

# EXERCICES SUPPLEMENTAIRES CORRIGES DE TRAITEMENT DU SIGNAL

## Sciences du Numérique - Première année ECHANTILLONNAGE - QUANTIFICATION

### Exercice 1 : Echantillonnage d'un signal passe-bande

On considère le signal  $x(t) = x^+(t) + x^-(t)$ , avec  $x^+(t) = B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{j2\pi f_0 t}$  et  $x^-(t) = B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{-j2\pi f_0 t}$ ,  $f_0 = 8 \text{ kHz}$  et  $B = 2 \text{ kHz}$ .

- Déterminer la transformée de Fourier du signal  $x(t)$  et la représenter graphiquement.

$$X(f) = X^+(f) + X^-(f) = \Pi_B(f) * \delta(f - f_0) + \Pi_B(f) * \delta(f + f_0) = \Pi_B(f - f_0) + \Pi_B(f + f_0) \text{ (voir figure 1)}$$

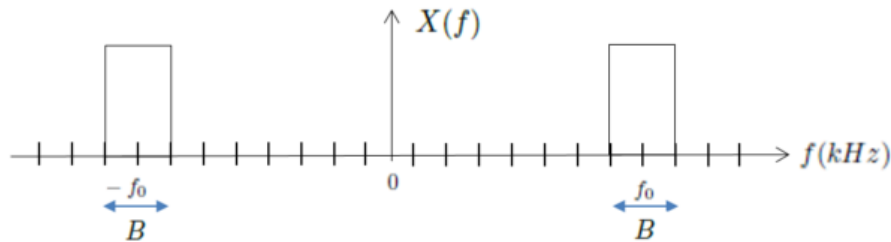


FIGURE 1 – Transformée de Fourier de  $x(t)$ .

- Comment s'écrit la condition de Shannon pour le signal  $x(t)$  ?

$$F_e > 2F_{max} \text{ avec } F_{max} = f_0 + \frac{B}{2} = 9 \text{ kHz ici.}$$

- On échantillonne le signal  $x(t)$  à la fréquence  $F_e = 6 \text{ kHz}$ .

- Représenter graphiquement la transformée de Fourier du signal échantillonné  $x_e(t)$  dans la bande  $[-9 \text{ kHz}, 9 \text{ kHz}]$

Voir sur la figure 2

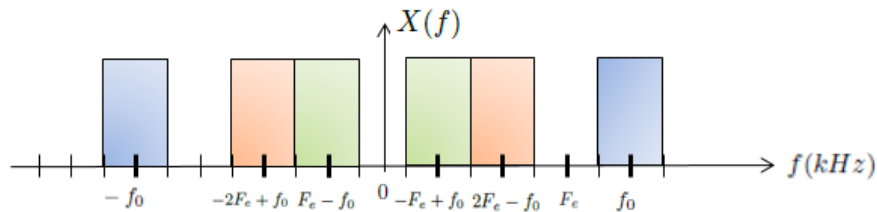


FIGURE 2 – Transformée de Fourier de  $x(t)$  avec  $F_e = 8 \text{ kHz}$ .

- On désire restituer le signal  $x(t)$  à partir de  $x_e(t)$  par un filtrage de réponse en fréquence  $H(f)$ .

- 1<sup>er</sup> cas :  $H(f) = \Pi_F(f)$  avec  $F = 6 \text{ kHz}$ . Quel sera le signal restitué par ce filtre ?

Voir la figure 3, on retrouvera  $x(t) = B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{j2\pi f_1 t} + B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{-j2\pi f_1 t} = 2B \text{sinc}(\pi Bt) \cos(2\pi f_1 t)$ , avec  $f_1 = -F_e + f_0 = 2 \text{ kHz}$ .

- 2<sup>me</sup> cas :  $H(f) = \Pi_B(f + f_0) + \Pi_B(f - f_0)$  avec  $f_0 = 8 \text{ kHz}$  et  $B = 2 \text{ kHz}$ . Quel sera le signal restitué par ce filtre ?

Voir la figure 4, on retrouvera  $x(t) = B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{j2\pi f_0 t} + B \frac{\sin(\pi Bt)}{\pi Bt} e^{-j2\pi f_0 t} = 2B \text{sinc}(\pi Bt) \cos(2\pi f_0 t)$ , avec  $f_0 = 8 \text{ kHz}$ .

- Conclusion ?

Il est possible d'échantillonner un signal de type passe-bande sans respecter la condition de Shannon tout en assurant une reconstitution parfaite (par filtrage passe-bande), à condition que les répliqués se fassent dans les trous du spectre de départ.

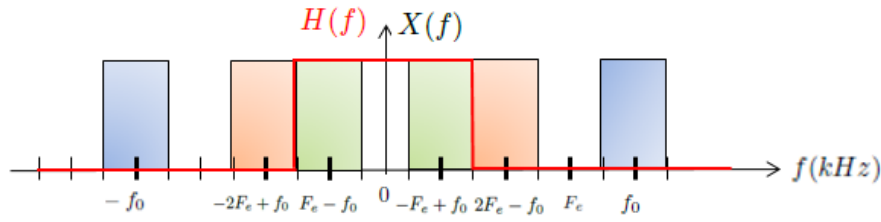


FIGURE 3 –

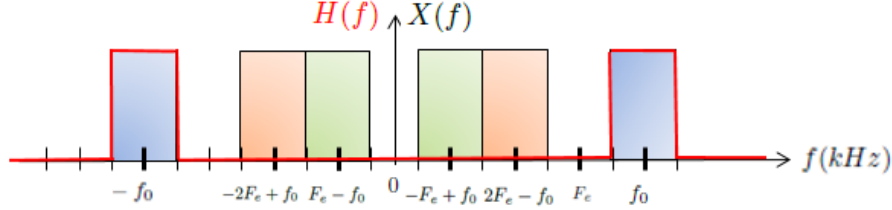


FIGURE 4 –

## Exercice 2 : Echantillonneur bloqueur

L'échantillonneur bloqueur est un échantillonneur réalisable en pratique qui consiste à acquérir un échantillon du signal,  $x(t)$ , toutes les  $T_e$  secondes (période d'échantillonnage) et à le bloquer pendant  $\tau$  secondes ( $\tau < T_e$ ).

1. Proposer une écriture du signal échantillonné de cette manière,  $x_e(t)$ , en fonction de l'expression du signal échantillonné de manière idéale :  $x_{ei}(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e) \delta(t - kT_e)$ .

Le signal échantillonné par bloqueur va être constitué d'une somme de fonctions porte espacées de  $T_e$ , de largeur  $\tau$  et de hauteur  $x(kT_e)$  si  $x(kT_e)$  représente la valeur de l'échantillon prélevé sur le signal  $x(t)$  à l'instant  $kT_e$ . On peut donc écrire le signal échantillonné,  $x_e(t)$ , de la manière suivante :  $x_e(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e) \Pi_\tau(t - \frac{\tau}{2} - kT_e) = \Pi_\tau(t - \frac{\tau}{2}) * \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e) \delta(t - kT_e) = \Pi_\tau(t - \frac{\tau}{2}) * x_{ei}(t)$ .

2. Calculer la transformée de Fourier du signal échantillonné à l'aide de cette méthode. L'écrire en fonction de la transformée de Fourier,  $X(f)$ , du signal de départ.

$X_e(f) = \tau \text{sinc}(\pi f \tau) e^{-j\pi f \tau} * X_{ei}(f) = \tau \text{sinc}(\pi f \tau) e^{-j\pi f \tau} * F_e \sum_{k \in \mathbb{Z}} X(f - kF_e)$ , où  $F_e = \frac{1}{T_e}$  représente la fréquence d'échantillonnage du signal.

3. Est-il possible de dimensionner  $\tau$  pour que l'échantillonnage par bloqueur se rapproche d'un échantillonnage idéal. Si le critère de Shannon est vérifié, on pourra récupérer  $X(f)$  à condition que  $\frac{1}{\tau} \gg F_{max}$ , en appelant  $F_{max}$  la fréquence maximale du signal  $x(t)$ . On aura alors, en effet,  $\text{sinc}(\pi f \tau) \simeq 1$  sur la bande du signal.

## Exercice 3 : Signal à spectre non borné - Recherche de $F_e$

Soit le signal  $x(t)$  défini par :

$$x(t) = \begin{cases} e^{-at} & \text{si } t \geq 0, a > 0 \\ 0 & \text{si } t < 0. \end{cases} \quad (1)$$

1. Déterminer la transformée de Fourier  $X(f)$  du signal  $x(t)$ . Tracer  $|X(f)|$ .

$$X(f) = \int_0^{+\infty} e^{-(a+j2\pi f)t} dt = \frac{1}{a+j2\pi f}, |X(f)| = \frac{1}{\sqrt{a^2+4\pi^2 f^2}}.$$

2. En théorie le signal  $x(t)$  est-il échantillonnable sans perte d'information ? Expliquez votre réponse.  
Non car le spectre non borné  $\Rightarrow$  forcément du repliement quand on va échantillonner  $\Rightarrow$  signal distordu.
3. En considérant la transformée de Fourier comme négligeable pour une atténuation minimale de 40 dB par rapport à sa valeur maximum, dimensionner la fréquence d'échantillonnage,  $F_e$ , à utiliser.  
On a le maximum du spectre pour  $f = 0$ . On souhaite donc trouver  $F_{max}$  telle que :

$$10 \log_{10} |X(F_{max})|^2 \leq 10 \log_{10} |X(0)|^2 - 10 \log_{10} (10^4) = 10 \log_{10} \frac{|X(0)|^2}{10^4}$$

D'où  $\frac{1}{\sqrt{a^2+4\pi^2 F_{max}^2}} \leq \frac{1}{10^4 a^2}$  et donc  $F_{max}^2 \geq \frac{(10^4 - 1)a^2}{4\pi^2}$ . Soit, en négligeant 1 devant  $10^4$  :  $F_{max} \geq \frac{100a}{2\pi}$  et donc  $F_e \geq \frac{100a}{\pi}$ .

4. Une fois  $F_e$  déterminée, quel traitement doit-on appliquer au signal avant de l'échantillonner ?  
 Un filtre anti repliement afin de tronquer le spectre du signal à  $F_{max}$ .

## Exercice 4 : Quantification d'une sinusoïde

Soit un signal sinusoïdal  $x(t) = A_0 \sin(2\pi f_0 t + \phi)$ , avec  $f_0 = 50\text{Hz}$ ,  $A_0 = 220\sqrt{2}\text{V}$  et  $\phi$  une phase aléatoire uniformément répartie entre 0 et  $2\pi$ . On suppose que la quantification de cette sinusoïde est effectuée dans de bonnes conditions : pas d'écrtage du signal, pas de quantification  $q = \frac{D}{2^{nb}}$  suffisamment fin ( $D$  représentant la dynamique du signal et  $nb$  le nombre de bits de quantification). Elle est donc équivalente à l'ajout d'un bruit,  $n_Q(t)$ , sur le signal non quantifié de départ, bruit aléatoire, centré qui suit une loi uniforme sur  $[-\frac{q}{2}, \frac{q}{2}]$ . Déterminer le rapport signal à bruit de quantification en fonction de  $nb$ .

$SNR_{dB} = 10 \log_{10} \left( \frac{P_x}{P_n} \right)$  si  $P_x$  représente la puissance du signal  $x(t)$  et  $P_n$  la puissance du bruit de quantification,  $n_Q(t)$ , qui vient s'ajouter au signal de départ.  $P_x = \frac{A_0^2}{2}$  (résultat classique pour la puissance d'un sinus ou d'un cosinus, calculé en TD dans le cas d'un cosinus) et  $P_n = E[n_Q^2(t)] = \int_{-\frac{q}{2}}^{\frac{q}{2}} \frac{1}{q} n_Q^2(t) dn_Q = \frac{1}{q} \left[ \frac{n_Q^3(t)}{3} \right]_{-\frac{q}{2}}^{\frac{q}{2}} = \frac{q^2}{12}$ , d'où  $SNR_{dB} = 10 \log_{10} \left( \frac{3}{2} 2^{2nb} \right) \simeq 1.76 + 6nb$

## Rappels

### Propriétés générales

T.F.	
$ax(t) + by(t)$	$\Leftrightarrow aX(f) + bY(f)$
$x(t - t_0)$	$\Leftrightarrow X(f)e^{-i2\pi f t_0}$
$x(t)e^{+i2\pi f_0 t}$	$\Leftrightarrow X(f - f_0)$
$x^*(t)$	$\Leftrightarrow X^*(-f)$
$x(t) \cdot y(t)$	$\Leftrightarrow X(f) * Y(f)$
$x(t) * y(t)$	$\Leftrightarrow X(f) \cdot Y(f)$
$x(at + b)$	$\Leftrightarrow \frac{1}{ a } X\left(\frac{f}{a}\right) e^{i2\pi \frac{b}{a} f}$
$\frac{dx^{(n)}(t)}{dt^n}$	$\Leftrightarrow (i2\pi f)^n X(f)$
$(-i2\pi t)^n x(t)$	$\Leftrightarrow \frac{dX^{(n)}(f)}{df^n}$

Formule de Parseval	Série de Fourier
$\int_{\mathbb{R}} x(t)y^*(t)dt = \int_{\mathbb{R}} X(f)Y^*(f)df$	$\sum_{n \in \mathbb{Z}} c_n e^{+i2\pi n f_0 t} \Leftrightarrow \sum_{n \in \mathbb{Z}} c_n \delta(f - n f_0)$
$\int_{\mathbb{R}}  x(t) ^2 dt = \int_{\mathbb{R}}  X(f) ^2 df$	

### Table de Transformées de Fourier

T.F.	
1	$\Leftrightarrow \delta(f)$
$\delta(t)$	$\Leftrightarrow 1$
$e^{+i2\pi f_0 t}$	$\Leftrightarrow \delta(f - f_0)$
$\delta(t - t_0)$	$\Leftrightarrow e^{-i2\pi f t_0}$
$\text{III}_T(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} \delta(t - kT)$	$\Leftrightarrow \frac{1}{T} \text{III}_{1/T}(f)$
$\cos(2\pi f_0 t)$	$\Leftrightarrow \frac{1}{2} [\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)]$
$\sin(2\pi f_0 t)$	$\Leftrightarrow \frac{1}{2i} [\delta(f - f_0) - \delta(f + f_0)]$
$e^{-a t }$	$\Leftrightarrow \frac{2a}{a^2 + 4\pi^2 f^2}$
$e^{-\pi t^2}$	$\Leftrightarrow e^{-\pi f^2}$
$\Pi_T(t)$	$\Leftrightarrow T \frac{\sin(\pi T f)}{\pi T f} = T \text{sinc}(\pi T f)$
$\Lambda_T(t)$	$\Leftrightarrow T \text{sinc}^2(\pi T f)$
$B \text{sinc}(\pi B t)$	$\Leftrightarrow \Pi_B(f)$
$B \text{sinc}^2(\pi B t)$	$\Leftrightarrow \Lambda_B(f)$

!!!!!! Attention !!!!!

$\Pi_T(t)$  note une fenêtre rectangulaire de support égal à  $T$ .

$\Lambda_T(t)$  note une fenêtre triangulaire de support égal à  $2T$  (de demi-base égale à  $T$ ).

$$\Pi_T(t) * \Pi_T(t) = T \Lambda_T(t)$$