

Corrections de l'examen de traitement du signal (signaux aléatoires)  
du mercredi 8 janvier 2014.

**Exercice 1 (3 points)**

On considère le signal  $x(t)$  défini par

$$x(t) = \begin{cases} A & \text{si } t \in [0, T] \\ -A & \text{si } t \in [-T, 0[ \\ 0 & \text{sinon} \end{cases}$$

où  $A$  et  $T$  sont des constantes positives. Le signal  $x(t)$  est-il à énergie finie ou à puissance finie ? Déterminer l'énergie, la puissance moyenne, la densité spectrale et la fonction d'autocorrélation du signal  $x(t)$ .

*Correction*

Il est clair que le signal  $x(t)$  est à énergie finie car

$$E = \int_{\mathbb{R}} x^2(t) dt = \int_{-T}^T A^2 dt = 2TA^2.$$

La puissance moyenne de  $x(t)$  est donc

$$P = \lim_{\Delta \rightarrow \infty} \frac{1}{\Delta} \int_{-\Delta}^{\Delta} x^2(t) dt = 0.$$

On peut remarquer que  $x(t)$  s'écrit

$$x(t) = A\Pi_T\left(t - \frac{T}{2}\right) - A\Pi_T\left(t + \frac{T}{2}\right)$$

Donc sa transformée de Fourier s'écrit

$$\begin{aligned} X(f) &= A \exp(j\pi fT) T \operatorname{sinc}(\pi fT) - A \exp(-j\pi fT) T \operatorname{sinc}(\pi fT) \\ &= 2jAT \operatorname{sinc}(\pi fT) \sin(\pi fT) \end{aligned}$$

et sa densité spectrale de puissance est

$$s_X(f) = |X(f)|^2 = 4A^2T^2 \operatorname{sinc}^2(\pi fT) \sin^2(\pi fT)$$

La fonction d'autocorrélation de  $x(t)$  est donc

$$\begin{aligned} R_x(\tau) &= (4A^2T) \operatorname{TF}^{-1} [T \operatorname{sinc}^2(\pi fT)] * \operatorname{TF}^{-1} [\sin^2(\pi fT)] \\ &= 4A^2T \Lambda_T(\tau) * \operatorname{TF}^{-1} \left[ \frac{1 - \cos(2\pi fT)}{2} \right] \\ &= 2A^2T \Lambda_T(\tau) * \left[ \delta(\tau) - \frac{1}{2}\delta(\tau - T) - \frac{1}{2}\delta(\tau + T) \right] \\ &= A^2T [2\Lambda_T(\tau) - \Lambda_T(\tau - T) - \Lambda_T(\tau + T)] \end{aligned}$$

**Exercice 2 (3 points)**

On considère le signal  $x(t)$  défini par

$$x(t) = A \cos(2\pi f_0 t) + B \cos(\pi f_0 t)$$

où  $A, B$  et  $f_0$  sont des constantes positives. Déterminer l'énergie, la puissance, la densité spectrale et la fonction d'autocorrélation de  $x(t)$ .

*Correction*

Il est clair que  $x(t)$  est un signal périodique de période  $2T_0$  car

$$\cos(\pi f_0 t) = \cos\left(2\pi \frac{f_0}{2} t\right).$$

Sa décomposition en série de Fourier est

$$x(t) = \frac{A}{2} \exp(j2\pi f_0 t) + \frac{A}{2} \exp(-j2\pi f_0 t) + \frac{B}{2} \exp(j\pi f_0 t) + \frac{B}{2} \exp(-j\pi f_0 t)$$

D'après le cours, on en déduit sa densité spectrale de puissance

$$s_x(f) = \frac{A^2}{4} \delta(f - f_0) + \frac{A^2}{4} \delta(f + f_0) + \frac{B^2}{4} \delta\left(f - \frac{f_0}{2}\right) + \frac{B^2}{4} \delta\left(f + \frac{f_0}{2}\right)$$

Sa fonction d'autocorrélation s'écrit alors

$$\begin{aligned} R_x(\tau) &= \frac{A^2}{4} \exp(j2\pi f_0 \tau) + \frac{A^2}{4} \exp(-j2\pi f_0 \tau) + \frac{B^2}{4} \exp(j\pi f_0 \tau) + \frac{B^2}{4} \exp(-j\pi f_0 \tau) \\ &= \frac{A^2}{2} \cos(2\pi f_0 \tau) + \frac{B^2}{2} \cos(\pi f_0 \tau) \end{aligned}$$

**Exercice 3 (3 points)**

On considère un bruit blanc  $X(t)$  de moyenne nulle et de densité spectrale  $s_X(f)$  et on construit le signal

$$Y(t) = AX(t) + BX(t - \theta)$$

où  $A, B$  et  $\theta$  sont des constantes positives. Montrer que le signal  $Y(t)$  est stationnaire et déterminer sa fonction d'autocorrélation et sa densité spectrale de puissance.

*Correction*

La moyenne de  $X(t)$  est

$$E[Y(t)] = AE[X(t)] + BE[X(t - \theta)] = 0$$

Sa fonction d'autocorrélation est

$$\begin{aligned} E[Y(t)Y(t - \tau)] &= E\{[AX(t) + BX(t - \theta)][AX(t - \tau) + BX(t - \tau - \theta)]\} \\ &= A^2 R_X(\tau) + ABR_X(\tau + \theta) + BAR_X(\tau - \theta) + B^2 R_X(\tau) \\ &= (A^2 + B^2) R_X(\tau) + AB [R_X(\tau + \theta) + R_X(\tau - \theta)] \end{aligned}$$

Le signal  $X(t)$  est donc stationnaire. Sa densité spectrale de puissance est

$$s_Y(f) = (A^2 + B^2) s_X(f) + ABs_X(f) [\exp(j2\pi f\theta) + \exp(-j2\pi f\theta)]$$

**Exercice 4 (3 points)**

On considère un signal aléatoire stationnaire  $X(t)$  de moyenne  $E[X(t)] = m$ , de fonction d'autocorrélation  $R_X(\tau)$  et de densité spectrale de puissance  $s_X(f)$ . On construit le signal

$$Y(t) = X(t) - AX(t - 1).$$

Montrer que  $Y(t)$  est la sortie d'un filtre linéaire invariant dans le temps (LIT) d'entrée  $X(t)$  et préciser la transmittance et la réponse impulsionnelle de ce filtre. En déduire que  $X(t)$  est la sortie d'un filtre LIT d'entrée  $Y(t)$  et préciser la transmittance de ce filtre. Quelle est la relation reliant les densités spectrales de  $X(t)$  et  $Y(t)$  ?

*Correction*

On a

$$Y(t) = X(t) - AX(t - 1) = X(t) * [\delta(t) - A\delta(t - 1)]$$

Le signal  $Y(t)$  peut donc être obtenu par filtrage linéaire invariant dans le temps (LIT) de  $X(t)$ . La réponse impulsionnelle de ce filtre est

$$h(t) = \delta(t) - A\delta(t - 1)$$

et donc sa transmittance s'écrit

$$H(f) = 1 - A \exp(-j2\pi f)$$

Le signal  $X(t)$  peut donc être obtenu par filtrage (inverse) de  $Y(t)$  avec un filtre de transmittance

$$K(f) = \frac{1}{H(f)} = \frac{1}{1 - A \exp(-j2\pi f)}$$

Les densités spectrales de  $X(t)$  et  $Y(t)$  sont reliées par la relation de Wiener-Lee

$$\begin{aligned} s_Y(f) &= s_X(f) |H(f)|^2 \\ &= s_X(f) [1 + A^2 - 2A \cos(2\pi f)] \end{aligned}$$

**Exercice 5 (3 points)**

On échantillonne le signal  $x(t) = \cos(2\pi f_0 t)$  avec  $f_0 = 5kHz$  à la fréquence d'échantillonnage  $F_e = 8kHz$ . Déterminer la densité spectrale du signal échantillonné  $x_e(t)$  et représenter la graphiquement pour  $|f| < 12kHz$ . Quel signal obtient-on si on filtre le signal  $x_e(t)$  à l'aide d'un filtre passe-bas idéal de fréquence de coupure  $F_c = 4kHz$  ? Même question si on filtre le signal  $x_e(t)$  à l'aide d'un filtre passe-bande idéal de bande passante  $[-6kHz, -4kHz] \cup [4kHz, 6kHz]$ .

*Correction*

Cet exercice a été traité en cours. La transformée de Fourier du signal  $X(t)$  est

$$X(f) = \frac{1}{2}\delta(f - f_0) + \frac{1}{2}\delta(f + f_0)$$

Le signal échantillonné

$$x_e(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x(t - kT_e) = x(t) * \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT_e)$$

Donc

$$X_e(f) = X(f) \left[ F_e \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f - kF_e) \right] = F_e \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(f - kF_e)$$

Le spectre d'ordre 0 est

$$\begin{aligned} X_0(f) &= F_e X(f) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f - f_0) + \frac{F_e}{2}\delta(f + f_0) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f - 5kHz) + \frac{F_e}{2}\delta(f + 5kHz) \end{aligned}$$

Le spectre d'ordre 1 est

$$\begin{aligned} X_1(f) &= F_e X(f - F_e) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f - f_0 - F_e) + \frac{F_e}{2}\delta(f + f_0 - F_e) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f - 13kHz) + \frac{F_e}{2}\delta(f - 3kHz) \end{aligned}$$

Le spectre d'ordre -1 est

$$\begin{aligned} X_{-1}(f) &= F_e X(f + F_e) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f - f_0 + F_e) + \frac{F_e}{2}\delta(f + f_0 + F_e) \\ &= \frac{F_e}{2}\delta(f + 3kHz) + \frac{F_e}{2}\delta(f + 13kHz) \end{aligned} \tag{1}$$

Si on filtre le signal  $x_e(t)$  à l'aide d'un filtre passe-bas idéal de fréquence de coupure  $F_c = 4kHz$ , on obtient donc une sinusoïde de fréquence  $f_r = 3kHz$ . Si on filtre le signal  $x_e(t)$  à l'aide d'un filtre passe-bande idéal de bande passante  $[-6kHz, -4kHz] \cup [4kHz, 6kHz]$ , on obtient une sinusoïde de fréquence  $f_r = 5kHz$ .

**Exercice 6 (3 points)**

On considère un signal aléatoire gaussien stationnaire  $X(t)$  de moyenne nulle, de puissance  $E[X^2(t)] = \sigma^2$  et de fonction d'autocorrélation  $R_X(\tau) = E[X(t)X(t-\tau)]$ . Déterminer la fonction d'autocorrélation du signal  $Y(t) = aX(t) + bX^2(t)$  (où  $a$  et  $b$  sont deux constantes) en fonction de  $R_X(\tau)$  et d'une constante additive notée  $C$ . Déterminer ensuite la constante  $C$ .

*Correction*

En utilisant le théorème de Price, on a

$$\begin{aligned} \frac{\partial R_Y(\tau)}{\partial R_X(\tau)} &= E \left[ \frac{\partial Y(t)}{\partial X(t)} \frac{\partial Y(t-\tau)}{\partial X(t-\tau)} \right] \\ &= E \{ [a + 2bX(t)] [a + 2bX(t-\tau)] \} \\ &= a^2 + 4b^2 R_X(\tau) \end{aligned}$$

On en déduit

$$R_Y(\tau) = a^2 R_X(\tau) + 2b^2 R_X^2(\tau) + C$$

Pour déterminer la constante  $C$ , il suffit comme d'habitude de faire  $\tau = 0$  dans la relation ci-dessus. On a alors

$$C = R_Y(0) - a^2 R_X(0) - 2b^2 R_X^2(0).$$

Mais

$$\begin{aligned} R_Y(0) &= E[Y^2(t)] \\ &= E[a^2 X^2(t) + 2abX^3(t) + b^2 X^4(t)] \\ &= a^2 \sigma^2 + b^2 (3\sigma^4). \end{aligned}$$

D'où

$$C = b^2 \sigma^4.$$

La fonction d'autocorrélation du signal  $X(t)$  est donc

$$R_Y(\tau) = a^2 R_X(\tau) + 2b^2 R_X^2(\tau) + b^2 \sigma^4.$$

**Exercice 7 (2 points)**

On considère un processus de Poisson de paramètre  $\lambda$ . Que représente le paramètre  $\lambda$  (justifier votre réponse) ? Déterminer la probabilité que le nombre d'instants appartenant à l'intervalle  $[-\tau, \tau[$  (avec  $\tau > 0$ ) soit égal à 1.

*Correction*

$\lambda$  est le nombre moyen d'instants dans un intervalle de largeur  $\tau = 1$  puisque

$$E[N(t, \tau)] = \lambda |\tau| \implies \lambda = E[N(t, \tau = 1)]$$

On sait que le nombre d'instants dans l'intervalle  $[t, t + \tau[$  noté  $N(t, \tau)$  suit une loi de Poisson de paramètre  $\lambda |\tau|$ . Le nombre d'instants appartenant à l'intervalle  $[-\tau, \tau[$  suit donc une loi de Poisson de paramètre  $2\lambda\tau$ , d'où

$$\begin{aligned} P[N(-\tau, 2\tau) = 1] &= \frac{(2\lambda\tau)^1}{1!} \exp(-2\lambda\tau) \\ &= (2\lambda\tau) \exp(-2\lambda\tau) \end{aligned}$$