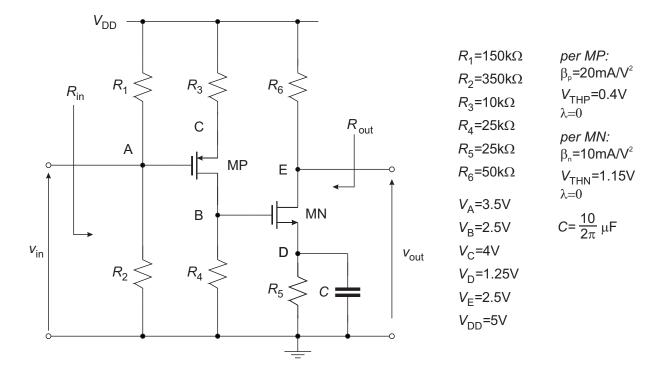
Sistemi Elettronici, Tecnologie e Misure Appello del 11/9/2020

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

Esercizio n. 1



Con riferimento al circuito in figura:

- 1. verificare il funzionamento dei transistori MP ed MN in regione di saturazione;
- 2. determinarne i parametri di piccolo segnale di MP e di MN nel punto di lavoro;
- 3. assumendo che il condensatore C si comporti in banda come un corto circuto determinare in condizioni di piccolo segnale l'amplificazione di tensione $A_{\rm v}=v_{\rm out}/v_{\rm in}$
- 4. assumendo che il condensatore C si comporti in banda come un corto circuito, determinare in condizioni di piccolo segnale la resistenza d'ingresso $R_{\rm in}$ e la resistenza d'uscita $R_{\rm out}$ indicate in figura;
- 5. determinare l'amplificazione di tensione di piccolo segnale nel dominio della frequenza $A_{\rm v}(s) = V_{\rm out}(s)/V_{\rm in}(s)$;
- 6. determinare l'espressione di $v_{\rm out}(t)$ a regime per segnale d'ingresso (accoppiato in AC) $v_{\rm in}(t) = V_{\rm in}\cos(2\pi f_0 t)$ con $V_{\rm in} = 1 {\rm mV}, f_0 = 50 {\rm Hz}.$

Soluzione

1. Per il transistore MP:

$$V_{\rm SG} = V_{\rm C} - V_{\rm A} = 4{\rm V} - 3.5{\rm V} = 500{\rm mV} > V_{\rm THP} = 400{\rm mV}$$

e

$$V_{\rm SD} = V_{\rm C} - V_{\rm B} = 4 {\rm V} - 2.5 {\rm V} = 1.5 {\rm V} > V_{\rm SG} - V_{\rm THP} = 100 {\rm mV}$$

Il transistore MP è dunque polarizzato in regione di saturazione.

Per il transistore MN:

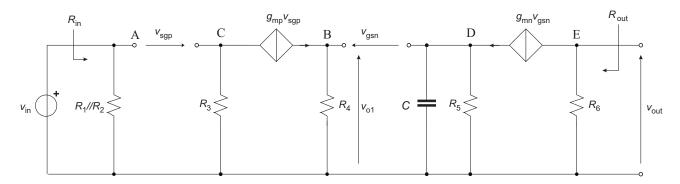
$$V_{\rm GS} = V_{\rm B} - V_{\rm D} = 2.5 \text{V} - 1.25 \text{V} = 1.25 \text{V} > V_{\rm THN} = 1.15 \text{V}$$

e

$$V_{\rm DS} = V_{\rm E} - V_{\rm D} = 2.5 \text{V} - 1.25 \text{V} = 1.25 \text{mV} > V_{\rm GS} - V_{\rm THN} = 100 \text{mV}$$

Il transistore MP è dunque polarizzato in regione di saturazione.

2. La transconduttanza di piccolo segnale del transistore MP può essere valutata come $g_{\rm mp}=\beta_{\rm p}(V_{\rm SG}-V_{\rm TH})=2\,{\rm mS}.$ La conduttanza di uscita di MP è nulla essendo $\lambda=0$. Analogamente, la transconduttanza di piccolo segnale di MN è data da $g_{\rm mn}=\beta_{\rm n}(V_{\rm GS}-V_{\rm TH})=1\,{\rm mS}.$ La conduttanza di uscita di MN è nulla essendo $\lambda=0$.



Il circuito equivalente per il piccolo segnale è quello riportato sopra in figura. Si tratta di due stadi source comune in cascata, il primo con resistore sul source, il secondo con resistore sul source cortocircuitato per il segnale (in banda) da C.

3. Amplificazione di Tensione $A_{\rm v}$ in banda

È possibile ricavare la tensione di controllo v_{sgp} dalla KVL alla maglia d'ingresso:

$$v_{\rm in} = -v_{\rm sgp} - g_{\rm mp} v_{\rm sgp} R_3$$

da cui:

$$v_{\rm sgp} = -\frac{v_{\rm in}}{1 + g_{\rm mp} R_3}$$

la tensione d'uscita del primo stadio, che coincide con la tensione $v_{\rm gsn}$ del secondo stadio considerando C come un corto circuito, vale pertanto:

$$v_{\rm o1} = v_{\rm gsn} = g_{\rm mp} R_4 v_{\rm sg} = -\frac{g_{\rm mp} R_4}{1 + g_{\rm mp} R_3} v_{\rm in}.$$

La tensione d'uscita vale pertanto

$$v_{\text{out}} = -g_{\text{mn}} R_6 v_{\text{gsn}} = g_{\text{mn}} R_6 \frac{g_{\text{mp}} R_4}{1 + g_{\text{mp}} R_3} v_{\text{in}}.$$

Quindi:

$$A_{\rm v} = v_{\rm out}/v_{\rm in} = \frac{g_{\rm mp}R_4g_{\rm mn}R_6}{1 + g_{\rm mp}R_3} = 119.$$
 (41.5dB)

4. Resistenza d'ingresso e d'uscita:

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

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

Per la 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

$$v_{\rm t} = i_{\rm t} R_6$$

e la resistenza d'uscita è data da:

$$R_{\rm out} = R_6 = 50 \mathrm{k}\Omega$$

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

$$A_v(s) = \frac{g_{\rm mp}R_4}{1 + g_{\rm mp}R_3} \frac{g_{\rm mn}R_6}{1 + g_{\rm mn}Z_5}$$

dove

$$Z_5 = \frac{R_5}{1 + sCR_5}.$$

Sostituendo:

$$A_v(s) = \frac{g_{\rm mp}R_4}{1 + g_{\rm mp}R_3} \frac{g_{\rm mn}R_6}{1 + g_{\rm mn}R_5} \frac{1 + sCR_5}{1 + \frac{sCR_5}{1 + g_{\rm mn}R_5}}$$

6. Essendo il circuito lineare, la tensione di uscita richiesta può essere espressa come

$$v_{\rm out}(t) = V_{\rm out} \cos(2\pi f_0 + \varphi)$$

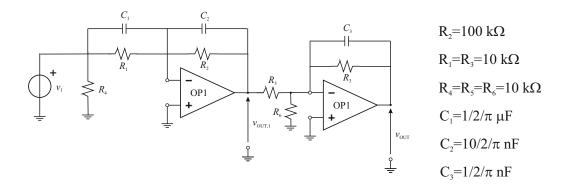
dove $f_0 = 50 \,\mathrm{Hz}\,\mathrm{e}$

$$V_{\text{out}} = V_{\text{in}} |A_v(j2\pi f_0)| = 51.7 \,\text{mV};$$

$$\varphi = \angle A_v(j2\pi f_0) = 1.04 \,\mathrm{rad} = 59.7^{\circ}.$$

Sistemi Elettronici, Tecnologie e Misure Appello del 11/9/2020

Esercizio 2.



Nel circuito in figura determinare:

- 1. l'espressione delle tensioni $v_{\mathrm{OUT,1}}$ e v_{OUT} in condizioni statiche
- 2. l'espressione delle funzioni di trasferimento $A_{v1}=v_{\rm OUT,1}/v_1$ e $A_v=v_{\rm OUT}/v_1$, disegnandone i diagrammi di Bode del modulo e della fase
- 3. supponendo che la tensione v_1 sia una sinusoide alla frequenza di 10 kHz con ampiezza 20 mV e fase nulla, si scriva l'espressione della tensione di uscita e se ne disegni il grafico in funzione del tempo.

1. Espressione della tensione d'uscita in continua:

$$v_{\text{out},1} = -\frac{R_2}{R_1}v_1 = -10v_1$$

 $v_{\text{out}} = -\frac{R_3}{R_5}v_{\text{out},1} = 10v_1$

2. Funzione di trasferimento

$$A_{v1} = -\frac{Z_2}{Z_1}$$

con

$$Z_1 = \frac{R_1}{1 + sR_1C_1}; \qquad Z_2 = \frac{R_2}{1 + sR_2C_2}$$

Quindi

$$A_{v1} = -\frac{R_2}{R_1} \frac{1 + sR_1C_1}{1 + sR_2C_2} = -\frac{R_2}{R_1} \frac{1 - s/s_z}{1 - s/s_{p1}}$$

dove

$$s_z = -\frac{1}{R_1 C_1}, \qquad s_{p1} = -\frac{1}{R_2 C_2}.$$

corrispondenti alle frequenze dello zero e del polo:

$$f_z = 100 \,\text{Hz}, \qquad f_{p1} = 1 \,\text{kHz}.$$

La funzione di trasferimento è rappresentata in rosso nella figura.

La funzione A_v è invece:

$$A_v = -A_{v1} \frac{Z_3}{R_5}$$

con

$$Z_3 = \frac{R_3}{1 + sR_3C_3}$$

Complessivamente:

$$A_v = \frac{R_2}{R_1} \frac{R_3}{R_5} \frac{1 + sR_1C_1}{(1 + sR_2C_2)(1 + sR_3C_3)} = \frac{R_2}{R_1} \frac{R_3}{R_5} \frac{1 - s/s_z}{(1 - s/s_{p1})(1 - s/s_{p2})}$$

dove

$$s_{p2} = -\frac{1}{R_3 C_3}$$

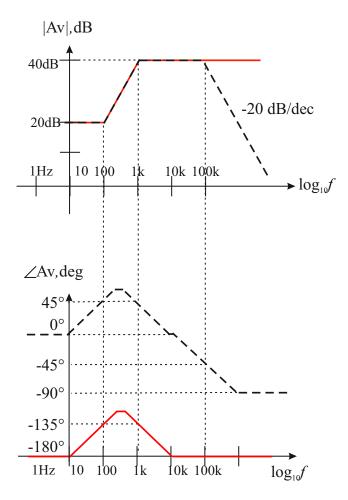
corrispondente al secondo polo a frequenza:

$$f_{p2} = 100 \, \text{kHz}$$

La funzione è complessivamene di tipo passa-banda ed è rappresentata in figura con linea nera tratteggiata. Per f=0 (continua) il guadagno è

$$A_0 = \frac{R_2}{R_1} \frac{R_3}{R_5} = 10$$

ovvero 20 dB. A centro-banda (ovvero per $s\gg s_z$ e $s\gg s_{p1}$ ma $s\ll s_{p2}$) il guadagno vale $A_0\frac{s_{p1}}{s_z}=100$ corrispondente a 40 dB. Si noti che il primo stadio è invertente mentre lo stadio complessivo risulta non-invertente.



3. Alla frequenza di 10 kHz la risposta è quella di centro banda. L'ampiezza dell'onda di ingresso viene amplificata di 100 mentre lo sfasamento è pressochè nullo. L'onda di uscita sarà quindi

$$v_{out}(t) = 2\sin\left(2\pi f_0 t\right) \,\mathrm{V}$$

con $f_0 = 10$ kHz e periodo $T = 10^5$ ns.

