

$$f * g \Leftrightarrow F \cdot G$$

$$\frac{\text{Rect}\left(\frac{t}{\tau}\right)^\dagger}{\text{Tri}\left(\frac{t}{\tau}\right)^\ddagger} \quad \tau \text{Sa}\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

$$\text{Tri}\left(\frac{t}{\tau}\right)^\ddagger \quad \tau \text{Sa}^2\left(\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

$$\text{Sa}\left(\frac{t\omega}{2}\right) \quad 2\pi \text{Rect } \frac{\omega}{\omega_c}$$

$$\text{Sa}^2\left(\frac{t\omega}{2}\right) \quad 2\pi \text{Tri } \frac{\omega}{\omega_c}$$

$$\text{Sa}\left(\frac{t}{2}\right) \Leftrightarrow 2\pi \text{Rect } \omega \quad \begin{array}{c} \text{---} \\ | \quad | \\ -\frac{1}{2} \quad \frac{1}{2} \end{array}$$

$$\text{Sa}^2\left(\frac{t}{4}\right) \Leftrightarrow 4\pi \text{Tri } \omega/2 \quad \begin{array}{c} \text{---} \\ / \quad \backslash \\ -\frac{1}{2} \quad \frac{1}{2} \end{array}$$

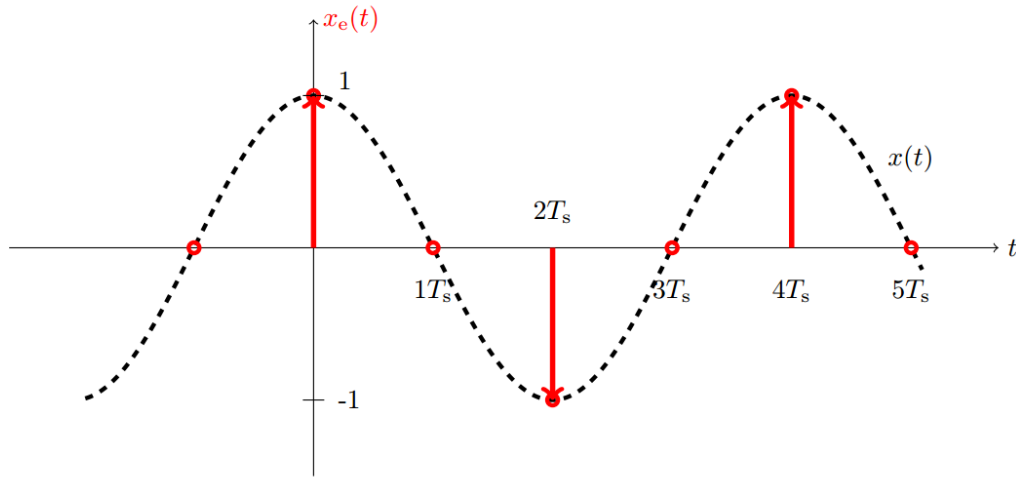
$$F \cdot G = \text{Rect } \omega \cdot \text{Tri } \frac{\omega}{2} \cdot 8\pi^2$$

$$= \text{Tri } \frac{\omega}{2} \quad 8\pi^2$$

$$f * g = \mathcal{TF}^{-1} \{ 4\pi \text{Tri } \frac{\omega}{2} \} \cdot 2\pi = 2\pi \cdot \text{Sa}^2 \frac{t}{4}$$

Problème 2a)

On demande de tracer sur le même graphique que $x(t)$ la version échantillonnée du signal, $x_e(t)$:



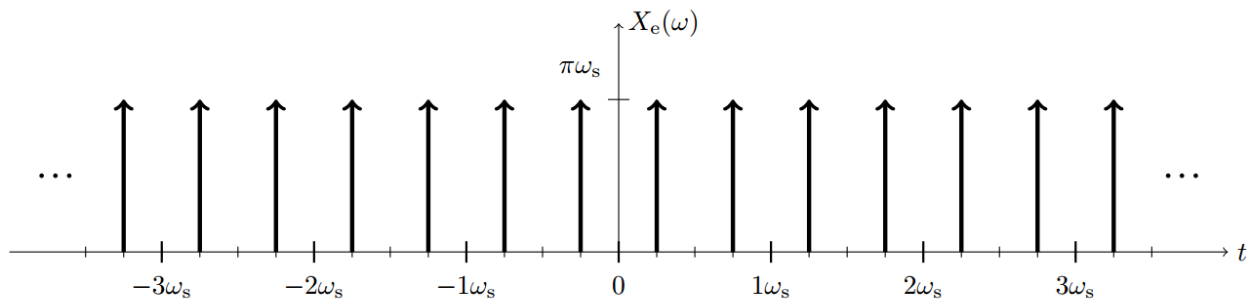
Le signal échantillonné $x_e(t)$ est constitué d'un train d'impulsions à une période $T_s = 2\pi/\omega_s$ et ayant $x(t)$ comme enveloppe. On doit remarquer que certaines impulsions sont nulle puisqu'elles correspondent aux zéro de l'enveloppe $x(t)$.

Sur un autre graphique qu'en c), on demande de tracer le spectre $X_e(\omega)$ du signal échantillonné $x_e(t)$. On sait que l'échantillonnage du signal temporel aura comme effet de périodiser le spectre avec une période ω_s . En d'autres mots, le produit avec peigne de dirac dans le temps correspond à une convolution avec un peigne de dirac dans le domaine spectral. Mathématiquement, on a:

Il manque un $1/2\pi$ à la convolution ici
$$X_e(\omega) = X(\omega) * \left[\omega_s \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k\omega_s) \right], \quad (10)$$

$$= \omega_s \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(\omega - k\omega_s), \quad (11)$$

$$= \omega_s \sum_{k=-\infty}^{\infty} \pi \delta(\omega - k\omega_s - \omega_0) + \pi \delta(\omega - k\omega_s + \omega_0). \quad (12)$$



Sur la figure principale, les subdivisions mineures en abscisse correspondent à des multiples de ω_0 et les coordonnées majeures en abscisse correspondent à des multiples de ω_s . (Rappel: $\omega_s = 4\omega_0$).

b) Le contenu fréquentiel maximal du signal $\cos(t)$ est $\omega=1$. Donc le taux de Nyquist est $\omega_{\text{nyq}}=2$. Avec $\omega_s=4$ nous respectons le théorème d'échantillonnage.

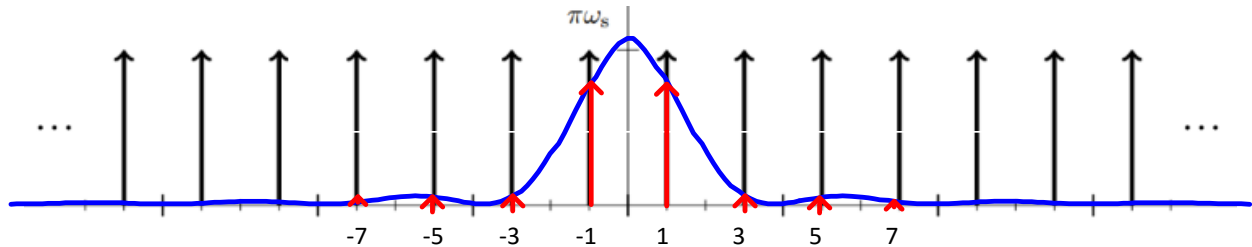
c) la fonction transfert est la transformée de Fourier de la réponse impulsionnelle, donc

$$H(\omega) = TF\{\text{Tri}(t/T_s)\} = T_s \text{Sa}\left(\frac{\omega T_s}{2}\right)$$

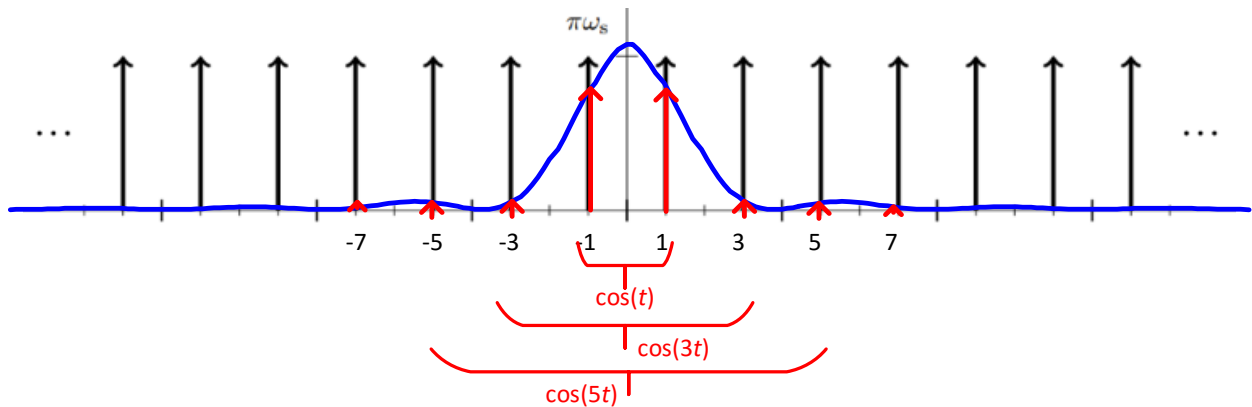
ici c'est $\text{Sa}^2 \dots$
 $T_s = \pi/2$

donc:
 $\text{Sa}^2(\omega \pi/4)$
 Le premier zéro $\omega = 4$

d)



e) Pour connaître la sortie dans le domaine temporel on remarque



Donc, $f_r(t) = T_s \text{Sa}(T_s/2) \cos t + T_s \text{Sa}(3T_s/2) \cos 3t + \dots + T_s \text{Sa}(nT_s/2) \cos nt + \dots$ pour n impair.

Pas besoin de chercher une convolution.

f) Le filtre n'est pas causal, étant donné que la réponse impulsionnelle n'est pas nulle pour $t < 0$. Il sera nécessaire d'introduire un délai pour avoir un filtre causal. Le délai du filtre correspond au délai du signal reconstruit.

g) Nous parlons d'un signal de puissance – une somme de fonctions périodiques, donc une fonction périodique.

h) Le Sa décroît comme $1/\omega^2$

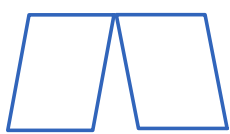
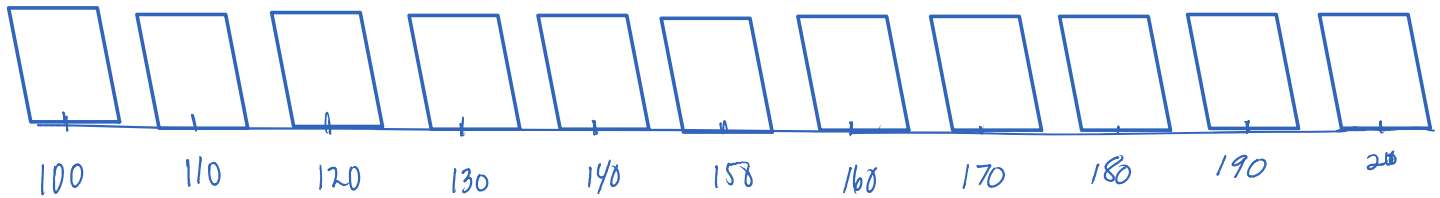


Deux interprétations possibles

Interprétation 1 : porteuse au centre de la bande latérale haute

Interprétation 2 : porteuse au centre du spectre "complet"

Interprétation 1 : porteuse au centre de la bande latérale haute



Spectre complet

BLV supérieur



ω_c

position de la porteuse

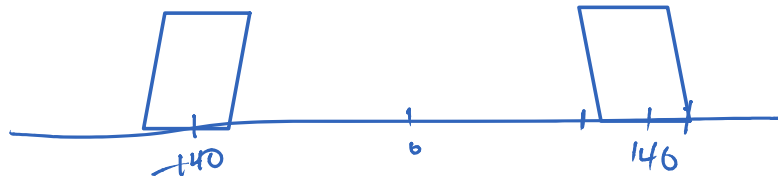
b) étape 1 - isoler le signal désiré



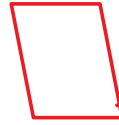
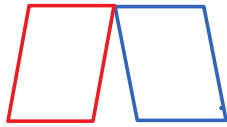
un filtre passe-bande idéale

$$H_{BP}(\omega) = \begin{cases} 1 & 135 < \omega < 145 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

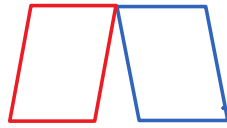
Spectre :



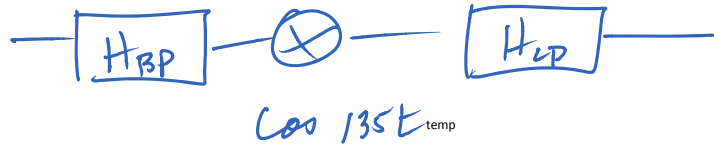
pour le mettre en bande de base nous utilisons une démodulation à 135 kHz



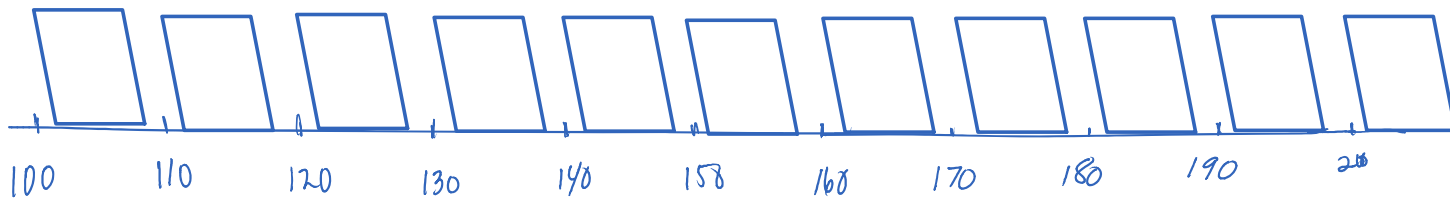
suivi par un filtre passe-bas



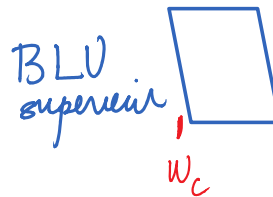
Cheminement complet :



Interprétation 2 : porteuse au centre du spectre "complet"



Spectre complet



BLU supérieur

position de la porteuse

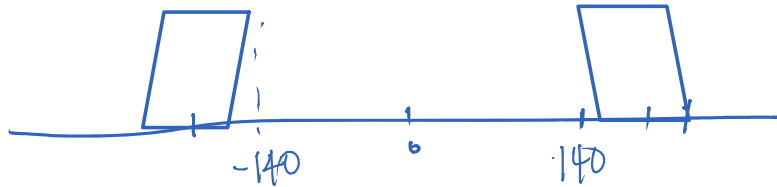
b) étape 1 - isoler le signal désiré



un filtre passe-bande idéale

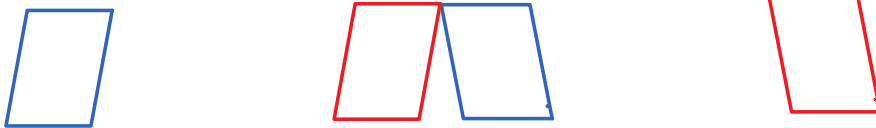
$$H_{BP}(\omega) = \begin{cases} 1 & |404\omega| < 150 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

Spektrum:

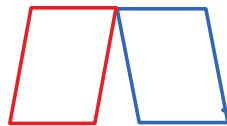


Leslie Rusch at 2014-12-09 9:57 AM

pour le mettre en bande de base nous utilisons une démodulation à 140kHz



suivi par un filtre passe-bas



Cheminement complet:



$$H(j\omega) = \begin{cases} -j & \omega > 0 \\ j & \omega < 0 \end{cases} = -j \operatorname{sgn} \omega$$

$$h(t) = ?$$

$$\operatorname{sgn} t \Leftrightarrow \frac{2}{j\omega} \quad F(t) \Leftrightarrow 2\pi f(-\omega)$$

$$\Rightarrow \frac{2}{j\omega} \Leftrightarrow 2\pi \operatorname{sgn}(-\omega) = -2\pi \operatorname{sgn}(\omega)$$

$$\frac{j}{2\pi} \cdot \frac{2}{j\omega} \Leftrightarrow \frac{j}{2\pi} \cdot -2\pi \operatorname{sgn} \omega = j \operatorname{sgn} \omega$$

$$\frac{1}{\pi t} \Leftrightarrow -j \operatorname{sgn} \omega$$

$$h(t) = \frac{1}{\pi t}$$