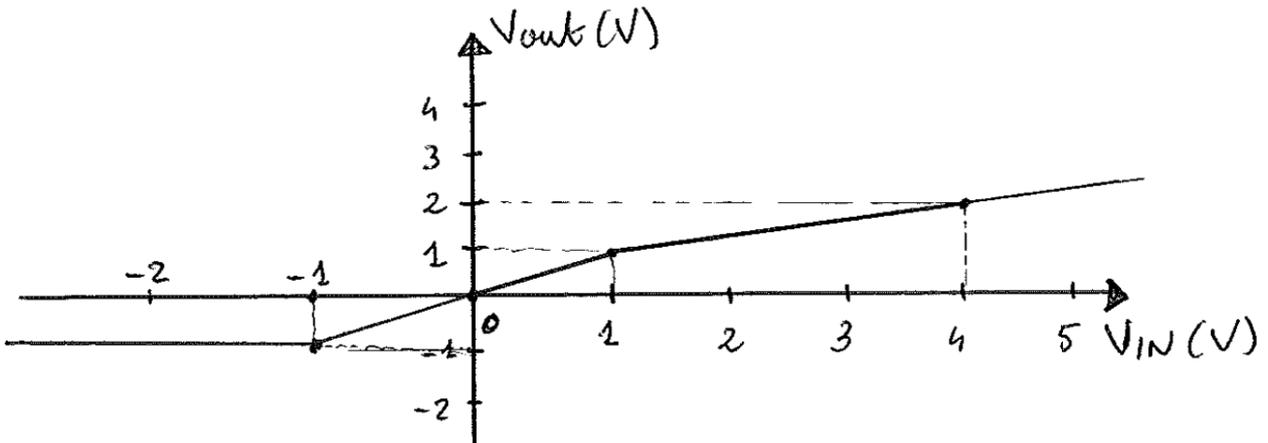


ESERCIZIO N°1

5 punti (4)

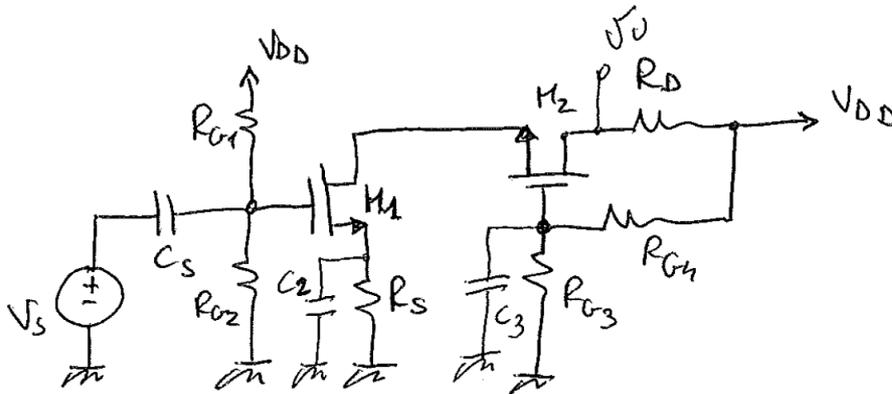
Si realizzi (dimensionando opportunamente tutti i componenti) una rete la cui caratteristica di trasferimento sia quella mostrata in figura. Si considerino i diodi ideali con $V_f = 0$ V.



ESERCIZIO N°2

8 punti (4)

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



- $V_{DD} = 12V$
- $R_{01} = 30k\Omega$
- $R_{02} = 10k\Omega$
- $R_{03} = 10k\Omega$
- $R_{04} = 14k\Omega$
- $R_S = 1k\Omega$
- $R_D = 5k\Omega$

$C_S = 1\mu F; C_2 = 1mF; C_3 = 1mF$

$k = \mu n C_{ox} \frac{W}{L} = 2 \frac{mA}{V^2}$
 $V_T = 1V$

ESERCIZIO N°3

9 punti (4)

Nel circuito mostrato nell'esercizio precedente, si ricavi la funzione di trasferimento $A_V(s) = V_U/V_{IN}$ e si disegni il diagramma di Bode del modulo. Si consideri $g_m = 2 \text{ mS}$ per entrambi i transistori.

ESERCIZIO N°4

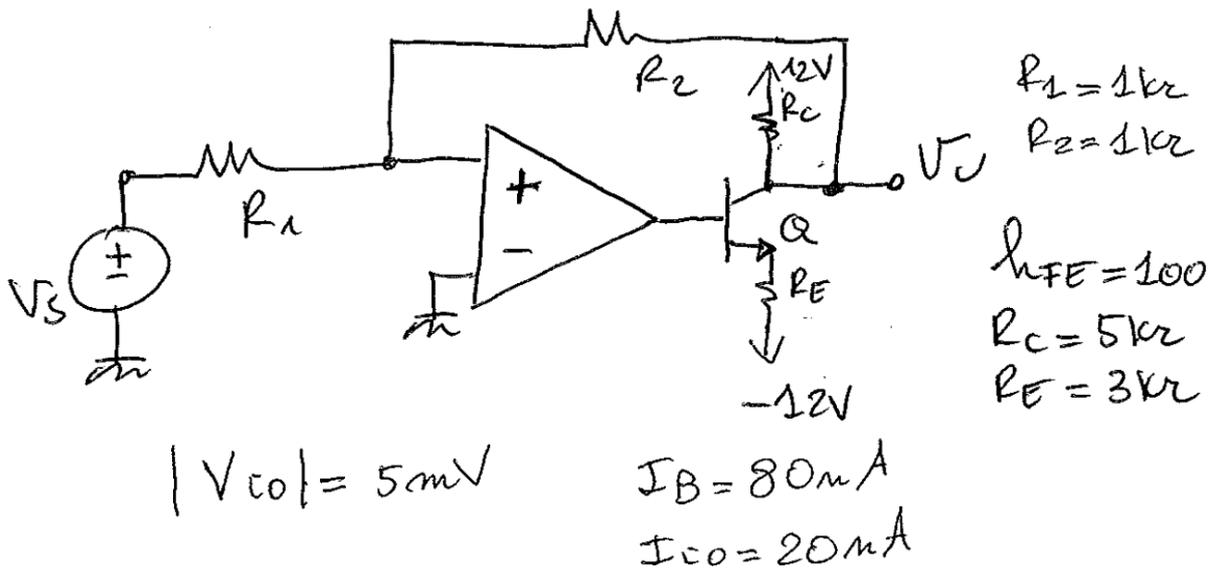
5 punti (4)

Disegnare e discutere lo schema circuitale di un sistema elettronico in grado di simulare un'induttanza di 1 mH. Si dimensionino opportunamente tutti i componenti utilizzati.

ESERCIZIO N°5

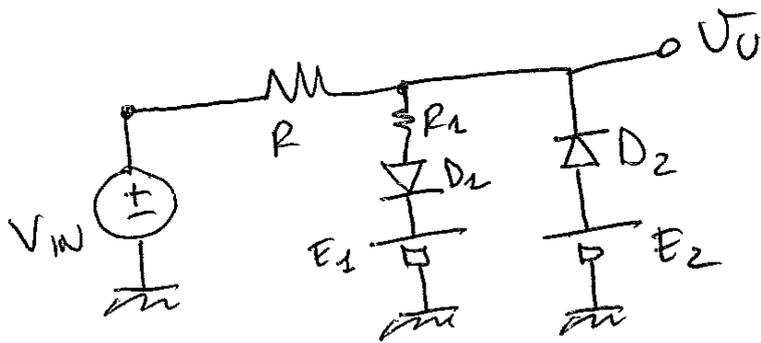
6 punti (4)

Ricavare il massimo sbilanciamento in uscita del circuito mostrato in figura. Si consideri l'amplificatore operazionale ideale



1) Una soluzione possibile è la seguente:

①

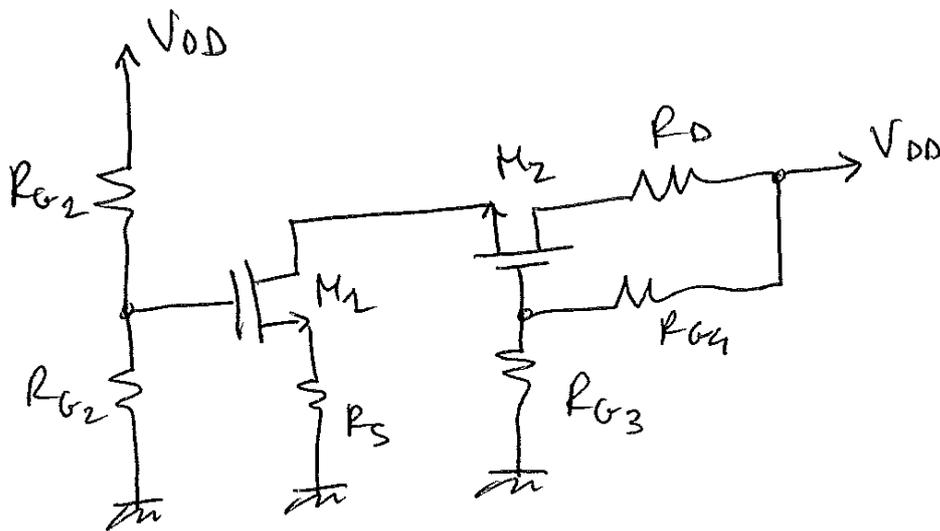


$E_2 = 1V$ Inoltre $\frac{R}{R+R_1} = \frac{2-1}{4-1} = \frac{1}{3}$

Possiamo scegliere $R = 1k\Omega$ e $R_1 = 2k\Omega$

E_2 infine $\Rightarrow E_2 = -1V$

2) Circuito di polarizzazione



Suppongo M_1 e M_2 in saturazione

$V_G = \frac{R_{G2}}{R_{out} + R_{G2}} V_{DD} = 3V$ $V_S = R_S I_{DS}$

$V_{G_S} = V_G - V_S$ $I_{DS} = \frac{k}{2} (V_{G_S} - V_T)^2$

$$I_{D_S} = \frac{k}{2} (V_G - V_S - V_T)^2 = \frac{k}{2} (V_G - R_S I_{D_S} - V_T)^2 \quad (2)$$

$$\Rightarrow \frac{2}{k} I_{D_S} = (V_G - V_T)^2 - 2(V_G - V_T) R_S I_{D_S} + R_S^2 I_{D_S}^2$$

$$R_S^2 I_{D_S}^2 + \left[\frac{2}{k} + 2(V_G - V_T) R_S \right] I_{D_S} + (V_G - V_T)^2 = 0$$

$$10^6 I_{D_S}^2 - 5 \cdot 10^3 I_{D_S} + 4 = 0$$

$I_{D_S} = 1 \text{ mA}$ è la soluzione accettabile.

$$V_{G_{S_1}} = 2 \text{ V}$$

Notiamo che $I_{D_{S_1}} = I_{D_{S_2}} = I_{D_S} \Rightarrow V_{G_{S_1}} = V_{G_{S_2}} = 2 \text{ V}$

$$V_{G_2} = \frac{R_{G_3}}{R_{G_3} + R_{G_4}} V_{DD} = 5 \text{ V}$$

$$V_{D_2} = V_{S_2} = V_{G_2} - V_{G_{S_1}} = 3 \text{ V}$$

$$V_{D_{S_1}} = V_{D_1} - V_{S_1} = V_{D_1} - R_S I_{D_{S_1}} = 2 \text{ V} \geq V_{G_{S_1}} - V_T = 1 \text{ V}$$

Quindi M_1 è in saturazione.

$$V_{D_2} = V_{DD} - R_D I_{D_S} = 7 \text{ V}$$

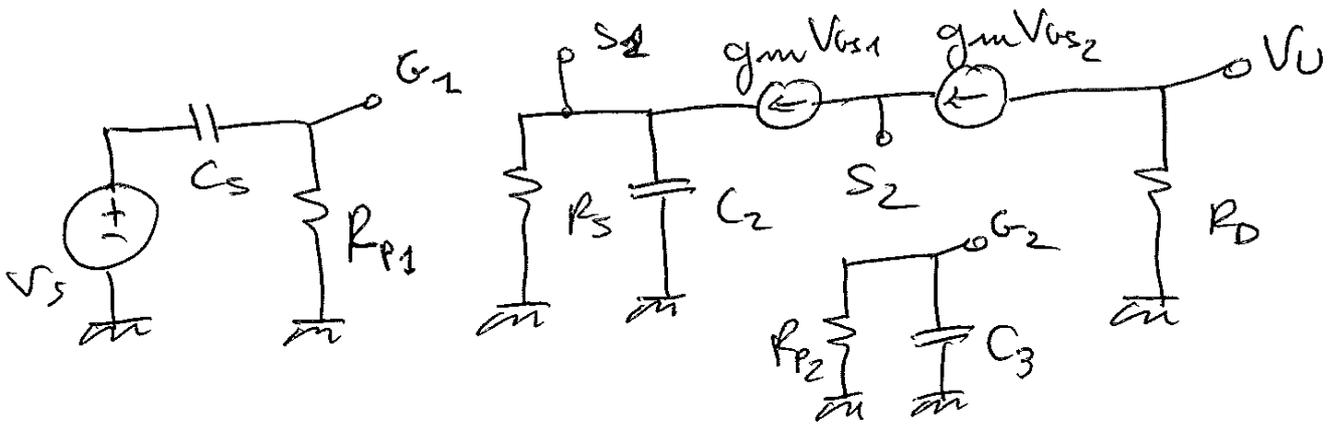
$$V_{D_{S_2}} = V_{D_2} - V_{S_2} = 4 \text{ V} \geq V_{G_{S_2}} - V_T = 1 \text{ V}$$

Quindi M_2 è in saturazione.

3

3) $g_m = 2 \text{ mS}$

Il circuito per piccoli segnali è:



$R_{P1} = R_{D1} \parallel R_{D2} = 7,5 \text{ k}\Omega$

$R_{P2} = 5,833 \text{ k}\Omega = R_{D3} \parallel R_{D4}$

C_3 non introduce singolarità

$$A_v(s) = \frac{A_{voo} s (s + \omega_0)}{(s + \omega_{p1})(s + \omega_{p2})}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{R_s C_2} = 1 \text{ Mrad/s}$$

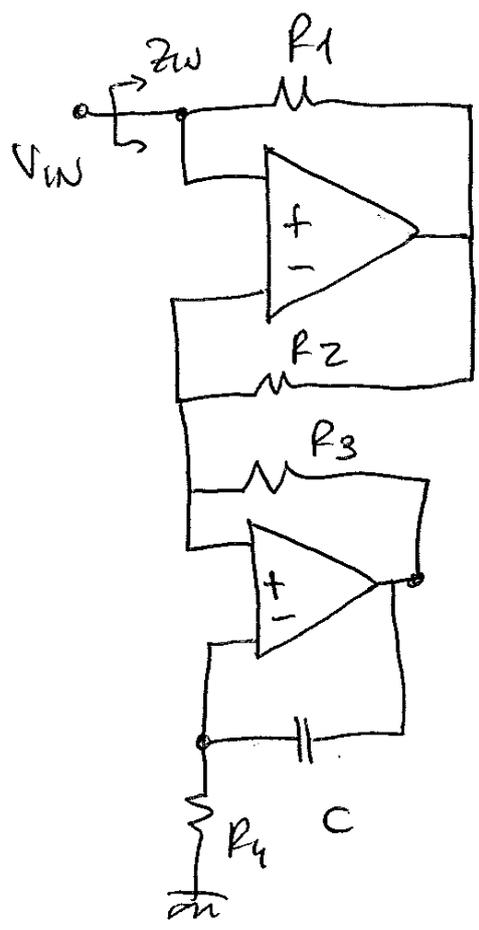
$$\omega_{p1} = \frac{1}{C_s R_{P1}} = 133,33 \text{ rad/s}$$

$$\omega_{p2} = \frac{1}{R_{vc2} C_2} = 3 \text{ Mrad/s}$$

$$R_{vc2} = R_s \parallel \frac{1}{g_m} = 333,33 \Omega$$

$$A_{v0} = - R_D g_m = -10$$

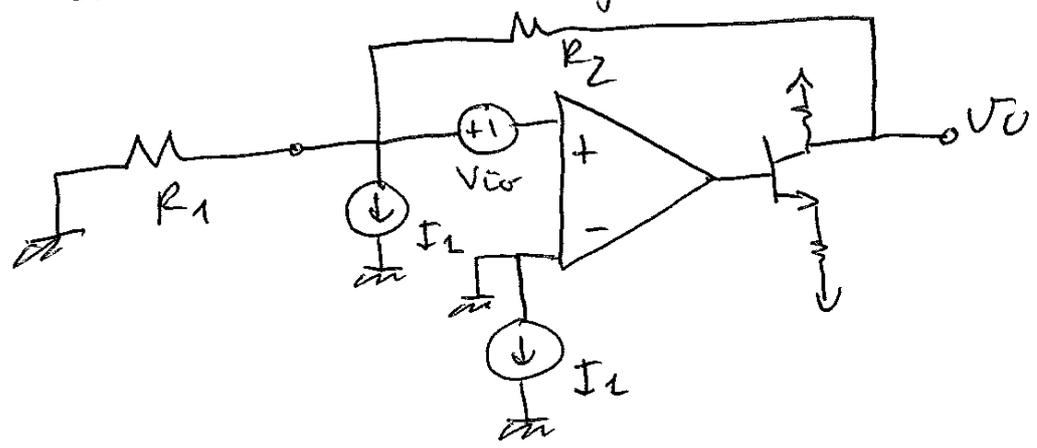
4) Possiamo utilizzare l'emulatore di induttanza



$$Z_{in} = \frac{R_1 R_3 R_4 C s}{R_2}$$

$$R_1 = R_3 = R_2 = R_4 = 1k\Omega$$
$$C = 1mF$$

5) Il circuito è il seguente



Vale il CCV. Applico inoltre il principio di sovrapposizione degli effetti. ⑤

$$V_O = R_2 I_2 + \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_{OS}$$

Quindi il massimo sfasamento lo abbiamo per

$$I_2 = I_B + \frac{I_{D2}}{2} = 90 \text{ nA} \quad \text{e } V_{OS} = 5 \text{ mV}$$

$$V_{O_{max}} = \boxed{10.09 \text{ mV}}$$