

BTS 2000 : CORRIGÉ

1.1.1. $U_{C1} = U_A \quad Q_1 = C_0 \cdot U_A$

1.1.2. $U_{C2} = U_B \quad Q_2 = C_0 \cdot U_B$

1.1.3. $Q_{AB} = Q_1 - Q_2 = C_0 \cdot (U_A - U_B)$

1.1.4. $\bar{i}_{AB} = \frac{Q_{AB}}{T_H}$

1.1.5. $U_{AB} = U_A - U_B = \frac{Q_{AB}}{C_0} = \frac{\bar{i}_{AB} \cdot T_H}{C_0} = R_h \cdot \bar{i}_{AB} \quad \text{avec } R_h = \frac{T_H}{C_0}$

1.1.6. Le dipôle est équivalent à une résistance commandée par la fréquence d'horloge.

1.2.1. $T_{i_1}(p) = -\frac{1}{RCp}$

1.2.2. $T_{i_2}(p) = -\frac{1}{R_h Cp} = -\frac{C_0}{T_h Cp}$

1.2.3. $U_C = -U_1 \quad \Rightarrow \quad T_{i_3}(p) = \frac{1}{R_h Cp} = \frac{C_0}{T_h Cp} = \frac{C_0 f_H}{Cp}$

1.2.4. $\omega_0 = \frac{C_0 f_H}{C} = 62,5 \text{ krad/s}$

1.3.1. Le premier étage étant un sommateur inverseur :

$$U = -R_2 \left(\frac{U_E}{R_1} + \frac{U_{S1}}{R_1} + \frac{U'}{R_3} \right)$$

1.3.2. $U'(p) = \frac{\omega_0}{p} U(p) \quad U_{S1}(p) = \frac{\omega_0}{p} U'(p) \Rightarrow U(p) = \frac{p^2}{\omega_0^2} U_{S1}(p)$

$$\text{or } U(p) = -R_2 \left(\frac{U_E(p)}{R_1} + \frac{U_{S1}(p)}{R_1} + \frac{U'(p)}{R_3} \right)$$

$$\text{donc : } \frac{p^2}{\omega_0^2} U_{S1}(p) = -R_2 \left(\frac{U_E(p)}{R_1} + \frac{U_{S1}(p)}{R_1} + \frac{p}{\omega_0} \frac{U_{S1}(p)}{R_3} \right)$$

$$\text{soit : } U_{S1}(p) \left(\frac{p^2}{\omega_0^2} + \frac{R_2}{R_1} + \frac{p}{\omega_0} \frac{R_2}{R_3} \right) = -\frac{R_2}{R_1} U_E(p)$$

$$\text{et finalement : } \frac{U_{S1}(p)}{U_E(p)} = -\frac{1}{\frac{R_1}{\omega_0^2} p^2 + \frac{R_1}{R_3} p + 1}$$

1.3.3. Par identification on obtient :

$$\omega_{01} = \omega_0 \sqrt{\frac{R_2}{R_1}} \quad m_1 = \frac{\sqrt{R_1 R_2}}{2R_3}$$

$$1.4.1. \quad f_{01} = f_0 \sqrt{\frac{R_2}{R_1}} = 68,7 \text{ kHz} \quad m_1 = 0,745$$

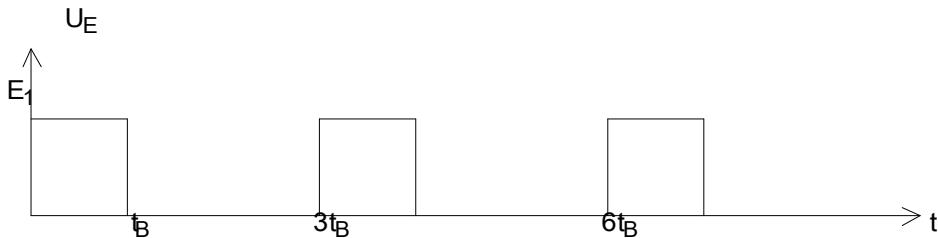
$$1.4.2. \quad T_1(jf) = -\frac{1}{1 - \frac{f^2}{f_{01}^2} + 2jm_1 \frac{f}{f_{01}}} \quad T_1(j36 \cdot 10^3) = -\frac{1}{0,726 + j0,781}$$

$$|T_1(j36 \cdot 10^3)| = 0,938$$

$$1.4.3. \quad G_1 = -0,555 \text{ dB} \quad G = G_1 + G_2 = -3 \text{ dB}$$

$f = 36 \text{ kHz}$ est donc la fréquence de coupure à -3 dB du filtre.

1.5.1.



$$1.5.2. \quad f = \frac{1}{3t_B} = \frac{f_B}{3} = 24 \text{ kHz} \quad \alpha = 1/3 \quad \bar{U}_E = \alpha E_1 = 1,67 \text{ V}$$

$$1.5.3. \quad a_{25} = \frac{2E_1 \sin(25\pi/3)}{25\pi} \quad a_1 = \frac{2E_1 \sin(\pi/3)}{\pi}$$

$$\text{or : } \sin(25\pi/3) = \sin\left(\frac{24\pi}{3} + \frac{\pi}{3}\right) = \sin\left(8\pi + \frac{\pi}{3}\right) = \sin\left(\frac{\pi}{3}\right)$$

$$\text{donc : } a_{25}/a_1 = 1/25 = 4\%$$

1.5.4. D'après la courbe l'amplitude du fondamental (24 kHz) est multipliée par 0,87, celle de l'harmonique 4, par 0,17 donc :

$$\frac{b_4}{b_1} = \frac{a_4}{a_1} \frac{T(96 \text{ kHz})}{T(24 \text{ kHz})} = \frac{1}{4} \frac{0,17}{0,87} = 48 \cdot 10^{-3}$$

1.5.5. D'après la question 1.5.3. il faut aller jusqu'à l'harmonique 24 soit un encombrement de 576 kHz avant le filtre. En sortie l'encombrement est limité à $4 \cdot 24 = 96 \text{ kHz}$.

$$2.1.1. \quad I_{C1} = I_s e^{\frac{V_{BE1}}{V_0}} \quad I_{C2} = I_s e^{\frac{V_{BE2}}{V_0}}$$

$$2.1.2. \quad V_{BE} = V_0 \ln\left(\frac{I_C}{I_s}\right)$$

$$V_{BE2} - V_{BE1} = V_0 \left[\ln\left(\frac{I_{C2}}{I_s}\right) - \ln\left(\frac{I_{C1}}{I_s}\right) \right] = V_0 \ln\left(\frac{I_{C2}}{I_{C1}}\right) = \eta \frac{kT}{e} \ln(10) = 200 \cdot 10^{-6} T$$

donc exprimée en μV : $V_{BE2} - V_{BE1} = 200T$

$$2.1.3. \quad V_{CAP} = \frac{R_A + R_B + R}{R} \Delta V_{BE} = 50 \Delta V_{BE} = 10T \quad \text{exprimée en mV} \Rightarrow K = 10$$

2.2.1. Le comparateur 3 bascule si $V_3 \geq V_{REF}$ soit :

$$\frac{R_4}{R_T} V_{CAP} \geq V_{REF} \quad \text{donc} \quad R_T = R_4 \frac{V_{CAP}}{V_{REF}} = R_4 \frac{10T}{V_{REF}} = 24,08 \text{ k}\Omega$$

2.2.2. Le comparateur 2 bascule lorsque :

$$\frac{R_3 + R_4}{R_T} V_{CAP} = V_{REF} \quad \text{donc} \quad T = V_{REF} \frac{R_T}{R_3 + R_4} = 283,16K \quad \text{soit } 10^\circ C$$

$$3.1.1. \quad \theta - \theta_e = R_{th} P_{thp}$$

$$3.1.2. \quad \theta_p = \theta_e + R_{th} P_{thp} = 15^\circ C$$

$$3.2.1. \quad P_1 = C_{th} \frac{d\theta}{dt} \quad P_2 = \frac{\theta - \theta_e}{R_{th}}$$

$$3.2.2. \quad P_1 + P_2 = P_{th} \quad \text{donc : } C_{th} \frac{d\theta}{dt} + \frac{\theta - \theta_e}{R_{th}} = P_{th} \quad \text{soit} \quad R_{th} C_{th} \frac{d\theta}{dt} + \theta = R_{th} P_{th} + \theta_e$$

$$3.2.3. \quad A = R_{th} P_{th} + \theta_e$$

$$3.2.4. \quad \frac{d\theta}{dt} \rightarrow pT(p) - \theta(0) = pT(p) - \theta_e$$

L'équation différentielle a donc pour transformée de Laplace :

$$\tau_{th}(pT(p) - \theta_e) + T(p) = \frac{R_{th}P_{th} + \theta_e}{p}$$

$$(\tau_{th}p + 1)T(p) = \frac{R_{th}P_{th} + \theta_e}{p} + \tau_{th}\theta_e = \frac{R_{th}P_{th} + \theta_e(\tau_{th}p + 1)}{p}$$

$$\text{d'où : } T(p) = \frac{R_{th}P_{th}}{p(\tau_{th}p + 1)} + \frac{\theta_e}{p}$$

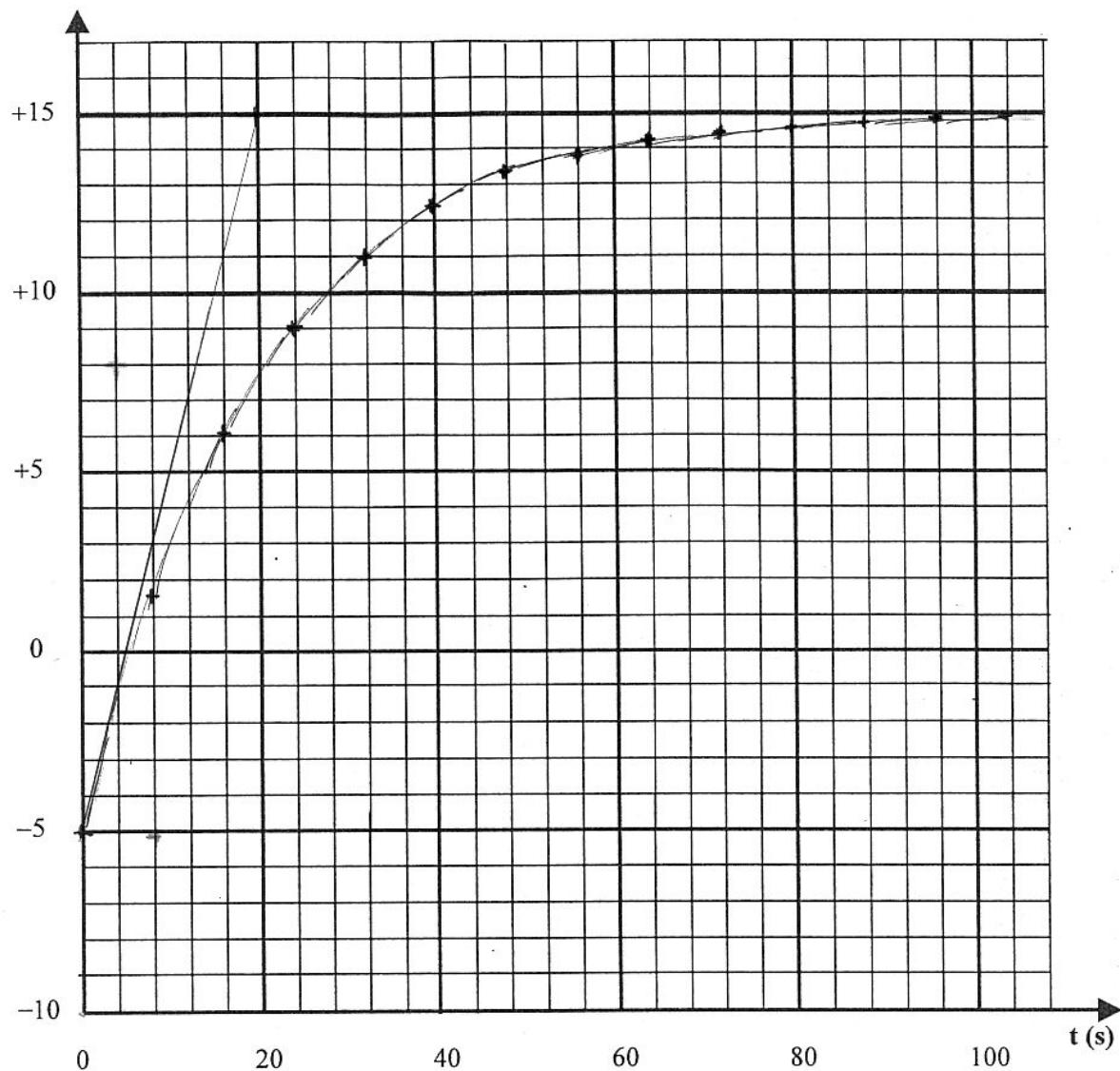
$$3.2.5. \quad \theta(t) = R_{th}P_{th} \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau_{th}}} \right) + \theta_e = R_{th}P_{th} + \theta_e - R_{th}P_{th} e^{-\frac{t}{\tau_{th}}}$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \theta(t) = R_{th}P_{th} + \theta_e = 15^\circ C$$

$$3.2.6. \quad \theta(t) = 15 - 20e^{-\frac{t}{\tau_{th}}}$$

A l'origine : $e^{-\frac{t}{\tau_{th}}} \approx 1 - \frac{t}{\tau_{th}}$ (développement limité de l'exponentielle au premier ordre)

Donc : $\lim_{t \rightarrow 0} \theta(t) = 15 - 20 + t = t - 5$ équation de la tangente à l'origine.



3.2.7. D'après la courbe $\theta = 14^\circ\text{C}$ à $t \approx 60\text{s}$