

DEVOIR MAISON (Décembre 2010)

Soit $\{s(t)\}$ le processus aléatoire défini par :

$$\forall t \in \mathbb{R} \quad s(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} a_n h(t-nT) \quad (1)$$

où $\{a_n\}$ est une suite de symboles indépendants et identiquement distribués (i.i.d.) prenant leur valeur de manière équiprobable dans l'alphabet $\{-1,+1,-i,i\}$, où T est le temps symbole et où h est la fonction porte de support l'intervalle $[0, T]$. L'équation (1) représente le signal modulé en amplitude d'une QPSK. On suppose que le temps symbole T est un multiple de la période d'échantillonnage T_e , c'est-à-dire $T = LT_e$ où L est un entier naturel non nul. On rappelle que l'espérance mathématique d'une fonction *régulière* d'une variable aléatoire est donnée par :

$$E[g(X)] = \begin{cases} \sum_{n \in \mathbb{Z}} g(n)P(X = n) & \text{si } X \text{ est une variable aléatoire discrète} \\ \int_{\mathbb{R}} g(x)p_X(x)dx & \text{si } X \text{ est une variable aléatoire continue} \\ & \text{de densité de probabilité } p_X \end{cases} \quad (2)$$

Question 1

Calculer l'espérance mathématique et la covariance retardée de la suite $\{a_n\}$ définie par :

$$C_{1,a}^1[n, p] = E[a_n a_p^*] - E[a_n]E[a_p]^* \quad (3)$$

Question 2

Calculer l'espérance mathématique de la QPSK définie en (1), puis sa covariance retardée définie par :

$$C_{1,s}^1(t, \tau) = E[s(t)s(t-\tau)^*] - E[s(t)]E[s(t-\tau)]^* \quad (4)$$

Question 3

Le signal $\{s(t)\}$ ayant été préalablement échantillonné à la période T_e , autrement en ne considérant que les instants $t=kT_e$ où k est un entier naturel, le signal $\{s(t)\}$ est-il stationnaire au sens large à l'ordre 2 pour $L=1$? Même question pour $L>1$.

Question 4

On suppose à présent $L>1$. Calculer $E[s(t+T)]$ et $C_{1,s}^1(t+T, \tau)$. Que peut-on dire du signal $\{s(t)\}$?

Question 5

Soit f une fonction périodique de période P . On sait qu'elle peut alors être décomposée en série de Fourier, cad :

$$f(t) = \sum_{n \in \mathbb{Z}} \beta_n e^{i2\pi nt/P} \quad (5)$$

où les β_n désignent les coefficients de Fourier complexe de f . Récrire la transformée cyclique de f donnée par :

$$\tilde{f}(\alpha) = \text{TC}\{f(t)\} = \lim_{\Delta \rightarrow +\infty} \frac{1}{\Delta} \int_{-\Delta/2}^{\Delta/2} f(t) e^{-i2\pi\alpha t} dt \quad (6)$$

en injectant dans (6) l'équation (5). Puis, sortir le \sum hors de l'intégrale et de la limite. Faire ensuite le changement de variable $u=t/\Delta$. Calculer alors l'intégrale pour tout $\alpha \neq n/P$, sans se préoccuper pour l'instant ni du \sum ni de la limite. Faire apparaître un sinus cardinal (on rappelle que le sinus cardinal est défini par $\text{sinc}(y) = \sin(y)/y$ pour y non nul et 1 pour $y=0$). Que vaut la limite de $\text{sinc}(y)$ quand y tend vers $+\infty$? En déduire la limite de l'intégrale pour tout $\alpha \neq n/P$ quand Δ tend vers $+\infty$. En déduire la valeur de la transformée cyclique (6) de f pour tout $\alpha \neq n/P$.

Question 6

En notant :

$$\tilde{C}_{1,s}^1(\alpha, \tau) = \text{TC}\{C_{1,s}^1(t, \tau)\} \quad (7)$$

le spectre cyclique du signal $\{s(t)\}$, compléter la phrase suivante : « le spectre cyclique du signal $\{s(t)\}$ décrit par l'équation (1) présente des raies aux fréquences cycliques α multiples de ». On déduira le résultat du travail effectué à la question précédente. Toutefois on pourra s'aider de la figure 0 présentant le module du spectre cyclique d'une BPSK de temps symbole strictement plus grand que la période d'échantillonnage.

Question 7 (Application)

Soit un satellite recevant deux communications radio, de manière plus précises deux QPSK de temps symboles respectifs T_1 et T_2 strictement plus grand que la période d'échantillonnage, avec $T_1 \neq T_2$. Chaque capteur du satellite récupère, en fait sous l'hypothèse de sources bande étroite, une combinaison linéaire (superposition) des deux QPSK supposées être statistiquement indépendantes. Proposer en quelques lignes (3-4 lignes max) une méthode pour identifier T_1 et T_2 .

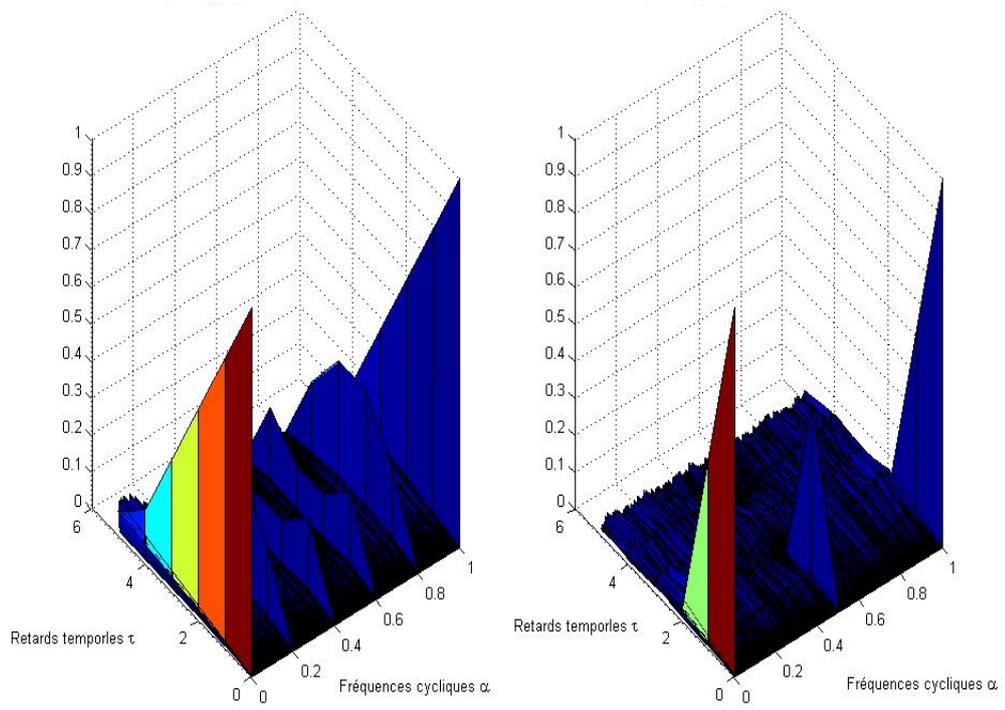


Figure 0 : spectres cycliques de 2 BPSK