

Cognome

Nome

Matricola

ESERCIZIO N°1

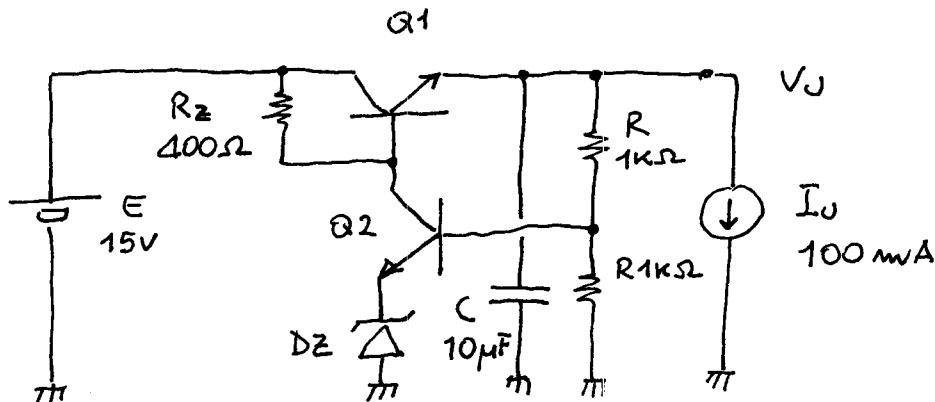
7 punti (4)

Avendo a disposizione diodi e generatori di tensione ideali, realizzare una rete elettrica la cui caratteristica di trasferimento per V_{IN} compresa nell'intervallo ± 30 V approssima la radice cubica. Si faccia in modo che la massima corrente erogata dal generatore di ingresso sia pari a 10 mA e che la curva approssimata coincida con quella originale almeno per le tensioni di ingresso corrispondenti ai valori di 0, ± 1 V, ± 8 V e ± 27 V.

ESERCIZIO N°2

7 punti

Determinare il punto di riposo del seguente regolatore di tensione, in cui per lo zener si ha $V_Z = 5,3$ V, $r_Z = 100 \Omega$ @ $I_Z = 10$ mA; $r_{ZK} = 10 \text{ k}\Omega$ @ $I_{ZK} = 0,1$ mA e per i transistori bipolari $h_{FE} = 100$.

**ESERCIZIO N°3**

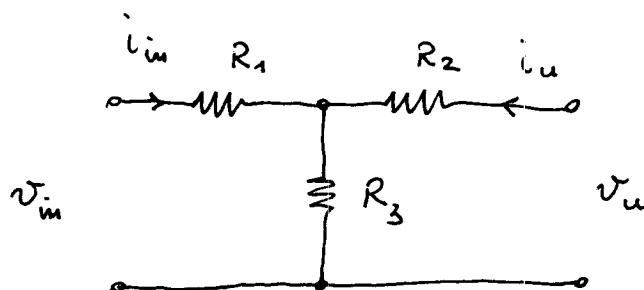
7 punti

Determinare, in continua, i parametri S_V e r_{out} rout del regolatore dell'esercizio precedente. Per il parametro S_V determinare quindi anche la risposta in frequenza e tracciarne i diagrammi asintotici di Bode. Per i transistori bipolari si assuma $h_{fe} = 100$ e $h_{ie} = 1 \text{ k}\Omega$.

ESERCIZIO N°4

6 punti

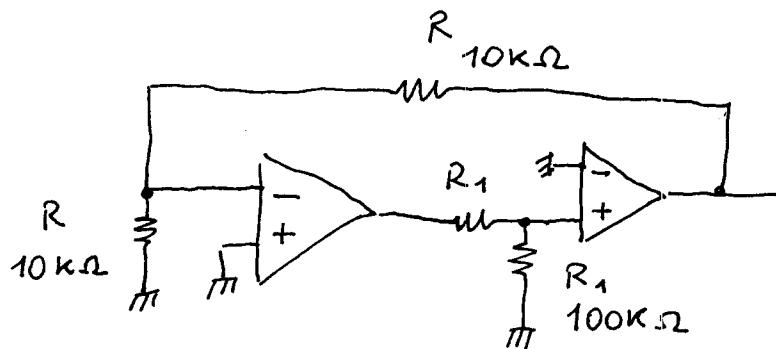
Determinare i 4 parametri g del seguente circuito.



ESERCIZIO N°5

6 punti

Determinare il massimo sbilanciamento del seguente circuito.



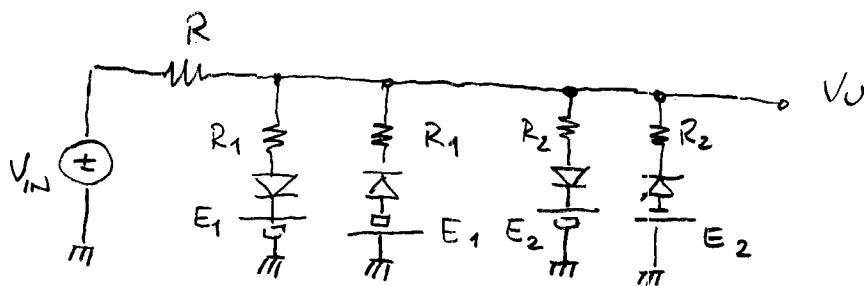
OPAMP uguali

$$|V_{io}| < 1 \text{ mV}$$

$$I_B = 10 \text{ mA}$$

$$|I_o| < 2 \text{ mA}$$

① le circuiti più semplici che soddisfa le richieste è



in quanto la funzione è disperi e, nel 1° quadrante ha le seguenti caratteristiche

tra $(0,0)$ e $(1,1)$ pendenza $p_0 = 1$ ($R_o \rightarrow \infty$)

tra $(1,1)$ e $(8,2)$ pendenza $p_1 = 1/7$

tra $(8,2)$ e $(27,3)$ pendenza $p_2 = 1/19$

Quindi $E_1 = 1V$; $E_2 = 2V$

$$\frac{1}{1 + R/R_1} = \frac{1}{7} \quad R_1 = R/6$$

$$\frac{1}{1 + R/(R_1 \parallel R_2)} = \frac{1}{19} \quad R_2 = R/12$$

la corrente è massima per $V_{IN} = \pm 30V$
A questo valore corrisponde

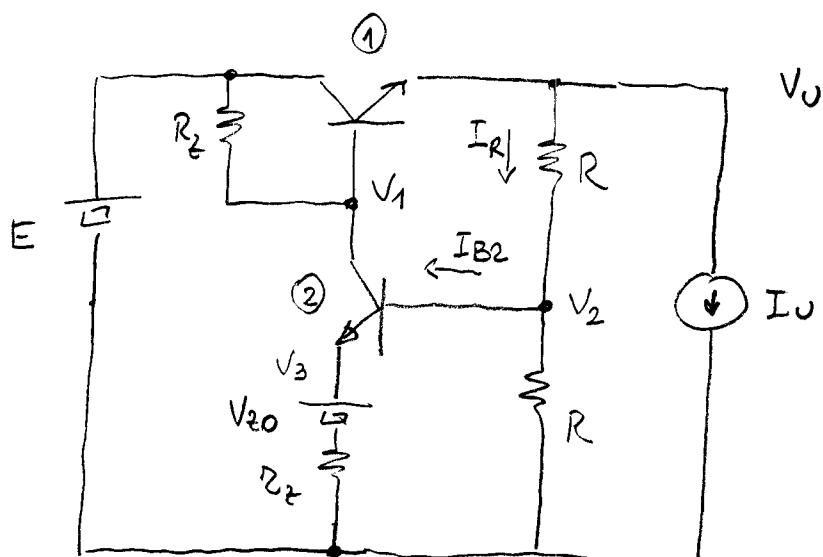
$$V_{O\text{MAX}} = 3 + \frac{3}{19} = 3,158V$$

$$R = \frac{V_{IN\text{MAX}} - V_{O\text{MAX}}}{I_{MAX}} = 2,384 \text{ k}\Omega$$

$$R_1 = 397\Omega$$

$$R_2 = 199\Omega$$

(2)



$$V_{Z0} = 4,3 \text{ V}$$

$$r_z = 0,1 \text{ k}\Omega$$

tip: BJT in zone
attiva diretta

$$V_2 = V_{Z0} + V_{BE0U} + R_z (\beta_{FE} + 1) I_{B2}$$

$$I_R = I_{B2} + \frac{V_2}{R} = I_{B2} \left[1 + \frac{r_z}{R} (\beta_{FE} + 1) \right] + \frac{V_{Z0} + V_{BE0U}}{R}$$

$$I_{B1} = \frac{1}{\beta_{FE} + 1} \cdot (I_U + I_R)$$

$$V_U = V_2 + R I_R = 2(V_{Z0} + V_{BE0U}) + I_{B2} \left[R + 2r_z (\beta_{FE} + 1) \right]$$

$$V_1 = V_U + V_{BE0U}$$

$$E = V_1 + R_z (I_{B1} + \beta_{FE} I_{B2}) \text{ da cui}$$

$$E - 2V_{Z0} - 3V_{BE0U} - \frac{R_z I_U}{\beta_{FE} + 1} - \frac{R_z (V_{Z0} + V_{BE0U})}{R(\beta_{FE} + 1)} =$$

$$= I_{B2} \left\{ R_z \beta_{FE} + \frac{R_z}{\beta_{FE} + 1} \left[1 + \frac{r_z}{R} (\beta_{FE} + 1) \right] + R + 2r_z (\beta_{FE} + 1) \right\} \text{ da cui}$$

$$I_{B2} = \frac{3.884}{61.24} = 63,4 \mu\text{A}$$

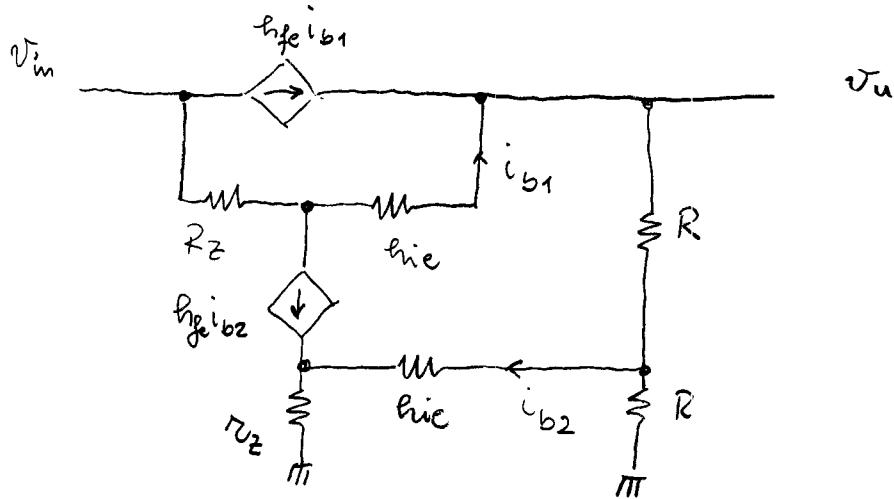
$$V_3 = V_{Z0} + R_z (\beta_{FE} + 1) I_{B2} = 4,94 \text{ V}$$

$$V_2 = 5,64 \text{ V}$$

$$V_U = 11,34 \text{ V} \quad V_{CE1} > 0 \quad \text{OK}$$

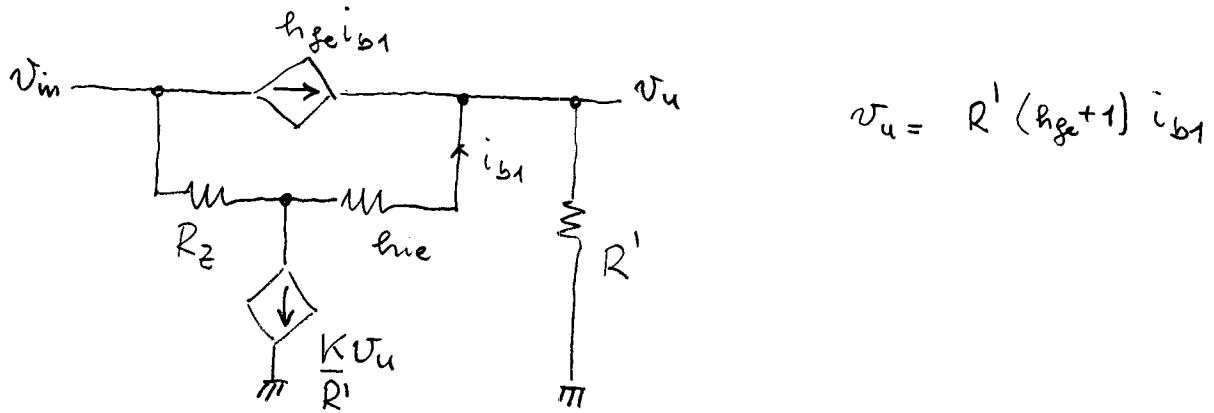
$$V_1 = 12,04 \text{ V} \quad V_{CE2} > 0 \quad \text{OK}$$

③ Per volerare S_V e r_{out} serve i circuiti per piccoli segnali. In continuo:



$$R' = R + R \parallel [h_{ie} + r_e(h_{fe}+1)] = 1,917 \text{ k}\Omega$$

$$i_{b2} = V_u \cdot \frac{1}{R'} \cdot \frac{R}{h_{ie} + r_e(h_{fe}+1)} = \frac{K}{R'} V_u \quad \text{con } K = 0,09$$



$$V_{in} = R_z (1 + K h_{fe} + K) i_{b1} + h_{ie} i_{b1} + R' (h_{fe} + 1) i_{b1} = R'' i_{b1}$$

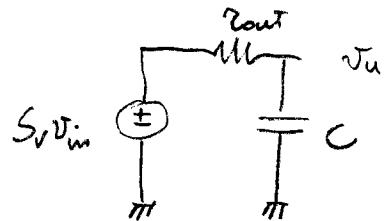
con $R'' = 198,7 \text{ k}\Omega$

$$\frac{V_u}{V_{in}} = S_V = \frac{R' (h_{fe} + 1)}{R''} = 0,975$$

$$i_{cc} = \frac{V_{in}}{R_z + h_{ie}} (h_{fe} + 1) \quad \text{da cui}$$

$$r_{out} = \frac{R_z + h_{ie}}{h_{fe} + 1} \cdot S_V = 13,5 \Omega$$

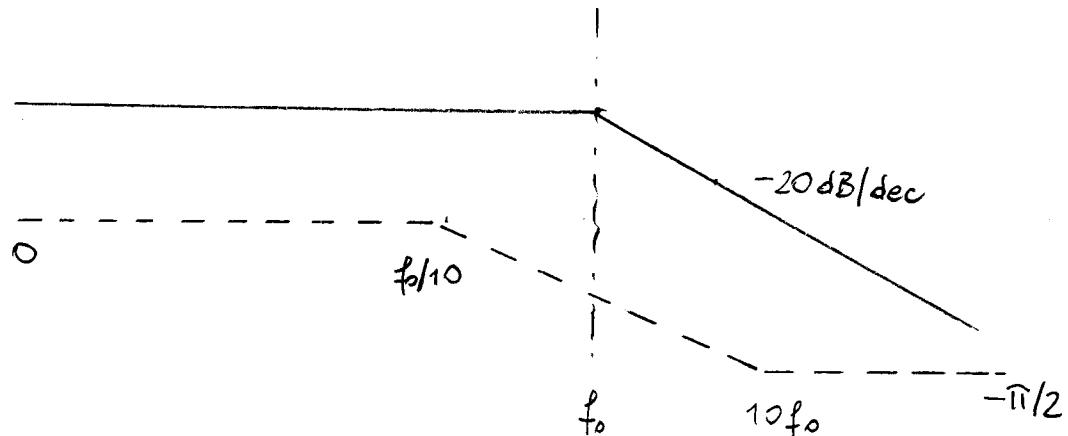
Del punto di vista dell'uscita si ha, in frequenze



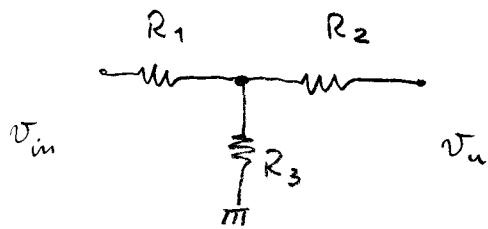
$$v_u = v_{in} \cdot S_V \cdot \frac{1}{S+p}$$

$$p = \frac{1}{C R_{out}} = 7,4 \text{ krad} \quad (1,18 \text{ kHz})$$

$$S_V = 0,975 \quad (\sim 0 \text{ dB})$$



(4)



$$\begin{cases} v_{in} = (R_1 + R_3) i_{in} + R_3 i_u \\ v_u = R_3 i_{in} + (R_2 + R_3) i_u \end{cases}$$

Invierto la matriz e obtengo $D = R_1 R_2 + R_1 R_3 + R_2 R_3$

$$\begin{cases} i_{in} = (R_2 + R_3)/D v_{in} - R_3/D v_u \\ i_u = -R_3/D v_{in} + (R_1 + R_3)/D v_u \end{cases}$$

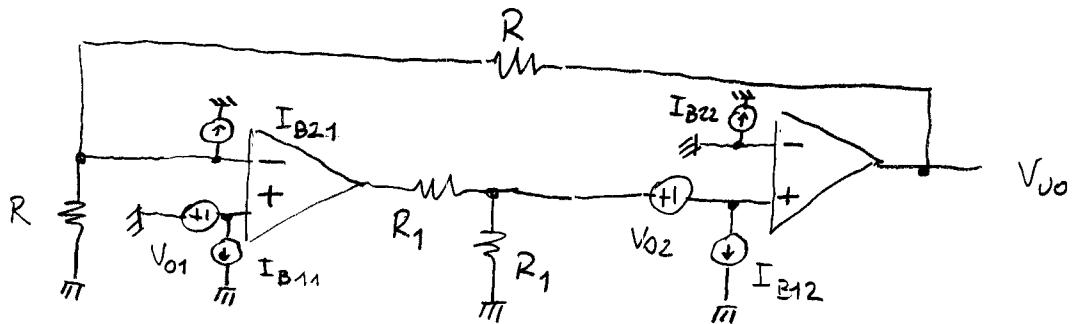
Quindi

$$g_i = \frac{R_2 + R_3}{D} \quad g_o = -\frac{R_3}{D}$$

$$g_f = -\frac{R_3}{D} \quad g_o = \frac{R_1 + R_3}{D}$$

(5)

Circuito per lo sbilanciamento



Applicando la sovrapposizione degli effetti e il metodo del cortocircuito virtuale si vede che

I_{B11} , I_{B12} , I_{B22} e V_{o2} non hanno effetto sull'uscita.

Per gli altri due, si ha

$$V_{o0} = -2V_{o1} + RI_{B21} \quad \text{che al massimo vale}$$

$$V_{o0\max} = RI_B + R \frac{|I_{o1}|}{2} + 2|V_{o1}| = 2,11 \text{ mV}$$