

M1 info : Bases du Traitement du Signal et des images  
TD Signaux échantillonnés

## 1 Effet du sous-échantillonnage

On échantillonne à 500 échantillons par seconde un signal réel à temps continu qui est la somme de 3 sinusôides de fréquences respectives 50 Hz, 100 Hz et 300 Hz.

- Dessiner le spectre d'amplitude du signal analogique
- Dessiner le spectre du signal échantillonné. A partir de ces échantillons on reconstitue par le filtre de reconstruction parfaite un signal à temps continu. Quel est le signal obtenu ?

## 2 Analyse spectrale d'un signal (sous-)échantillonné

On dispose d'un signal à temps discret  $x[n]$  provenant de l'échantillonnage à 10 000 Hz d'un signal à temps continu  $x(t)$ . Le spectre d'amplitude du signal échantillonné,  $|X_e(f)|$  est représenté sur la figure 1, pour les fréquences normalisées  $f = 0$  à  $1/2$ . On observe une raie pour  $f = 0.4$ .

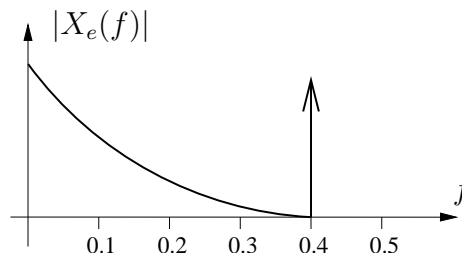


FIGURE 1 – Spectre du signal échantillonné.

- a) En supposant que le signal a été correctement échantillonné, quelle est la fréquence de la raie dans le signal analogique initial ?
- b) Sans écarter la possibilité d'un sous-échantillonnage, à quelle(s) raies fréquentielles du signal original peut correspondre cette raie à  $f = 0.4$  ?

Source : Poly "Bases du traitement du signal", Maurice Charbit, ENST, 2004.

## 3 Reconstruction

- a) La formule de reconstruction parfaite :

$$s(t) = T_e \sum_{n \in \mathbb{Z}} s[n] \text{sinc}(\pi \nu_e t - \pi n)$$

permet-elle de reconstruire le signal en temps réel, c'est-à-dire de calculer  $x(t)$  pour tout  $t \leq nT_e$  dès réception de  $x[n] = x(nT_e)$  ?

**b)** Comme la fonction sinc décroît très rapidement, on peut approcher la somme précédente par une somme finie de  $2N$  termes. Ecrire cette somme pour  $t_0$  compris entre deux instants d'échantillonnage  $n_0 T_e$  et  $(n_0 + 1)T_e$ . Quel est alors le délai de reconstruction ?

**c)** En pratique, on utilise par exemple un *échantillonneur bloqueur*, qui reconstruit  $x(t)$  “en escalier” à partir des valeurs  $x[n]$  successives, comme illustré sur la figure 2. Le signal reconstruit  $\hat{x}(t)$  s'exprime alors :

$$\hat{x}(t) = x[n] = x(nT_e) \quad \forall t \in [nT_e; (n+1)T_e]$$

On peut ainsi représenter  $\hat{x}(t)$  comme une somme d'impulsions rectangulaires pondérées par les échantillons  $x[n]$  :

$$\hat{x}(t) = \sum_{n \in \mathbb{Z}} x[n] h(t - nT_e)$$

où  $h$  représente une fonction porte, qui vaut 0 partout sauf entre 0 et  $T_e$ .

Montrer que le spectre de  $\hat{x}(t)$  vaut :

$$\hat{X}(\nu) = H(\nu) X_e(\nu)$$

où  $H(\nu)$  et  $X_e(\nu)$  sont les transformées de Fourier respectives de la fonction porte  $h$  et du signal échantillonné. On rappelle que  $\text{TF}[x(t - a)] = X(\nu) e^{-j2\pi\nu a}$ .

**d)** Soit  $x(t)$  un signal dont le spectre d'amplitude est représenté sur la figure 3. Dessinez le spectre d'amplitude  $|\hat{X}(\nu)|$  du signal reconstruit.

**e)** Sachant que  $|H(\nu)| = T_e |\text{sinc}(\pi\nu T_e)|$  (voir figure 4), représenter le spectre d'amplitude du signal reconstruit,  $|\hat{X}(\nu)|$ . Comment pourrait-on retrouver le signal original ?

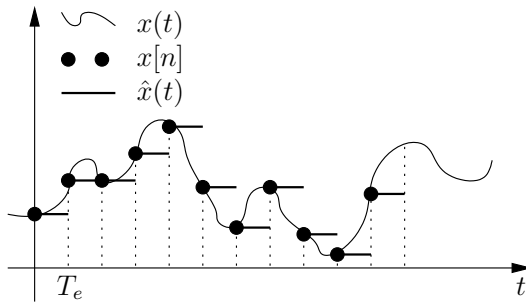


FIGURE 2 – Reconstruction de  $x(t)$  par un échantillonneur bloqueur.

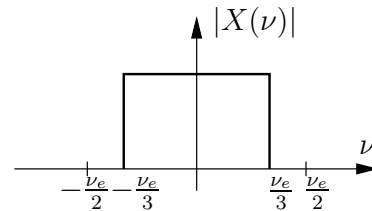


FIGURE 3 – Spectre d'amplitude de  $x(t)$ .

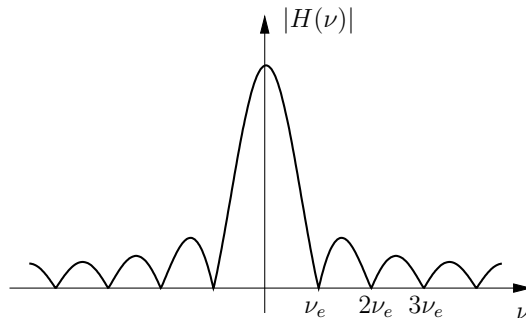


FIGURE 4 – Spectre d'amplitude d'une fenêtre rectangulaire de longueur  $T_e$ .