

## TP2 : Traitement de signal

Sajid  
Badr

### Etude théorique

1- L'énergie du signal  $m$  est fini donc  $m \in \mathcal{L}^2(\mathbb{R})$   
et on a aussi  $\cos(2\pi f_0 t) \in \mathcal{L}^2(\mathbb{R})$

Alors :

$$\begin{aligned} X(f) &= \widehat{m(t) \cos(2\pi f_0 t)}(f) \\ &= M(f) * \left[ \frac{1}{2} (\delta(f-f_0) + \delta(f+f_0)) \right] \end{aligned}$$

Donc :  $X(f) = \frac{1}{2} [M(f-f_0) + M(f+f_0)]$

2. Comme  $n(t) \in \mathcal{L}^2(\mathbb{R})$  et  $\cos(2\pi f_0 t) \in \mathcal{L}^2(\mathbb{R})$   
alors :

$$\widehat{y(t)}(f) = Y(f) = X(f) * \left[ \frac{1}{2} (\delta(f-f_0) + \delta(f+f_0)) \right]$$

d'où :  $Y(f) = \frac{1}{4} [M(f-2f_0) + M(f+2f_0)] + \frac{1}{2} M(f)$

3-a. On a :

$$Y(f) = \frac{1}{2} M(f) + \frac{1}{4} [M(f-2f_0) + M(f+2f_0)]$$

Alors à l'aide d'un filtre adapté on peut retrouver  $m(t)$  à partir de  $y(t)$

b. Le filtre adapté est un filtre passe-bas et on récupère alors  $\frac{M(f)}{2}$

c. Le filtre  $h(t)$  est un filtre (RIF)

$$y(k) = \sum_{n \in \mathbb{N}} h_2(n) \cdot m(k-n) \text{ avec}$$



$$h_2(n) = \sum_{k \in \mathbb{N}} b_k \delta(n-k)$$

D'après 3.b, la fréquence du filtre à être utilisé est la fréquence  $f_c$  en respectant le critère de Shannon c-à-d:  $f_e > 2f_c$

alors:  $H_I(f) = 1_{[-f_c, f_c]}(f)$

ce filtre est RIF donc:

$$h_I(k) = \frac{1}{F_c} \int_{-\frac{F_c}{2}}^{\frac{F_c}{2}} H_I(f) e^{j2\pi k f} df \quad \text{avec } \tilde{f} = \frac{f}{f_c}$$

or  $f_e > 2f_c$  donc

$$h_I(k) = \frac{1}{F_c} \int_{-\frac{F_c}{2}}^{\frac{F_c}{2}} e^{j2\pi k f} df$$

$$h_I(f) = \frac{1}{2\pi k F_c} \sin\left(2\pi k f \frac{F_c}{f_c}\right) = 2f \operatorname{sinc}\left(2\pi k f \frac{F_c}{f_c}\right)$$

Afin de calculer le produit de convolution de  $y$  et  $h_2$  pour trouver  $m$

### 8.3 - Implantation du modulateur

2.b Oui, on retrouve le même signal avec une amplitude qui est égale au demi d'amplitude de  $M(f)$



8.4. Implantation d'un retour à basse fréquence :

2. On retrouve des trois signaux présents dans  $Y(f)$  c-à-d :  $\frac{1}{2} M(f)$ ,  $\frac{1}{4} M(f)$  qui se trouve en  $f_0$  et  $-2f_0$ .

3.b Il s'agit bien d'un filtre passe-bas car la figure 6 représente une porte de fréquence de coupure.

3.c) On remarque que tant que l'ordre est plus grand, le filtre est plus sélectif et précis.

3.d) Les fenêtres n'ont pas une grande influence sur la réponse du filtre.

3.g) D'après la figure 12 on remarque que les deux signaux sont pratiquement les mêmes.