Sistemi Elettronici, Tecnologie e Misure Appello Straordinario del 18/5/2022

| Nome: | |
|------------|-----------|
| Cognome: | SOLUZIONE |
| Matricola: | |

ATTENZIONE

- 1. Compilare subito questa pagina con nome, cognome e numero di matricola
- 2. Per i quesiti a risposta multipla, la risposta errata determina la sottrazione di un punteggio pari a metà del valore della risposta esatta
- 3. Riportare le **risposte esatte** dei quesiti a risposta multipla nella tabella posta all'inizio della relativa sezione
- 4. Le risposte ai vari quesiti vanno riportate **esclusivamente** nello spazio reso disponibile immediatamente dopo il quesito stesso
- 5. Si può fare uso di fogli di brutta bianchi resi disponibili a cura dello studente. La brutta non deve essere consegnata
- 6. Non si possono utilizzare libri, appunti o formulari

Domande a risposta multipla

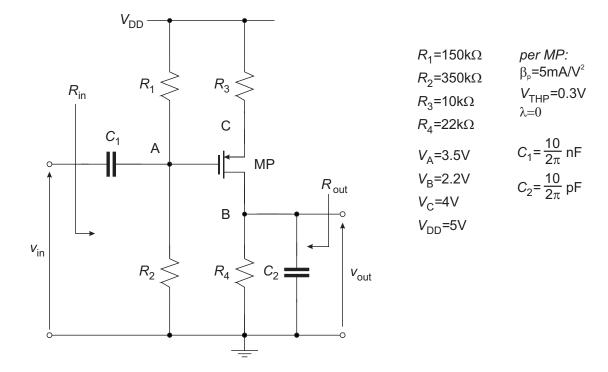
| | 1 | 2 | 3 | 4 | 5 | 6 |
|---|---|---|---|---|---|---|
| a | X | X | | | | X |
| b | | | X | X | | |
| c | | | | | | |
| d | | | | | X | |

- 1. In un circuito contenente un diodo semi-ideale D con $V_{\gamma}=0.7\mathrm{V}$ si è fatta l'ipotesi che il diodo sia OFF. L'ipotesi è verificata se e solo se:
 - (a) $v_{\rm D} < 0.7 \, {\rm V}$
 - (b) $v_{\rm D} > 0.7 \, {\rm V}$
 - (c) $i_{\rm D} > 0$
 - (d) $v_{\rm D} < -0.7 \,\rm V$
- 2. La transconduttanza di piccolo segnale $g_{\rm m}$ di un transistore nMOS in regione di saturazione può essere espressa in funzione delle grandezze nel punto di lavoro Q come:

(a)
$$g_{\rm m} = \frac{2I_{\rm D}}{V_{\rm GS} - V_{\rm TH}}$$
 (b) $g_{\rm m} = \sqrt{\frac{\beta}{I_{\rm D}}}$ (c) $g_{\rm m} = \lambda I_{\rm D}$ (d) $g_{\rm m} = \frac{I_{\rm D}}{(V_{\rm GS} - V_{\rm TH})^2}$

- 3. Un amplificatore operazionale con guadagno in banda di $100\,\mathrm{dB}$, prodotto banda-guadagno pari a $10\mathrm{MHz}$, resistenze d'ingresso e uscita trascurabili (cioè $R_\mathrm{in,d} \to \infty, R_\mathrm{in,cm} \to \infty, R_\mathrm{out} = 0$), è utilizzato in configurazione voltage follower. La banda del voltage follower è pari a:
 - (a) 100 Hz
 - (b) 10 MHz
 - (c) 100 MHz
 - (d) 500 kHz
- 4. In un comparatore di soglia invertente con isteresi realizzato a partire da un amplificatore operazionale:
 - (a) è presente retroazione negativa
 - (b) è presente retroazione positiva
 - (c) è presente sia retroazione positiva sia retroazione negativa
 - (d) non è presente alcuna rete di retroazione (circuito ad anello aperto)
- 5. Per ricavare il circuito equivalente per il piccolo segnale di un amplificatore:
 - (a) i generatori di tensione costanti nel tempo possono essere sostituiti con circuiti aperti
 - (b) i condensatori possono essere sempre sostituiti da circuiti aperti
 - (c) è necessario assumere che i segnali applicati siano in banda
 - (d) è necessario conoscere il punto di funzionamento a riposo dei dispositivi non lineari
- 6. Un amplificatore di transconduttanza è ottenuto collegando in cascata un amplificatore di tensione descritto dai parametri $A_{\rm v,1}$, $R_{\rm in,1}$ (finita e non nulla) e $R_{\rm out,1}=0$ ed un amplificatore di transconduttanza descritto dai parametri $G_{\rm m,2}$, $R_{\rm in,2}$, $R_{\rm out,2}$ (tutti finiti e non nulli). La transconduttanza complessiva G_m della cascata dei due stadi è data da
 - (a) $A_{v,1}G_{m,2}$
 - (b) $A_{\rm v,1}G_{\rm m,2} \frac{R_{\rm in,1}}{R_{\rm in,2} + R_{\rm out,2}}$
 - (c) $A_{v,1}G_{m,2}\frac{R_{\text{out},2}}{R_{\text{in},2}+R_{\text{out},2}}$
 - (d) $G_{\mathrm{m,2}}$

Esercizio n. 1



Con riferimento al circuito in figura:

- 1. verificare il funzionamento del transistore MP in regione di saturazione e determinarne i parametri di piccolo segnale nel punto di lavoro;
- 2. assumendo che il condensatore C_1 si comporti in banda come un corto circuito e che il condensatore C_2 si comporti in banda come un circuito aperto, determinare in condizioni di piccolo segnale l'amplificazione di tensione $A_{\rm v0} = v_{\rm out}/v_{\rm in}$, la resistenza d'ingresso $R_{\rm in}$ e la resistenza d'uscita $R_{\rm out}$ indicate in figura, nella banda del segnale;
- 3. determinare l'amplificazione di tensione di piccolo segnale nel dominio della frequenza $A_{\rm v}(s) = V_{\rm out}(s)/V_{\rm in}(s)$;
- 4. tracciare i diagrammi di Bode del modulo e della fase di $A_{\rm v}(s)$ determinata al punto precedente.

Soluzione

1. Per il transistore MP:

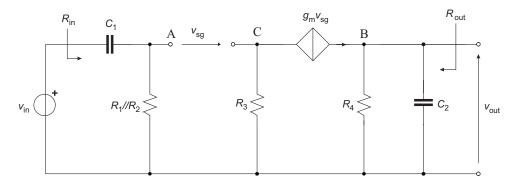
$$V_{\rm SG} = V_{\rm C} - V_{\rm A} = 4V - 3.5V = 500 \,\mathrm{mV} > V_{\rm TH} = 300 \,\mathrm{mV}$$

e

$$V_{\rm SD} = V_{\rm C} - V_{\rm B} = 4 \text{V} - 2.2 \text{V} = 1.8 \,\text{V} > V_{\rm SG} - V_{\rm TH} = 200 \,\text{mV}$$

Il transistore MP è dunque polarizzato in regione di saturazione.

La transconduttanza di piccolo segnale può essere valutata come $g_m = \beta(V_{\rm SG} - V_{\rm TH}) = 1 \, {\rm mS}$. La conduttanza di uscita è nulla essendo $\lambda = 0$.



- 2. Il circuito equivalente per il piccolo segnale è quello riportato sopra in figura. Si tratta di uno stadio *source comune* con resistore sul *source*.
 - Amplificazione di Tensione $A_{\rm v}$ in banda È possibile ricavare la tensione di controllo $v_{\rm sg}$ dalla KVL alla maglia d'ingresso:

$$v_{\rm in} + v_{\rm sg} = -g_{\rm m}v_{\rm sg}R_3$$

da cui:

$$v_{\rm sg} = -\frac{v_{\rm in}}{1 + q_{\rm m}R_3}$$

la tensione d'uscita $v_{\rm out}$ vale pertanto:

$$v_{\rm out} = g_{\rm m} R_4 v_{\rm sg} = -\frac{g_{\rm m} R_4}{1 + g_{\rm m} R_3} v_{\rm in}.$$

Quindi:

$$A_{\rm v0} = v_{\rm out}/v_{\rm in} = -\frac{g_{\rm m}R_4}{1 + g_{\rm m}R_3} = -\frac{22}{11} = -2$$
 (6 dB)

• Resistenza d'ingresso: dal circuito equivalente di piccolo segnale, si ricava direttamente per ispezione:

$$R_{\rm in} = R_1 \parallel R_2 = 105 \,\mathrm{k}\Omega$$

• Resistenza d'uscita:

applicando un generatore di test $i_{\rm t}$ alla porta d'uscita e spegnendo il generatore d'ingresso, la corrente che scorre nel generatore pilotato è nulla, pertanto

$$v_{\rm t} = i_{\rm t} R_4$$

e la resistenza d'uscita è data da:

$$R_{\rm out} = R_4 = 22 \,\mathrm{k}\Omega$$

3. Considerando il condensatore C nel circuito equivalente per il piccolo segnale, si può calcolare l'amplificazione di tensione nel dominio della frequenza come:

$$A_v(s) = \frac{R_1 \parallel R_2}{R_1 \parallel R_2 + \frac{1}{sC_1}} \cdot \frac{-g_{\rm m}Z_4}{1 + g_{\rm m}R_3}$$

dove

$$Z_4 = \frac{R_4}{1 + sC_2R_4}.$$

Ossia:

$$A_v(s) = -\frac{g_{\rm m}R_4}{1 + g_{\rm m}R_3} \cdot \frac{sC_1R_1 \parallel R_2}{\left(1 + sC_1R_1 \parallel R_2\right)\left(1 + sC_2R_4\right)} = A_{\rm v0}\frac{sC_1R_1 \parallel R_2}{\left(1 - s/s_{p1}\right)\left(1 - s/s_{p2}\right)}$$

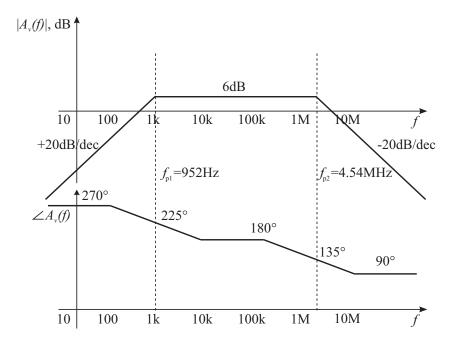
La funzione di trasferimento presenta uno zero nell'origine ($s_z = 0$) e due poli con frequenze di taglio finite e non nulle: e la frequenza di taglio del primo polo è:

$$f_{p1} = \frac{|s_{p1}|}{2\pi} = \frac{1}{2\pi R_1 \parallel R_2 C_1} = 952 \, \mathrm{Hz}.$$

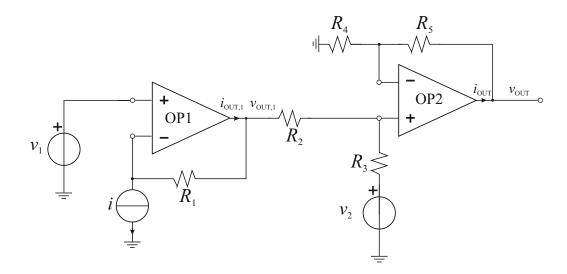
mentre la frequenza di taglio del secondo polo è:

$$f_{p2} = \frac{|s_{p2}|}{2\pi} = \frac{1}{2\pi R_4 C_2} = 4.54 \,\text{MHz}.$$

I diagrammi di Bode del circuito sono pertanto rappresentati in figura.



Esercizio 2.



Nel circuito in figura si ha: $R_1=R_2=R_3=R_4=R=1$ k Ω e $R_5=5R$. Determinare:

- 1. l'espressione delle tensioni $v_{\mathrm{OUT},1}$ e v_{OUT} in funzione degli ingressi v_1,v_2 e i;
- 2. l'espressione delle correnti $i_{\mathrm{OUT},1}$ e i_{OUT} in funzione degli ingressi v_1,v_2 e i;
- 3. la minima dinamica di uscita della tensione e della corrente di OP1 e OP2 considerando $i=0, v_1 \in [-1,1]$ V e $v_2 \in [-1,1]$ V.

1. Espressione delle tensioni d'uscita:

$$\begin{split} v_{\text{out},1} &= v_1 + R_1 i = v_1 + 1k\Omega \cdot i \\ v_2^+ &= v_{\text{out},1} \frac{R_3}{R_2 + R_3} + v_2 \frac{R_2}{R_2 + R_3} = \frac{1}{2} \left(v_1 + 1k\Omega \cdot i + v_2 \right) \\ v_{\text{out}} &= v_2^+ \left(1 + \frac{R_5}{R_4} \right) = 3 \left(v_1 + 1k\Omega \cdot i + v_2 \right) \end{split}$$

2. Espressione delle correnti d'uscita (G = 1/R):

$$i_{\text{out},1} = i + \frac{v_{\text{out},1} - v_2^+}{R_2} = \frac{3}{2}i + \frac{1}{2}Gv_1 - \frac{1}{2}Gv_2$$
$$i_{\text{out}} = \frac{v_{\text{out}} - v_2^+}{R_5} = \frac{v_2^+}{R_4} = \frac{1}{2}\left(i + Gv_1 + Gv_2\right)$$

3. Dinamica di uscita in tensione OP1: $(v_{
m out,min},v_{
m out,max})=[-1,1]\
m V$ Dinamica di uscita in tensione OP2: $(v_{
m out,min},v_{
m out,max})=[-6,6]\
m V$ Dinamica di uscita in corrente OP1: $(v_{
m out,min},v_{
m out,max})=[-1,1]\
m mA$ Dinamica di uscita in corrente OP2: $(v_{
m out,min},v_{
m out,max})=[-1,1]\
m mA$