

## Signaux et Systèmes

# **Chapitre 6 Applications aux communications**

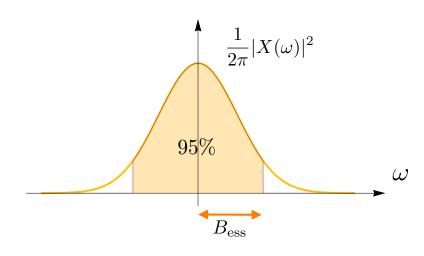
#### **TABLE DES MATIERES**

- 6.1 Modulations d'amplitude
- 6.2 Modulations d'angle
- 6.3 Modulations de type impulsionnel

## Rappel: Largeur de bande essentielle

#### Relation de Parseval

$$E_{\text{Tot}} = \int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} |X(\omega)|^2 d\omega$$



#### Largeur de bande essentielle

Cas d'un signal réel, passe-bas:

$$B_{\text{ess}} = B$$
 t.q.  $\frac{1}{2\pi} \int_{-B}^{B} |X(\omega)|^2 d\omega = \alpha \cdot E_{\text{Tot}}$ 

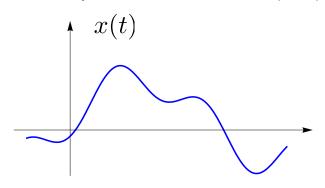
Typiquement:  $\alpha=95\%$ 

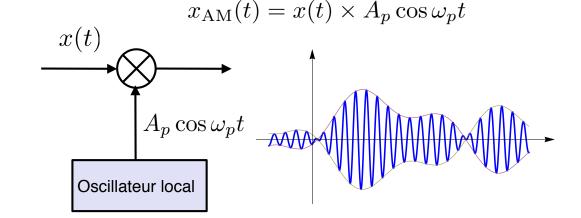
#### **6.1 MODULATION D'AMPLITUDE**

- Modulations d'amplitude (AM)
- Modulation d'amplitude avec porteuse
- Modulation d'amplitude avec bande latérale unique
- Multiplexage fréquentiel

# Modulation d'amplitude (AM)

Amplitude Modulation (AM)





Signal à bande limitée

$$x(t)$$
 tel que  $|X(\omega)| = 0$ ,  $\forall |\omega| > B$ 

Exemple: signal musical  $B=20~\mathrm{kHz}$ 

Porteuse sinusoïdale

$$p(t) = A_p \cos \omega_p t \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad \pi A_p \left( \delta(\omega + \omega_p) + \delta(\omega - \omega_p) \right)$$

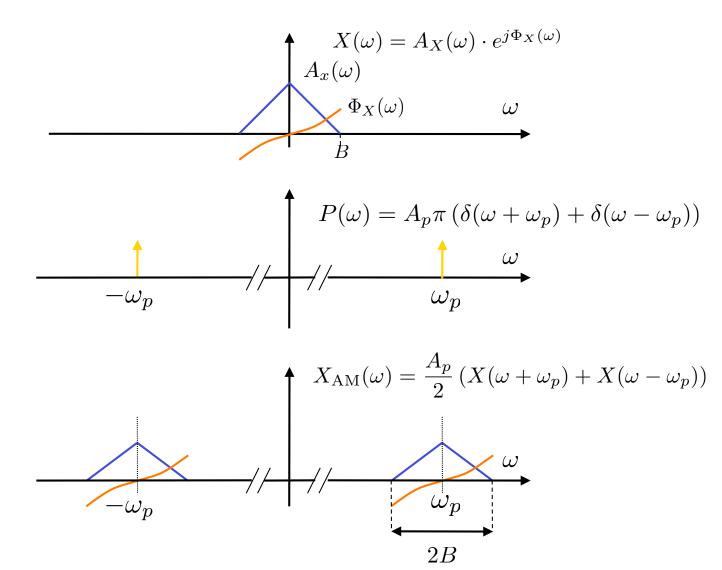
Pulsation de la porteuse:  $\omega_p = 2\pi f_p \gg B$  (typ.  $f_p = 550 - 1600$  kHz Radio AM)

Modulation d'amplitude

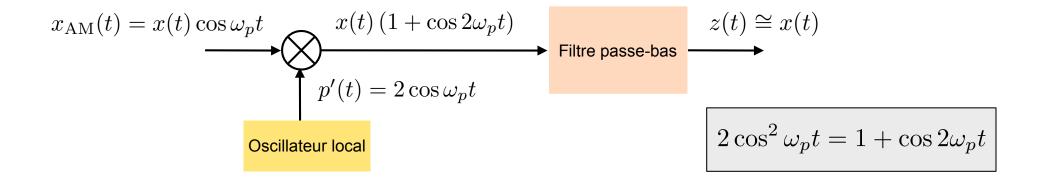
$$x_{\mathrm{AM}}(t) = x(t) \cdot p(t) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad \frac{1}{2\pi} \left( X * P \right) (\omega) = \frac{A_p}{2} \left( X(\omega + \omega_p) + X(\omega - \omega_p) \right)$$

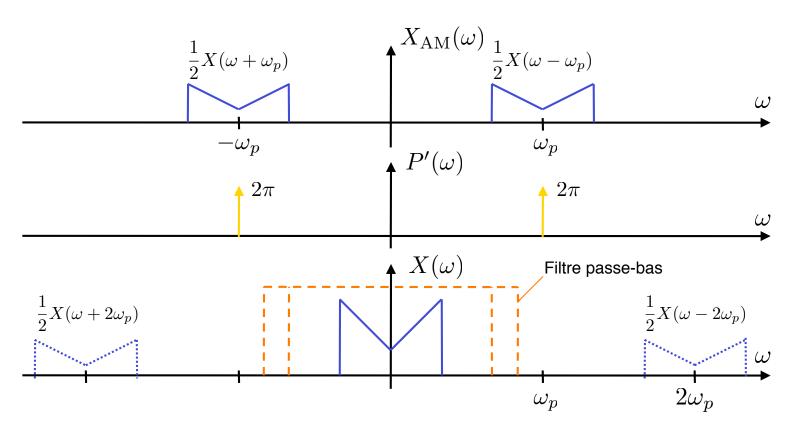
#### Modulation AM: interprétation fréquentielle

$$x_{\rm AM}(t) = x(t)A_p\cos\omega_p t = x(t)\cdot p(t) \quad \longleftrightarrow \quad \frac{1}{2\pi}\left(X*P\right)(\omega)$$

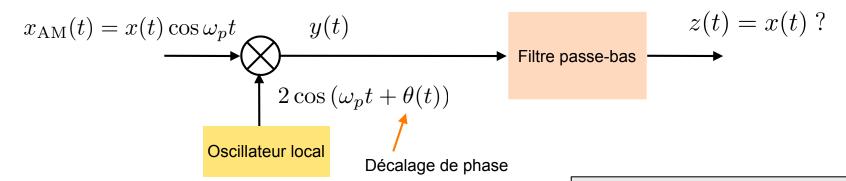


#### **Démodulation AM synchrone**





## Démodulation synchrone: limitation



$$2\cos a \cdot \cos b = \cos(a-b) + \cos(a+b)$$

$$y(t) = \cos\left(\theta(t)\right) \cdot x(t) + \cos\left(2\omega_p t + \theta(t)\right) \cdot x(t)$$
 Facteur d'atténuation / battement

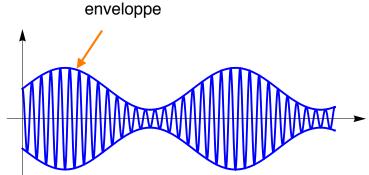
#### Modulation d'amplitude avec porteuse

$$s(t) = A \left[1 + \lambda x(t)\right] \cos \omega_p t$$

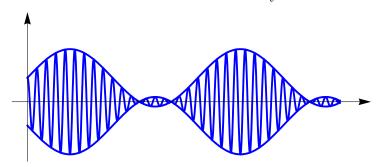
$$1 \qquad A \cos \omega_p t$$
enve

Modulation d'un signal auxiliaire positif

$$x(t) \rightarrow [1 + \lambda x(t)] > 0, \quad \forall t \quad \Leftrightarrow \quad |\lambda x(t)| < 1$$



Cas de la surmodulation:  $\max_{t} |\lambda x(t)| > 1$ 

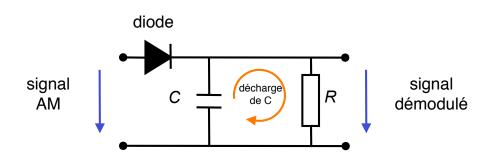


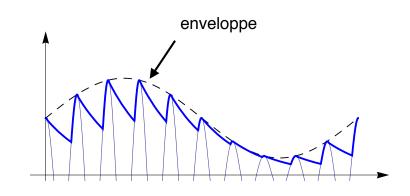
■ Signal modulé

$$s(t) = [1 + \lambda x(t)] A_p \cos \omega_p t$$

$$\longleftrightarrow S(\omega) = \pi A_p \left( \delta(\omega + \omega_p) + \delta(\omega - \omega_p) \right) + \frac{\lambda A_p}{2} \left( X(\omega + \omega_p) + X(\omega - \omega_p) \right)$$

#### Demodulation AM: détecteur d'enveloppe





Téléphonie et transmission point-à-points : sans porteuse (BLU)

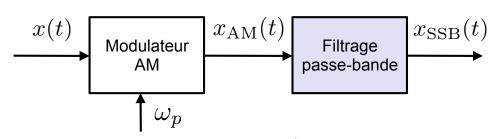
- +minimisation de la puissance transmise
- -récepteur plus complexe

constante de temps RC trop grande Démodulation AM : avec ou sans porteuse ? Radiodiffusion classique : AM avec porteuse +simplification du récepteur (grand public) -émetteur de grande puissance

6-10 Unser / Signaux et systèmes

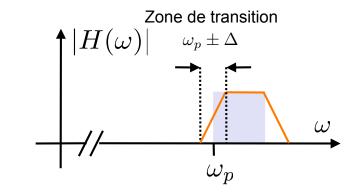
# Modulation à bande latérale unique (BLU)

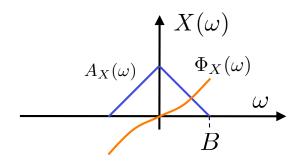
#### Single Side Band Modulation (SSB)



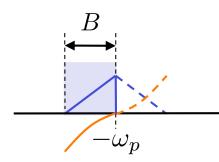
$$|X(\omega)| = 0, \ \forall |\omega| \notin [\Delta, B]$$

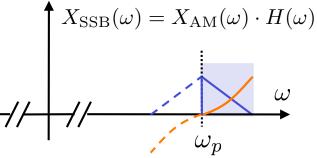
$$H(\omega) = \begin{cases} 1, & \omega_p + \Delta \leqslant \omega \leqslant \omega_p + B \\ 0, & \omega < \omega_p - \Delta \end{cases}$$





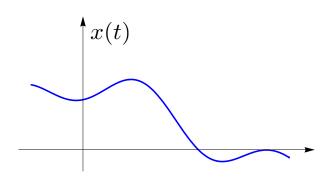


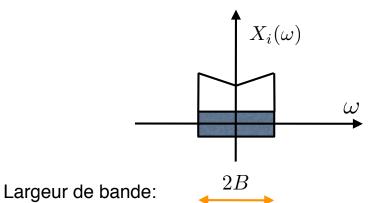


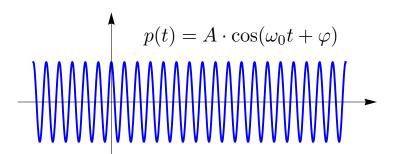


- Application
  - $\blacksquare$  Téléphonie classique avec  $B=4 \mathrm{KHz}$  et  $\Delta=100 \mathrm{Hz}$
- Variation sur un thème
  - Bande latérale supérieure
  - Bande latérale inférieure
  - Bande latérale résiduelle

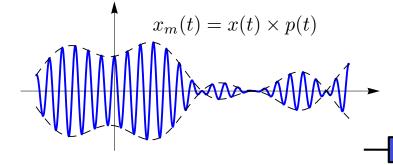
## Multiplexage fréquentiel



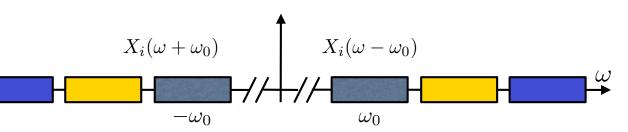




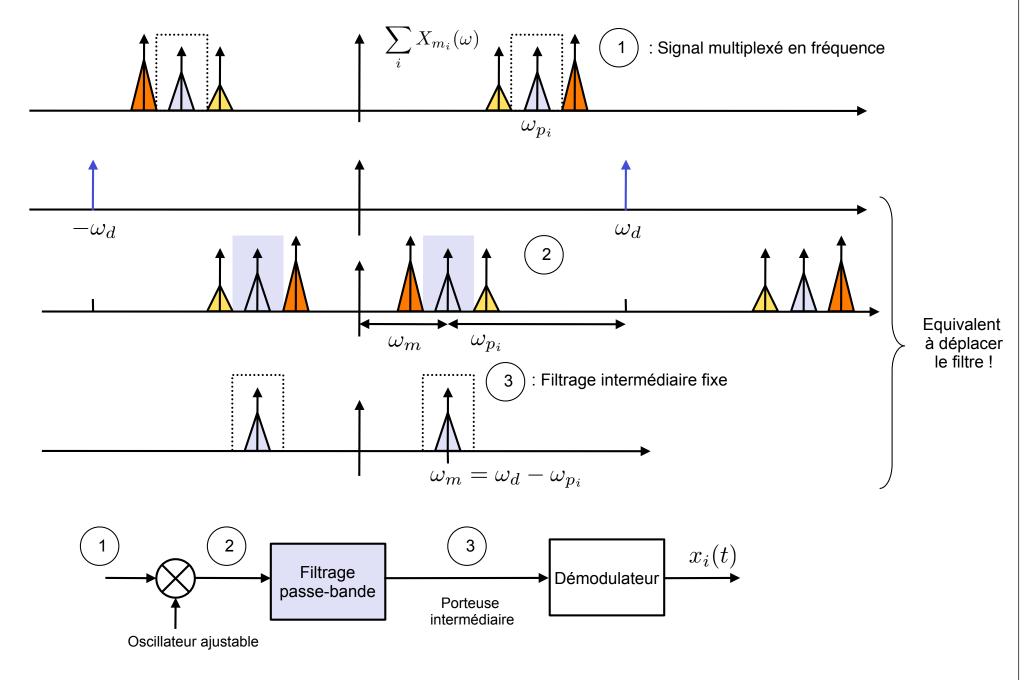




Multiplex dans l'espace des fréquences



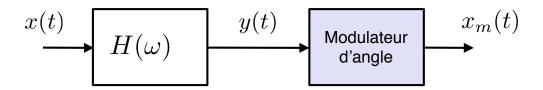
## Démodulation hétérodyne



#### **6.2 MODULATIONS D'ANGLE**

- Modulations d'angle
- Concept de fréquence instantanée
- Equivalence FM/PM
- Largeur de bande FM
- Modulation d'angle: considérations pratiques

## Modulations d'angle



#### Modulation d'angle généralisée

$$x_m(t)=A_p\cos\theta(t)$$
 avec  $\theta(t)=\omega_p t+\lambda_p y(t)$  et  $y(t)=(h*x)(t)$   $\theta(t)$ : phase instantanée  $\omega_p=2\pi f_p$ : pulsation de la porteuse  $\lambda_p$ : facteur de sensibilité de phase  $h(t)$ : filtre invertible

#### Cas particuliers

- Modulation de phase («Phase Modulation» PM):  $h(t) = \delta(t)$
- lacktriangle Modulation de fréquence («Frequency Modulation» FM) h(t)=u(t)

$$y(t) = \int_{-\infty}^{t} x(\tau) \, \mathrm{d}\tau$$

Broadcast FM (radio FM): modulation FM avec filtre de préaccentuation

## Concept de fréquence instantanée

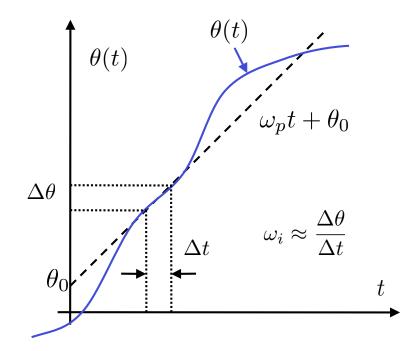
Signal modulé:  $x_m(t) = A_p \cos \theta(t)$ 

Phase instantanée:  $\theta(t) = \omega_p t + \lambda_p (h * x) (t)$ 

Fréquence (ou pulsation) instantanée

$$\omega_i(t) = \frac{\mathrm{d}\theta(t)}{\mathrm{d}t} = \dot{\theta}(t)$$

Cas général:  $\omega_i(t) = \omega_p + \lambda_p \left(\dot{h} * x\right)(t)$ 



Modulation de phase (PM)

$$\theta_{\rm PM}(t) = \omega_p t + \lambda_p x(t), \quad \omega_i(t) = \omega_p + \lambda_p \dot{x}(t)$$

Excursion maximale de fréquence:  $\max_t |\lambda_p \dot{x}(t)| = \lambda_p \dot{x}_{\max}$  [rad/s]

Modulation de fréquence (FM)

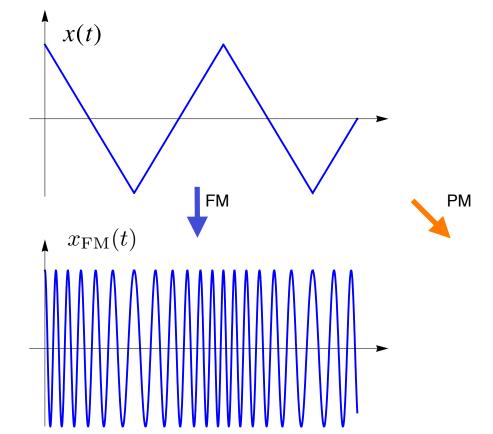
$$\theta_{\rm FM}(t) = \omega_p t + \lambda_p \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau, \quad \omega_i(t) = \omega_p + \lambda_p x(t)$$

Excursion maximale de fréquence:  $\max_{t} |\lambda_p x(t)| = \lambda_p x_{\max}$  [rad/s]

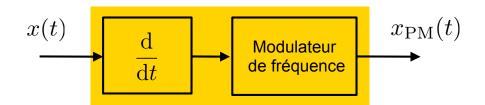
## **Equivalence FM / PM**

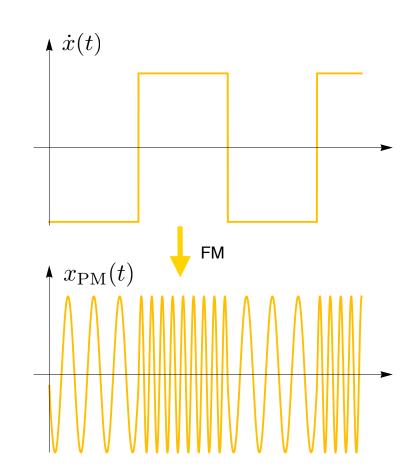
#### Modulateur de fréquence

# $x(t) \longrightarrow \int \longrightarrow \text{Modulateur} x_{\text{FM}}(t)$



#### Modulateur de phase





6-17

## Largeur de bande FM

Le calcul du spectre d'un signal FM ou PM est très compliqué. De plus, sa largeur de bande théorique est généralement infinie. Heureusement, il existe une règle simple pour déterminer la *largeur de bande essentielle* centrée autour de  $\omega_p$ .

Largeur de bande essentielle = excursion fréquentielle totale  $+2\times$  largeur de bande du signal

Largeur de bande FM: 
$$B_{\mathrm{FM}} = 2\left(\frac{\lambda_p x_{\mathrm{max}}}{2\pi}\right) + B_{\mathrm{AM}}$$
 en Hz

Largeur de bande PM: 
$$B_{\mathrm{PM}} = 2\left(\frac{\lambda_p \dot{x}_{\mathrm{max}}}{2\pi}\right) + B_{\mathrm{AM}}$$
 en Hz

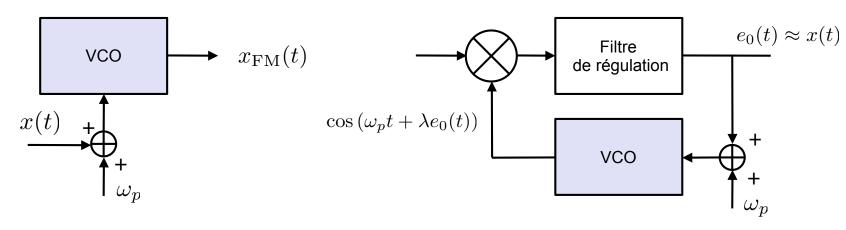
Justification: analyse du cas extrême  $\lambda_p \to 0$  (excursion fréquentielle négligeable)

$$\begin{split} x_m(t) &= A_p \cos \left(\omega_p t + \lambda_p y(t)\right) \\ &= A_p \cos(\omega_p t) \cos \left(\lambda_p y(t)\right) - A_p \sin(\omega_p t) \sin \left(\lambda_p y(t)\right) \\ &\simeq A_p \cos(\omega_p t) - A_p \lambda_p y(t) \sin(\omega_p t), \quad \lambda_p \to 0 \\ &\Rightarrow \quad B \approx B_{\rm AM} \end{split} \tag{similaire au cas AM!}$$

#### Modulation d'angle: considérations pratiques

Modulateur FM: Voltage Controlled Oscillator

Démodulateur FM: Phase-Locked Loop (PLL)



#### Inconvénients

- Plus grande largeur de bande que AM
- Complexité du modulateur (circuit de puissance)

#### Avantages

- Meilleure résistance au bruit que AM
- Peu sensible aux distorsions et non-linéarités (écrétage)
- Compensation facile des variations d'amplitude (fading)
- Peu sensible aux effets d'interférences entre canaux
- Puissance de transmission réduite à qualité égale avec AM

#### Applications

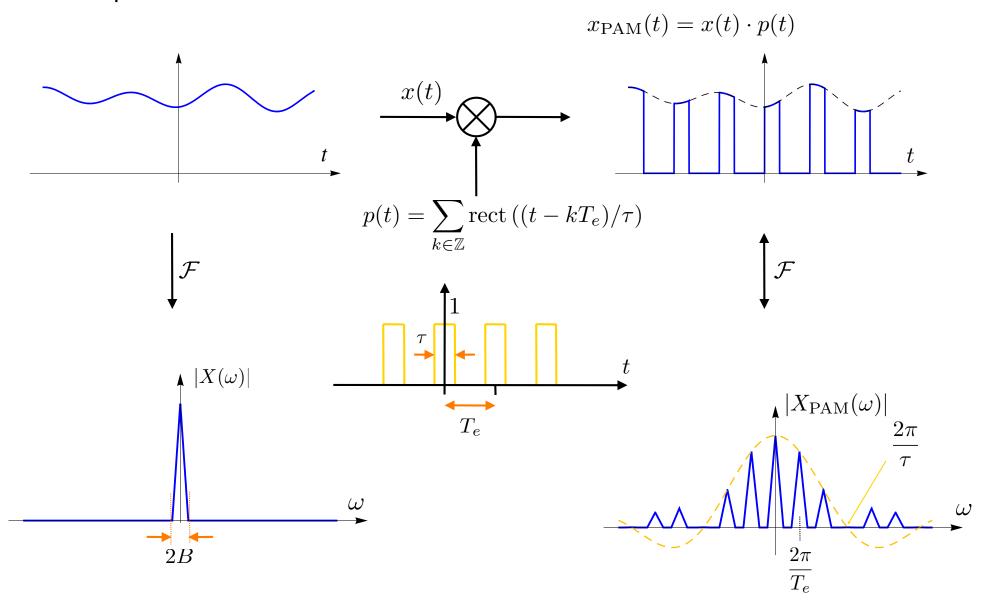
- $\blacksquare$  Radio FM:  $f_p = 87.5 108$  MHz, largeur de canal 300 kHz
- Transmission de données numériques: Frequency-Shift Keying, Phase-Shift Keying

#### 6.3 MODULATIONS DE TYPE IMPULSIONNEL

- Modulation impulsionnelle d'amplitude (PAM)
- SH-PAM: échantillonnage et maintien
- Modulations impulsionnelles: reconstruction
- Multiplexage temporel
- Modulation PCM (pulse-coded modulation)

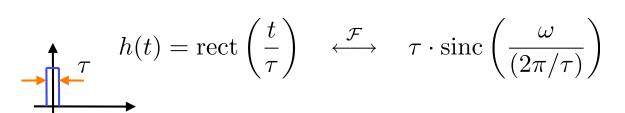
## Modulation impulsionnelle d'amplitude (PAM)

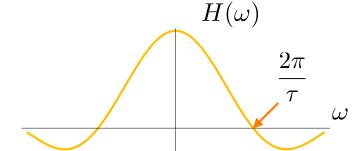
Pulse Amplitude Modulation: PAM



6-21

## Modulation PAM: analyse fréquentielle

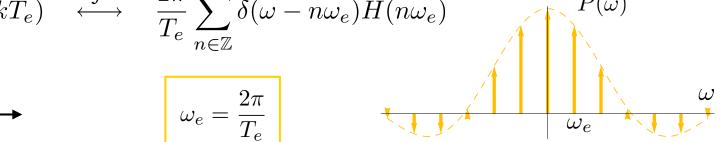




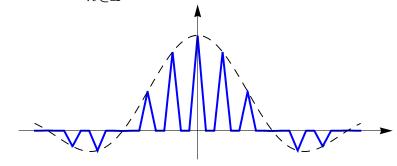
$$p(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(t - kT_e)$$

$$p(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} h(t - kT_e) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad \frac{2\pi}{T_e} \sum_{n \in \mathbb{Z}} \delta(\omega - n\omega_e) H(n\omega_e)$$

$$\omega_e = \frac{2\pi}{T_e}$$



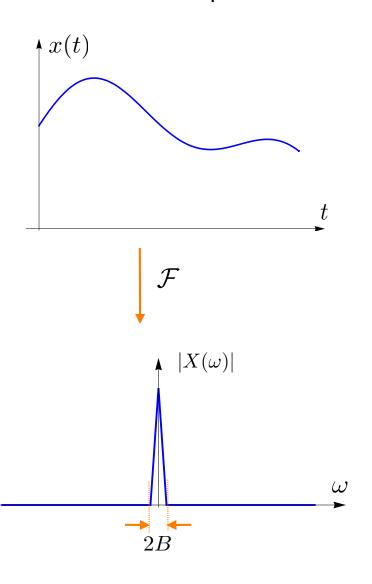
$$x_{\mathrm{PAM}}(t) = p(t) \cdot x(t) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad X_{\mathrm{PAM}}(\omega) = \frac{1}{2\pi} \left( P * X \right) (\omega) = \frac{1}{T_e} \sum_{n \in \mathbb{Z}} H(n\omega_e) X(\omega - n\omega_e)$$

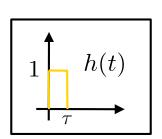


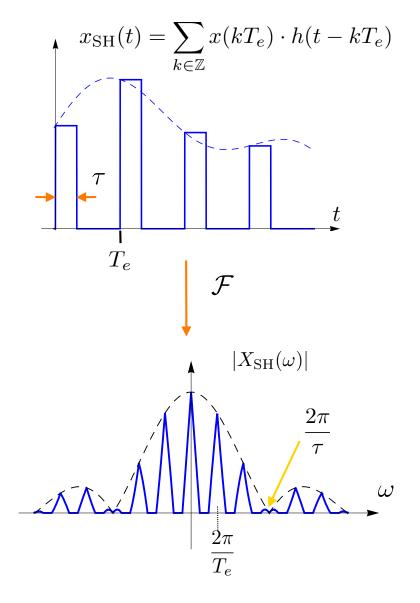
6-22 Unser / Signaux et systèmes

## SH-PAM: échantillonnage et maintien

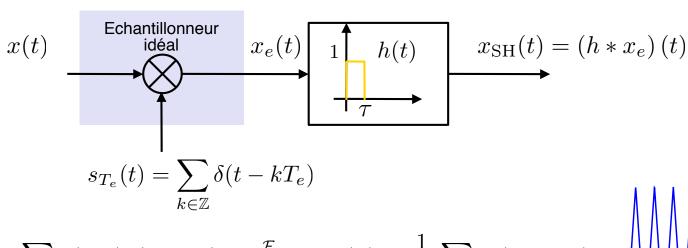
SH-PAM: "Sampled-and-Hold Pulse Amplitude Modulation"





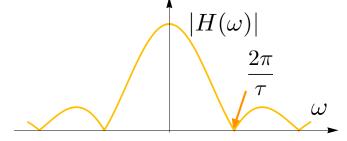


## Sample-and-hold : analyse fréquentielle



$$x_e(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e)\delta(t - kT_e) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad X_e(\omega) = \frac{1}{T_e} \sum_{n \in \mathbb{Z}} X(\omega - n\omega_e)$$

$$h(t) = \operatorname{rect}\left(\frac{t - \tau/2}{\tau}\right) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad \tau \cdot \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{(2\pi/\tau)}\right) e^{-j\omega\tau/2}$$



$$x_{\rm SH}(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e)h(t - kT_e) \quad \stackrel{\mathcal{F}}{\longleftrightarrow} \quad H(\omega) \cdot X_e(\omega) = \frac{1}{T_e} \sum_{n \in \mathbb{Z}} H(\omega)X(\omega - n\omega_e)$$

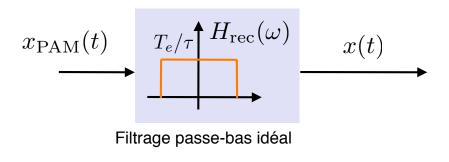
$$|X_{\rm SH}(\omega)|$$

#### Modulations impusionnelles: reconstruction

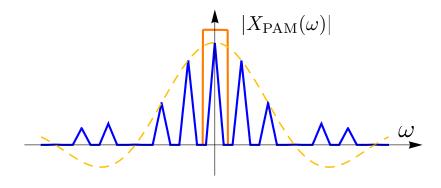
Condition de reconstruction

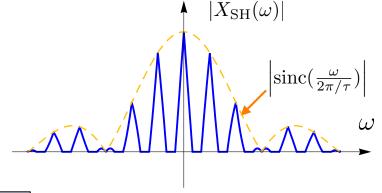
$$\omega_e > 2B$$
 (pas de recouvrement spectral)

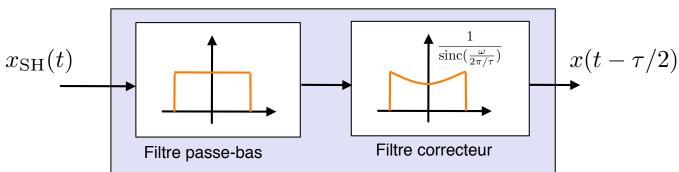
Reconstruction pour PAM



Reconstruction pour SH-PAM

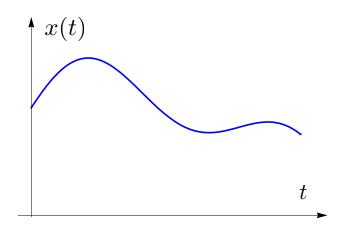






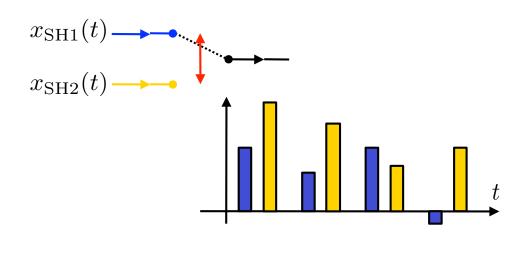
Filtre de reconstruction équivalent

#### Multiplexage temporel

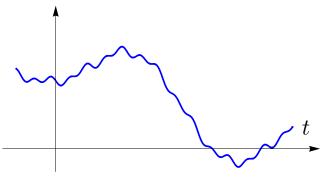


$$x_{\rm SH}(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} x(kT_e) \cdot h(t - kT_e)$$

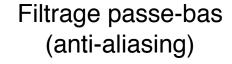
#### Multiplexage temporel

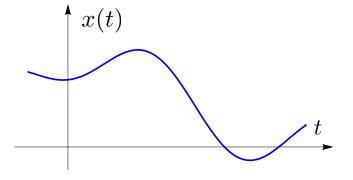


# Modulation PCM (pulse-coded modulation)



Echantillonnage

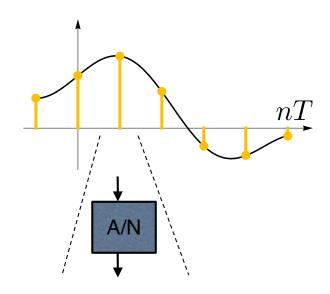


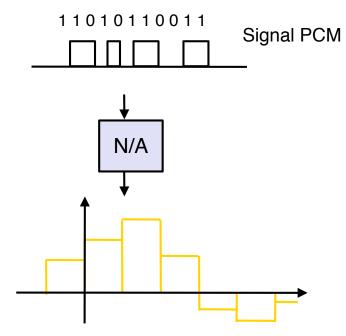


Numérisation



Interpolation d'ordre zéro  $= {\rm sample\text{-}and\text{-}hold\ avec}\ \tau = T_e$ 





6-27