

Exercice 1 : Estimation d'un temps de retard

1)

- La fonction d'intercorrélation entre les signaux à énergie finie $x_1(t)$ et $x_2(t)$ est définie par

$$\begin{aligned} R_{x_1x_2}(\tau) &= \int x_1(t)x_2^*(t-\tau)dt \\ &= A_1A_2 \int x(t-T_1)x^*(t-\tau-T_2)dt \\ &= A_1A_2R_x(\tau-T) \end{aligned}$$

Puisque la fonction d'autocorrélation $R_x(\tau)$ est maximale à l'origine $\tau = 0$, le maximum de $R_{x_1x_2}(\tau)$ est atteint en $\tau = T$. On en déduit

$$T = \arg \max_{\tau} R_{x_1x_2}(\tau)$$

Pour déterminer T , il suffit de chercher la valeur de τ qui maximise la fonction d'intercorrélation $R_{x_1x_2}(\tau)$.

- En utilisant l'égalité de Parseval, on obtient

$$\begin{aligned} R_{x_1x_2}(\tau) &= \int x_1(t)x_2^*(t-\tau)dt \\ &= \int X_1(f) [e^{-j2\pi f\tau} X_2(f)]^* df \\ &= \int X_1(f)X_2^*(f)e^{j2\pi f\tau} df \\ &= TF^{-1} [X_1(f)X_2^*(f)] \end{aligned}$$

Lorsque $x(t) = \Pi_a(t)$, on a

$$\begin{aligned} X_1(f) &= A_1e^{-j2\pi fT_1} X(f) = aA_1e^{-j2\pi fT_1} \frac{\sin(\pi af)}{\pi af} \\ X_2(f) &= A_2e^{-j2\pi fT_2} X(f) = aA_2e^{-j2\pi fT_2} \frac{\sin(\pi af)}{\pi af} \end{aligned}$$

d'où

$$\begin{aligned} R_{x_1x_2}(\tau) &= TF^{-1} [X_1(f)X_2^*(f)] \\ &= aA_1A_2TF^{-1} \left\{ e^{-j2\pi fT} a \left[\frac{\sin(\pi af)}{\pi af} \right]^2 \right\} \\ &= aA_1A_2\delta(\tau-T) * \Lambda_a(\tau) \\ &= aA_1A_2\Lambda_a(\tau-T) \end{aligned}$$

qui est bien une fonction maximale en $\tau = T$.

- On a

$$\begin{aligned}
G(\tau) &= TF^{-1} \left[\frac{X_1(f)X_2^*(f)}{|X_1(f)||X_2(f)|} \right] \\
&= TF^{-1} \left[\frac{A_1 e^{-j2\pi f T_1} X(f) A_2 e^{j2\pi f T_2} X^*(f)}{A_1 |X(f)| A_2 |X(f)|} \right] \\
&= TF^{-1} [e^{-j2\pi f T}] = \delta(\tau - T)
\end{aligned}$$

On voit donc que même en présence de bruit la fonction G devrait présenter un pic en $\tau = T$.

2) Pour un signal périodique de période T_0 , on a

$$\begin{aligned}
R_{x_1 x_2}(\tau) &= \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x_1(t) x_2^*(t - \tau) dt \\
&= A_1 A_2 \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x(t - T_1) x^*(t - \tau - T_2) dt \\
&= A_1 A_2 R_x(\tau - T)
\end{aligned}$$

La fonction d'intercorrélation est une fonction périodique de période T_0 comme $R_x(\tau)$ donc en recherchant les maxima de $R_{x_1 x_2}(\tau)$, on aura une estimation de T à un multiple de T_0 près. Dans le cas où $x(t) = \cos(2\pi f_0 t)$, on a vu en cours

$$R_x(\tau) = \frac{1}{2} \cos(2\pi f_0 \tau)$$

d'où

$$R_{x_1 x_2}(\tau) = \frac{A_1 A_2}{2} \cos[2\pi f_0 (\tau - T)]$$

On voit que dans ce cas que l'intercorrélation possède plusieurs maxima et minima aux points

$$\tau = T + kT_0, k \in \mathbb{Z} \text{ et } \tau = T + k\frac{T_0}{2}, k \in \mathbb{Z}$$

On pourra donc estimer T à un multiple de T_0 près.

3) Lorsque le signal source est un signal aléatoire stationnaire, on a

$$\begin{aligned}
R_{x_1 x_2}(\tau) &= E[x_1(t) x_2^*(t - \tau)] \\
&= A_1 A_2 E[x(t - T_1) x^*(t - \tau - T_2)] \\
&= A_1 A_2 R_x(\tau - T)
\end{aligned}$$

À nouveau, on peut estimer T en recherchant le maximum de $R_{x_1 x_2}(\tau)$. Par contre, on ne peut pas utiliser la fonction $G(\tau)$ car les transformées de Fourier $X_1(f)$ et $X_2(f)$ n'existent pas ($x_1(t)$ et $x_2(t)$ sont des signaux aléatoires stationnaires).

Exercice 2

1) En utilisant la relation $x(t) = i(t) + B(t)$, on a

$$\begin{aligned} E[x(t)x^*(t-\tau)] &= E[i(t)i^*(t-\tau)] + E[i(t)B^*(t-\tau)] + E[B(t)i^*(t-\tau)] + E[B(t)B^*(t-\tau)] \\ &= R_i(\tau) + E[i(t)B^*(t-\tau)] + E[B(t)i^*(t-\tau)] + R_B(\tau) \end{aligned}$$

Puisque les signaux $i(t)$ et $B(t)$ sont indépendants et de moyennes nulles, on en déduit

$$R_x(\tau) = R_i(\tau) + R_B(\tau)$$

et donc

$$s_x(f) = s_i(f) + s_B(f) \quad (1)$$

Les équations normales s'écrivent

$$E\{[i(t) - Y(t)]X^*(u)\} = 0, \quad \forall u \in \mathbb{R}$$

c'est-à-dire

$$E[i(t)X^*(u)] = E[Y(t)X^*(u)], \quad \forall u \in \mathbb{R} \quad (2)$$

En utilisant à nouveau l'indépendance entre $i(t)$ et $B(t)$, le terme de gauche de cette équation s'écrit

$$\begin{aligned} E[i(t)X^*(u)] &= E[i(t)i^*(u)] + E[i(t)B^*(u)] \\ &= R_i(t-u) + E[i(t)]E[B^*(u)] \\ &= R_i(t-u) \end{aligned}$$

Le terme de droite de (2) s'écrit

$$\begin{aligned} E[Y(t)X^*(u)] &= E\left\{\left[\int h(v)X(t-v)dv\right]X^*(u)\right\} \\ &= \int h(v)E[X(t-v)X^*(u)]dv \\ &= \int h(v)R_x(t-v-u)dv \end{aligned}$$

On en déduit

$$R_i(t-u) = \int h(x)R_x(t-u-x)dx, \quad \forall u \in \mathbb{R}$$

et puisque ce résultat est valable $\forall u \in \mathbb{R}$

$$\begin{aligned} R_i(\tau) &= \int h(x)R_x(\tau-x)dx, \quad \forall \tau \in \mathbb{R} \\ &= h(\tau) * R_x(\tau) \end{aligned}$$

En prenant la transformée de Fourier de cette équation, on obtient finalement

$$s_i(f) = H(f)s_x(f)$$

c'est-à-dire à partir de (1)

$$H(f) = \frac{s_i(f)}{s_i(f) + s_B(f)} \quad (3)$$

2) La transmittance associée à la réponse impulsionnelle

$$\pi_a(t) = \begin{cases} e^{-at}, & t > 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$$

est

$$\begin{aligned} \text{TF} [\pi_a(t)] &= \int_0^{\infty} e^{-at} e^{-j2\pi ft} dt \\ &= \left[\frac{e^{-(a+j2\pi ft)}}{-(a+j2\pi ft)} \right]_0^{\infty} \\ &= \frac{1}{a+j2\pi f} \end{aligned}$$

En utilisant la relation de Wiener-Lee et le fait que $i(t)$ est obtenu par le filtrage de $e(t)$ par un filtre de réponse impulsionnelle $\pi_a(t)$, on obtient

$$s_i(f) = \frac{s_e(f)}{a^2 + 4\pi^2 f^2} = \frac{1}{a^2 + 4\pi^2 f^2}$$

On en déduit

$$\begin{aligned} H(f) &= \frac{s_i(f)}{s_i(f) + s_B(f)} \\ &= \frac{\frac{1}{a^2 + 4\pi^2 f^2}}{\frac{1}{a^2 + 4\pi^2 f^2} + \sigma_b^2} \\ &= \frac{1}{1 + \sigma_b^2 (a^2 + 4\pi^2 f^2)} \end{aligned} \quad (4)$$

La réponse impulsionnelle du filtre de Wiener est la transformée de Fourier inverse de $H(f)$

$$\begin{aligned} h(t) &= \text{TF}^{-1} \left[\frac{1}{1 + a^2 \sigma_b^2 + 4\pi^2 \sigma_b^2 f^2} \right] \\ &= \frac{1}{\sigma_b^2} \text{TF}^{-1} \left[\frac{1}{\frac{1}{\sigma_b^2} + a^2 + 4\pi^2 f^2} \right] \end{aligned}$$

En posant

$$\omega^2 = \frac{1}{\sigma_b^2} + a^2$$

on obtient

$$\begin{aligned} h(t) &= \frac{1}{2\omega\sigma_b^2} \text{TF}^{-1} \left[\frac{2\omega}{\omega^2 + 4\pi^2 f^2} \right] \\ &= \frac{1}{2\omega\sigma_b^2} e^{-\omega|t|} \end{aligned}$$

3) Lorsque $\sigma_b^2 \rightarrow 0$, on observe d'après (4)

$$\lim_{\sigma_b^2 \rightarrow 0} H(f) = 1$$

d'où

$$h(t) = \delta(t)$$

Interprétation : dans le cas où $\sigma_b^2 \rightarrow 0$ il n'y a pas de bruit additif $B(t)$. Donc, on observe $X(t) = i(t) + B(t) = i(t)$ et on cherche le filtre qui permet de retrouver $i(t)$ à partir de $X(t) = i(t)$. Ce filtre est de réponse impulsionnelle $h(t) = \delta(t)$ car

$$i(t) * \delta(t) = i(t).$$

Exercice 3

1) On a très aisément

$$\begin{aligned} \text{var}(U) &= E[X^2(t)] = R_X(0) \\ \text{var}(V) &= E[X^2(t-\tau)] = R_X(0) \\ \text{cov}(U, V) &= E[X(t)X(t-\tau)] = R_X(\tau) \end{aligned}$$

donc la loi de (U, V) ne dépend que de $R_X(\tau)$ et de $R_X(0)$, donc

$$\begin{aligned} R_Y(\tau) &= E[Y(t)Y(t-\tau)] \\ &= E\{G[X(t)]G[X(t-\tau)]\} \\ &= \int \int E[G(u)G(v)]p(u, v)dudv \end{aligned}$$

Puisque la densité de (U, V) ne dépend que de $R_X(\tau)$ et de $R_X(0)$, il en est de même pour $R_Y(\tau)$.

2) Le théorème de Price s'écrit

$$\begin{aligned} \frac{\partial E[Y(t)Y(t-\tau)]}{\partial E[X(t)X(t-\tau)]} &= E\left[\frac{\partial Y(t)}{\partial X(t)}\frac{\partial Y(t-\tau)}{\partial X(t-\tau)}\right] \\ &= E\left\{\frac{1}{\sqrt{2\pi}}\exp\left[-\frac{X^2(t)}{2}\right]\frac{1}{\sqrt{2\pi}}\exp\left[-\frac{X^2(t-\tau)}{2}\right]\right\} \\ &= \frac{1}{2\pi}E\left\{\exp\left[-\frac{X^2(t)+X^2(t-\tau)}{2}\right]\right\} \end{aligned}$$

En utilisant le résultat donné dans l'énoncé, on obtient

$$\frac{\partial R_Y(\tau)}{\partial R_X(\tau)} = F[R_X(\tau)] = \frac{1}{2\pi} \frac{1}{\sqrt{(1-R_X(0))^2 - R_X^2(\tau)}}$$

d'où

$$R_Y(\tau) = \frac{1}{2\pi} \arcsin\left(\frac{R_X(\tau)}{|1-R_X(0)|}\right) + C.$$