



Éléments de correction



Exercice n°1 : Etude d'un filtre anti-repliement

Q1 : Il s'agit d'un filtre qui permet de laisser des composantes fréquentielles supérieures à $F_e/2$ qui provoquent l'apparition de composantes fréquentielles dans la bande $0 - F_e/2$ après un échantillonnage. $F_e > 2 \cdot F_{max}$.

Q1 : Voir poly cours

Q2 : La fonction de transfert $T(j\omega) = \frac{S(j\omega)}{E(j\omega)} = \frac{1}{1 + jC_2\omega(R_1 + R_2) + (j\omega)^2 C_1 C_2 R_1 R_2}$ est de la forme

$$T(j\omega) = \frac{1}{1 + 2m \frac{j\omega}{\omega_0} + \left(\frac{j\omega}{\omega_0}\right)^2} \quad \text{avec} \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}} \quad \text{donc} \quad f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}} \quad \text{et} \quad m = \frac{C_2 \cdot (R_1 + R_2)}{2\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}}$$

Q3 : $m=0,5$ et $f_0=1\text{kHz}$

Q4 : $f_c = \frac{1}{2\pi RC}$ donc $f_c=1\text{kHz}$

Q5 : A partir des indications concernant les fonctions de transfert normalisée de Butterworth passe bas on remarque que la fonction de transfert d'un filtre du 3ième ordre est constitué d'un second ordre avec une fréquence propre égale à la fréquence de coupure f_c et un coefficient d'amortissement $m=0,5$ suivi d'un filtre passe bas dont la fréquence de coupure est f_c . Ceci correspond parfaitement à la réalisation proposé car il s'agit d'un filtre du 3ième ordre et dont la fréquence de coupure est de 1kHz.

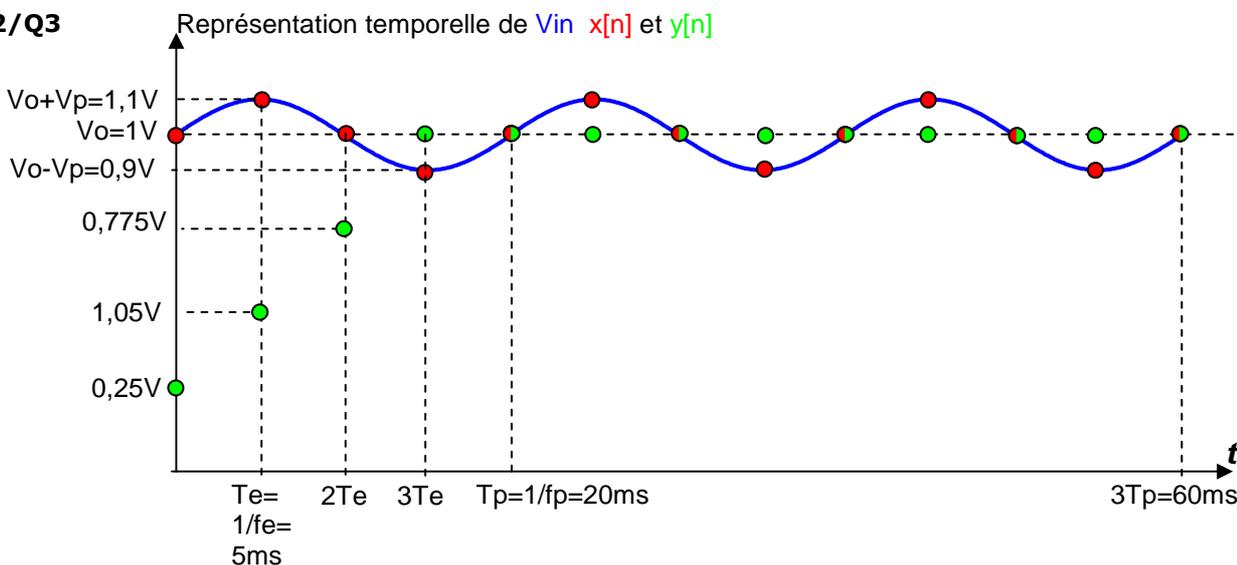
Q6 : $|T(jF_e/2)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{F_e/2}{f_c}\right)^{2n}}} = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{4\text{kHz}}{1\text{kHz}}\right)^6}}$ soit $|T|=15,62\text{m}$ soit une atténuation de 36dB



Exercice n°2 : Acquisition d'un signal de mesure pour un capteur

Q1 : L'origine de la perturbation correspond à la fréquence du réseau secteur.

Q2/Q3



Le traitement numérique permet de supprimer la composante de perturbation puisque l'on récupère au bout de 4 échantillons la tension V_0 en sortie.

Q4 : La quantité f_r représente la fréquence relative $f_r = f/F_e$. Cela signifie que le module de la fonction de transfert pour $f = F_e/4 = 50\text{Hz}$ ce qui confirme bien que le filtre supprime la composante à 50Hz.

Exercice n°3 : Etude d'un filtre numérique simple

Q1 : Une multiplication par 2 ou 4 est une simple opération de décalage pour un microcontrôleur ce qui ne nécessite pas un temps de calcul très long.

Q2 : On applique la transformée en z à l'algorithme proposé : Il vient donc $Y(z) = \frac{X(z) + 2 \cdot z^{-1}X(z) + z^{-2}X(z)}{4}$

que l'on peut écrire $\frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1 + 2 \cdot z^{-1} + z^{-2}}{4}$ on reconnaît une identité remarquable donc $H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{(1 + z^{-1})^2}{4}$

Q3 : Comme $z^{-1} = e^{-j\omega T_e} = \cos(\omega T_e) - j \cdot \sin(\omega T_e)$ alors

$$H(j\omega) = \frac{(1 + e^{-j\omega T_e})^2}{4} = \frac{\left(e^{-\frac{j\omega T_e}{2}} \cdot \left(e^{\frac{j\omega T_e}{2}} + e^{-\frac{j\omega T_e}{2}} \right) \right)^2}{4} = e^{-j\omega T_e} \cdot \cos^2\left(\frac{\omega T_e}{2}\right) \text{ donc } |H(j\omega)| = \cos^2\left(\frac{\omega T_e}{2}\right)$$

Q4 : pour $f=0$ $|H(j\omega)| = 1$ pour $f=F_e/4$ $|H(j\omega)| = \cos^2\left(\frac{\pi}{4}\right) = \frac{1}{2}$ pour $f=F_e/2$ alors $|H(j\omega)| = 0$

La fréquence de coupure est déterminée en résolvant l'équation $\cos^2\left(\frac{2\pi f_c T_e}{2}\right) = \frac{1}{2}$

soit $\cos\left(\frac{2\pi f_c T_e}{2}\right) = \frac{1}{\sqrt{2}}$ donc $f_c = \frac{F_e}{\pi} \cdot \arccos\left(\frac{1}{\sqrt{2}}\right) = 0,182 \cdot F_e$