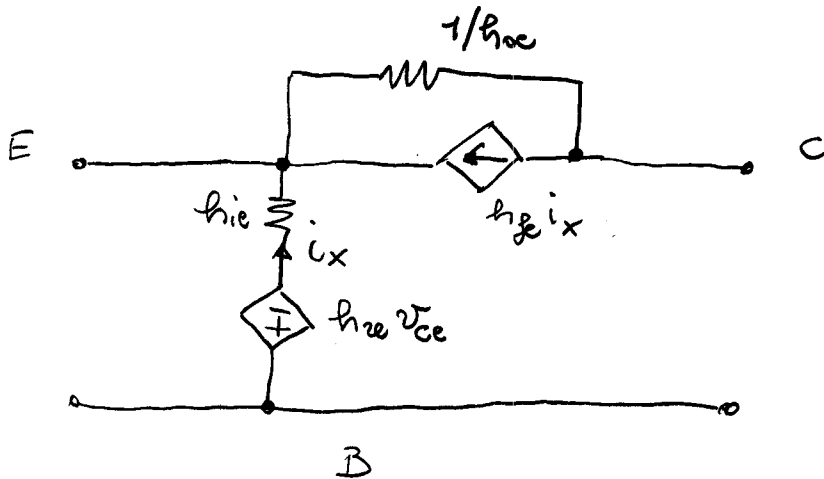
scrivo la funzione biquadratice

$$A = \frac{s^2 + 2\zeta s z + z^2}{(s + p_1)(s + p_2)} \quad z = \frac{1}{R\sqrt{C_1 C_2}} = 10 \text{krad/s} (1,58 \text{kHz})$$

$$\zeta = \frac{1}{RC_2} R\sqrt{C_1 C_2} = \sqrt{\frac{C_1}{C_2}} = \frac{1}{10}$$



④ Disegna il modello del transistore evidenziando la Base comune



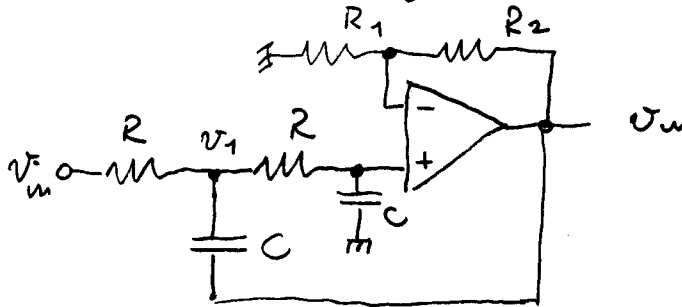
$$h_{eb} = \left. \frac{v_{eb}}{v_{cb}} \right|_{i_e = \phi} = \left. \frac{v_{be}}{v_{be} - v_{ce}} \right|_{i_e = 0}$$

$$v_{ce} = - \frac{1}{h_{oe}} (h_{fe} + 1) i_x$$

$$v_{be} = - \frac{h_{re}}{h_{oe}} (h_{fe} + 1) i_x + h_{ie} i_x \quad \text{quindi}$$

$$h_{eb} = \frac{- \frac{h_{re}}{h_{oe}} (h_{fe} + 1) + h_{ie}}{\frac{(1 - h_{re})(h_{fe} + 1) + h_{ie}}{h_{oe}}} = \frac{h_{oe} h_{ie} - h_{re} (h_{fe} + 1)}{h_{oe} h_{ie} + (1 - h_{re})(h_{fe} + 1)}$$

5) Celle di Sallen-Key per un basso



$$G = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

$$v_1 = \frac{v_u}{G} \quad CS \left(R + \frac{1}{CS} \right) = \frac{v_u}{G} (RCS + 1)$$

$$\begin{aligned} v_{in} &= v_1 + R \left\{ \frac{v_u}{G} CS + (v_1 - v_u) CS \right\} = \\ &= \frac{v_u}{G} \left\{ RCS + 1 + RCS + (RCS + 1) RCS - G RCS \right\} = \\ &= \frac{v_u}{G} \left\{ (RCS)^2 + (3-G)RCS + 1 \right\} \quad \text{da cui} \end{aligned}$$

$$\frac{v_u}{v_{in}} = \frac{G}{(RCS)^2 + (3-G)RCS + 1} \quad (\text{risultato NOTO dalla teoria})$$

I poli devono essere

$$p = \omega_0 e^{\pm j 3\pi/4} = \omega_0 (\cos 3\pi/4 \pm j \sin 3\pi/4)$$

$$\text{con } \omega_0 = 1 \text{ krad/s}$$

quindi $\frac{1}{RC} = \omega_0$ che si ottiene ponendo $R = 1 \text{ k}\Omega$
 $C = 1 \mu\text{F}$

$$-(3-G) = 2 \cos 3\pi/4$$

$$3-G = \sqrt{2}$$

$$G = 3 - \sqrt{2} = 1,59$$

che si ottiene con $R_2 = 5,9 \text{ k}\Omega$
 $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$