



UNIVERSITÉ
DE LORRAINE



POLYTECH[®]
NANCY

Transformée de Fourier à temps discret

Hugues GARNIER

hugues.garnier@univ-lorraine.fr

Sommaire

I. Quelques rappels *ou vérification des pré-requis*

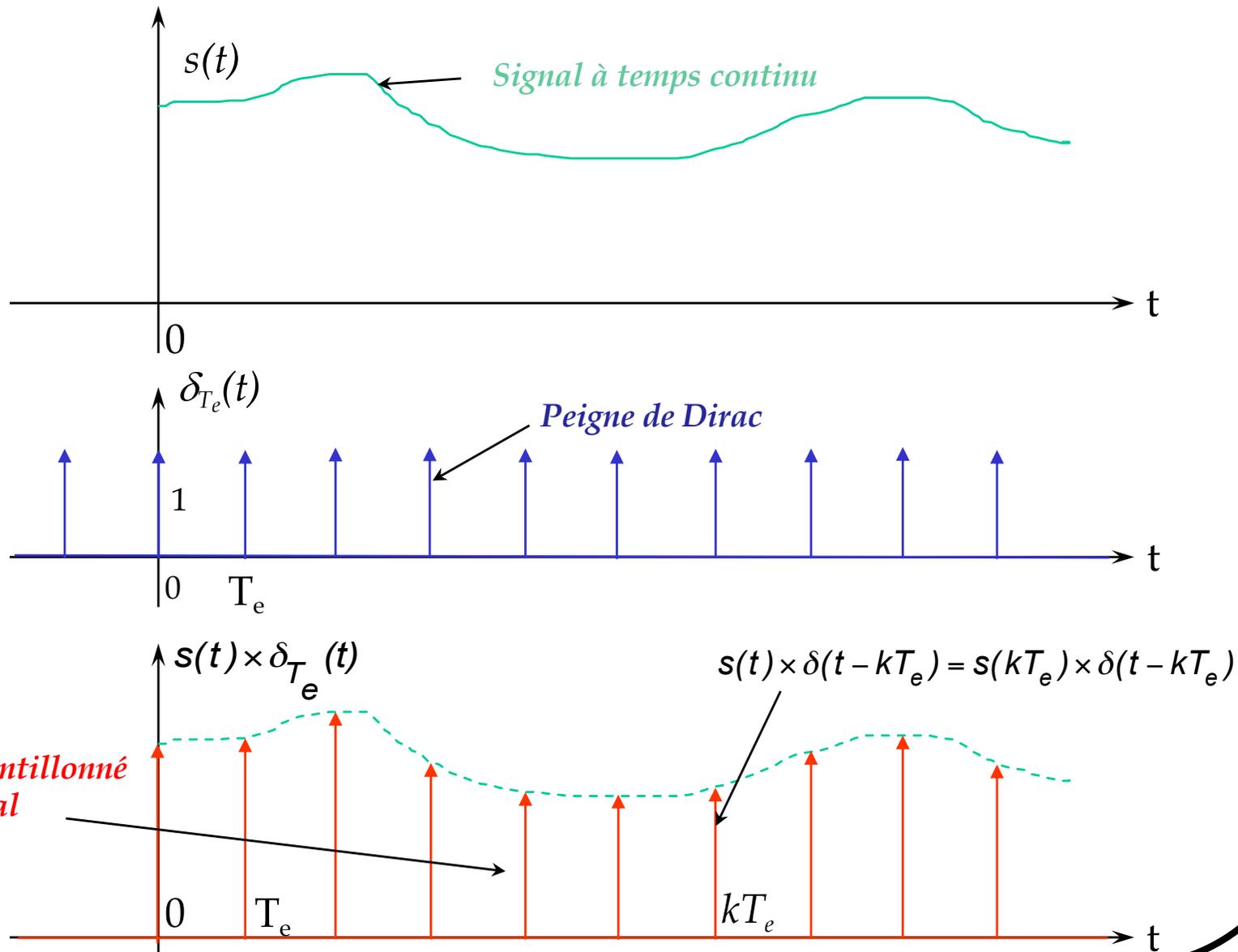
II. Outils d'analyse spectrale de signaux numériques

- La Transformée de Fourier à temps discret (TFtd)
- La Transformée de Fourier discrète (TFD) et sa version rapide (FFT)
- Analyse de Fourier en pratique

III. Introduction au filtrage numérique

- Analyse et conception de filtres RIF/RII

Rappel : *échantillonnage idéal* dans le domaine temporel



Rappel : modélisation mathématique théorique de l'échantillonnage idéal

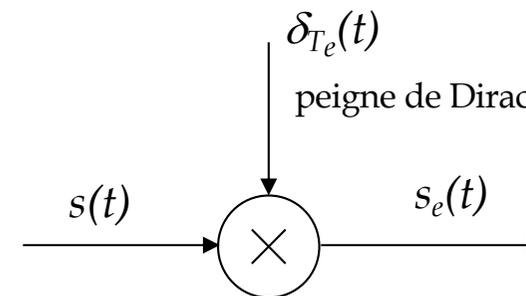
- L'opération d'*échantillonnage idéal* d'un signal analogique revient à multiplier ce dernier par un peigne de Dirac

$$s_e(t) = s(t) \times \delta_{T_e}(t)$$

$$s_e(t) = s(t) \times \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_e)$$

$$s_e(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(t) \delta(t - kT_e)$$

$$s_e(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) \delta(t - kT_e)$$



Propriété de l'impulsion de Dirac

$$s(t) \delta(t - t_o) = s(t_o) \delta(t - t_o)$$

Le signal *échantillonné idéalement* $s_e(t)$ est un *signal à temps continu*
On peut donc calculer sa TFtc

Une transformée peut en cacher une autre

- La TFtc de ce signal échantillonné idéalement s'écrit :

$$S(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} s_e(t) e^{-j2\pi ft} dt$$

$$s_e(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) \delta(t - kT_e)$$

$$= \int_{-\infty}^{+\infty} \left(\sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) \delta(t - kT_e) \right) e^{-j2\pi ft} dt$$

$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \left(s(kT_e) \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - kT_e) e^{-j2\pi ft} dt \right)$$

$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) e^{-j2\pi f k T_e}$$

Propriété de l'impulsion de Dirac

$$\int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t - t_o) s(t) dt = s(t_o)$$

avec ici $\begin{cases} s(t) = e^{-j2\pi ft} \\ t_o = kT_e \end{cases}$

Définitions

- *Transformée de Fourier à temps discret (TFtd)*

$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) e^{-j2\pi f k T_e} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(k) e^{-j2\pi f k T_e}$$

$S(f)$ est appelé *TFtd* de $s(kT_e)$ ou encore *spectre* de $s(kT_e)$

La variable f est continue et représente la fréquence en Hz

- *Transformée de Fourier inverse à temps discret*

$$s(k) = F^{-1}(S(f)) = \int_{-f_e/2}^{+f_e/2} S(f) e^{j2\pi f k T_e} df$$

Formule de Poisson

- Spectre d'un signal échantillonné idéalement

$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) e^{-j2\pi kT_e f}$$

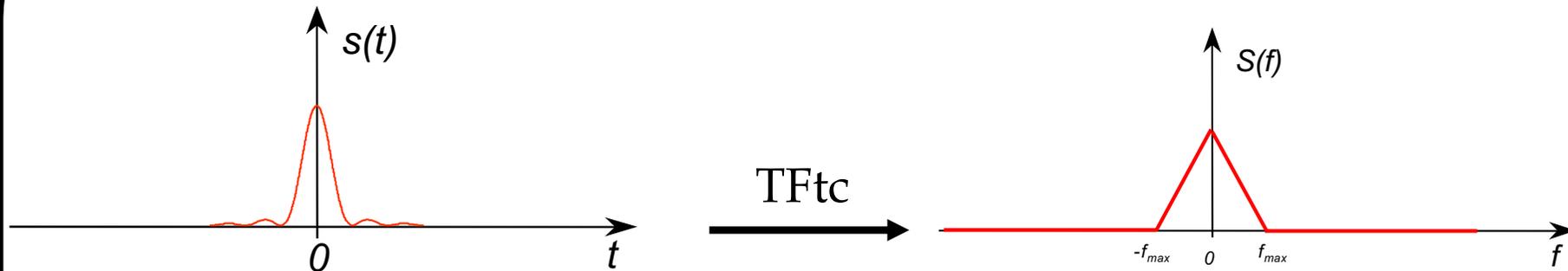
- Le spectre d'un signal échantillonné idéalement est *continu* et *périodique de période* $f_e = \frac{1}{T_e}$ (voir rappels sur échantillonnage)

$$S(f) = \frac{1}{T_e} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} S(f - kf_e)$$

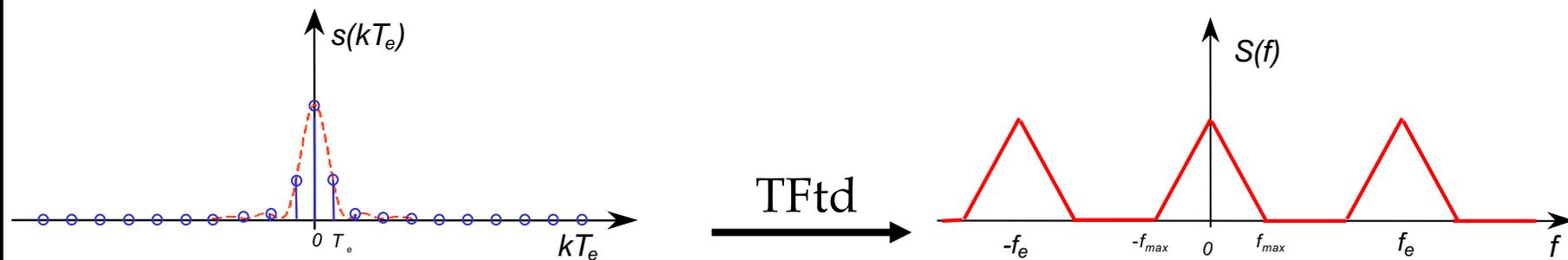
- **Formule de Poisson : Echantillonnage** ➔ *Périodisation du spectre*

$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) e^{-j2\pi kT_e f} = \frac{1}{T_e} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} S(f - kf_e)$$

Illustration de la *formule de Poisson*



Formule de Poisson : Echantillonnage ➔ Périodisation du spectre



$$S(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) e^{-j2\pi kT_e f} = \frac{1}{T_e} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} S(f - kf_e)$$

Spectres d'amplitude et de phase

A partir de la relation : $e^{-j2\pi fkT_e} = \cos(2\pi fkT_e) - j \sin(2\pi fkT_e)$

$$\begin{aligned}
 S(f) &= \sum_{k=-\infty}^{+\infty} s(kT_e) \cos(2\pi fkT_e) + j \sum_{k=-\infty}^{+\infty} -s(kT_e) \sin(2\pi fkT_e) \\
 &= \operatorname{Re}(S(f)) + j \operatorname{Im}(S(f))
 \end{aligned}$$

$S(f)$ est, en général, une **fonction à valeurs complexes**. La TFtd d'un signal peut s'écrire sous une forme exponentielle :

$$S(f) = |S(f)| e^{j\varphi(f)}$$

Spectre d'amplitude $|S(f)| = \sqrt{\operatorname{Re}(S(f))^2 + \operatorname{Im}(S(f))^2}$

Spectre de phase $\varphi(f) = \operatorname{Arg}(S(f)) = \operatorname{Arctan}\left(\frac{\operatorname{Im}(S(f))}{\operatorname{Re}(S(f))}\right)$

Propriétés des spectres d'amplitude et de phase

- $|S(f)|$ et $\varphi(f)$ sont des fonctions de la variable continue f
 - on parle de spectres continus
- $|S(f)|$ et $\varphi(f)$ sont **périodiques** de période f_e .
L'intervalle d'observation des spectres est réduit à $\left[\frac{-f_e}{2}; \frac{f_e}{2} \right]$
- Si $s(t)$ est à valeurs réelles
 - $|S(f)|$ est pair
 - $\varphi(f)$ est impair

Cette propriété réduit encore l'intervalle d'observation des spectres à la bande de fréquence $\left[0; \frac{f_e}{2} \right]$ qui est appelée **zone utile** d'analyse des spectres

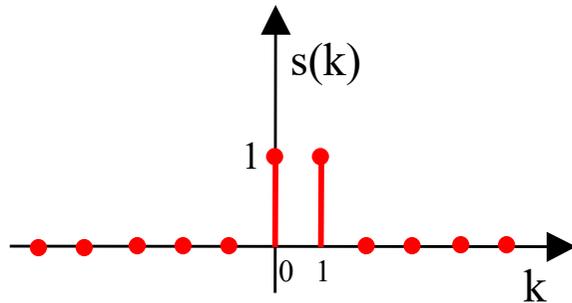
Propriétés de la TFtd

- La *transformée de Fourier à temps discret* jouit des mêmes propriétés générales que la *transformée de Fourier à temps continu*
- **Linéarité**
$$F(ax(k) + by(k)) = aX(f) + bY(f)$$
- **Th. du retard**
$$F(x(k - k_0)) = e^{-j2\pi k_0 T_e f} X(f) \quad \forall k_0 \in Z$$
- **Th. de modulation**
$$F\left(x(k)e^{j2\pi f_0 k T_e}\right) = X(f - f_0)$$
- **Facteur d'échelle**
$$F(x(ak)) = \frac{1}{|a|} X\left(\frac{f}{a}\right)$$
- **Convolution**
$$F(x(k) * y(k)) = X(f) \times Y(f)$$
- **Multiplication**
$$F(x(k) \times y(k)) = X(f) * Y(f)$$
- **Périodicité**
$$X(f) = X(f + nf_e) \quad \forall n \in Z$$

Exemple

- Soit un signal $s(k)$ défini par :

$$s(k) = \delta(k) + \delta(k - 1)$$



$$S(f) = 1 + e^{-j2\pi \frac{f}{f_e}}$$

$$S(f) = 2 \cos\left(\pi \frac{f}{f_e}\right) e^{-j\pi \frac{f}{f_e}}$$

$s(k)$ est un signal à temps discret

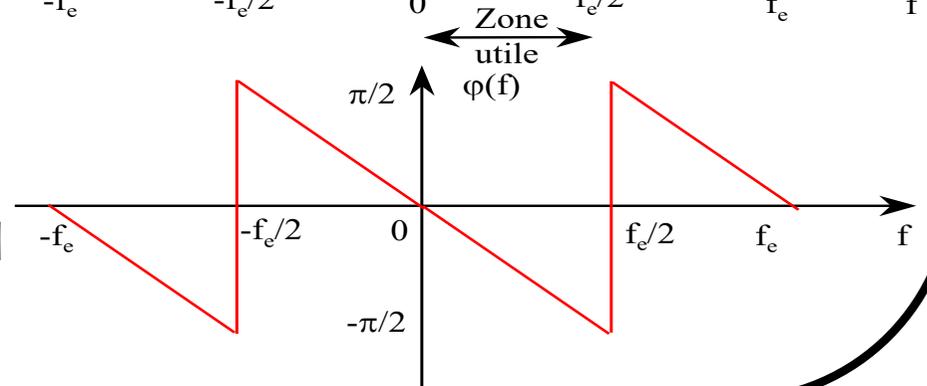
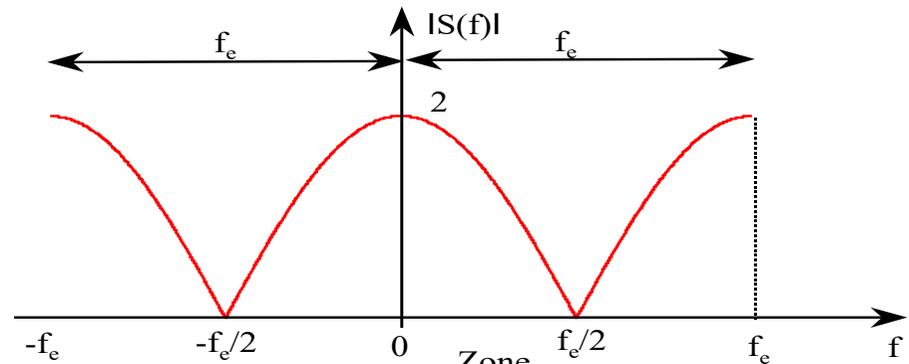
Ses spectres d'amplitude et de phase sont donc périodiques de « période » f_e

Etude sur une période, par exemple, sur $[0 ; f_e]$

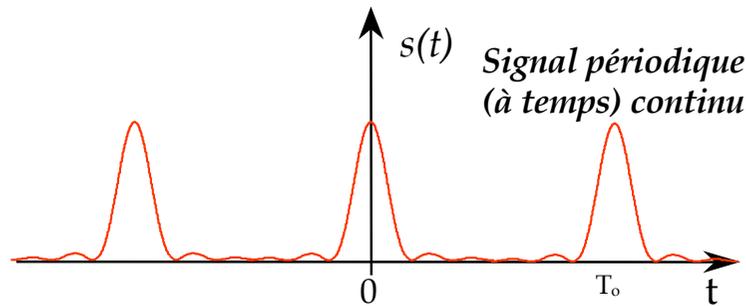
puis tracé, par exemple, sur $[-f_e ; f_e]$

$$|S(f)| = 2 \left| \cos\left(\pi \frac{f}{f_e}\right) \right|$$

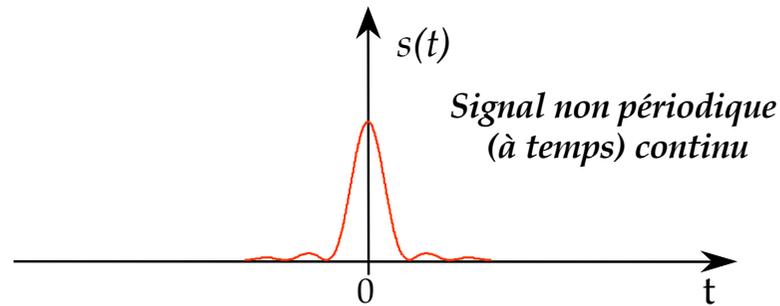
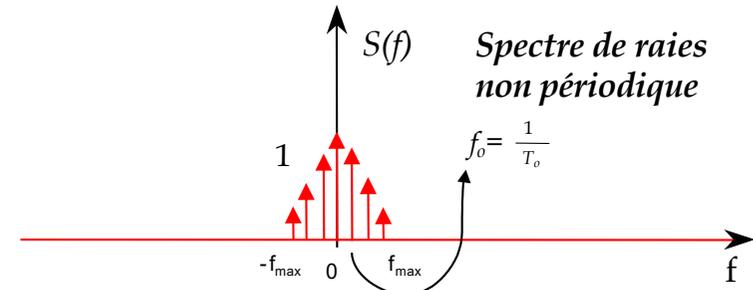
$$\varphi(f) = \begin{cases} -\pi \frac{f}{f_e} & \text{si } 0 \leq f < \frac{f_e}{2} \\ \pi \left(1 - \frac{f}{f_e}\right) & \text{si } \frac{f_e}{2} \leq f \leq f_e \end{cases}$$



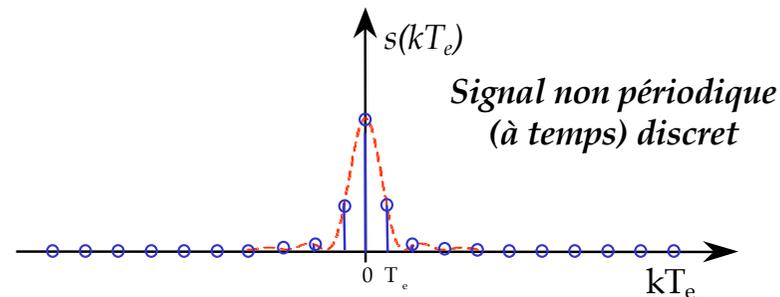
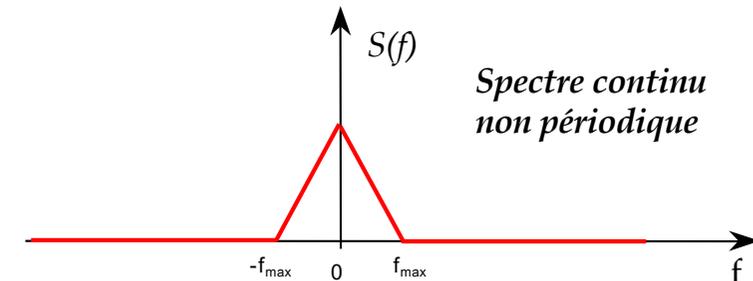
Analyse de Fourier - Bilan



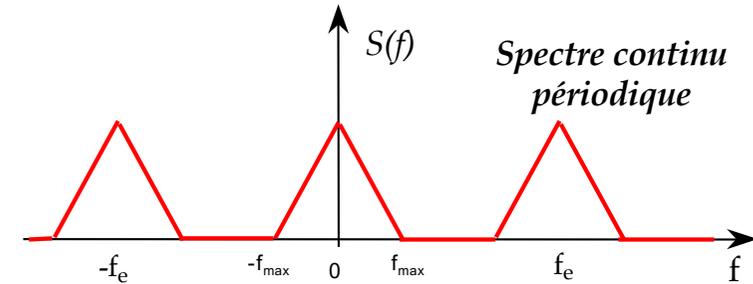
DSF
(ou TFtc)



TFtc



TFtd



Dualité temps/fréquence

Domaine temporel

Domaine fréquentiel

CONTINU



NON PERIODIQUE

ECHANTILLONNE



PERIODIQUE

Signal (à temps) *continu*

Spectre *non périodique*

Signal *périodique* ($T_0=1/f_0$)

Spectre *échantillonné* $f_0=1/T_0$
(*de raies*)

Signal *non périodique*

Spectre *continu*

Signal *échantillonné* $T_e=1/f_e$
(*de raies*)

Spectre *périodique* $f_e=1/T_e$