

Dans la classe phénoménologique,

Il y a les signaux **(A)**

Un signal transitoire est **(B)**

Dans la classe dimensionnelle,

Il y a les signaux **(C)**

Un signal continu à temps continu est un signal **(D)**

Un signal de puissance moyenne finie est possiblement **(E)**

Un signal discret à temps continu est un signal **(F)**

Un signal discret à temps discret est un signal **(G)**

(1) numérique

(2) 3D

(3) aléatoire

(4) périodique

(5) quantifié

(6) analogique

(7) déterministe

(8) d'énergie finie

(9) 2D

TD – Qui va avec qui ?

Dans la classe phénoménologique,

Il y a les signaux **A**

Un signal transitoire est **B**

Dans la classe dimensionnelle,

Il y a les signaux **C**

Un signal continu à temps continu est un signal **D**

Un signal de puissance moyenne finie est possiblement **E**

Un signal discret à temps continu est un signal **F**

Un signal discret à temps discret est un signal **G**

① numérique

② 3D

③ aléatoire

④ périodique

⑤ quantifié

⑥ analogique

⑦ déterministe

⑧ d'énergie finie

⑨ 2D

Un signal déterministe à paramètres variables est **(A)**

Signal périodique **(B)**

Un signal aléatoire de moyenne constante est **(C)**

Signal numérique **(D)**

Signal continu **(E)**

Un signal aléatoire de statistiques constantes est **(F)**

(1) Série de Fourier

(2) stationnaire au sens strict

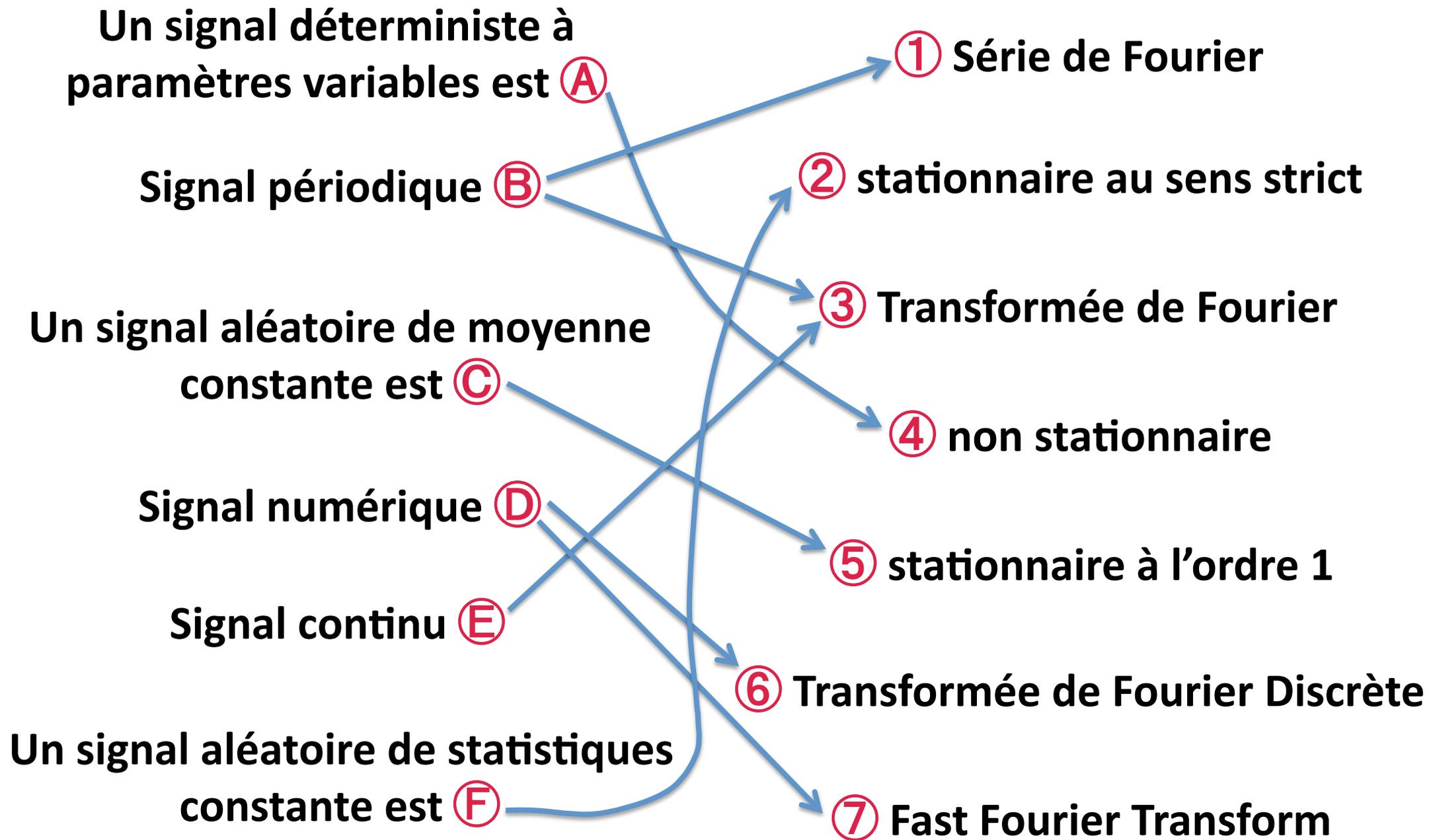
(3) Transformée de Fourier

(4) non stationnaire

(5) stationnaire à l'ordre 1

(6) Transformée de Fourier Discrète

(7) Fast Fourier Transform



Donner les trois paramètres et tracer les spectres bilatéraux des signaux suivants :

$$s_1(t) = 3 \cos\left(12\pi t + \frac{\pi}{2}\right)$$

$$s_2(t) = \cos\left(100\pi t + \frac{\pi}{2}\right) + 5 \cos(200\pi t)$$

$$s_3(t) = a \cos(\pi^2 t), a \text{ est une constante}$$

$$s_4(t) = \lambda, \lambda \text{ est une constante}$$

$$s_5(t) = \cos(t^2)$$

Que pouvez-vous dire sur le dernier signal ?

Echantillonner dans le domaine temporel **(A)**

Signal périodique **(B)**

Echantillonner dans le domaine fréquentiel **(C)**

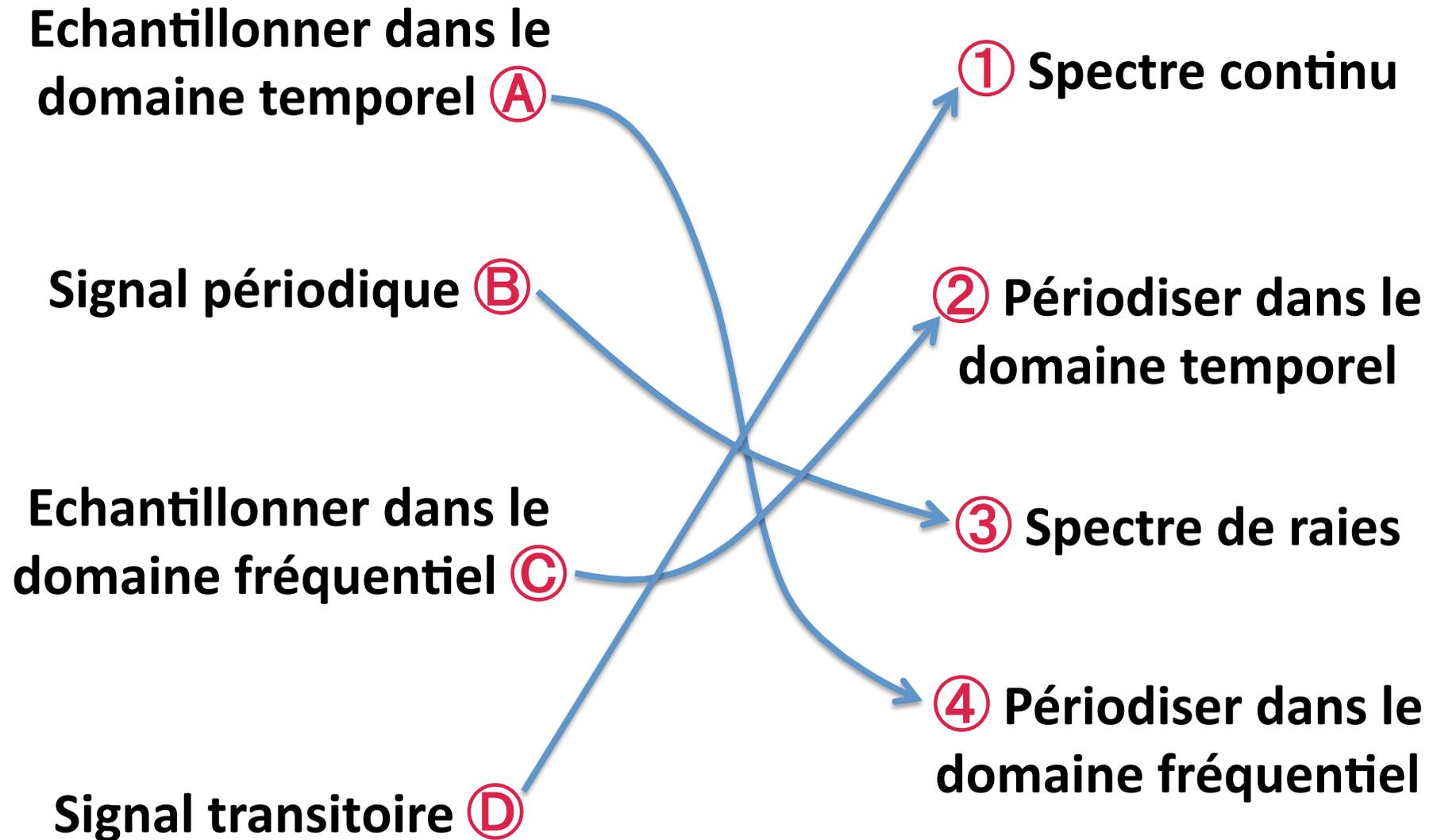
Signal transitoire **(D)**

① Spectre continu

② Périodiser dans le domaine temporel

③ Spectre de raies

④ Périodiser dans le domaine fréquentiel

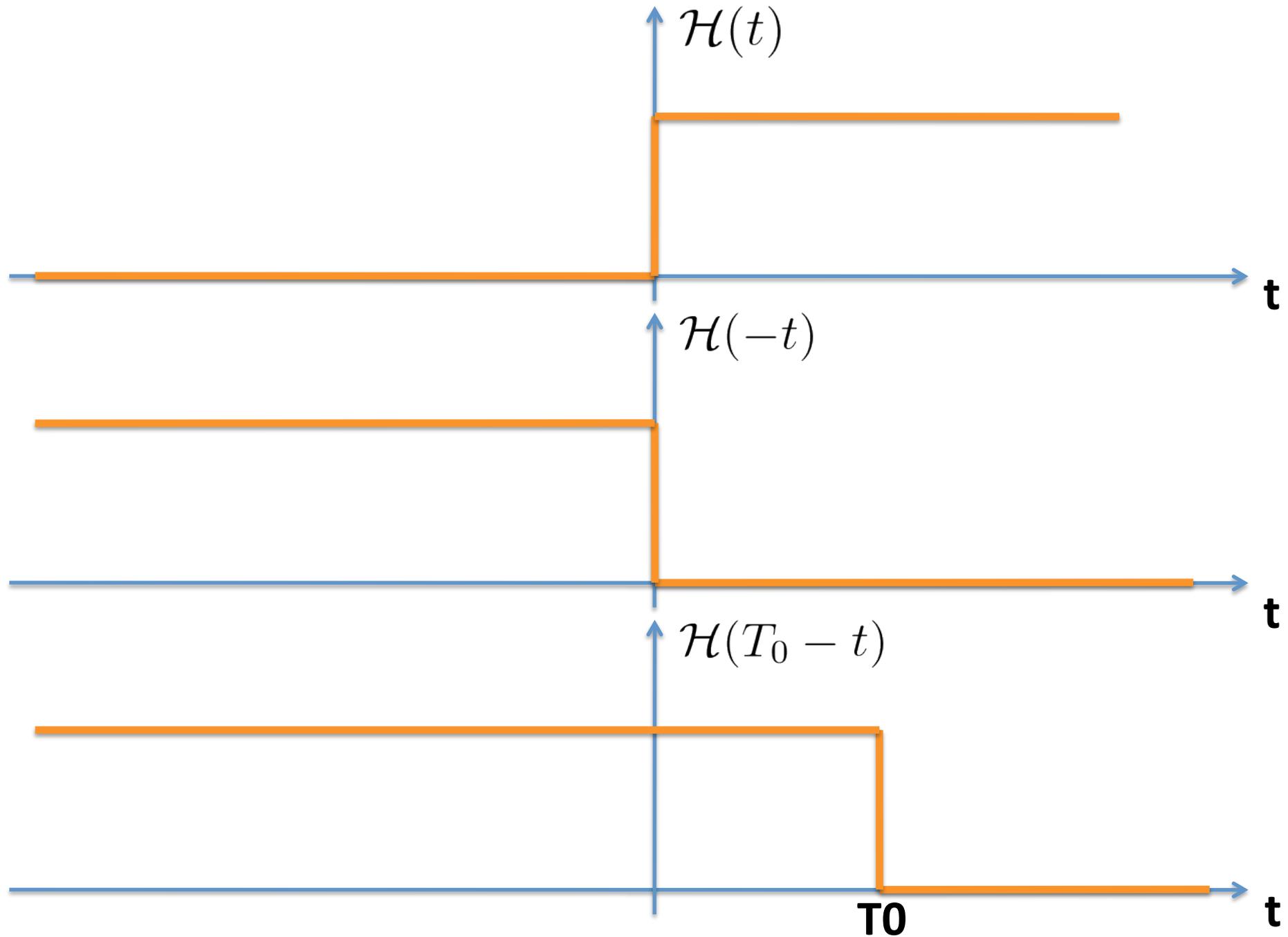


Ce signal noté $\mathcal{H}(t)$ est nul pour les valeurs strictement négatives du temps et vaut un ailleurs :

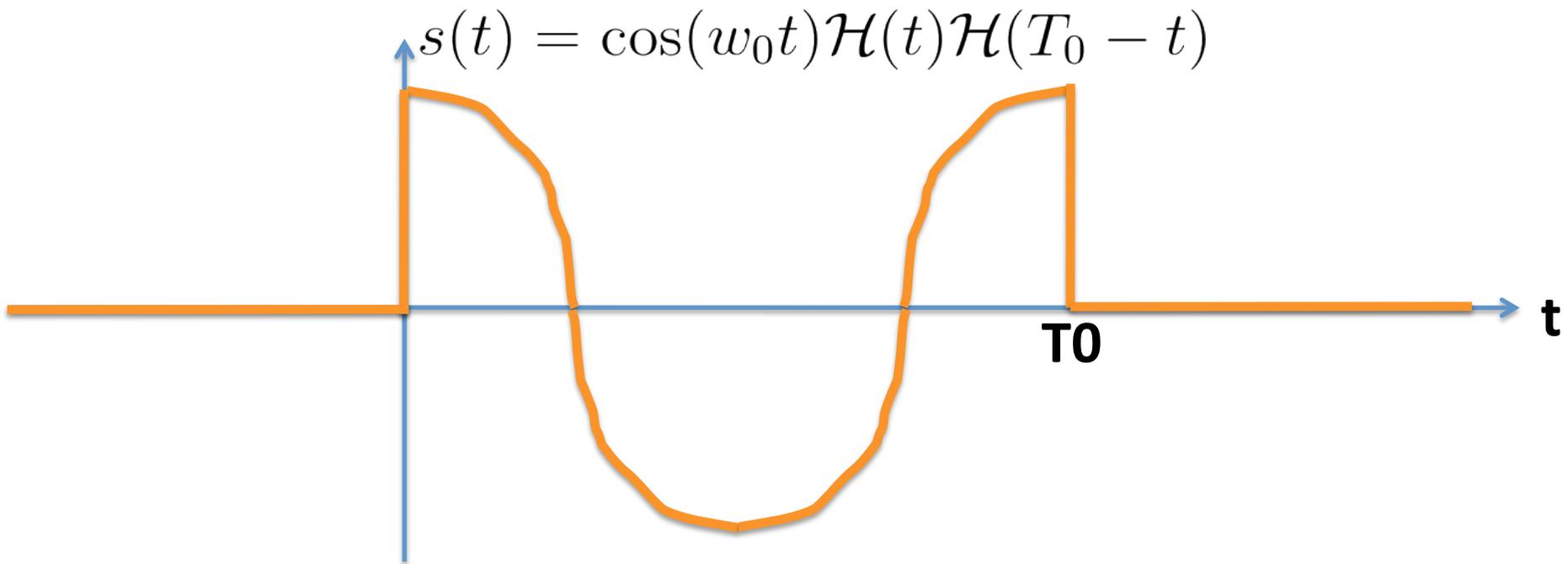
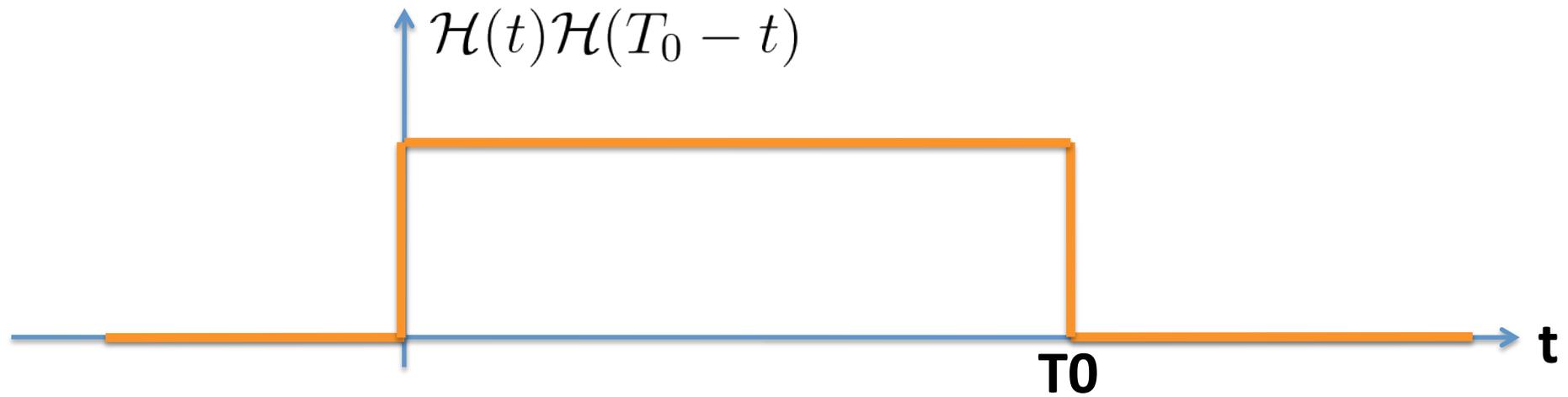
$$\mathcal{H}(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ 1 & \text{si } t \geq 0 \end{cases}$$

- 1. Représenter $\mathcal{H}(t)$**
- 2. Représenter $\mathcal{H}(-t)$**
- 3. Représenter $\mathcal{H}(T_0 - t)$**
- 4. Représenter $\mathcal{H}(t)\mathcal{H}(T_0 - t)$**
- 5. Représenter $s(t) = \cos(w_0 t)\mathcal{H}(t)\mathcal{H}(T_0 - t)$ avec $w_0 = \frac{2\pi}{T_0}$**

TD – L'échelon de Heaviside



TD – L'échelon de Heaviside



On souhaite maintenant étudier l'expression de l'échantillonnage du signal précédent.

On notera cette expression de la façon suivante :

$$s^*(t) = s(t) \text{III}_{\frac{T_0}{4}}(t)$$

Où $\text{III}_{\frac{T_0}{4}}(t)$ représente un peigne de Dirac de période $T_0/4$

- 1. Développer l'expression de $s^*(t)$**
- 2. Combien d'échantillons ont été prélevés sur $s(t)$**
- 3. Donner l'expression du signal numérique résultant, noté s_n**
- 4. Que devrait être la fréquence d'échantillonnage pour prélever 10 échantillons**

$$s^*(t) = s(t) \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta\left(t - n \frac{T_0}{4}\right)$$

$$s^*(t) = \dots + 0\delta\left(t + \frac{T_0}{4}\right) + s(0)\delta(t) + s\left(\frac{T_0}{4}\right)\delta\left(t - \frac{T_0}{4}\right) + s\left(2\frac{T_0}{4}\right)\delta\left(t - 2\frac{T_0}{4}\right) + \\ s\left(3\frac{T_0}{4}\right)\delta\left(t - 3\frac{T_0}{4}\right) + s\left(4\frac{T_0}{4}\right)\delta\left(t - 4\frac{T_0}{4}\right) + 0\delta\left(t - 5\frac{T_0}{4}\right) + \dots$$

$$s^*(t) = 1\delta(t) + 0\delta\left(t - \frac{T_0}{4}\right) - 1\delta\left(t - \frac{T_0}{2}\right) + 0\delta\left(t - \frac{3T_0}{4}\right) + 1\delta(t - T_0)$$

5 échantillons sont prélevés

$$s_n = \begin{cases} 0 & \text{si } n < 0 \\ \cos\left(n \frac{\pi}{2}\right) & \text{si } n = \{0;1;2;3;4\} \\ 0 & \text{si } n > 4 \end{cases}$$

**Le durée T0 est liée au nombre d'échantillons par la relation $T_0 = (n-1)T_e$
Te étant la période d'échantillonnage.**

Donc $F_e = (n-1)/T_0 = 9/T_0$ lorsque l'on souhaite avoir 10 échantillons

On souhaite échantillonner le signal déterministe suivant :

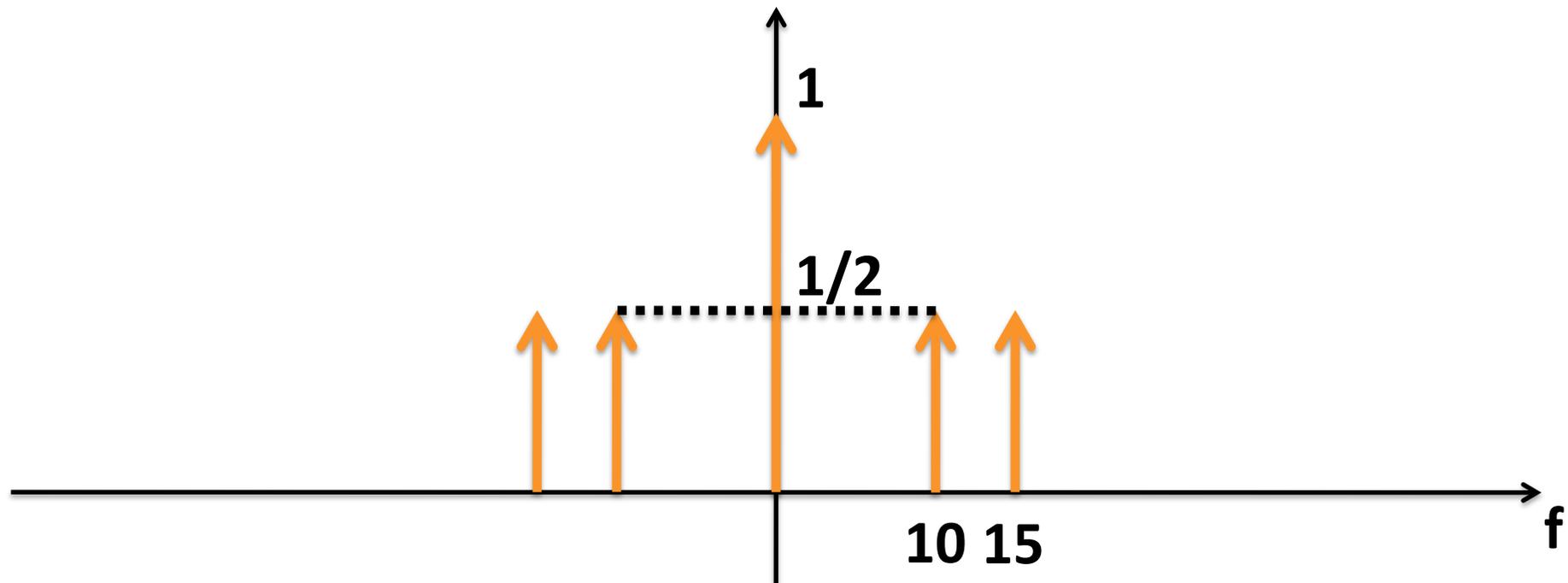
$$s(t) = 1 + \cos(2\pi 10t) + \cos(2\pi 15t)$$

- 1. Que vaut la fréquence de Nyquist F_0 ?**
- 2. Ecrire et représenter le spectre d'amplitude de $s(t)$**
- 3. Représenter le spectre d'amplitude de $s^*(t)$, échantillonné de $s(t)$ dans le cas où $F_e = 2F_0$ sur $[-120\text{Hz}, 120\text{Hz}]$**
- 4. Représenter le spectre d'amplitude de $s^*(t)$, échantillonné de $s(t)$ dans le cas où $F_e = \frac{F_0}{3}$ sur $[-15\text{Hz}, 15\text{Hz}]$ et commentez**

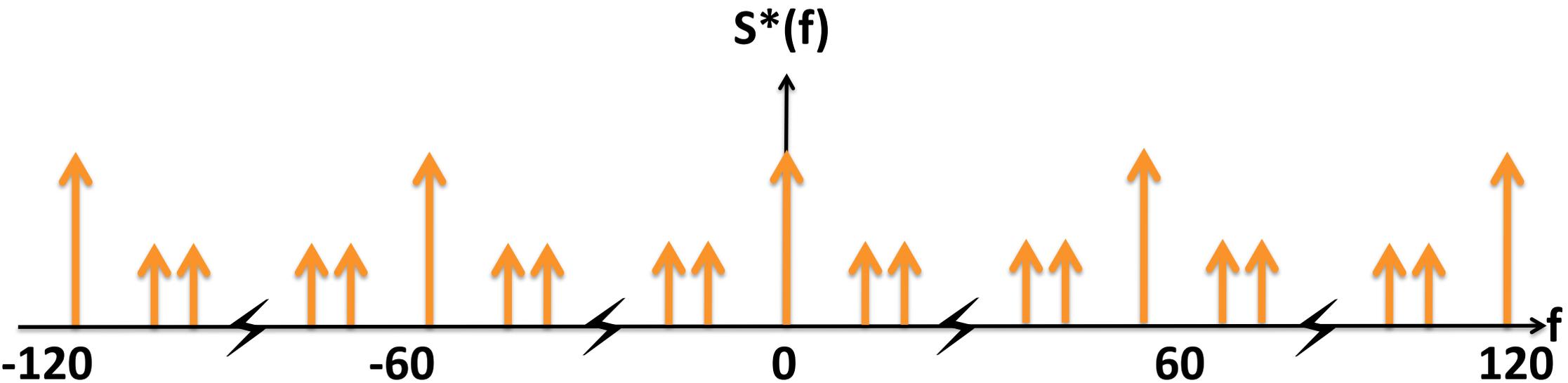
TD – Théorème d'échantillonnage

$$F_0 = 2 * 15 = 30\text{Hz}$$

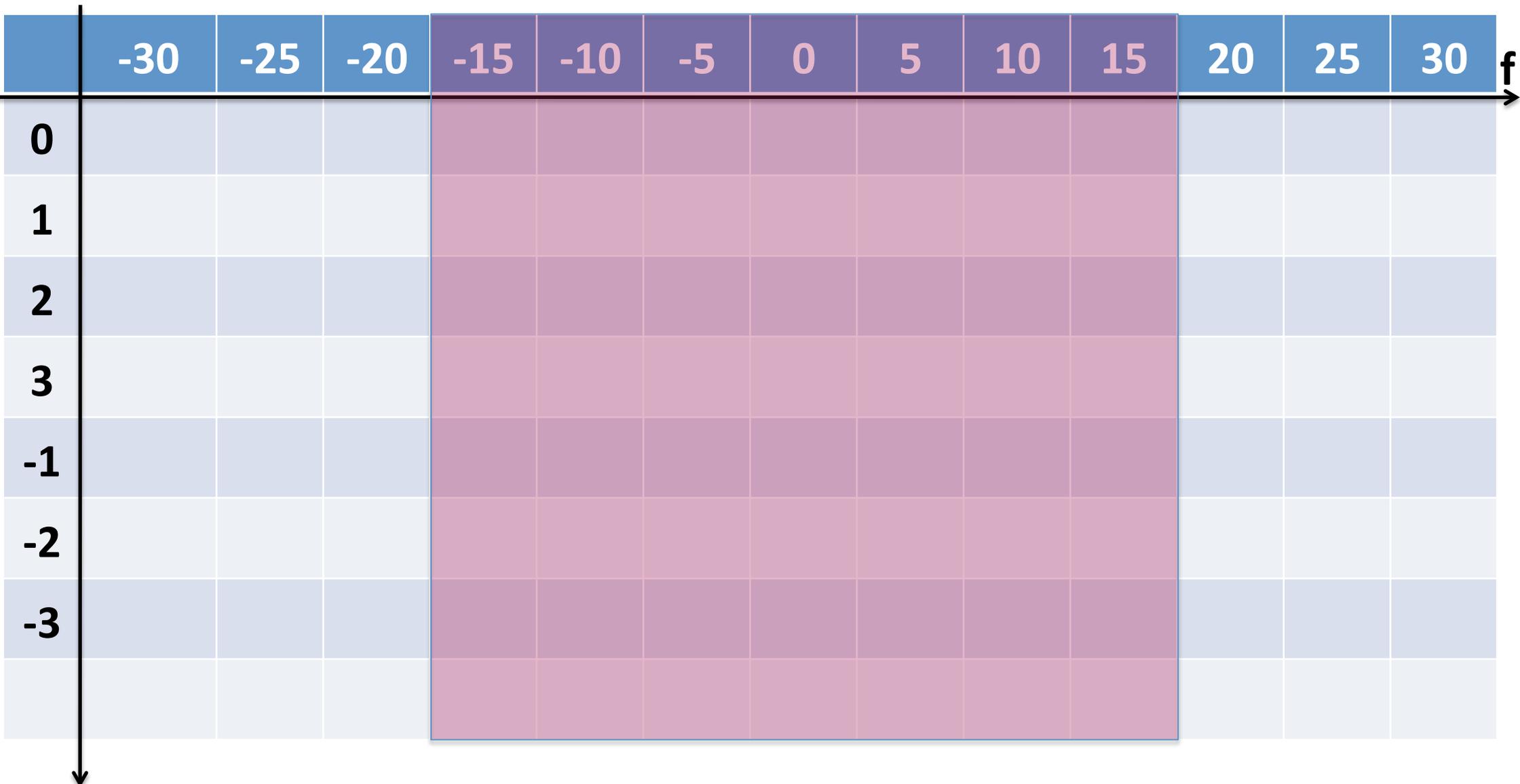
$$S(f) = \delta(f) + \frac{1}{2}\delta(f + 10) + \frac{1}{2}\delta(f - 10) + \frac{1}{2}\delta(f + 15) + \frac{1}{2}\delta(f - 15)$$



TD – Théorème d'échantillonnage



TD – Théorème d'échantillonnage

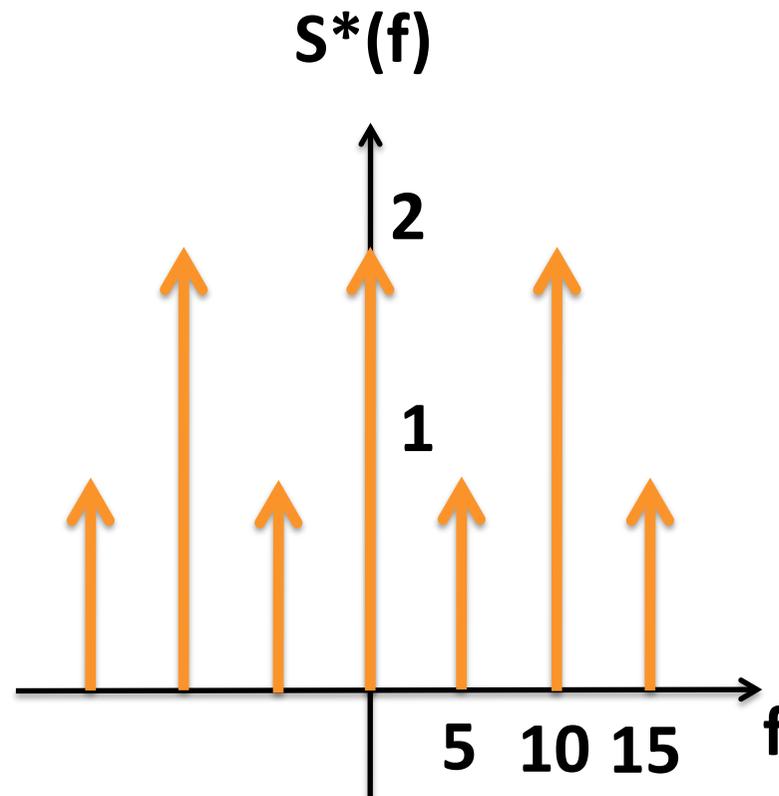


Coefficient de réplique

TD – Théorème d'échantillonnage

	-30	-25	-20	-15	-10	-5	0	5	10	15	20	25	30	f
0				1/2	1/2		1		1/2	1/2				
1						1/2	1/2		1		1/2	1/2		
2								1/2	1/2		1		1/2	
3										1/2	1/2		1	
-1		1/2	1/2		1		1/2	1/2						
-2	1/2		1		1/2	1/2								
-3	1		1/2	1/2										
				1	2	1	2	1	2	1				

↓
Coefficient de réplique



Ce qui n'a rien à voir avec le signal réellement acquis

TD – Sur l'utilité du bloqueur en échantillonnage

On se propose de déterminer les fréquences d'échantillonnage maximales d'un CAN sans échantillonneur bloqueur.

Pour ce faire, on considère le signal sinusoïdal suivant :

$$s(t) = A \sin(2\pi f t)$$

La résolution du CAN valant $q = \frac{2A}{2^n}$ avec n le nombre de bits pour la conversion. Le temps de conversion sera noté T_c

- 1. Donner l'expression de la vitesse de variation de ce signal**
- 2. En déduire la variation d'amplitude maximale associée pendant le temps de conversion**
- 3. On souhaite que cette variation ne dépasse pas la moitié de la résolution du CAN. Donner alors l'expression de la fréquence maximale admissible du signal**
- 4. On suppose que le CAN possède 12 bits. Donner la valeur de la fréquence maximale pour un temps de conversion de $10\mu\text{s}$ et conclure**

$$\dot{s}(t) = A2\pi f \cos(2\pi ft)$$

$$\Delta s_{\max} = \dot{s}_{\max} T_c$$

$$\Delta s_{\max} = 2\pi A f T_c$$

$$\Delta s_{\max} < \frac{q}{2} = \frac{2A}{2^{n-1}}$$

$$2\pi A f T_c < \frac{2A}{2^{n-1}}$$

$$f < \frac{1}{2^{n-1} \pi T_c}$$

$$f_{\max} \approx \frac{1}{2^{11} \pi 10^{-5}} \approx 15 \text{ Hz}$$

Heureusement que les échantillonneurs bloqueurs existent !

On se propose d'étudier le rapport signal à bruit de quantification

$$SNR_{dB} = 10 \log\left(\frac{P_s}{P_n}\right)$$

avec $s(t) = A \sin(2\pi ft)$

et $n(t)$ bruit de quantification

- 1. Que vaut la puissance moyenne du signal (on suppose que le signal s'adapte à la pleine échelle du quantificateur) ?**
- 2. Que vaut la puissance moyenne du bruit ?**
- 3. En déduire la valeur du rapport en décibel.**
- 4. On souhaite avoir un rapport supérieur ou égal à 74dB. Combien de bits sont nécessaires lors de la quantification ?**

$$\overline{P}_s = \frac{1}{T} \int_T s^2(t) dt$$

$$s^2(t) = A^2 \sin^2(2\pi ft) = \frac{A^2}{2} [1 - \cos(4\pi ft)]$$

$$\overline{P}_s = \frac{A^2}{2T} \left[\int_T dt - \int_T \cos(4\pi ft) dt \right] = \frac{A^2}{2} \text{ avec } A = \frac{2^n - 1}{2} q$$

$$P_n = \frac{q^2}{12}$$

$$\frac{P_s}{P_n} = \frac{3}{2} (2^n - 1)^2$$

$$SNR_{dB} = 10 \log\left(\frac{3}{2}\right) + 20 \log(2^n - 1) \text{ pour } n \text{ suffisamment grand } 2^n - 1 \approx 2^n$$

$$SNR_{dB} \approx 10 \log\left(\frac{3}{2}\right) + 20 \log(2^n) \approx 1.76 + 6.02n$$

$$1.76 + 6.02n \geq 74 \text{ dB}$$

$$n \geq \frac{74 - 1.76}{6.02}$$

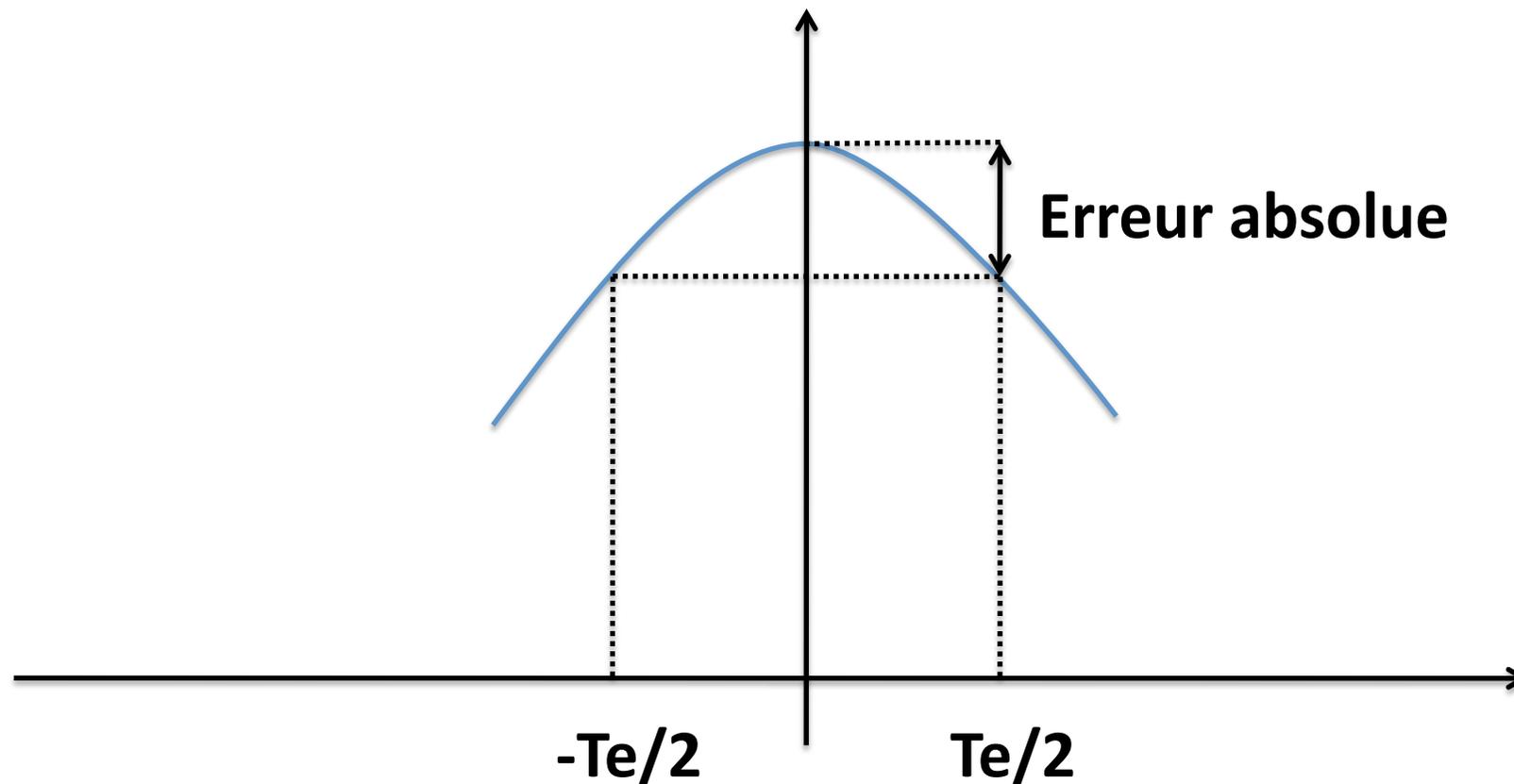
$$n = 12$$

On se propose de déterminer la fréquence de génération minimale d'un signal cosinusoidal de fréquence f_0 pour maximiser l'erreur relative de restitution, notée ε , causée par le blocage.

- 1. Quels sont les instants et sous quelle condition cette erreur ε est maximale ?**
- 2. Exprimer alors ε .**
- 3. Sachant que $\cos(x) \approx 1-x^2/2$ pour x très petit, montrer que**
- 4. Donner l'expression de $f_{g_{\min}}$ en fonction de f_0 lorsqu'on admet une erreur absolue ε_{\max} inférieure 1%. Commenter.**

$$\varepsilon = \frac{\pi^2}{2} \left(\frac{T_g}{T_0} \right)^2$$

Cette erreur est maximale aux extrema de la cosinusoïde et lorsque les échantillons sont équirépartis autour de ces points



$$\varepsilon = \frac{A - A \cos\left(2\pi f_0 \frac{T_e}{2}\right)}{A} = 1 - \cos\left(2\pi f_0 \frac{T_e}{2}\right)$$

$$\varepsilon = 1 - \left(1 - \frac{1}{2} \left(2\pi f_0 \frac{T_e}{2}\right)^2\right)$$

$$\varepsilon = \frac{\pi^2}{2} \left(\frac{f_0}{f_g}\right)^2$$

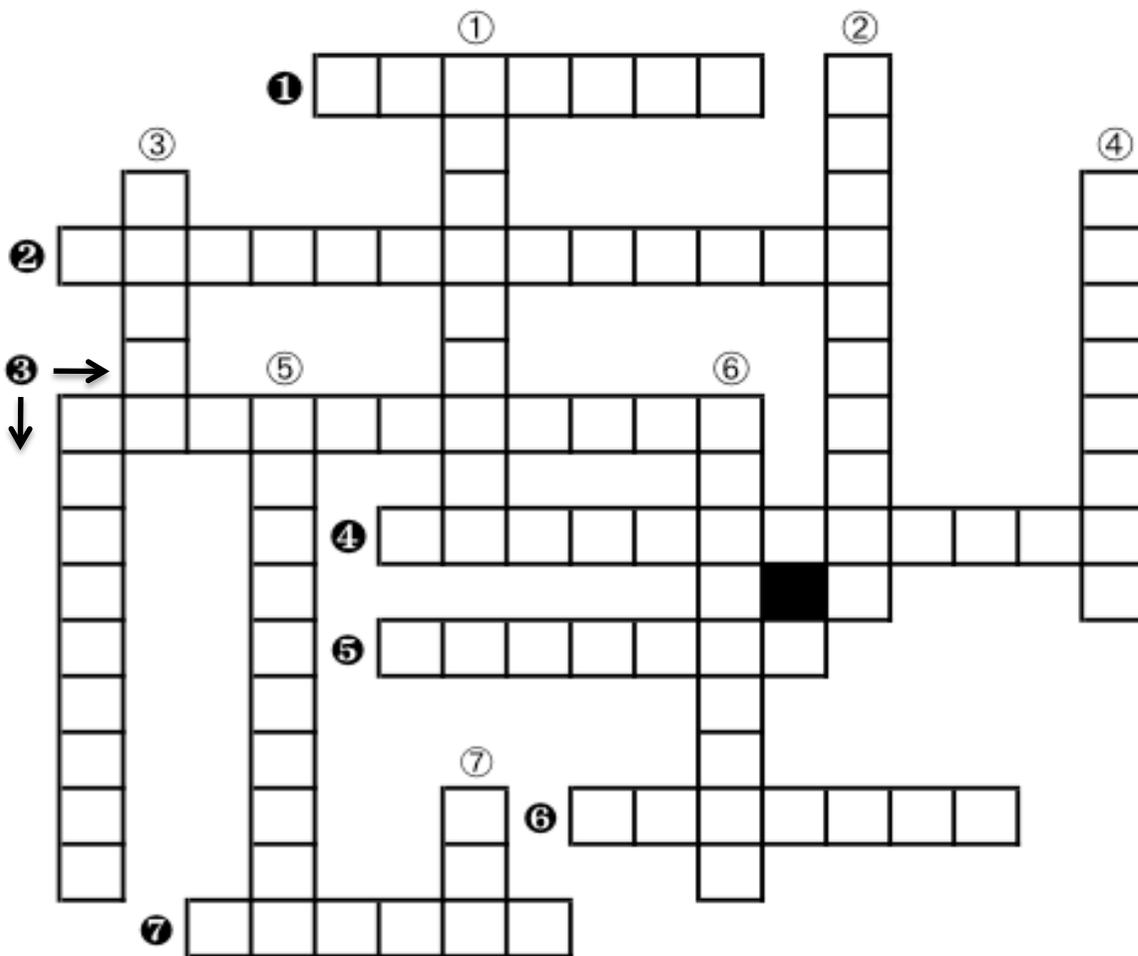
$$\frac{\pi^2}{2} \left(\frac{f_0}{f_g} \right)^2 < \varepsilon_{\max}$$

$$f_g > \frac{\pi f_0}{\sqrt{2\varepsilon_{\max}}} \approx 22 f_0$$

Pour une restitution correcte et sans filtrage la fréquence d'échantillonnage devra être supérieure à 11 fois la fréquence de Nyquist !

Une fréquence de génération beaucoup plus grande que celle de Nyquist doit être utilisée :

Sur-échantillonnage



VERTICALEMENT

- ① Signal imprévisible
- ② Lorsqu'on ne respecte pas Shannon
- ③ Une impulsion d'aire unitaire
- ③ Signal de statistiques d'ensemble et temporelle équivalentes
- ④ Echantillonnage bloqueur
- ⑤ Signal continu à temps continu
- ⑥ Signal discret à temps discret
- ⑦ Puce pour numériser un signal

HORIZONTALEMENT

- ① Il a son théorème
- ② Un signal qui crée des distorsions
- ③ Une valeur d'un signal numérique
- ④ Signal bien connu
- ⑤ Pas un fantôme mais un...
- ⑥ Sans lui rien ne serait
- ⑦ Celui-ci ne permet pas de se coiffer

TD – Mots croisés ! Soluce

