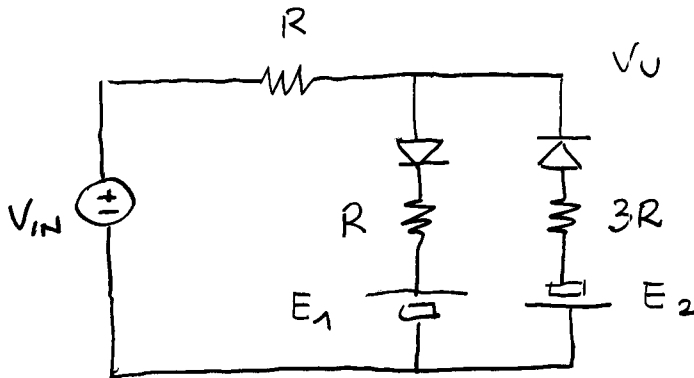


ESERCIZIO N°1

6 (3) punti

Determinare il valore medio della tensione di uscita a regime della seguente rete nel caso in cui la tensione di ingresso sia un'onda triangolare simmetrica di frequenza 10 kHz e ampiezza 5 V.

Determinare la potenza media erogata dal generatore E_1 . I diodi sono ideali.



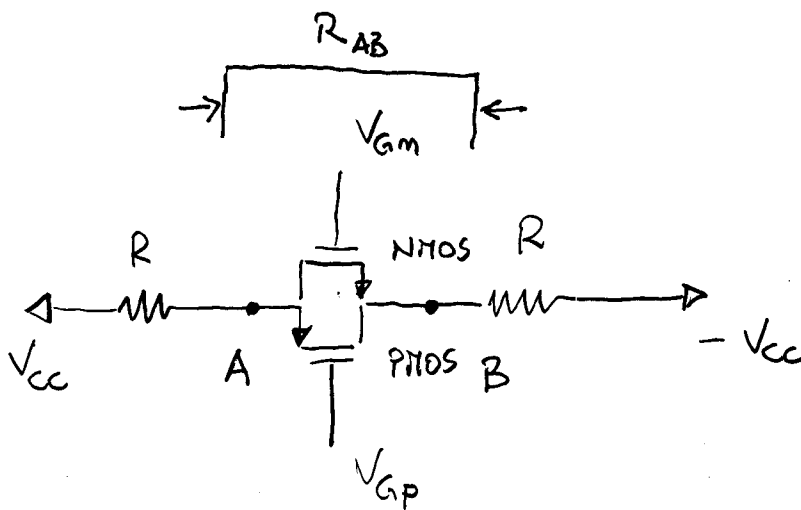
$R = 1\text{k}\Omega$

$E_1 = E_2 = 1\text{V}$

ESERCIZIO N°2

7 (3) punti

Determinare il punto di riposo del circuito seguente per $V_{CC} = 0\text{V}$ e $V_{CC} = 2\text{V}$. Determinare la resistenza differenziale tra i punti A e B nei due casi.



$R = 2\text{k}\Omega$

$V_{Gm} = 5\text{V}$

$V_{Gp} = -5\text{V}$

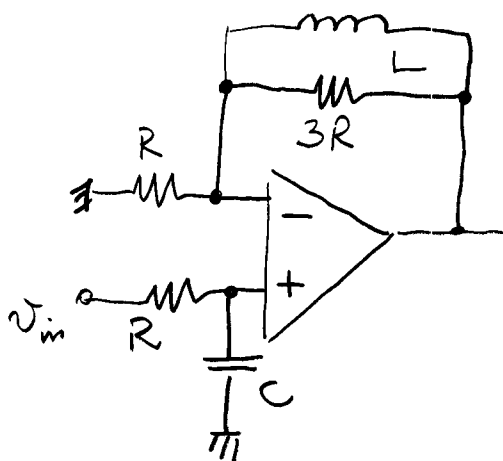
$-V_{Tp} = V_{Tn} = 1\text{V}$

$-K_p = K_n = 4\text{mA/V}^2$

ESERCIZIO N°3

7 (5) punti

Determinare la risposta in frequenza del circuito seguente e tracciarne i diagrammi asintotici di Bode.



$$R = 1 \text{ k}\Omega$$

$$C = 1 \text{ mF}$$

$$L = 3 \text{ H}$$

ESERCIZIO N°4

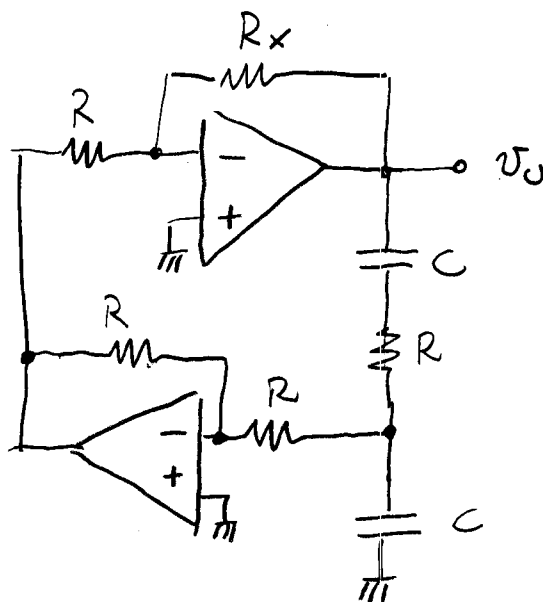
6 (3) punti

Si abbia un amplificatore di tensione non unidirezionale con $f_i = 1 \text{ mS}$, $f_o = 0$, $f_r = 1000$ e $f_l = 1$. Reazionare questo amplificatore con un blocco ideale del tipo più adatto, in modo da ottenere un amplificatore di tensione con amplificazione di tensione a vuoto (f_i) pari a 10. Determinare quindi l'effetto della reazione sul parametro reverse.

ESERCIZIO N°5

7 (4) punti

Determinare, dopo averne verificato l'innesco, frequenza e ampiezza dell'uscita nell'oscillatore seguente.



op. ideali

$$C = 100 \text{ mF}$$

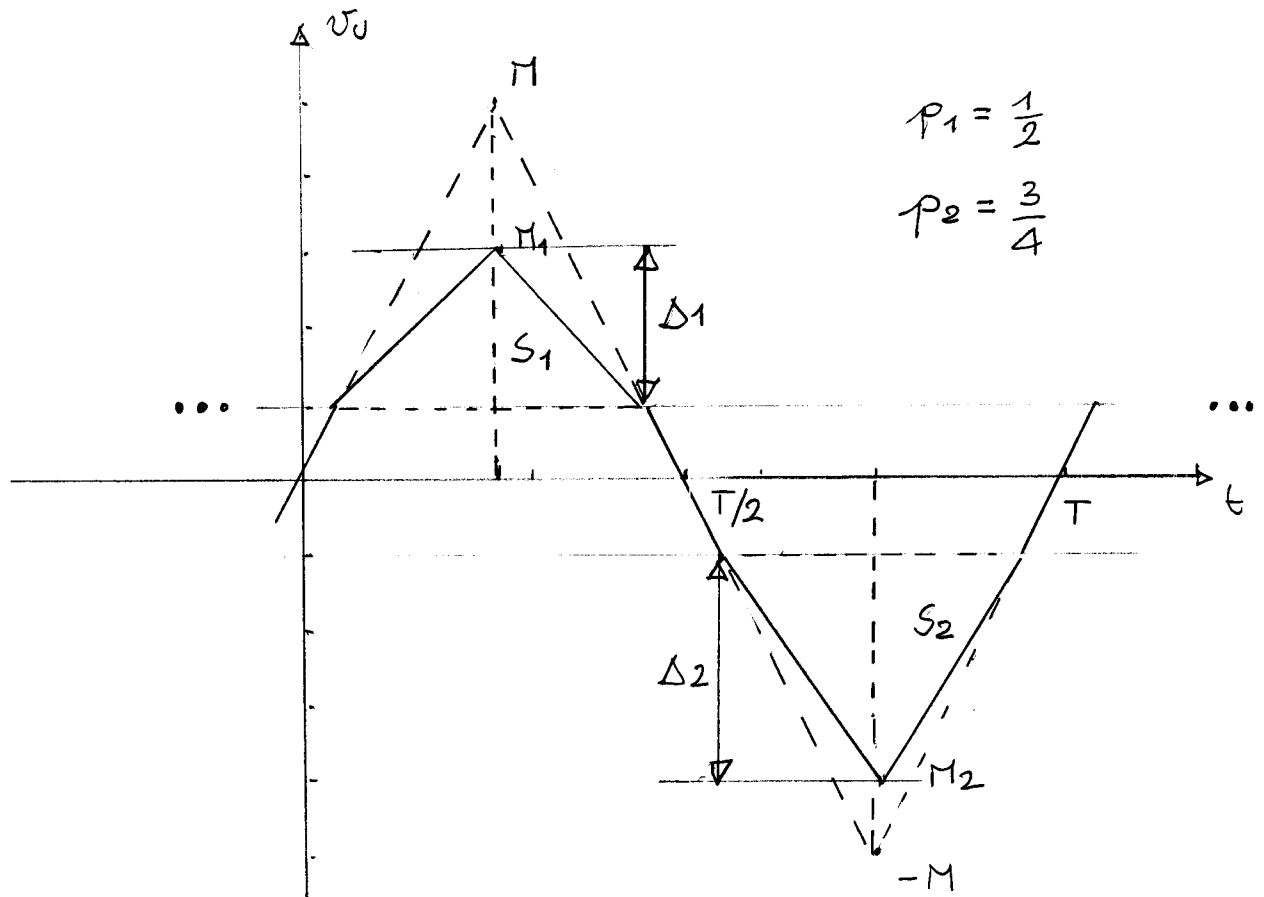
$$R = 1 \text{ k}\Omega$$

$$R_x = 5R, e^{-v_o/v_o}$$

con v_o ampiezza uscita
 $v_o = 1V$

① si tratta di una rete con l'uscita che cambia pendenza e $\pm 1V$.

L'uscita è:



$$M_1 = E_1 + (M - E_1) p_1 = 3V$$

$$M_2 = -E_2 - (M - E_2) p_2 = -4V$$

$$v_{um} = \frac{1}{T} (S_1 - S_2) = \frac{1}{T} \left\{ \frac{T}{2} \cdot \frac{(M - E_1)}{M} \cdot \frac{\Delta_1}{2} - \frac{T}{2} \frac{(M - E_2)}{M} \frac{\Delta_2}{2} \right\} =$$

$$= \frac{1}{4} \left\{ \frac{4}{5} \cdot 2 - \frac{4}{5} \cdot 3 \right\} = -0,2V$$

la potenza erogata da E_1 è negativa. la media vale

$$P_{E1m} = - \frac{1}{T} E_1 \frac{S_1}{R} = - \frac{1}{2} E_1 \frac{(M - E_1)}{MR} \frac{\Delta_1}{2} = 0,4mW$$

② I Mosfet sono sicuramente in zona triodo, sia per $V_{CC}=0$ sia per $V_{CC}=2V$. Le tensioni di gate sono infatti così elevate (in modulo, per le PMOS) da garantire in entrambi i casi la formazione del canale.

Sarà sicuramente $V_A < 2V$ e $V_B > -2V$.

Per $V_{CC} = \phi$ si avrà immediatamente

$$I_{DSM} = -I_{DSP} = 0$$

$$V_{DSM} = -V_{DSP} = \phi$$

$$V_{GSM} = -V_{GSP} = 5V$$

Per $V_{CC} = 2V$ si avrà, per la simmetria del circuito e dei due mos

$$I_{DSM} = -I_{DSP} = \frac{K_m}{2} V_{DSM} (2V_{GSM} - V_{DSM} - 2V_{TM})$$

$$V_{DSM} = -V_{DSP} = 2(V_{CC} - 2RI_{DSM})$$

$$V_{GSM} = -V_{GSP} = V_{GM} + (V_{CC} - 2RI_{DSM})$$

pongo $I_{DSM} = x$

$$x = 4(2 - 4x)(14 - 8x - 4 + 8x - 2) = 64(1 - 2x)$$

$$x = \frac{64}{129} = 0,496$$

quindi $I_{DSM} = 0,496 \text{ mA}$

$$V_{DSM} = 31 \text{ mV}$$

$$V_{GSM} = 5,016 \text{ V}$$

Circuito per piccoli segnali

$$g_{os} = \left. \frac{\partial I_{DS}}{\partial V_{DS}} \right|_{V_{GSQ}} = K_m (V_{GSM} - V_{DSM} - V_{TM})$$

$$g_{fs} = \left. \frac{\partial I_{DS}}{\partial V_{GS}} \right|_{V_{DSQ}} = K_m V_{DSM}$$

③ Si ha

$$v_u = v_{in} \frac{1}{RCs+1} \cdot \left(1 + \frac{3LS}{3R+LS} \right) =$$

$$= v_{in} \cdot \frac{1}{RCs+1} \cdot \frac{3R+4LS}{3R+LS} \quad \text{si può scrivere}$$

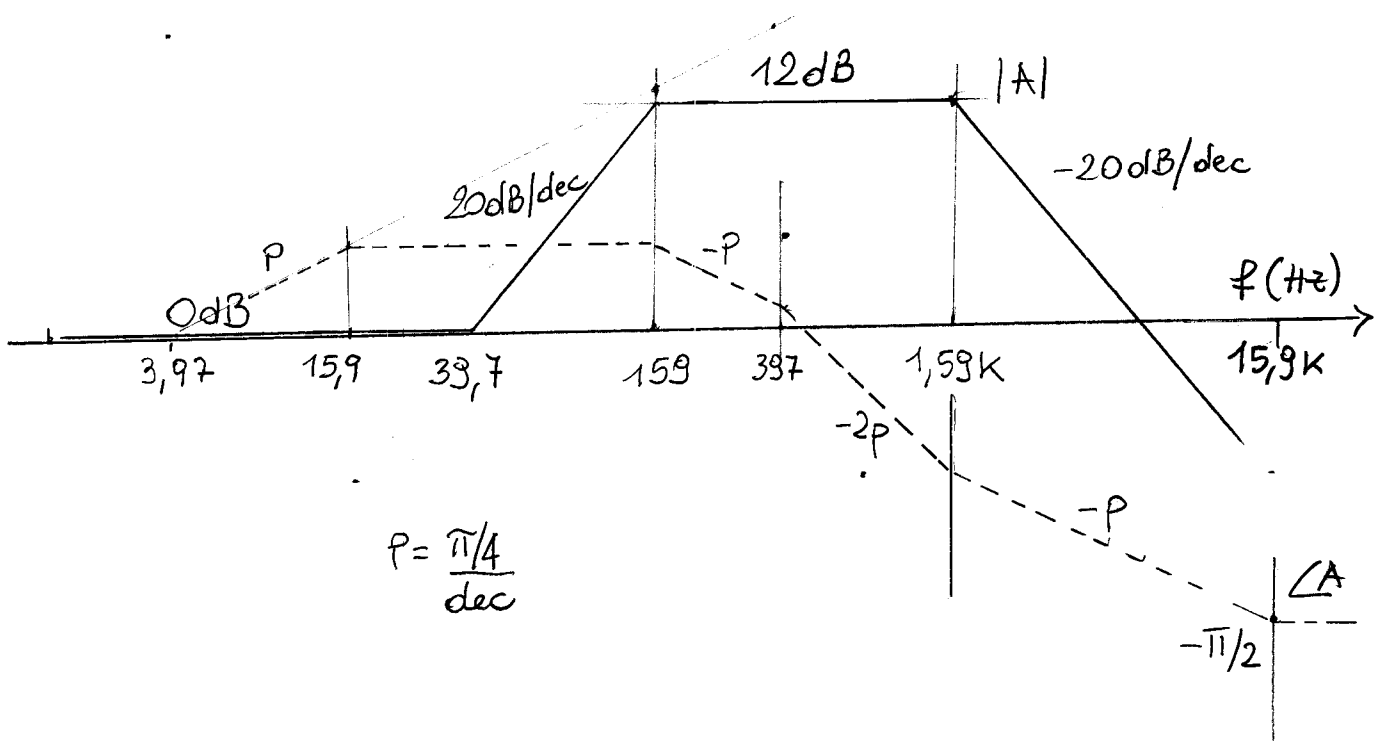
$$A = A_{CB} \cdot \frac{1}{1+s/p_0} \cdot \frac{s+z_1}{s+p_1} \quad \text{con}$$

$$p_0 = \frac{1}{RC} = 10 \text{ krad/s} \quad (1,59 \text{ kHz})$$

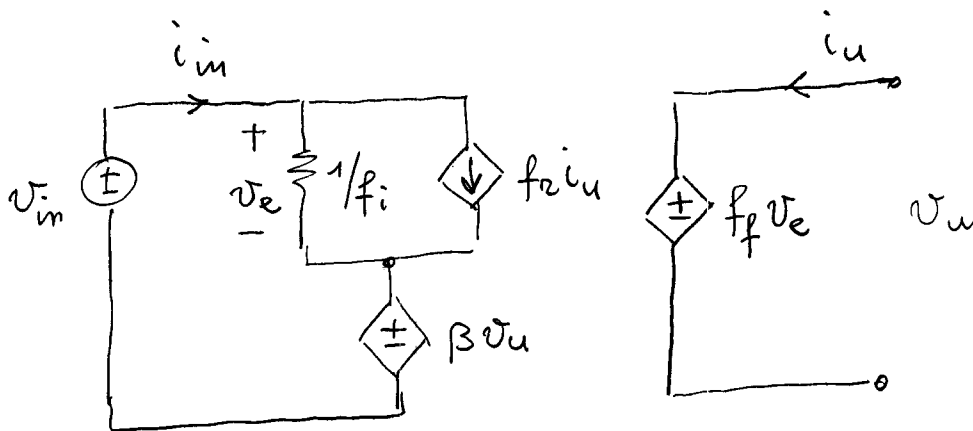
$$z_1 = \frac{3R}{4L} = 250 \text{ rad/s} \quad (39,7 \text{ Hz})$$

$$p_1 = \frac{3R}{L} = 1 \text{ krad/s} \quad (159 \text{ Hz})$$

$$A_{CB} = 4 \quad (12 \text{ dB})$$



④ Serve una reazione negativa di tensione-serie.



Per il nuovo amplificatore

$$\begin{cases} v_u = f_f' v_{in} \\ i_{in} = f_i' v_{in} + f_2' i_u \end{cases}$$

Si ha

$$v_e = v_{in} - \beta v_u = v_{in} - \beta f_f v_e \quad \text{da cui} \quad v_e = \frac{v_{in}}{1 + \beta f_f}$$

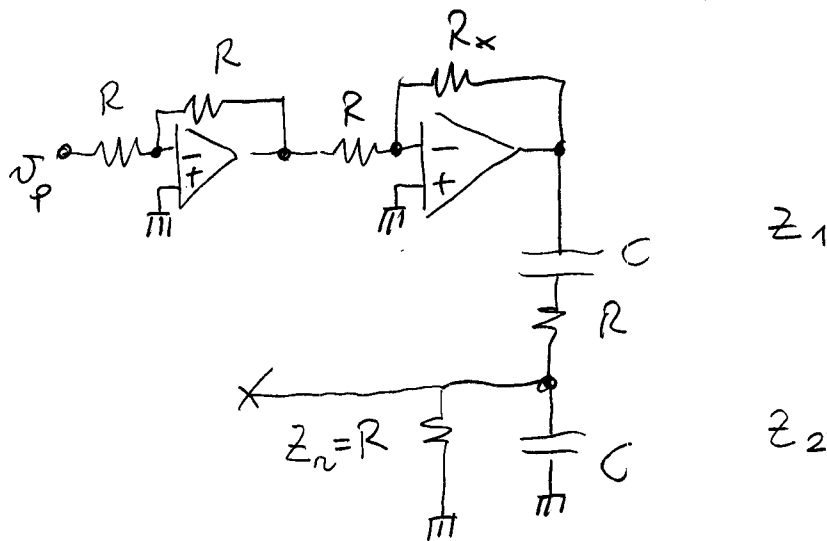
quindi

$$v_u = \frac{1}{\beta} \cdot \frac{\beta f_f}{1 + \beta f_f} v_{in}; \quad \beta \approx 1/10 \quad \text{per avere} \quad f_f' = 10$$

Se $v_{in} = 0$ si ha

$$i_{in} = f_2 i_u \quad \text{quindi} \quad f_2' = f_2$$

⑤ Si tratta di un oscillatore a ponte di Wien



$$bA = \frac{R_x}{R} \cdot \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} = \frac{R_x}{R_0} \frac{j\omega RC}{(1 - \omega^2 RC) + 3j\omega RC}$$

Immaginaria : $\Im\{bA\} = 0$ per $\omega_0 = \frac{1}{RC}$

Reale : $\Re\{bA\} = 5/3 > 1$ OK immesco

Regime : le conditione su $\Im\{bA\}$ non cambia

$$\omega_n = \frac{1}{RC} \quad (1,59 \text{ kHz})$$

$$\Re\{bA\} = \frac{5}{3} e^{-v_o/v_o} = 1$$

$$V_o = V_o \text{ en } 5/3 = 0,51V$$