

Corrections de l'examen de traitement du signal (signaux aléatoires)
du mercredi 21 novembre 2012.

Exercice 1 : Zoom spectral pour signaux déterministes

Énoncé

1) On considère un signal déterministe à énergie finie à valeurs réelles noté $x(t)$ de transformée de Fourier

$$X(f) = A[\Lambda_F(f - f_0) + \Lambda_F(f + f_0)]$$

avec

$$\Lambda_F(f) = \begin{cases} 1 - \frac{|f|}{F} & \text{si } |f| < F \\ 0 & \text{sinon} \end{cases}$$

et $f_0 > F > 0$ (on notera que $X(f)$ est une fonction paire).

1) On forme le signal

$$x_1(t) = x(t) \exp[-i2\pi f_0 t]$$

Déterminer la transformée de Fourier de $x_1(t)$ notée $X_1(f)$.

2) On filtre le signal $x_1(t)$ à l'aide d'un filtre passe-bas idéal de façon à ne conserver que la partie du spectre de $x_1(t)$ associée aux fréquences vérifiant $|f| < F$. Déterminer le signal résultant noté $x_2(t)$.

3) Le signal $x_2(t)$ est comprimé de manière à obtenir

$$x_3(t) = x_2(Mt) \text{ avec } M > 1.$$

Expliquer pourquoi l'opération qui fait passer de $x_2(t)$ à $x_3(t)$ peut être qualifiée de "compression". Déterminer la transformée de Fourier de $x_3(t)$ notée $X_3(f)$.

4) Pour terminer, on module le signal $x_3(t)$ de manière à générer

$$x_4(t) = x_3(t) \exp[i2\pi f_0 t]$$

Déterminer la transformée de Fourier de $x_4(t)$ notée $X_4(f)$.

5) Représenter graphiquement $X_1(f)$, $X_2(f)$, $X_3(f)$ et $X_4(f)$ (pour toutes ces représentations graphiques, on prendra $f_0 = 5\text{kHz}$ et $F = 1\text{kHz}$) et expliquer pourquoi l'opération qui transforme le signal $x(t)$ en $x_4(t)$ peut être qualifiée de "zoom" spectral.

Réponses

1) La transformée de Fourier de $x_1(t)$ s'écrit

$$\begin{aligned} X_1(f) &= X(f) * \delta(f + f_0) \\ &= X(f + f_0) \\ &= A[\Lambda_F(f) + \Lambda_F(f + 2f_0)]. \end{aligned}$$

2) Si on ne conserve que les fréquences appartenant à l'intervalle $[-F, +F]$, on obtient

$$X_2(f) = A\Lambda_F(f).$$

Le signal filtré $x_2(t)$ s'écrit donc

$$x_2(t) = TF^{-1}[X_2(f)] = AF \sin c^2(\pi Ft)$$

avec

$$\text{sinc}(x) = \frac{\sin x}{x}.$$

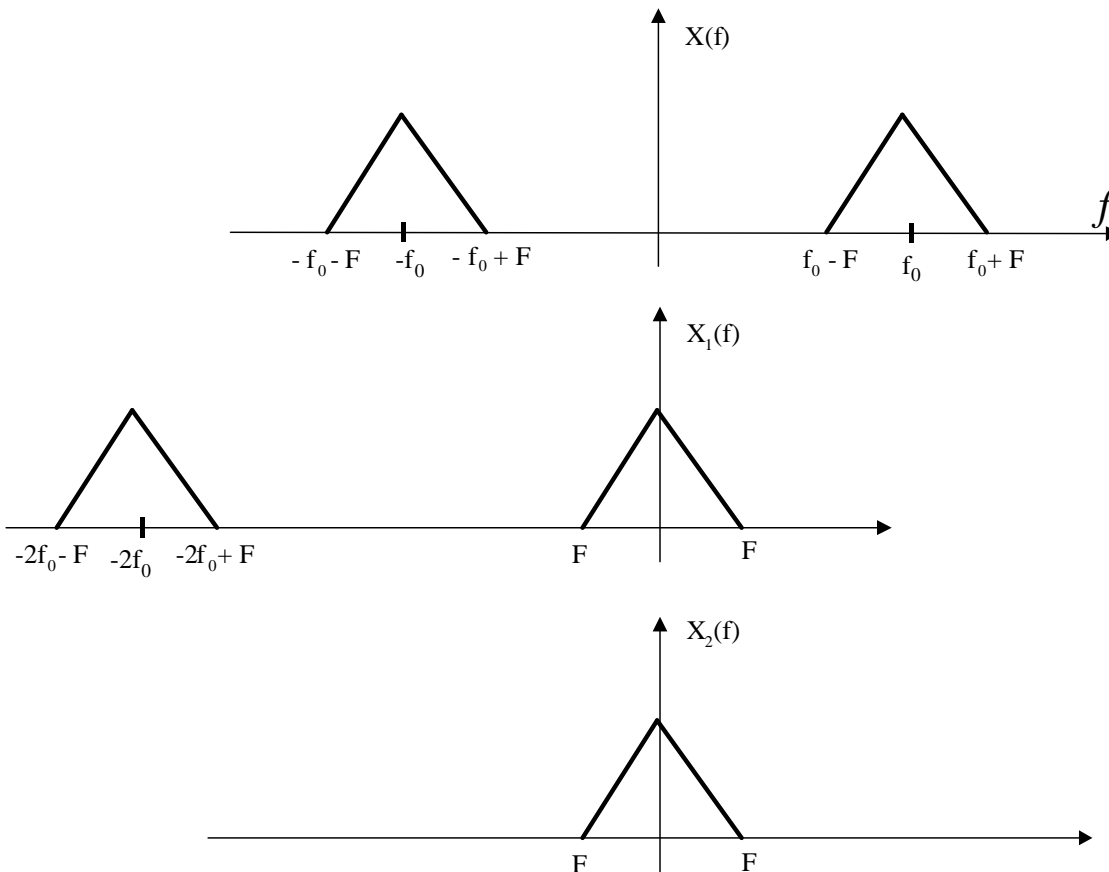
3) Si le support temporel de $x_2(t)$ est $[-A, A]$, celui de $x_3(t)$ est $[-A/M, A/M]$; De plus, l'allure temporelle des signaux $x_2(t)$ et $x_3(t)$ sont similaires. Le signal $x_3(t)$ est donc bien obtenu par compression du signal $x_2(t)$. La transformée de Fourier de $x_3(t)$ s'écrit

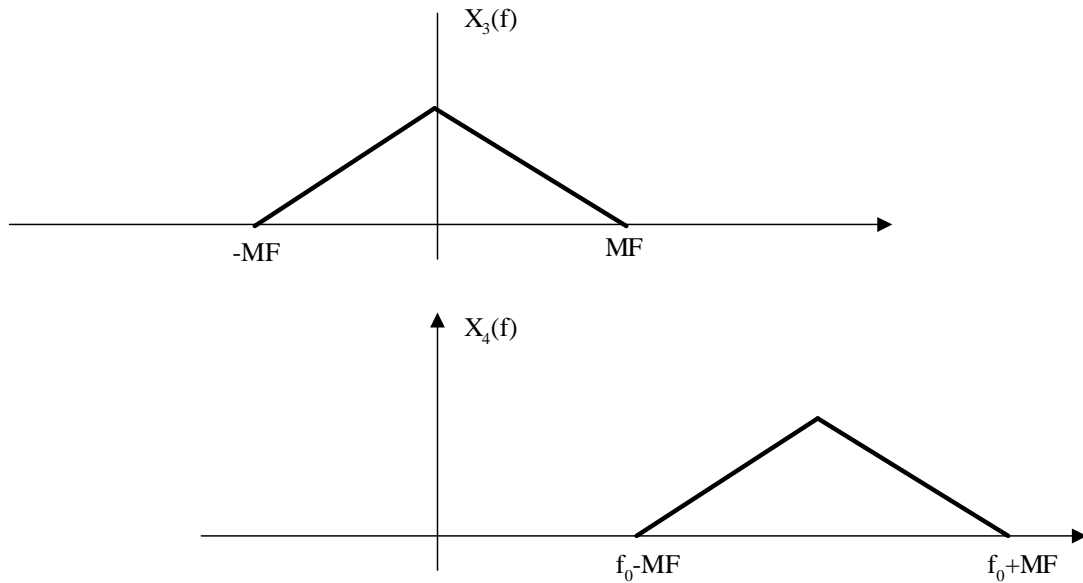
$$X_3(f) = \frac{1}{M} X_2\left(\frac{f}{M}\right) = \frac{A}{M} \Lambda_F\left(\frac{f}{M}\right).$$

4) La transformée de Fourier de $x_4(t)$ s'écrit

$$\begin{aligned} X_4(f) &= X_3(f) * \delta(f - f_0) \\ &= X_3(f - f_0) \\ &= \frac{A}{M} \Lambda_F\left(\frac{f - f_0}{M}\right). \end{aligned}$$

5) En observant le spectre de $x_4(t)$, on s'aperçoit que les opérations successives décrites dans les questions 1), 2), 3) et 4) ont étalé le spectre situé autour de la fréquence f_0 du signal d'origine, ce qui correspond à un zoom spectral. Les opérations indiquées sont illustrées sur les figures ci-dessous





Exercice 2 : Zoom spectral pour signaux aléatoires

Énoncé

On considère un signal aléatoire stationnaire $X(t)$ de moyenne nulle et de densité spectrale de puissance

$$s_X(f) = A [\Lambda_F(f - f_0) + \Lambda_F(f + f_0)]$$

avec

$$\Lambda_F(f) = \begin{cases} 1 - \frac{|f|}{F} & \text{si } |f| < F \\ 0 & \text{sinon} \end{cases}$$

avec $f_0 > F > 0$. Pour toutes les représentations graphiques demandées dans cet exercice, on prendra $f_0 = 5\text{kHz}$ et $F = 1\text{kHz}$.

- 1) Déterminer la fonction d'autocorrélation du signal $X(t)$.
- 2) On forme le signal

$$x_1(t) = x(t) \exp(-i2\pi f_0 t)$$

Déterminer la fonction d'autocorrélation (notée $R_1(\tau)$) et la densité spectrale de puissance (notée $s_1(f)$) du signal $x_1(t)$. Représenter graphiquement $s_1(f)$.

- 3) On filtre le signal $x_1(t)$ à l'aide d'un filtre passe-bas idéal de façon à ne conserver que la partie du spectre de $x_1(t)$ associée aux fréquences vérifiant $|f| < F$. Déterminer la fonction d'autocorrélation (notée $R_2(\tau)$) et la densité spectrale de puissance (notée $s_2(f)$) du signal résultant noté $x_2(t)$. Représenter graphiquement $s_2(f)$.

- 4) Le signal $x_2(t)$ est comprimé de manière à obtenir

$$x_3(t) = x_2(Mt) \text{ avec } M > 1.$$

Déterminer la fonction d'autocorrélation (notée $R_3(\tau)$) et la densité spectrale de puissance (notée $s_3(f)$) du signal $x_3(t)$. Représenter graphiquement $s_3(f)$.

- 5) Pour terminer, on module le signal $x_3(t)$ de manière à générer

$$x_4(t) = x_3(t) \exp[i2\pi f_0 t]$$

Déterminer la fonction d'autocorrélation (notée $R_4(\tau)$) et la densité spectrale de puissance (notée $s_4(f)$) du signal $x_4(t)$. Représenter graphiquement $s_4(f)$.

6) Expliquer pourquoi l'opération qui transforme le signal $x(t)$ en $x_4(t)$ peut être qualifiée de "zoom" spectral.

Réponses

1) La fonction d'autocorrélation du signal $X(t)$ est la transformée de Fourier inverse de $s_X(f)$, soit

$$\begin{aligned} R_X(\tau) &= ATF^{-1} [\Lambda_F(f - f_0) + \Lambda_F(f + f_0)] \\ &= ATF^{-1} [\Lambda_F(f)] \exp(2\pi f_0 \tau) + ATF^{-1} [\Lambda_F(f)] \exp(-2\pi f_0 \tau) \\ &= 2AF \sin^2[\pi F \tau] \cos(2\pi f_0 \tau). \end{aligned}$$

2) La fonction d'autocorrélation du signal $x_1(t)$ s'écrit

$$\begin{aligned} R_1(\tau) &= E [x_1(t)x_1^*(t - \tau)] \\ &= E [x(t) \exp(-i2\pi f_0 t) x^*(t - \tau) \exp(i2\pi f_0(t - \tau))] \\ &= \exp(-i2\pi f_0 \tau) E [x(t)x^*(t - \tau)] \\ &= \exp(-i2\pi f_0 \tau) R_X(\tau) \end{aligned}$$

d'où sa densité spectrale de puissance

$$\begin{aligned} s_1(f) &= TF [R_1(\tau)] \\ &= \delta(f + f_0) * s_X(f) \\ &= s_X(f + f_0) \\ &= A [\Lambda_F(f) + \Lambda_F(f + 2f_0)]. \end{aligned}$$

3) Si on filtre le signal $x_1(t)$ on obtient, en appliquant la relation de Wiener-Lee, un signal $x_2(t)$ de densité spectrale de puissance

$$s_2(f) = s_1(f) |H(f)|^2.$$

Avec le filtre proposé, on obtient

$$s_2(f) = A\Lambda_F(f)$$

d'où

$$R_2(\tau) = AF \sin^2(\pi F \tau).$$

4) La fonction d'autocorrélation du signal $x_3(t)$ s'écrit

$$\begin{aligned} R_3(\tau) &= E [x_3(t)x_3^*(t - \tau)] \\ &= E [x_2(Mt)x_2^*(Mt - M\tau)] \\ &= R_2(M\tau) \end{aligned}$$

d'où sa densité spectrale de puissance

$$\begin{aligned} s_3(f) &= TF [R_3(\tau)] \\ &= \frac{1}{M} s_2\left(\frac{f}{M}\right) \\ &= \frac{A}{M} \Lambda_F\left(\frac{f}{M}\right). \end{aligned}$$

5) Si on module le signal $x_3(t)$ comme demandé, on obtient

$$\begin{aligned} R_4(\tau) &= E[x_4(t)x_4^*(t-\tau)] \\ &= E[x_3(t)\exp(i2\pi f_0 t)x_3^*(t-\tau)\exp(-i2\pi f_0(t-\tau))] \\ &= \exp(i2\pi f_0 \tau) E[x_3(t)x_3^*(t-\tau)] \\ &= \exp(i2\pi f_0 \tau) R_3(\tau) \end{aligned}$$

d'où la densité spectrale de puissance

$$\begin{aligned} s_4(f) &= \delta(f-f_0) * s_3(f) \\ &= s_3(f-f_0) \\ &= \frac{A}{M} \Lambda_F\left(\frac{f-f_0}{M}\right). \end{aligned}$$

6) On obtient la même expression qu'à la question 5) de l'exercice précédent. On a donc effectué un zoom autour de la fréquence f_0 sur la densité spectrale de puissance du signal d'origine.

Exercice 3 : Shot Noise

Enoncé

On considère un processus de Poisson homogène de paramètre λ noté $\{t_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$ et le signal aléatoire $X(t)$ défini par

$$X(t) = \sum_i h(t-t_i) \text{ avec } h(t) = \Pi_T(t) = \begin{cases} 1 & \text{si } -\frac{T}{2} \leq t \leq \frac{T}{2} \\ 0 & \text{sinon} \end{cases}$$

On rappelle que la loi de Poisson de paramètre λ est définie par

$$P[Y = k] = \frac{\lambda^k}{k!} e^{-\lambda}, \quad k \in \mathbb{N} \text{ avec } E[Y] = \lambda.$$

- 1) Rappeler le rôle du paramètre λ dans un processus de Poisson.
- 2) Représenter graphiquement une réalisation du signal aléatoire $X(t)$.
- 3) On suppose que le signal

$$Z(t) = \sum_i \delta(t-t_i)$$

(où $\delta(\cdot)$ est la distribution de Dirac) est un signal aléatoire stationnaire de moyenne $E[Z(t)] = \lambda$ et de fonction d'autocorrélation $E[Z(t)Z(t-\tau)] = \lambda^2 + \lambda\delta(\tau)$.

- Déterminer la densité spectrale de puissance du signal $X(t)$ puis sa fonction d'autocorrélation.
- Déterminer la moyenne et la variance du signal $X(t)$.

4) Chaque impulsion $h(t-t_i)$ est maintenant affectée par une amplitude c_i supposée aléatoire de moyenne $E[c_i^2] = \mu_c$ et de variance $\text{var}[c_i] = E[c_i^2] - E^2[c_i] = \sigma_c^2$, ce qui conduit à définir le signal

$$X_c(t) = \sum_i c_i h(t-t_i).$$

On suppose que les amplitudes c_i et c_j (avec $i \neq j$) sont des variables aléatoires indépendantes. On suppose également que les amplitudes $\{c_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$ sont indépendantes des instants de Poisson $\{t_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$.

- Déterminer la moyenne du signal $X_c(t)$.
- Montrer que la variance du signal $X_c(t)$ est donnée par l'expression suivante

$$\text{var} [X_c(t)] = (\mu_c^2 + \sigma_c^2) \lambda T.$$

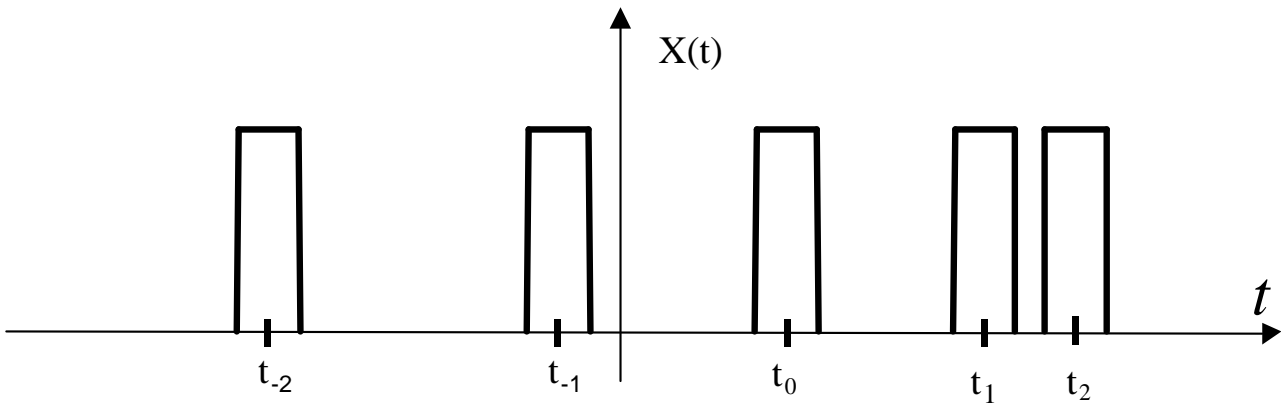
Correction

1) Une des propriétés d'un processus de Poisson est le fait que le nombre d'instants t_i situés dans un intervalle de largeur τ , par exemple $[t, t + \tau[$ noté $N(t, \tau)$ suit une loi de Poisson de paramètre $\lambda|\tau|$. Donc, pour un intervalle de largeur unité, c'est-à-dire tel que $|\tau| = 1$, on a

$$E [N(t, \tau)] = \lambda.$$

Le paramètre λ représente donc le moyen d'instants dans un intervalle de largeur unité.

2) Une réalisation du signal aléatoire $X(t)$ est représentée ci-dessous



3) Le signal $X(t)$ est clairement obtenu par filtrage linéaire de $Z(t)$ par un filtre de réponse impulsionnelle $h(t)$. En effet,

$$Z(t) * h(t) = \sum_i \delta(t - t_i) * h(t) = X(t)$$

- La densité spectrale de puissance du signal $X(t)$ peut donc s'obtenir à l'aide de la relation de Wiener-Lee

$$\begin{aligned} s_X(f) &= s_Z(f) |H(f)|^2 \\ &= TF [\lambda^2 + \lambda\delta(\tau)] T^2 \sin^2(\pi T f) \\ &= [\lambda^2\delta(f) + \lambda] T^2 \sin^2(\pi T f) \\ &= (\lambda^2 T^2) \delta(f) + \lambda T^2 \sin^2(\pi T f) \end{aligned}$$

On en déduit la fonction d'autocorrélation du signal $X(t)$

$$\begin{aligned} R_X(\tau) &= TF^{-1} [s_X(f)] \\ &= \lambda^2 T^2 + \lambda T \Lambda_T(\tau) \end{aligned}$$

- La moyenne du signal $X(t)$ se détermine comme suit

$$\begin{aligned}
 E[X(t)] &= E[Z(t) * h(t)] \\
 &= E\left[\int h(u)Z(t-u)du\right] \\
 &= \int h(u)E[Z(t-u)]du \\
 &= \lambda \int h(u)du = \lambda T
 \end{aligned}$$

La variance de $X(t)$ s'écrit

$$\begin{aligned}
 \text{var}[X(t)] &= E[X^2(t)] - E^2[X(t)] \\
 &= R_X(0) - \lambda^2 T^2 \\
 &= \lambda T.
 \end{aligned}$$

4)

- La moyenne du signal $X_c(t)$ s'écrit

$$E[X_c(t)] = \sum_i E[c_i h(t - t_i)].$$

En utilisant l'indépendance entre les amplitudes $\{c_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$ et les instants de Poisson $\{t_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$, on en déduit

$$\begin{aligned}
 E[X_c(t)] &= \sum_i E[c_i] E[h(t - t_i)] \\
 &= \sum_i \mu_c E[h(t - t_i)] \\
 &= \mu_c E\left[\sum_i h(t - t_i)\right] \\
 &= \mu_c E[X(t)] \\
 &= \lambda T \mu_c.
 \end{aligned}$$

- Le calcul de la variance du signal $X_c(t)$ est similaire à celui effectué pour la moyenne

$$\begin{aligned}
 E[X_c^2(t)] &= E\left[\sum_i c_i h(t - t_i) \sum_j c_j h(t - t_j)\right] \\
 &= \sum_{i,j} E[c_i c_j h(t - t_i) h(t - t_j)]
 \end{aligned}$$

en utilisant à nouveau l'indépendance entre les amplitudes $\{c_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$ et les instants de Poisson $\{t_i\}_{i \in \mathbb{Z}}$, on obtient

$$\begin{aligned}
E[X_c^2(t)] &= \sum_{i,j} E[c_i c_j] E[h(t-t_i)h(t-t_j)] \\
&= \sum_{i \neq j} \mu_c^2 E[h(t-t_i)h(t-t_j)] + \sum_{i=j} (\mu_c^2 + \sigma_c^2) E[h^2(t-t_i)] \\
&= \mu_c^2 E \left[\sum_i h(t-t_i) \sum_j h(t-t_j) \right] + \sigma_c^2 \sum_{i=j} E[h^2(t-t_i)] \\
&= \mu_c^2 E[X^2(t)] + \sigma_c^2 \sum_i E[h^2(t-t_i)]
\end{aligned}$$

En utilisant le fait que

$$h^2(t-t_i) = h(t-t_i)$$

on a

$$\begin{aligned}
E[X_c^2(t)] &= \mu_c^2 (\lambda T + \lambda^2 T^2) + \sigma_c^2 \sum_i E[h(t-t_i)] \\
&= \mu_c^2 (\lambda T + \lambda^2 T^2) + \sigma_c^2 E[X(t)] \\
&= \mu_c^2 (\lambda T + \lambda^2 T^2) + \lambda T \sigma_c^2
\end{aligned}$$

d'où

$$\begin{aligned}
\text{var}[X_c(t)] &= E[X_c^2(t)] - E^2[X_c(t)] \\
&= \lambda T (\mu_c^2 + \sigma_c^2)
\end{aligned}$$