

Amplificateur de transconductance intégré : le LM 13700

I – Réalisation d'un filtre dont la fréquence de coupure est contrôlable par un courant

1) $I_s = V_s / Z_c = j \cdot V_s \cdot C \cdot \omega$ $I_s = j \cdot V_s \cdot C \cdot \omega$

2) $U_D = U^+ - U^- = V_e - V_s \cdot r / (R+r)$ $U_D = V_e - V_s \cdot r / (R+r)$

3) $I_s = g \cdot U_D \Rightarrow j \cdot V_s \cdot C \cdot \omega = g \cdot V_e - g \cdot V_s \cdot r / (R+r)$
 $V_s [j \cdot C \cdot \omega + g \cdot r / (R+r)] = g \cdot V_e$

4) 4.1. $T = V_s / V_e = g / [g \cdot r / (R+r) + j \cdot C \cdot \omega]$
 $T = (R+r) / r \cdot 1 / [1 + j C \omega (R+r) / r \cdot g]$

$T_0 = (R+r) / r$ $\omega_c = r \cdot g / (R+r) \cdot C$

AN $T_0 = 455$

4.2. si $\omega \rightarrow 0 \Rightarrow T \rightarrow T_0$ (filtre passe bas)

5.) $V_{AM} = e_c - R_c \cdot I_p \Rightarrow I_p = -V_{AM} / R_c + e_c / R_c$

or $g = 19,3 \cdot I_p$ $f_c = r \cdot g / 2\pi(R+C) \cdot R_c = [19,3 \cdot r / 2\pi(R+r)C] \cdot (-V_{AM} / R_c + e_c / R_c)$

$f_c = 19,3 \cdot r \cdot e_c / 2\pi(R+r)C \cdot R_c - 19,3 \cdot r \cdot V_{AM} / 2\pi(R+r)R_c \cdot C$

$a = 19,3 \cdot r / 2\pi(R+r)R_c \cdot C = 759$

$b = 759 \cdot 19,6 = 10\,320$

pour $e_c = 5\text{ V}$ $f_c = 14\text{ kHz}$
 pour $e_c = -5\text{ V}$ $f_c = 6,5\text{ kHz}$

6) 6.1 $dv_s/dt = T_0 \cdot \omega \cdot v_e \Rightarrow v_s = T_0 \int \omega \cdot v_e \cdot t$ intégrateur
 ou filtre passe bas)

6.2. fondamentale $f_0 = 6,5\text{ kHz}$
 Harmonique 3 $f_3 = 19,5\text{ kHz}$
 Harmonique 5 $f_5 = 32,5\text{ kHz}$
 Harmonique 7 $f_7 = 45,5\text{ kHz}$
 Harmonique 9 $f_9 = 58,5\text{ kHz}$

Puisque $f_E \gg f_c$ tous les termes sont intégrés, le signal de sortie est un signal **triangulaire** (intégrale d'un signal carré)

7) 7.1.1. $C_p = 130 \text{ pF}$ $f_c = 6,95 \text{ kHz}$

7.1.2. $C_p = 0$ $f_c = 10,3 \text{ kHz}$

7.2.1. $T = T_0 \frac{1}{\sqrt{1 + (\frac{\omega}{\omega_c})^2}}$

7.2.2 $\theta = -\arctan(\omega/\omega_c)$ $\tan\theta = -\omega/\omega_c$

7.2.3 pour $\omega = \omega_c$ $T = T_0/\sqrt{2} = 455/1.41 = 322$

7.2.4 le signal proposé fait que le circuit est saturé (alimenté en +/- 15V), la question n'a pas lieu d'être

II – Réalisation d'un oscillateur sinusoïdal modulable en fréquence par I_p

1) 1.1. $\underline{A} = \underline{V}/\underline{V_E}$ $\underline{B} = \underline{V_s}/\underline{V}$ $\underline{A}.\underline{B} = 1$

1.2. $\underline{A}.\underline{B} = 1$

1.3. $\arg \underline{A}(\omega_0) + \arg \underline{B}(\omega_0) = \arg (1) = 0$

2.) réalisation du bloc transmittance $\underline{B}$

2.1. $\underline{B} = \underline{V_s}/\underline{V} = (\underline{V_s}/\underline{V_1}) \cdot (\underline{V_1}/\underline{V}) \cdot (\underline{V_1}/\underline{V}) = \underline{I_1} \cdot (1/T_0) \cdot \underline{I_1} \cdot (1/T_0) \cdot \underline{I_1} = T_0 \cdot \underline{I_1}^3$

2.2 $\arg \underline{B} = 3.\arg \underline{I_1} = 3.\theta_1 \Rightarrow \underline{B} = T_0 \cdot \underline{I_1}^3$

3) réalisation du bloc transmittance $\underline{A}$

3.1. $\underline{U_D} = 0 - \underline{V_E} \cdot r' / (R' + r') \Rightarrow \underline{U_D} = - \underline{V_E} \cdot r' / (R' + r')$

3.2 $\underline{V} = R_c \cdot \underline{I_s}$

3.3. $\underline{A} = \underline{V}/\underline{V_E} = R_L \cdot \underline{I_s} / [-\underline{U_D}(r' + R')/r'] = - \underline{g} \cdot R_L \cdot r' / (r' + R')$

4) expression de la fréquence d'oscillations

4.1 $\underline{A} \cdot T_0 \cdot \underline{I_1}^3 = 1$

$\arg \underline{A} + \arg \underline{B} = 0 \Rightarrow \pi + 3 \arg \underline{I_1} = \pi + 3.\theta_1 = 0 \Rightarrow \theta_1 = -\pi/3 \text{ rad}$

4.2 $\tan \theta_1 = -f_0/f_c$ $f_0/f_c = -\tan(\pi/3) = \sqrt{3}$

4.3. $T_1 = 1/\sqrt{1+3} = 0,5$

$A = 1/T_0 \cdot T_1^3 = 0,018$

4.4. $f_c = a.e_c + b$ or $f_0 = f_c \cdot \sqrt{3} = a \cdot \sqrt{3} \cdot e_c + b \cdot \sqrt{3} = 1,732(759e_c + 10\,320)$

Pour $e_c = -10 \text{ V} \Rightarrow f_0 = 4,7 \text{ kHz}$

Pour $e_c = +10 \text{ V} \Rightarrow f_0 = 31 \text{ kHz}$