

Cognome

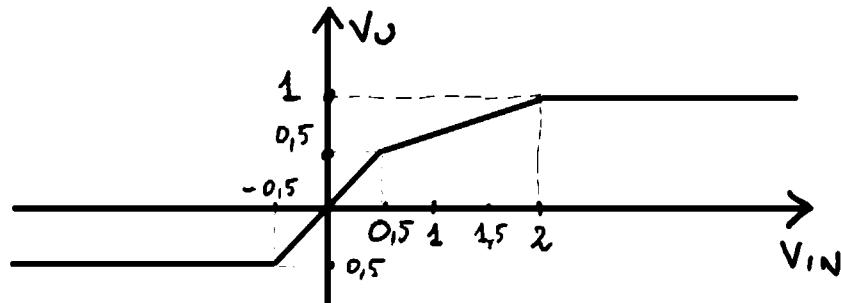
Nome

Matricola

ESERCIZIO N°1

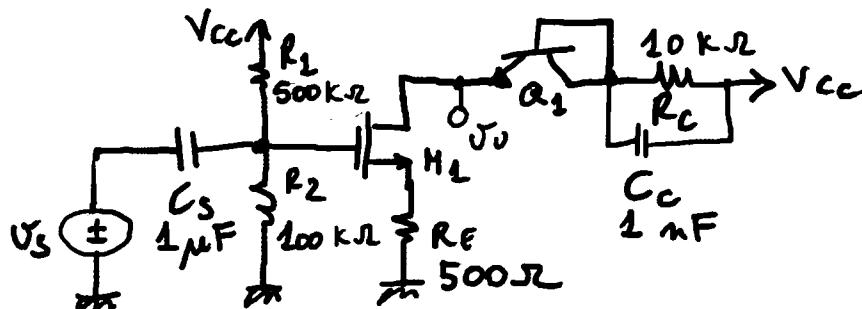
5 punti (4)

Si progetti (dimensionando opportunamente tutti i componenti) un circuito elettronico la cui caratteristica di trasferimento sia quella mostrata in figura.

**ESERCIZIO N°2**

8 punti (4)

Con riferimento al circuito in figura, determinare il punto di riposo dei transistori MOSFET e BJT.



$$V_{CC} = 15\text{ V}$$

$$Q_1 : h_{FE} = 100$$

$$M_1 : K = \mu_n C_{ox} \frac{W}{L} = 2 \text{ mA/V}^2$$

$$V_T = 2\text{ V}$$

ESERCIZIO N°3

9 punti (4)

Nel circuito mostrato nell'esercizio precedente, si ricavi la funzione di trasferimento $A_f(s) = V_U/V_{IN}$ e si disegni il diagramma di Bode del modulo. Si consideri per Q_1 $h_{ie} = 4.8 \text{ k}\Omega$ e $h_{je} = 300$ e $g_m = 2 \text{ mS}$ per M_1 .

ESERCIZIO N°4

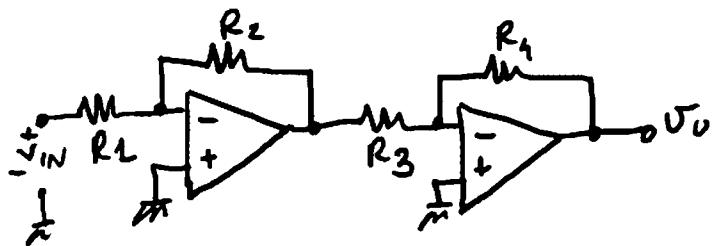
5 punti (4)

Si progetti e si dimensioni un filtro passa banda con limite inferiore di banda pari a 1 krad/s, limite superiore di banda pari a 1 Mrad/s e amplificazione in banda passante pari a 9.

ESERCIZIO N°5

6 punti (4)

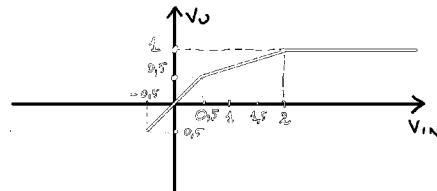
Ricavare il massimo sbilanciamento in uscita del circuito mostrato in figura. Si considerino gli amplificatori operazionali ideali.



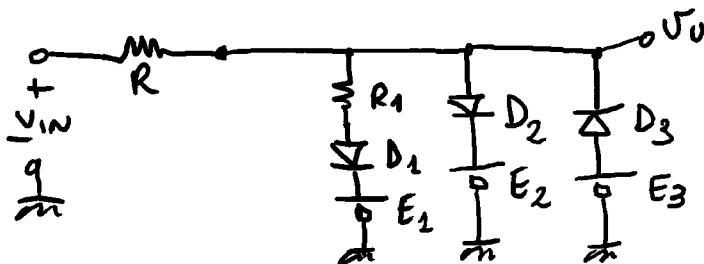
$$R_1 = R_2 = R_3 = R_4 = 1 \text{ k}\Omega$$

$$I_B = 80 \text{ nA} \quad |I_{IO}| = 20 \text{ nA} \quad |V_{IO}| = 5 \text{ mV}$$

1)



Una possibile soluzione
è la seguente:

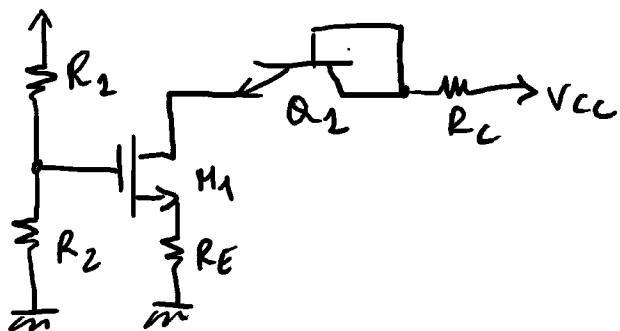


dove :

$$E_1 = 0.5V ; E_2 = 1V ; E_3 = -0.5V ; \frac{R_1}{R+R_1} = \frac{0.5}{2.5} = \frac{1}{3}$$

$$\text{Quindi } R_1 = 1\text{ k}\Omega ; R = 2\text{ k}\Omega$$

2) Il circuito di polarizzazione è il seguente:



Abbiamo che

$$V_{CC} \frac{R_2}{R_1 + R_2} = V_{DS} + R_E I_{DS}$$

Supponendo M_1 saturo

$$I_{DS} = \frac{k}{2} (V_{DS} - V_T)^2 \Rightarrow V_{CC} \frac{R_2}{R_1 + R_2} = V_{DS} + R_E \frac{k}{2} (V_{DS} - V_T)^2$$

$$R_E \frac{k}{2} V_{DS}^2 + [1 - R_E k V_T] V_{DS} + \frac{R_E k}{2} V_T^2 - \frac{V_{CC} R_2}{R_2 + R_1} = 0$$

$$0,5 V_{DS}^2 + 0,5 - 2,5 = 0$$

$$V_{DS}^2 = 4 \Rightarrow V_{DS} = \begin{cases} +2 \text{ V} & \text{OK per } V_{DS} > V_T \\ -2 \text{ V} & \end{cases}$$

Quindi $I_{DS} = 1 \text{ mA} = I_{E1}$

Suppongo Q_1 in zona attiva diretta

Noto che $I_E > 0$ e $V_{CE} = V_{BE(on)} = 0,7 \text{ V} > V_{CE(sat)}$, quindi

Q_2 è in zona attiva diretta

$$I_B = \frac{I_E}{h_{FE} + 1} = 9,9 \mu \text{A} \Rightarrow I_C = h_{FE} I_B = 0,99 \text{ mA}$$

$$V_C = V_{CC} - R_C I_{R_C} = 5V$$

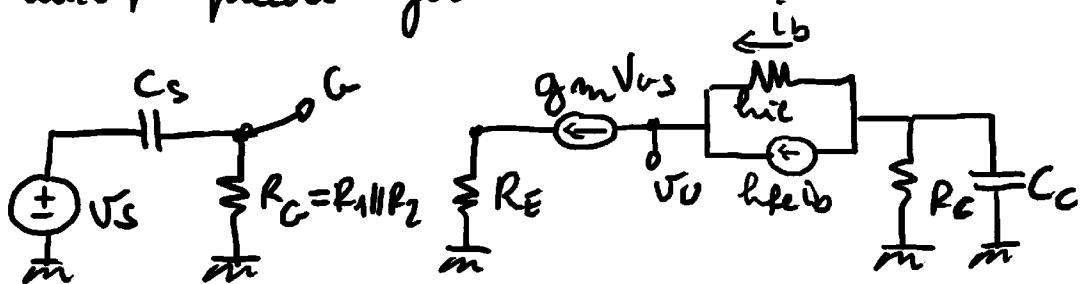
$$I_{R_C} = I_B + I_C = I_E = 1mA$$

$$V_D = V_C - V_{BEON} = 4,3V$$

$$V_S = R_E I_{DS} = 0,5V$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = 3,8V > V_{DS} - V_T = 1V \quad \text{Quindi M1 Saturo}$$

3) Circuito per piccoli segnali



$A_V(s)$ sarà della forma

$$A_V(s) = \frac{A_{V0} s (s + w_{p0})}{(s + w_{p1})(s + w_{p2})}$$

Notiamo che il circuito può essere semplificato come segue



$$\text{Con } R_G = R_1 || R_2 = 83,33 k\Omega$$

$$R_D = \frac{h_{fe}}{h_{fe} + 1} = 15,95 \Omega$$

$$A_{\omega} = - \frac{g_m R_D}{1 + g_m R_E} = - 21,23 \cdot 10^{-3}$$

$$\omega_{p1} = \frac{1}{R_C C_S} = 12 \text{ rad/s}$$

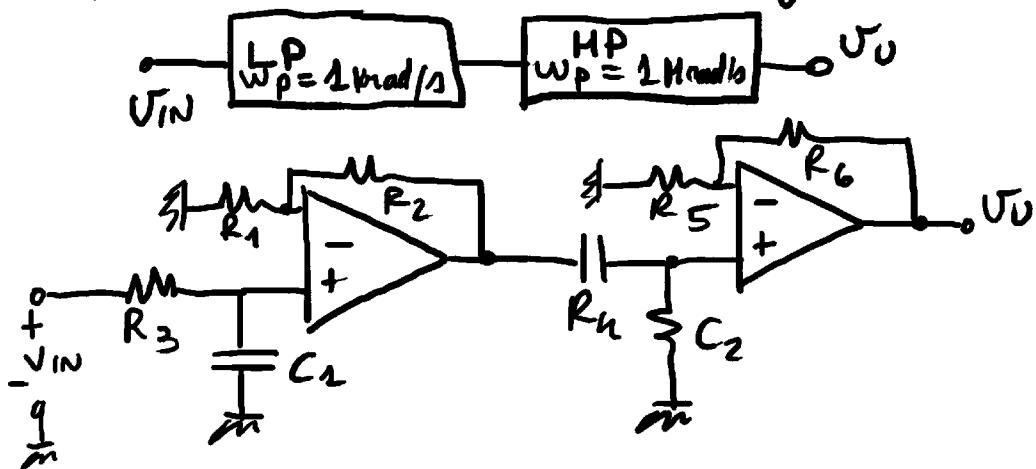
$$\omega_{p2} = \frac{1}{R_C \cdot C_C} = 100 \text{ Krad/s}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{R_D || R_C \cdot C_C} = 62,8 \text{ Mrad/s}$$

4) $\omega_L = 1 \text{ rad/s}$ $\omega_H = 1 \text{ Krad/s}$

$$A_0 = A_{\infty} = g$$

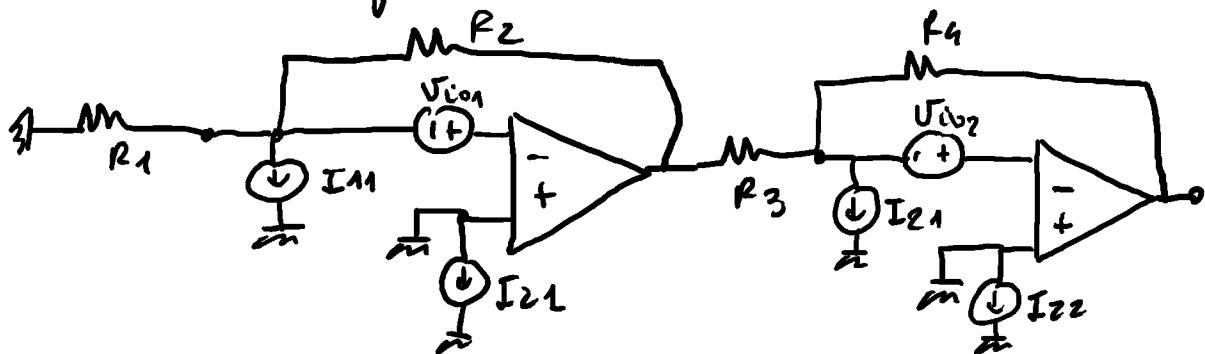
Una possibile soluzione è la seguente:



$$R_3 = 1 \text{ k}\Omega ; C_1 = 1 \mu\text{F} ; R_1 = 1 \text{ k}\Omega ; R_2 = 2 \text{ k}\Omega$$

$$R_4 = 1 \text{ k}\Omega ; C_2 = 1 \text{ mF} ; R_5 = 1 \text{ k}\Omega ; R_6 = 2 \text{ k}\Omega$$

5) Abbiamo il seguente circuito:



Averemo che

$$V_o = -\frac{R_4}{R_3} R_2 I_{11} + \frac{R_4}{R_3} \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_{io1} + R_4 I_{21} - \left(1 + \frac{R_4}{R_3}\right) V_{io2}$$

Ottieniamo il massimo per esempio con i seguenti set di valori:

$$I_{11} = 90 \text{ mA}; V_{io1} = -5 \text{ mV}; V_{io2} = 5 \text{ mV}$$

$$I_{21} = 70 \text{ mA}$$

$$\text{da cui } |V_{omax}| = 20,02 \text{ mV}$$