

Cognome

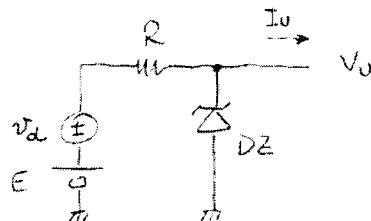
Nome

Matricola

ESERCIZIO N°1

7 (4) punti

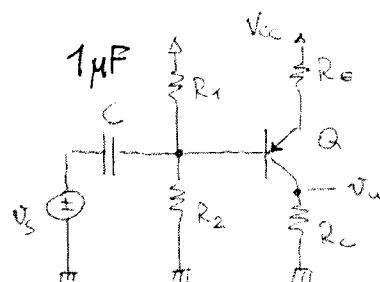
Nel seguente regolatore determinare R in modo da garantire il corretto funzionamento per tutto il range delle tensioni di ingresso ($20 \text{ V} < E < 24 \text{ V}$) e delle correnti di uscita ($I_U < 1 \text{ A}$). La resistenza R deve essere scelta in modo da rendere minima la potenza massima erogata dal generatore. Determinare quindi il valore di v_u in funzione del disturbo a media nulla v_d e con $E = 22 \text{ V}$ e $I_U = 500 \text{ mA}$. Per lo Zener si ha $V_Z = 12 \text{ V}$ e $r_Z = 200 \text{ m}\Omega$ @ $I_Z = 800 \text{ mA}$; $r_{ZK} = 10 \text{ }\Omega$ @ $I_{ZK} = 20 \text{ mA}$.

**ESERCIZIO N°2**

6 (4) punti

Determinare il punto di riposo del seguente circuito e valutare i parametri del circuito equivalente semplificato per piccoli segnali del transistore ($h_{FE} = h_{fe} = 60$; $r_{bb'} = 300 \text{ }\Omega$).

Si ha $V_{CC} = 18 \text{ V}$; $R_1 = R_2 = 120 \text{ k}\Omega$; $R_E = 0,6 \text{ k}\Omega$; $R_C = 2,4 \text{ k}\Omega$.

**ESERCIZIO N°3**

6 (4) punti

Determinare la risposta in frequenza e tracciare i relativi diagrammi asintotici di Bode del circuito dell'esercizio 2. Per questo esercizio si assuma $h_{ie} = 2 \text{ k}\Omega$.

ESERCIZIO N°4

7 (4) punti

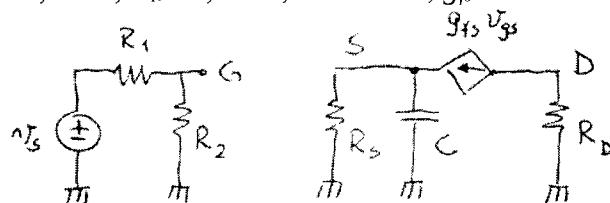
Determinare il parametro h_{fb} del modello a base comune di un transistore bipolare di cui sono noti tutti i parametri del modello a emettitore comune. Nel modello a base comune si assuma l'emettitore come ingresso e il collettore come terminale di uscita.

ESERCIZIO N°5

7 (4) punti

Determinare l'impedenza (modulo e fase) vista a 10 kHz tra i punti S e D nel seguente circuito.

Si ha $R_1 = R_2 = 680 \text{ k}\Omega$; $R_S = 1,6 \text{ k}\Omega$; $R_D = 2,4 \text{ k}\Omega$; $C = 10 \text{ nF}$; $g_{fs} = 200 \text{ mS}$.

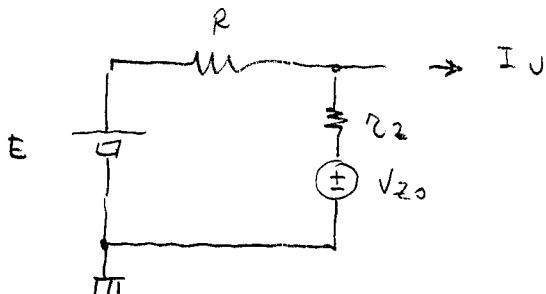


(1)

la massima potenza erogata dal generatore vale

$$P_{MAX} = E_{MAX} \cdot \left(\frac{E_{MAX} - V_{Z0}}{R + r_z} + I_{U_{MAX}} \frac{r_z}{R + r_z} \right)$$

è quindi rese minime dae massimo valore di R accettabile
Circuito equivalente per grandi segnali



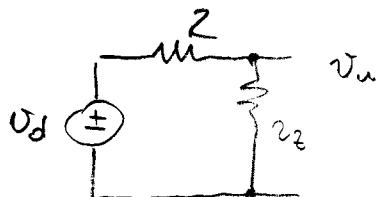
$$V_{Z0} = V_z - r_z I_z = 11,84 \text{ V}$$

le valore di R non può salire oltre al valore che garantisce la regolazione nel caso più critico (ingresso minimo, carico massimo)

$$I_{Z_{min}} = \frac{E_{min} - V_{Z0}}{R + r_z} = I_{U_{MAX}} \frac{R}{R + r_z} > 4 I_{ZK} \quad \text{da cui}$$

$$R < \frac{E_{min} - V_{Z0} - 4 I_{ZK} r_z}{I_{U_{MAX}} + 4 I_{ZK}} = 7,54 \Omega$$

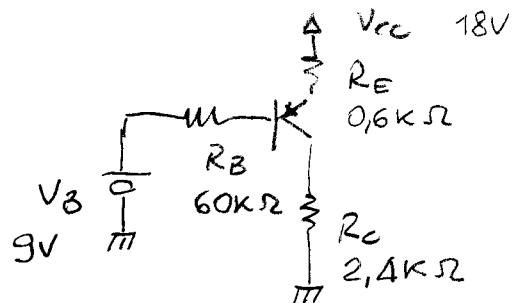
Riguardo al dioturbo si ha



$$\frac{V_u}{V_d} = \frac{r_z}{R + r_z} = 25,8 \times 10^{-3}$$

(2)

Circuito statico



Delle maglie di ingresso

$$I_B = \frac{V_{CC} - V_B - V_{EBQ}}{R_B + R_E (\beta_{FE} + 1)} = 85,92 \mu A$$

$$I_C = 5,155 \text{ mA} \quad ; \quad I_E = 5,241 \text{ mA}$$

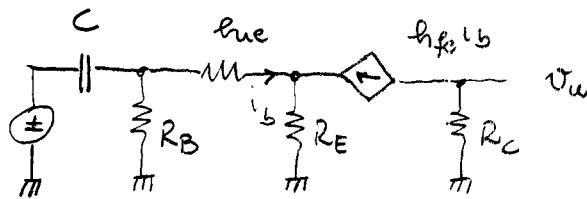
$$V_{EC} = V_{CC} - R_E I_E - R_C I_C = 2,483 \text{ V} \quad (\text{OK zAD})$$

$$\beta_{IE} = R_{BB'} + \frac{V_T}{I_C} \beta_{FE} = 602,6 \Omega$$

$$\beta_{IE} = \beta_{OE} \approx \phi$$

③ Circuito per piccoli segnali

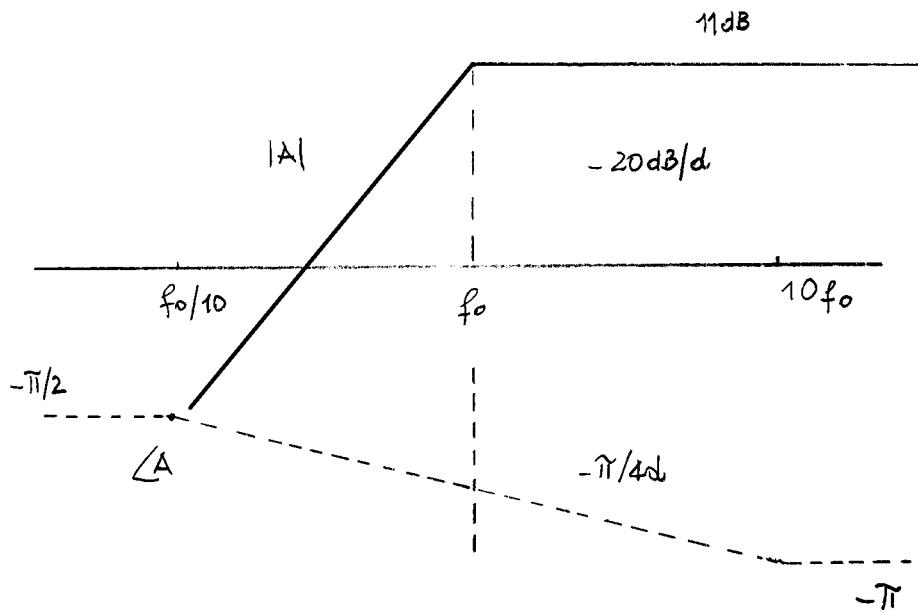
$$r_{ie} = 2 \text{ k}\Omega$$



$$\frac{V_u}{V_m} = -A_{CB} \cdot \frac{s}{s + P}$$

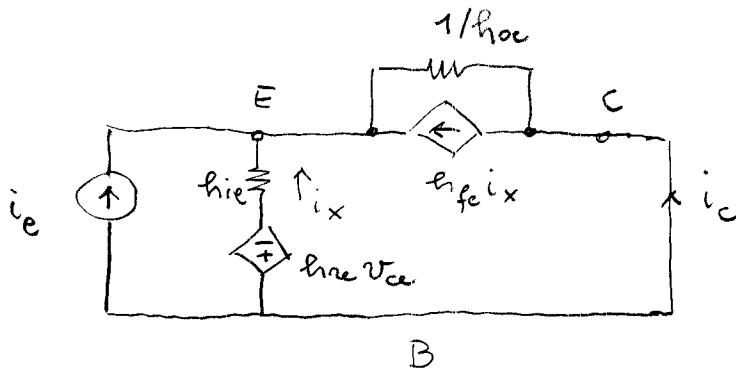
$$A_{CB} = \frac{h_{fe} R_C}{h_{ie} + R_E (h_{fe} + 1)} = 3,731 \quad (\sim 11 \text{ dB})$$

$$P = \frac{1}{R_B // [h_{ie} + R_E (h_{fe} + 1)] \cdot C} = 42,57 \text{ rad/s} \quad (6,776 \text{ Hz})$$



(4)

Modelli a base comune:



$$r_{fb} = \frac{i_c}{i_e} \quad | \quad v_{cb} = \phi$$

$$i_x = - (i_e + i_c)$$

$$v_{ce} = \frac{1}{R_{oe}} [h_{fe} i_e + i_c (h_{fe} + 1)]$$

$$v_{eb} = h_{re} (i_e + i_c) - \frac{h_{re}}{R_{oe}} [h_{fe} i_e + i_c (h_{fe} + 1)]$$

$$v_{ce} + v_{eb} = \phi \quad (v_{cb} = 0) \quad \text{qui vuol}$$

$$\left(\frac{1-h_{re}}{R_{oe}} \right) [h_{fe} i_e + i_c (h_{fe} + 1)] + h_{re} (i_e + i_c) = \phi$$

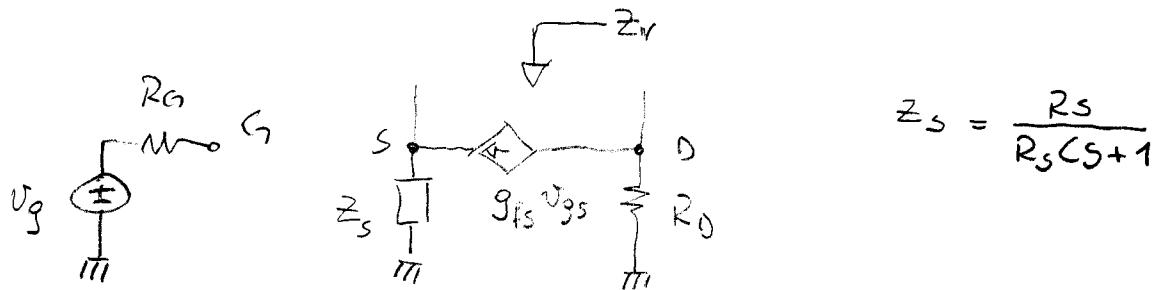
$$r_{fb} = - \frac{h_{fe} (1-h_{re}) + h_{re} R_{oe}}{(1-h_{re})(h_{fe} + 1) + h_{re} R_{oe}}$$

(≈ -1 con i valori tipici)

(5)

Impedenza vista

Ai fini di quanto richiesto possiamo lavorare su questo circuito



$$Z_s = \frac{R_s}{R_s C s + 1}$$

In questo caso possiamo trovare Z_v come rapporto tra tensione a vuoto V_{ds} e corrente di corto circuito I_{cc}

$$V_{ds} = -g_{fs} V_{gs} (Z_s + R_D) = -V_g \frac{g_{fs}}{1 + Z_s g_{fs}} (Z_s + R_D)$$

$$V_{gs} = V_g - Z_s g_{fs} V_{gs} \quad \text{da cui} \quad V_{gs} = V_g \frac{1}{1 + Z_s g_{fs}}$$

Quando invece D e S sono cortocircuitati $V_{gs} = V_g$

$$I_{cc} = -g_{fs} V_g$$

Quindi

$$Z_v = \frac{Z_s + R_D}{1 + Z_s g_{fs}} = \frac{R_s + R_D (R_s C s + 1)}{R_s C s + 1 + R_s g_{fs}} = R_D \frac{s + z}{s + p}$$

$$z = \frac{1}{C(R_D || R_s)} = 104 \text{ Krad/s}$$

$$p = \frac{1 + R_s g_{fs}}{C R_s} = 20 \text{ Mrad/s}$$

A 10kHz: $|Z| = R_D \cdot \sqrt{\frac{\omega^2 + z^2}{\omega^2 + p^2}} = 14,55 \Omega$
 $(\omega = 62,8 \text{ Krad/s})$

$$\angle Z = \arctg \frac{\omega}{z} - \arctg \frac{\omega}{p} = -1,024 \text{ rad}$$

(-58°; capacitiva)