

Chapitre 5 : Codage en ligne et modulations numériques (partie 1)

Cours Techniques de transmission

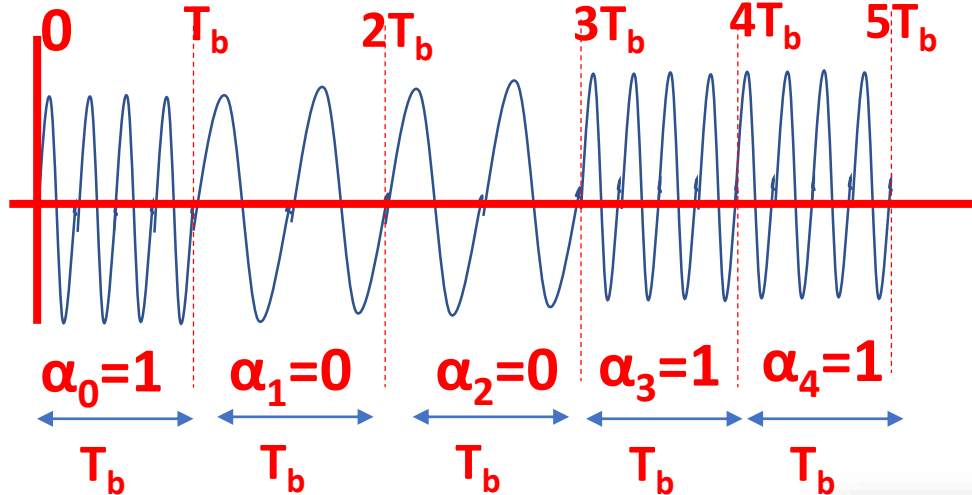
GL2-INSAT

Responsable du module : Rim Amara Boujemâa

(1/10) Qu'est-ce que le codage en ligne ?



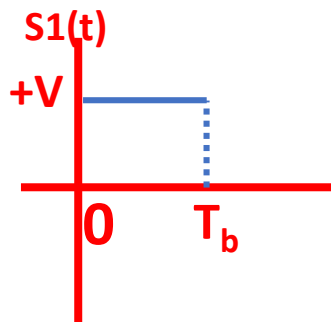
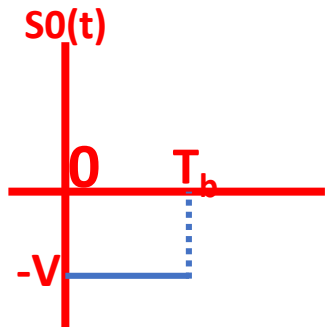
- On désigne par α_k : l'élément binaire à transmettre pendant $[kT_b, (k+1)T_b[$



Les α_k sont supposés indépendants et identiquement distribués (i.i.d)

Le codage en ligne consiste à associer, à chaque élément binaire α_k un signal $S_i(t)$ de durée T_b choisi parmi un ensemble de 2 signaux

La mise en forme $S_i(t)$ est de support $[0, T_b[$ (donc nulle en dehors)



Souvent les $S_i(t)$ sont associées à la même forme d'onde rectangulaire $h(t)$

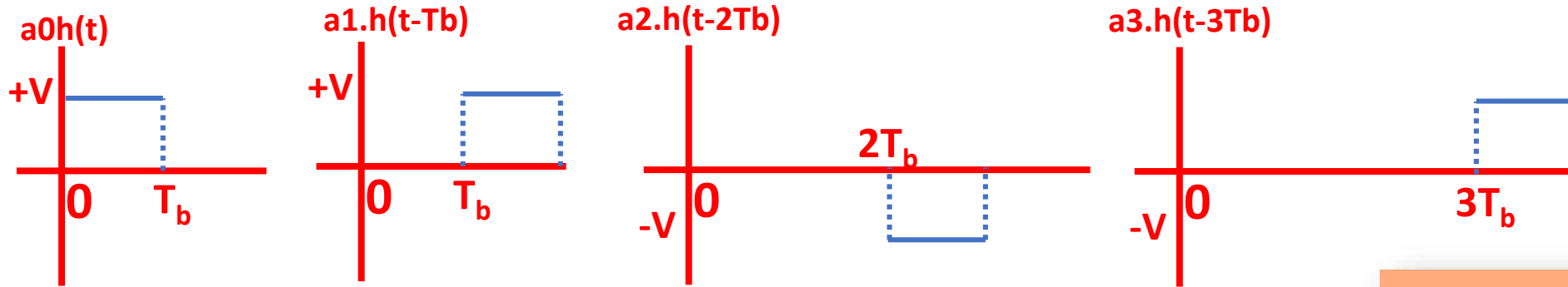
$$S_i(t) = A_i h(t) \text{ pour } i = 0 \text{ ou } 1$$

dans ce cas, la signal de sortie du codeur en ligne s'écrit $e(t) = \sum_k a_k h(t - kT_b)$ avec

$$a_k = A_0 \text{ si } \alpha_k = 0$$

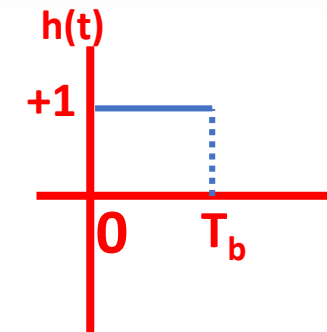
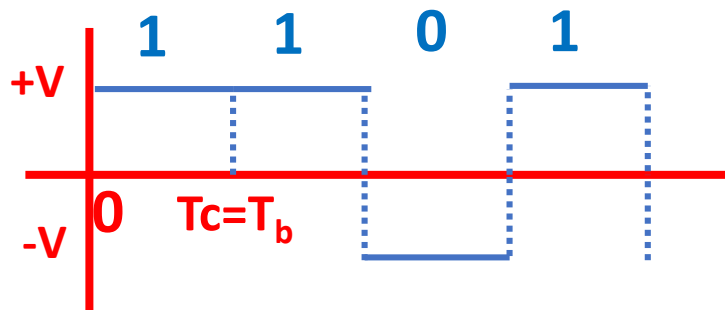
$$a_k = A_1 \text{ si } \alpha_k = 1$$

(2/10) Exemple



$$a_k = -V \text{ si } \alpha_k = 0$$
$$a_k = +V \text{ si } \alpha_k = 1$$

$$e(t) = a_0 h(t) + a_1 h(t-T_b) + a_2 h(t-2T_b) + a_3 h(t-3T_b)$$



(3/10) Transmission M-aire



Souvent les $S_i(t)$ sont associées à la même forme d'onde rectangulaire $h(t)$

$$S_i(t) = A_i h(t) \text{ pour } i = 0 \text{ ou } 1$$

dans ce cas, la signal de sortie du codeur en ligne s'écrit $e(t) = \sum_k a_k h(t - kT_b)$

$$a_k = A_0 \text{ si } \alpha_k = 0$$

$$a_k = A_1 \text{ si } \alpha_k = 1$$

on peut procéder par une transmission M -aire en associant une forme d'onde $S_i(t) = A_i h(t)$ à un n -uplet de bits de durée donc $T_s = nT_b$. Le n -uplet de bits est appelé mot ou encore symbole de durée T_s , il peut prendre $M = 2^n$ valeurs possibles identifiables par M possibilités de formes d'onde $S_i(t)$. Dans ce cas, si on examine le débit des symboles qui correspond au nombre de symboles transmis pendant 1 sec

en baud ou sym/s

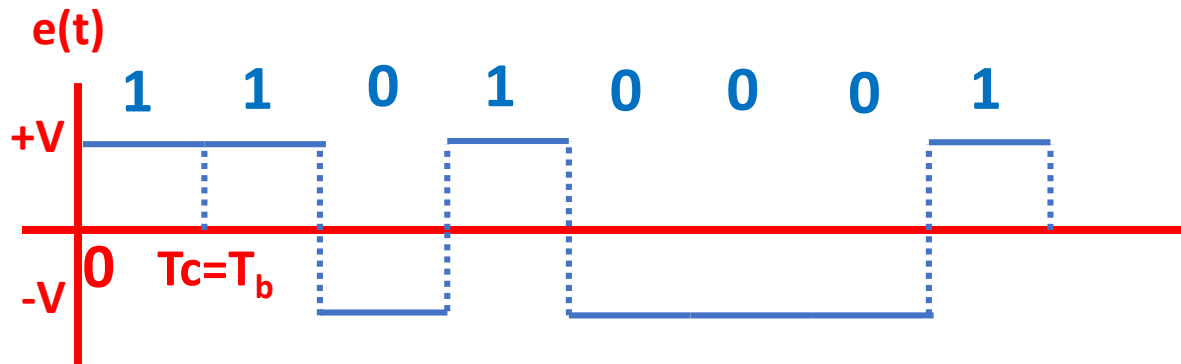
$$D_s = \frac{1}{T_s} = \frac{1}{nT_b} = \frac{D_b}{\log_2(M)} \quad \longrightarrow \quad D_b = D_s \log_2(M)$$

$$e(t) = \sum_k a_k h(t - kT_s)$$

(4/10) Exemple de transmission M-aire



TX binaire

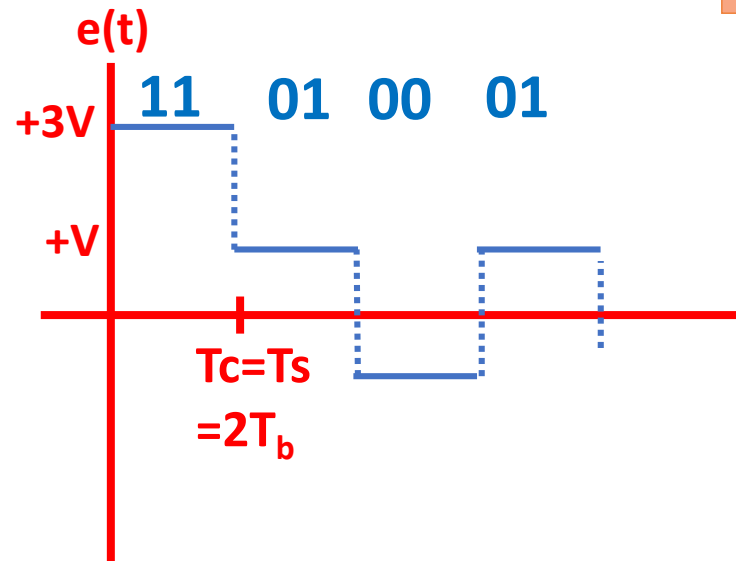


On veut transmettre la suite binaire 11010001, on dispose d'un codeur en ligne qui peut commander des changements d'état de l'amplitude du signal chaque T_c secondes (T_c fournie par le constructeur)

Loi de codage

$\alpha_k \alpha_{k+1}$	a_k
11	$+3V$
01	$+V$
00	$-V$
10	$-3V$

TX 4-aire

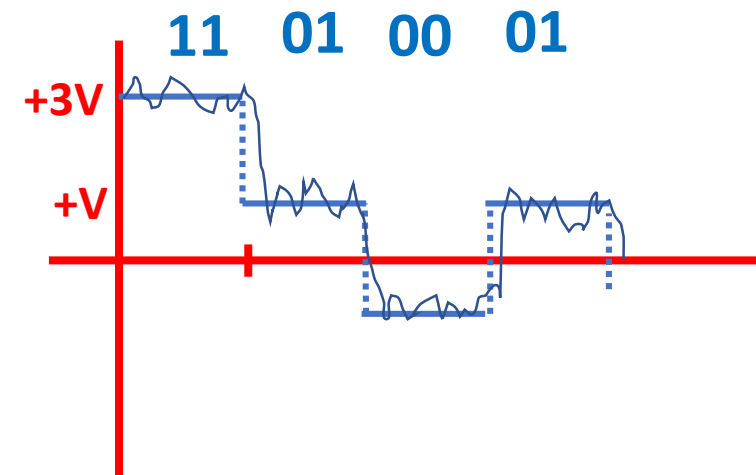
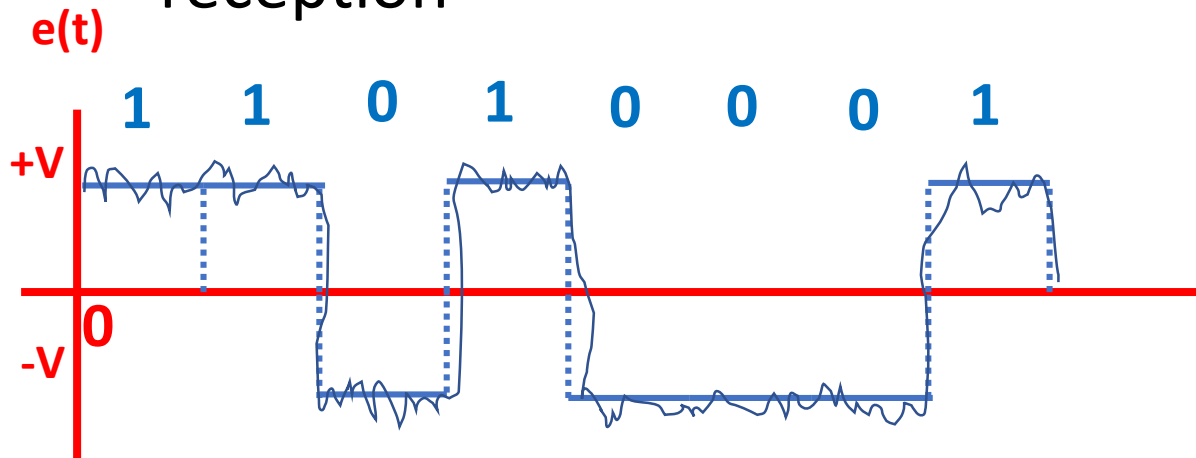


Débit binaire + grand pour la transmission 4-aire

(5/10) Exemple de transmission M-aire



- Procéder par une transmission M-aire est un moyen d'augmenter le débit de transmission binaire (car $D_b = D_s \log_2(M)$)
- Seulement, \nearrow M a une limite car en augmentant la taille de l'alphabet de modulation, on risque d' \nearrow le taux d'erreurs à la réception



(6/10) Sortie du codeur en ligne



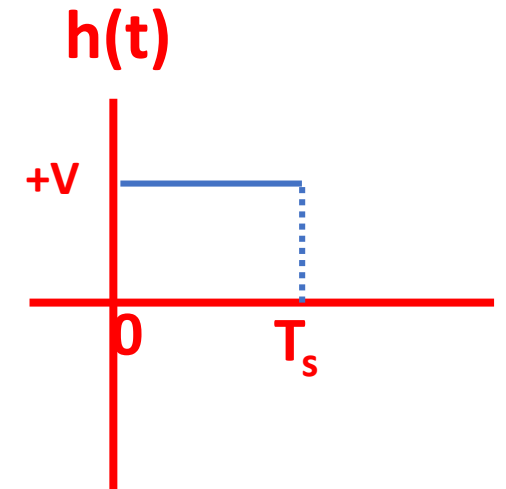
Dans la suite, la sortie d'un codeur en ligne pour une transmission M-aire s'écrit

$$e(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} a_k h(t - kT_s)$$

T_s : durée d'un symbole

$a_k \in \{A_0, A_1, \dots, A_{M-1}\}$: alphabet de modulation

$h(t) = r_{T_s}(t - \frac{T_s}{2})$: mise en forme



Question : cette sortie du codeur en ligne représente le signal à émettre avec notre chaîne de TX numérique, soit notre nouveau modulant.

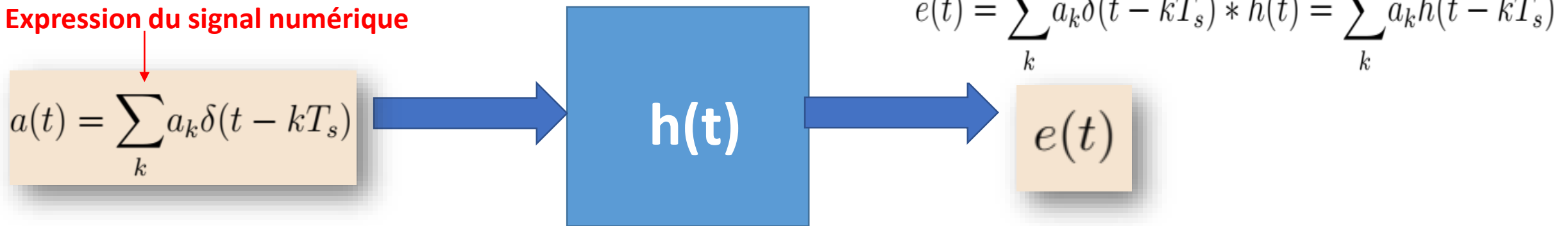
Quel est son spectre de puissance ?

(7/10) Spectre de puissance ou dsp de $e(t)$



- $e(t)$ dépend de la **distribution des symboles** et de la forme d'onde **$h(t)$** .
- $e(t)$ peut être assimilé à la sortie d'un filtre de RI $h(t)$

Expression du signal numérique



- donc la dsp (densité spectrale de puissance) de $e(t)$

$$S_e(f) = S_a(f) \cdot |H(f)|^2$$

(8/10) dsp du signal numérique a(t)



$$S_{aa}(f) = \frac{\sigma_a^2}{T_s} + \frac{2\sigma_a^2}{T_s} \sum_{k=1}^{+\infty} \Gamma'_a(k) \cos(2\pi f k T_s) + \frac{m_a^2}{T_s^2} \sum_{-\infty}^{+\infty} \delta(f - \frac{k}{T_s})$$

$m_a = E\{a_k\}$: moyenne statistique des symboles

$\sigma_a^2 = E\{|a_k|^2\} - |m_a|^2$: variance des symboles

$\Gamma'_a(k) = \frac{E\{(a_n - m_a)(a_{n-k} - m_a)^*\}}{\sigma_a}$: coefficient de corrélation normalisée

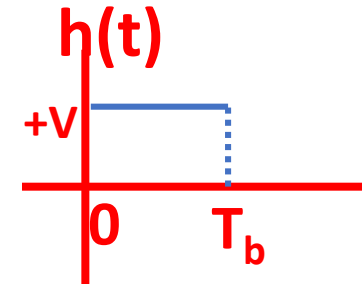
les symboles a_k sont supposés i.i.d $\Rightarrow \Gamma'_a(k) = 0 \quad \forall \quad k \neq 0$

(9/10) dsp du signal numérique de $e(t)$, code NRZ binaire



- Symboles i.i.d avec

$$\begin{aligned} a_k &= 1 \quad \text{si } \alpha_k = 1 \\ a_k &= -1 \quad \text{si } \alpha_k = 0 \end{aligned}$$



$$\begin{aligned} p(a_k = \pm 1) &= \frac{1}{2} \quad \Rightarrow \quad \left. \begin{aligned} E\{a_k\} &= +1 \times \frac{1}{2} + (-1) \times \frac{1}{2} = 0 \\ \sigma_a^2 &= (1)^2 \times \frac{1}{2} + (-1)^2 \times \frac{1}{2} = 1 \end{aligned} \right\} \end{aligned}$$



$$S_a(f) = \frac{1}{T_b}$$

- or $H(f) = VT_b e^{-j\pi f T_b} \text{sinc}(fT_b)$

$$S_e(f) = \frac{1}{T_b} \times V^2 T_b^2 \text{sinc}^2(fT_b) = V^2 T_b \text{sinc}^2(fT_b)$$

