

Éléments de correction



Exercice n°1 : Analyse temporelle & fréquentielle

Q1 : On relève une amplitude crête $A=3 \times 500\text{mV}=1,5\text{V}$, une période $T_1=4 \times 50\mu\text{s}=200\mu\text{s}$ donc une fréquence $f_1=1/T_1=5\text{kHz}$.

Q2 : Le voltmètre numérique affiche la valeur efficace sur la position ACV donc on obtient $\frac{A}{\sqrt{2}} = 1,06\text{V}$

Cette quantité s'appelle aussi RMS (Root Mean Square)

Q3 : l'indication 1,25kHz correspond à l'échelle horizontale c'est à dire 1,25kHz par déviation. La fréquence 25.0kS/s correspond à la fréquence d'échantillonnage. Comme la raie se situe à 4 divisions cela correspond bien à 5kHz car $4 \times 1,25\text{kHz}=5\text{kHz}$

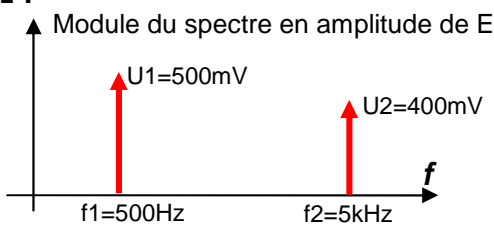
Q4 : Pour un signal sinusoïdal $U_{\text{dBV}} = 20 \cdot \log\left(\frac{\hat{U}}{\sqrt{2}}\right)$ ou \hat{U} représente l'amplitude crête du signal sinusoïdal.

Le curseur 1 affiche donc un niveau de 0,51dBV

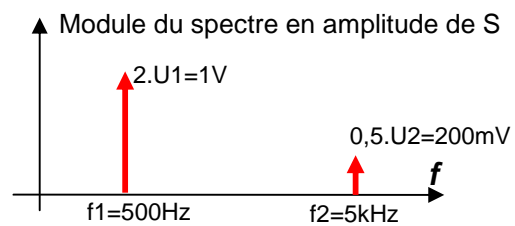
Q5 : Comme $\hat{U} = \sqrt{2} \cdot 10^{\frac{U_{\text{dBV}}}{20}}$ alors $\hat{U} = \sqrt{2} \cdot 10^{\frac{-60,2}{20}} = 1,38\text{mV}$

Exercice n°2 : Un filtre "bass- boost"

Q1 :



Q3 :



Q2 : $\text{Gain}_{\text{dB}} = 20 \cdot \log(|T|)$ soit $|T| = 10^{\frac{\text{Gain}_{\text{dB}}}{20}}$

Pour un gain de 6dB on en déduit $|T|=2$ et pour un gain de -6dB on en déduit $|T|=0,5$

Exercice n°3 : Un filtre à fréquence coupure configurable

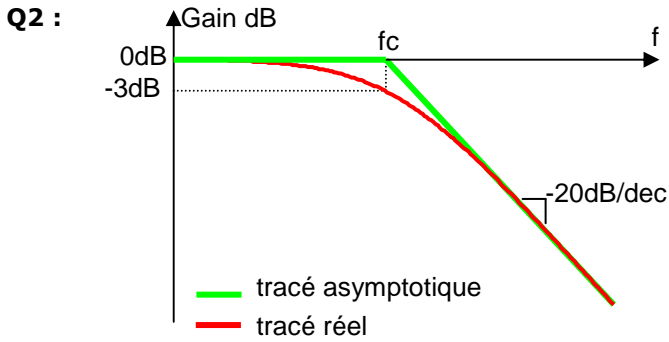
Q1 : Il s'agit d'un filtre passe bas du 1er ordre

Q2 :

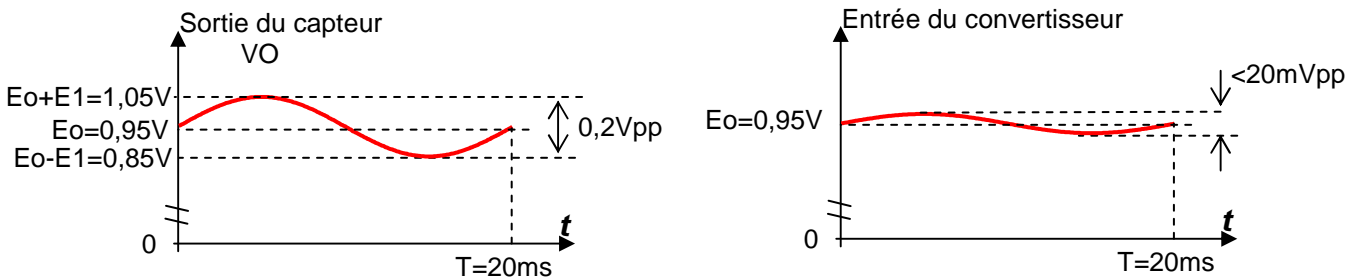
Etat de K1	ouvert	ouvert	fermé	fermé
Etat de K2	ouvert	fermé	ouvert	fermé
Expression f_c	$\frac{1}{2\pi \cdot R1 \cdot C1}$	$\frac{1}{2\pi \cdot R1 \cdot (C1 + C2)}$	$\frac{1}{2\pi \cdot \frac{R1 \cdot R2}{R1 + R2} \cdot C1}$	$\frac{1}{2\pi \cdot \frac{R1 \cdot R2}{R1 + R2} \cdot (C1 + C2)}$
Application numérique	9,95kHz	3,1kHz	15,8kHz	4,95kHz

Exercice n°4 : Un filtre en entrée d'un convertisseur

Q1 : Il s'agit d'un filtre passe bas du 1er ordre tel que $f_c = \frac{1}{2\pi R_1 C_1} \approx 4,8\text{Hz}$



Q3 : La composante sinusoïdale est atténuée d'un rapport 10 car cette fréquence se situe à environ une décade de la fréquence de coupure. Comme le filtre possède une pente de -20dB/dec on obtient une atténuation de 20dB soit un rapport 1/10 en linéaire. Le filtre passe bas laisse passer bien évidemment la composante continue et l'obtient donc le signal suivant :



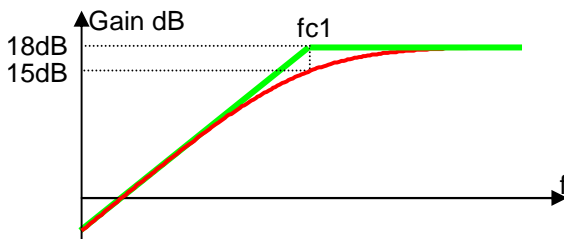
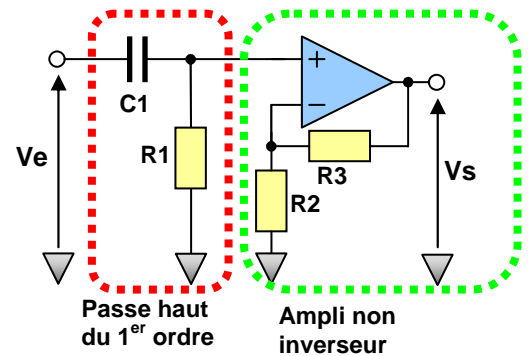
Exercice n°5 : Un filtre en entrée d'un décodeur DTMF

Q1 : On peut décomposer le montage en 2 parties comme le montre le schéma ci-contre : Un filtre passe haut du 1er ordre constitué par les éléments R1 & C1 donc $\omega_{c1} = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$ et une partie

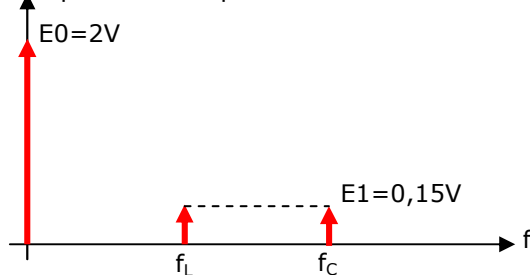
amplification donc $K = 1 + \frac{R_3}{R_2}$

Q2 : $K=8$ et $f_{c1}=70,7\text{Hz}$

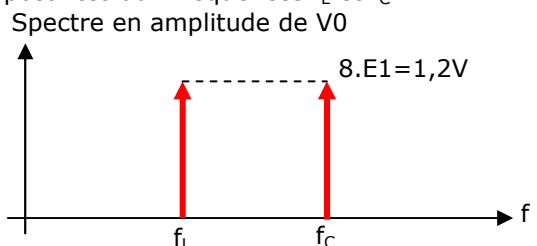
Q3 :



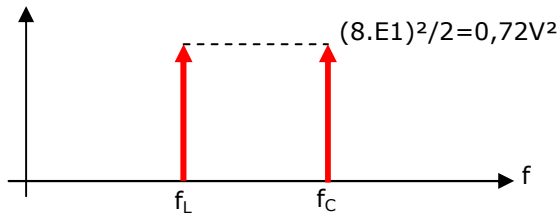
Q4 : Spectre en amplitude de Vin



Q5 : Le filtre passe haut supprime la composante continue E_0 et l'amplificateur amplifie les 2 composantes aux fréquences f_L et f_c .



Q6 : Spectre en puissance normalisée de V_0



$$V_{0\text{eff}}^2 = \frac{(8E1)^2}{2} + \frac{(8E1)^2}{2} = (8E1)^2$$

Donc $V_{0\text{eff}} = 8E1 = 1,2V$

Exercice n°6 : Un amplificateur pour capteur pyro-électrique

Q1 : $Z_a = R_a + \frac{1}{jC_a\omega} = \frac{jR_aC_a\omega + 1}{jC_a\omega}$

Q2 : $Z_b = \frac{R_b \cdot \frac{1}{jC_b\omega}}{R_b + \frac{1}{jC_b\omega}} = \frac{R_b}{1 + jR_bC_b\omega}$ de la forme $Z_b = \frac{R_b}{1 + \frac{j\omega}{\omega_b}}$ avec $\omega_b = \frac{1}{R_b.C_b}$

Q3 : Comme il s'agit d'un ampli inverseur alors $\frac{V_s(j\omega)}{V_e(j\omega)} = -\frac{Z_b}{Z_a}$

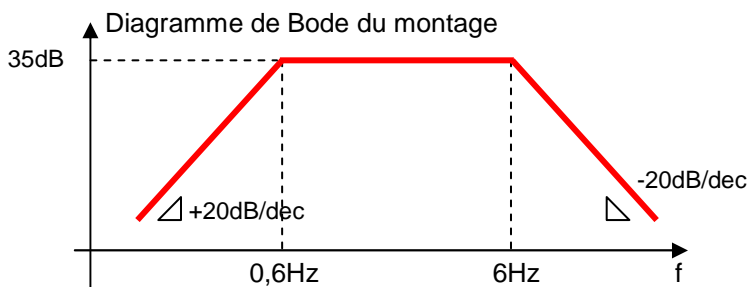
Q4 : En reprenant les équations précédentes il vient : $\frac{V_s(j\omega)}{V_e(j\omega)} = -\frac{R_b}{1 + \frac{j\omega}{\omega_b}} \cdot \frac{jC_a\omega}{jR_aC_a\omega + 1}$

soit $\frac{V_s(j\omega)}{V_e(j\omega)} = -\frac{R_b}{R_a} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{\omega_b}} \cdot \frac{jR_aC_a\omega}{jR_aC_a\omega + 1}$ de la forme $T(j\omega) = \frac{V_s(j\omega)}{V_e(j\omega)} = K \cdot \frac{\frac{j\omega}{\omega_a}}{1 + \frac{j\omega}{\omega_a}} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{\omega_b}}$

avec $K = -\frac{R_b}{R_a}$ et $\omega_a = \frac{1}{R_a.C_a}$

Q5 : $f_a = \frac{1}{2\pi.R_a.C_a} = 0,6\text{Hz}$ $f_b = \frac{1}{2\pi.R_b.C_b} = 6\text{Hz}$ et $K = -56,6$ soit 35dB

Q6 :



Q7 : Le montage proposé correspond bien aux contraintes imposées :
 La partie filtre passe haut coupe bien la composante continue.
 La partie passe bas permet de filtrer le bruit de mesure
 La partie amplification permet d'obtenir un signal dont l'amplitude permettra de faciliter la détection.