

(uitwerking opgave 1)

punt B hangt rechtstreeks aan de spanningsbron

$$\rightarrow V_B = +1 \text{ V}$$

door de weerstanden van 1Ω loopt een stroom van 1 A , waardoor de spanning in de punten A en C met 1 volt zakt ten opzichte van de spanning in punt B

$$\rightarrow V_A = V_C = V_B - 1 = 0 \text{ V}$$

(uitwerking opgave 2)

$$\begin{array}{lll} \text{gebruik: } \sqrt{1+x} = 1 & \arctg(x) = x & \text{als } x < 1 \\ & = \sqrt{2} & = \pi/4 & x = 1 \\ & = x & = \pi/2 - 1/x & x > 1 \end{array}$$

voor de berekening van de versterkingsmarge stellen we $\arg(KH) = -\pi$ onmiddellijk is in te zien dat de gezochte frequentie voldoet aan $f_2 < f < f_3$

$$\arg(KH) = \arg(H) = -\arctg(f/f_1) - \arctg(f/f_2) - \arctg(f/f_3)$$

$$\approx -(\pi/2 - f_1/f) - (\pi/2 - f_2/f) - (f/f_3)$$

$$= -\pi + (f_1+f_2)/f - (f/f_3) = -\pi$$

$$\rightarrow f^2 \approx (f_1+f_2)f_3 \rightarrow f \approx 332 \text{ kHz}$$

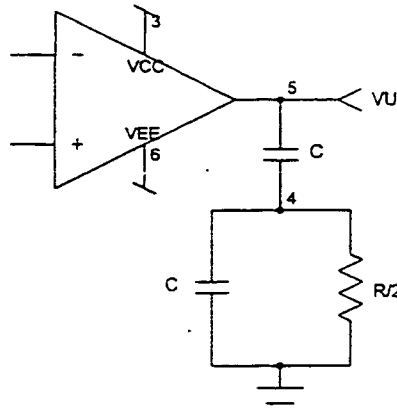
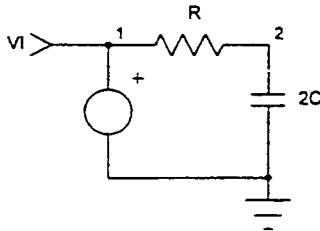
voor deze frequentie is

$$|KH| \approx K \times (f_1/f) \times (f_2/f) \times 1 = 0,09$$

$$\rightarrow \text{versterkingsmarge is } 1 / 0,09 = 11$$

(rekenen met behulp van calculator $\rightarrow f = 334 \text{ kHz} \rightarrow \text{versterkingsmarge} = 12$)

(uitwerking opgave 3)



pas Thévenin toe op het ingangsgedeelte (zie deelschakeling A); de Thévenin-spanning en Thévenin-weerstand zijn respectievelijk:

$$\rightarrow V_{i,\text{Thévenin}} = V_i \times (1/j\omega 2C) / [R + (1/j\omega 2C)] = V_i / (1 + j\omega 2RC) = V_i / (1 + j\omega 2\tau)$$

$$Z_{i,\text{Thévenin}} = R // (1/j\omega 2C) = R / (1 + j\omega 2\tau)$$

bedenk dat $V_3 = V_- = V_+$ een virtuele aarde is:

$$\begin{aligned} \rightarrow I_{2 \rightarrow 3} &= V_{i,\text{Thévenin}} / (Z_{i,\text{Thévenin}} + R) \\ &= [V_i / (1 + j\omega 2\tau)] / [R \times (2 + j\omega 2\tau) / (1 + j\omega 2\tau)] \\ &= (V_i / 2R) / (1 + j\omega \tau) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \rightarrow V_4 &= -I_{3 \rightarrow 4} \times (1/j\omega C) = -I_{2 \rightarrow 3} \times (1/j\omega C) \\ &= -(V_i / j\omega 2RC) / (1 + j\omega \tau) = -V_i \times (1/j\omega 2\tau) / (1 + j\omega \tau) \end{aligned} \quad (\text{a})$$

het uitgangsgedeelte kan herschreven als een spanningsdeler (zie deelschakeling B):

$$\begin{aligned} \rightarrow V_u &= V_u \times [(1/j\omega C) // (R/2)] / [(1/j\omega C) // (R/2) + (1/j\omega C)] \\ &= V_u \times [(R/2) / (1 + j\omega RC/2)] / [(R/2) / (1 + j\omega RC/2) + (1/j\omega C)] \\ &= V_u \times (j\omega RC/2) / [j\omega RC/2 + (1 + j\omega RC/2)] \\ &= V_u \times (j\omega RC/2) / (1 + j\omega RC) = V_u \times (j\omega \tau/2) / (1 + j\omega \tau) \end{aligned} \quad (\text{b})$$

uit (a) en (b) volgt dat $V_u / V_i = 1/(\omega \tau)^2$ in de praktijk zal de eindige ingangsstroom I_i er voor zorgen dat de beide condensatoren zich langzaam opladen, waardoor de uitgangsspanning uiteindelijk tegen de voedingsspanning aanloopt; het probleem is te verhelpen door parallel aan de condensatoren een (grote) weerstand te plaatsen, zodat de DC-versterking eindig blijft

(uitwerking opgave 6)

er zijn 4 toestanden -> er zijn 2 flipflops nodig om de toestanden te karakteriseren
 codeer de toestanden volgens de binaire code

oude toestand	$Q_1 Q_0$		Y X	nieuwe toestand	$Q_1 Q_0$		aansturing flipflops	
	Q_1	Q_0			Q_1	Q_0	$J_1 K_1$	$J_0 K_0$
S_0	0	0	0 0	S_0	0	0	0 x	0 x
			1	S_1	0	1	0 x	1 x
S_1	0	1	0 0	S_0	0	0	0 x	x 1
			1	S_2	1	0	1 x	x 1
S_2	1	0	1 0	S_3	1	1	x 0	1 x
			1	S_2	1	0	x 0	0 x
S_3	1	1	1 0	S_0	0	0	x 1	x 1
			1	S_2	1	0	x 0	x 1

$K_0 = 1$

	Q_1	00	01	11	10
Q_0					
X					
0		0	0	x	x
1		0	1	x	x

$J_1 = X \cdot Q_0$

	Q_1	00	01	11	10
Q_0					
X					
0		x	x	1	0
1		x	x	0	0

$K_1 = \bar{X} \cdot Q_0$

	Q_1	00	01	11	10
Q_0					
X					
0		0	x	x	1
1		1	x	x	0

$J_0 = \bar{X} \cdot Q_1 + X \cdot \bar{Q}_1 = X \oplus Q_1$

	Q_0	0	1
Q_1			
0		0	0
1		1	1

$Y = Q_1$

