

MODAP 4 : Filtre Adapté en Télécommunications

On considère la transmission de deux symboles

$$\begin{aligned} s_0(t) &= A & t \in [0, T] \\ s_1(t) &= -A & t \in [0, T] \end{aligned}$$

à travers un canal à bruit blanc additif Gaussien. Le signal reçu s'écrit donc

$$x(t) = s_i(t) + n(t) \quad i = 1, 2 \text{ et } t \in [0, T]$$

où $n(t)$ est un bruit blanc (de moyenne nulle) et de DSP $s_n(f) = \frac{N_0}{2}$. Les filtres adaptés à $s_0(t)$ et $s_1(t)$ étant les mêmes à une constante multiplicative près, on se propose de filtrer le signal reçu par un seul filtre adapté de réponse impulsionnelle $h(t)$ vérifiant $\int_{\mathbb{R}} h^2(u) du = 1$ et de prendre une décision à l'instant $t_0 = T$.

- 1) Déterminer la réponse impulsionnelle du filtre adapté $h(t)$.
- 2) Quelle est la sortie de ce filtre adapté lorsque l'entrée du filtre est $s_0(t)$? Même question lorsque l'entrée est $s_1(t)$. On notera $y_{s_i}(T)$ la sortie du filtre correspondant à $s_i(t)$.
- 3) Montrer que la sortie du filtre adapté lorsque l'entrée est $n(t)$ s'écrit :

$$y_n(T) = \frac{1}{\sqrt{T}} \int_0^T n(u) du$$

Déterminer la moyenne et la variance de $y_n(T)$.

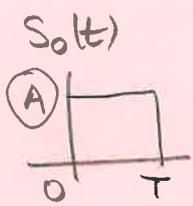
4) Dans l'hypothèse où $n(t)$ est un bruit blanc Gaussien, déterminer la loi de la sortie du filtre adapté à l'instant T , c'est-à-dire la loi de la variable aléatoire $r = y_{s_i}(T) + y_n(T)$ (on rappelle que le caractère Gaussien est conservé par filtrage linéaire).

5) En supposant que les symboles $s_0(t)$ et $s_1(t)$ ont pour probabilités a priori $P_0 = p$ et $P_1 = 1-p$, déterminer $P[s_0(t) \text{ émis} | r]$ et $P[s_1(t) \text{ émis} | r]$. En déduire une stratégie permettant de décider lequel des deux symboles $s_0(t)$ et $s_1(t)$ a été émis à partir de la sortie du filtre adapté r . Que donne cette stratégie lorsque $p = \frac{1}{2}$?

MODARU = Fictie Adapte

1

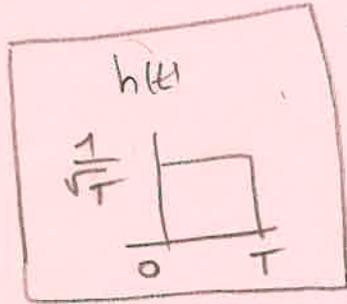
1) $h(t) = K s^*(T-t)$



$$\int_{-\infty}^{\infty} h^2(t) dt = 1$$

$$\int_0^T H^2 dt = 1 \Rightarrow H^2 T = 1$$

$$H = \frac{1}{\sqrt{T}}$$



2) $y_{s1}(t) = S_o(t) * h(t) = \int_{t-T}^t A h(T-u) du = A \int_0^T h(u) du = \boxed{A\sqrt{T}}$

$y_{s1}(T) = \boxed{-A\sqrt{T}}$

3) $y_n(T) = \int_0^T n(u) h(T-u) du = \frac{1}{\sqrt{T}} \int_0^T n(u) du$

$E[y_n(T)] = \frac{1}{\sqrt{T}} \int_0^T E[n(u)] du = 0$

$E[y_n^2(T)] = \frac{1}{T} \int_0^T \int_0^T R_n(u-v) du dv$

$\frac{N_0}{2} \delta(u-v)$

$= \frac{N_0}{2} \frac{1}{T} \int_0^T \left[\int_0^T \delta(u-v) du \right] dv = \boxed{\frac{N_0}{2}}$

4) si $S_o(t)$ enis $\Gamma \sim N(A\sqrt{T}, \frac{N_0}{2})$

si $S_i(t)$ enis $\Gamma \sim N(-A\sqrt{T}, \frac{N_0}{2})$

$$5) P_0 = P[S_0(t) \text{ émis}] = P$$

$$P_1 = P[S_1(t) \text{ émis}] = 1 - P$$

$$P(A|B) = \frac{P(B|A)P(A)}{P(B)} \quad \textcircled{2}$$

$$P[S_0(t) \text{ émis} | r] = \frac{P(r | S_0(t) \text{ émis})}{P(r)} \quad \textcircled{P}$$

$$P(A|B) = \frac{P(B|A)P(A)}{P(B)}$$

$$P[S_1(t) \text{ émis} | r] = \frac{P(r | S_1(t) \text{ émis})}{P(r)} \quad \textcircled{1-P}$$

on décide que $S_0(t)$ a été émis si $P[S_0(t) \text{ émis} | r] > \frac{P[S_1(t) | r]}{P[S_0(t) | r]}$

$$P \frac{1}{\sqrt{2\pi} N_0} \exp\left(-\frac{1}{2} \frac{(\Gamma - A\sqrt{T})^2}{N_0}\right) > \frac{1}{\sqrt{2\pi} N_0} \exp\left(-\frac{1}{2} \frac{(\Gamma + A\sqrt{T})^2}{N_0}\right) (1-P)$$

$$-\frac{1}{N_0} (\Gamma - A\sqrt{T})^2 + \ln P > -\frac{1}{N_0} (\Gamma + A\sqrt{T})^2 + \ln(1-P)$$

$$-\frac{1}{N_0} (\Gamma^2 + A^2 T - 2\Gamma A\sqrt{T}) + \frac{1}{N_0} (\Gamma^2 + A^2 T + 2\Gamma A\sqrt{T}) > \ln\left(\frac{1-P}{P}\right)$$

$$\frac{1}{N_0} 4\Gamma A\sqrt{T} > \ln\left(\frac{1-P}{P}\right)$$

$$\boxed{\Gamma > \frac{N_0}{4A\sqrt{T}} \ln\left(\frac{1-P}{P}\right)}$$

$P = \frac{1}{2}$ $\frac{1-P}{P} = \frac{1/2}{1/2} = 1$ donc on décide que $S_0(t)$ émis si $\boxed{\Gamma > 0}$

Remarque: prendre l'instant de décision $t_0 = T$ assure un filtre adapté causal, ce qui n'est pas le cas pour $t_0 < T$!!