

1 naloga

Označimo potencial na stičišču L_1 , L_2 in C_1 z Y . Iz Kirchoffa sledi:

$$\frac{U_{gen} - Y}{R_1 + i\omega L_1} = \frac{Y}{1/i\omega C_1} + \frac{Y - V_{out}}{i\omega L_2} \quad (1)$$

Poleg tega bo za V_{out} veljalo še:

$$\frac{Y - V_{out}}{i\omega L_2} = \frac{V_{out}}{1/i\omega C_1} + \frac{V_{out}}{R_2} \quad (2)$$

Iščemo razmerje med V_{out} in V_{gen} . Iz enačbe (2) sledi:

$$Y = V_{out} \left(-\omega^2 L_2 C_1 + i\omega L_2 / R_2 \right) \quad (3)$$

Upoštevamo še $\omega = 2\pi(200 \text{ MHz}) = 1.25 \cdot 10^9 \text{ s}^{-1}$, $L_2 C_1 = (33 \cdot 0.047) \cdot 10^{-18} \text{ s}^2$ in $L_2 / R_2 = (33/50) \cdot 10^{-9} \text{ s}$, pa imamo:

$$Y = V_{out}(-3.80 + 0.83i) \quad (4)$$

Podobno imamo v 1:

$$U_{gen} = Y \left(i\omega C_1 R_1 - \omega^2 L_1 C_1 - i \frac{1}{\omega L_2 / R_1} + L_1 / L_2 \right) - V_{out} \left(-i \frac{1}{\omega L_2 / R_1} + L_1 / L_2 \right) \quad (5)$$

Zdaj je $C_1 R_1 = (50 \cdot 0.047) \cdot 10^{-9} \text{ s}$, $L_1 C_1 = L_2 C_2 = 1.5 \cdot 10^{-18} \text{ s}^2$, $L_2 / R_1 = L_2 / R_2 = 0.67 \cdot 10^{-9} \text{ s}$, $L_1 / L_2 = 1$, pa je:

$$\begin{aligned} U_{gen} &= Y(2.9i - 3.8 - 1.2i + 1) - V_{out}(-1.2i + 1) \\ &= V_{out} \left((-3.8 + 0.83i) \cdot (-2.8 + 1.7i) - (1 - 1.2i) \right) \\ &= V_{out} \left(10.6 - 8.8i - 1.4 - 1 + 1.2i \right) \\ &= V_{out}(8.2 - 7.6i) \end{aligned}$$

Amplituda $A^2(\omega) = |V_{out}/U_{gen}|^2$, tako da bo

$$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{8.2^2 + 7.6^2}} = 0.09 \quad (6)$$

2 naloga

Za $U_B = U_D$ zaradi 5 diod verjamemo $U_D = 3.0 \text{ V}$, $U_B = 2.3 \text{ V}$, $I(C_1) = 0$, $I(R_E) = 2.3 \text{ V} / 2.5 \text{ k}\Omega = 0.92 \text{ mA}$. Ko imamo majhne signale $u(\omega)$, bo $U_B = U_D + u(\omega)$, U_D se ne spreminja s časom in je še vedno enaka 3 V . Zato bo tok skozi emitor enak $I_E = 0.92 \text{ mA} + I(\omega)$, kjer je 0.92 mA prispevek zaradi napetosti U_D , $I(\omega)$ pa dodatek zaradi $u(\omega)$, tako da bo veljalo:

$$I(\omega) = \frac{u(\omega)}{Z(\omega)}, \quad (7)$$

kjer v upornost Z upoštevamo tudi kondenzator, saj le-ta za frekvence večje od 0 začne prevajati. Imamo:

$$\begin{aligned} Z(\omega) &= R_E \parallel (R_1 + 1/i\omega C_1) = \frac{R_E(R_1 + 1/i\omega C_1)}{(R_E + R_1 + 1/i\omega C_1)} \\ &= R_E \frac{(1 + i\omega R_1 C_1)}{1 + i\omega(R_E + R_1)C_1} \end{aligned}$$

Upoštevamo $\omega = 2\pi(500 \text{ Hz}) = 3.14 \cdot 10^3 \text{ s}^{-1}$, $R_1 C_1 = 0.33 \cdot 10^{-3} \text{ s}$, $(R_1 + R_E)C_1 = 1.15 \cdot 10^{-3} \text{ s}$, tako da je

$$Z(\omega) = 2.5 \text{ k}\Omega \frac{1 + 1. i}{1 + 3.6 i} = \frac{2.5 \text{ k}\Omega}{1 + 3.6^2} (4.6 - 2.6 i) \quad (8)$$

Zaradi toka $I(\omega)$ se bo napetost na kolektorju premaknila z napetosti brez izvora $U_{C,0} = U_+ - 0.92 \text{ mA} \cdot R_C$ na $U_C = U_{C,0} + U(\omega)$, kjer je

$$U(\omega) = -R_C I(\omega) = -\frac{R_C}{Z(\omega)} u(\omega), \quad (9)$$

torej bo:

$$A(\omega) = \frac{R_C}{|Z(\omega)|} = \frac{R_C}{R_E} \frac{1}{\sqrt{4.6^2 + 2.6^2/(3.6^2 + 1)}} = 0.8 \cdot 2.6 = 2.1 \quad (10)$$

Za velike frekvence bo:

$$Z(\omega \rightarrow \infty) = R_E \frac{i\omega R_1 C_1}{i\omega(R_E + R_1)C_1} = \frac{R_E R_1}{R_E + R_1}, \quad (11)$$

torej enako kot da bi bila R_E in R_1 vezana vzporedno, saj gre upornost kondenzatorja proti 0. $Z(\omega \rightarrow \infty) = 2.5 \cdot 1 / 3.5 \text{ k}\Omega = 0.7 \text{ k}\Omega$ in ojačanje:

$$A(\omega \rightarrow \infty) = \frac{2 \text{ k}\Omega}{0.7 \text{ k}\Omega} = 2.8 \quad (12)$$

3 naloga

Na sliki so vrata ALI. Označimo točko, kjer se združijo spodnji trije vzporedno vezani n-MOSFETi z Y . Če je katerikoli od vhodov A,B,C različen od 0, bo začel eden od spodnjih treh vzporednih n-MOSFETOV prevajati in bo napetost v točki Y enaka 0, saj bo ta vhod hkrati prekinil verigo zaporedno vezanih p-MOSFETov na U_+ . Ker bo $Y=0$, bo od MOSFETov, ki sta povezana z izhodom X , prevajal le zgornji, tako da bo $X=1$ takrat, ko je vsaj eden od vhodov A,B,C enak 1. Če pa so vsi enaki 0, prevaja veriga p-MOSFETov, tako da je $Y=1$, torej prevaja spodnji od obeh z X povezanih MOSFETov in je zato $X=0$.

4 naloga

Najprej pogledjmo, kako bo tekla veriga. Zato rabimo zapisane številke v 2-komplementarnem zapisu. Spomnimo se - za 2-komplementarni zapis vzamemo pozitivno število, mu zamenjamo 1 in 0 in prištejemo 1. Tako bomo imeli:

$$-3 = -(011)_2 = (100)_2 + 1 = 101_{2K} \quad (13)$$

$$-2 = -(010)_2 = (101)_2 + 1 = 110_{2K} \quad (14)$$

$$-1 = -(001)_2 = (110)_2 + 1 = 111_{2K} \quad (15)$$

Imamo tri flip-flope z izhodi D_0 , D_1 in D_2 , tako da $(D_2D_1D_0)$ ponazarjajo zapis števila v 2-komplementu. Pred prihodom ure imejmo količine brez oznak, po prihodu ure, ko bo izhod flip-flopa enak vhodu, pa označimo količine z dodatnim indeksom $(+)$, takole $D_i \rightarrow D_i^{(+)}$. Naša naloga je, da iz izhodov za vsako kombinacijo $(D_2D_1D_0)$ sestavimo pravilne kombinacije $(D_2^{(+)D_1^{(+)D_0^{(+)})}$ in jih pokažemo na vhode flip-flopov, da bodo nove vrednosti D-jev po prehodu ure enake $(D_2^{(+)D_1^{(+)D_0^{(+)})}$. Tabela kaže željene vrednosti vhodov $D^{(+)}$ na podlagi izhodov D.

N	D_2	D_1	D_0	$N^{(+)}$	$D_2^{(+)}$	$D_1^{(+)}$	$D_0^{(+)}$
-3	1	0	1	-2	1	1	0
-2	1	1	0	-1	1	1	1
-1	1	1	1	0	0	0	0
0	0	0	0	1	0	0	1
1	0	0	1	2	0	1	0
2	0	1	0	3	0	1	1
3	0	1	1	-3	1	0	1
/	1	0	0	1	0	0	1

Dodali smo še izraz za (100), ki pravzaprav pomeni 0 z negativnim predznakom, in jo prisili, da bo šla v stanje (001). Tako imamo pripravljene odzive na vse možne kombinacije vhodnih parametrov. Vrednosti $D_i^{(+)}$ so funkcija treh vhodov, zato si pri minimalni realizaciji pomagamo s Karnaughjevimi diagrami:

$D_0^{(+)}$	$D_2 \setminus D_1D_0$	00	01	11	10
0	0	1	0	0	1
1	1	1	0	0	1

$D_1^{(+)}$	$D_2 \setminus D_1D_0$	00	01	11	10
0	0	0	1	1	1
1	1	0	1	0	1

$D_2^{(+)}$	$D_2 \setminus D_1D_0$	00	01	11	10
0	0	0	0	1	0
1	1	0	1	0	1

Vidimo, da bo:

$$D_0^{(+)} = \overline{D_0} \quad (16)$$

$$D_1^{(+)} = \overline{D_0}D_1 + D_0\overline{D_1} + D_1\overline{D_2} \quad (17)$$

$$D_2^{(+)} = D_0\overline{D_1}D_2 + D_0D_1\overline{D_2} + \overline{D_0}D_1D_2 \quad (18)$$

Ker se da funkcija XOR ($A \oplus B$) zapisati kot $A \oplus B = \overline{A}B + A\overline{B}$, lahko poenostavimo:

$$D_0^{(+)} = \overline{D_0} \quad (19)$$

$$D_1^{(+)} = D_0 \oplus D_1 + D_1\overline{D_2} \quad (20)$$

$$D_2^{(+)} = D_0(D_1 \oplus D_2) + \overline{D_0}D_1D_2 \quad (21)$$

Potem rešitev še narišemo, recimo takole:

