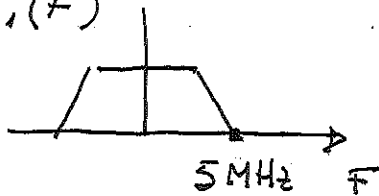


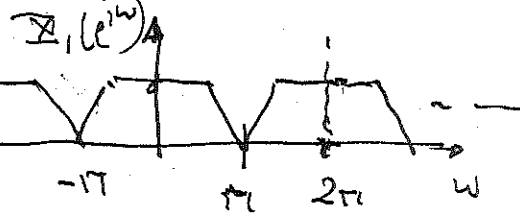
PF.4 Un sistema recibe una señal analógica que tras ser decodificada tiene la TF  $X_1(F)$



a) Determinar la mínima  $F_s$  para evitar aliasing.

$$F_s \geq 2F_{\max} \Rightarrow F_{s\min} = 2.5 \text{ MHz} = 10 \text{ MHz}$$

b) Si se toman muestras a la frecuencia de muestreo unitaria, representar la TF de la señal discreta resultante  $X_1(e^{j\omega})$ .



periódico en  $2\pi$   
(de 0 a  $2\pi$  o de  $-\pi$  a  $\pi$ )

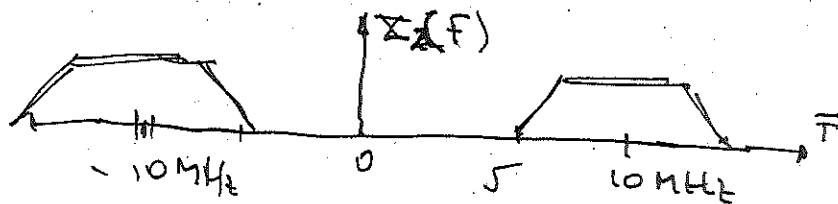
NOTA:-  
Aplicando

$$\omega = 2\pi \frac{F}{F_s}$$

al espectro  
periódico analógico  
tras el muestreo.

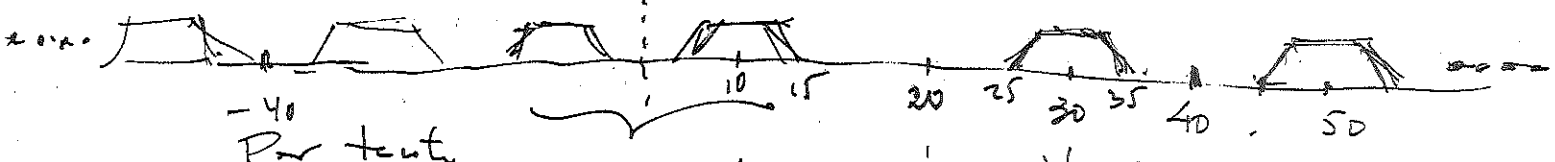
NOTA:- Simétrico en respecto a  $\pi$  si se trata de  
señal real ya que su espectro es Par.  
• Las frecuencias altas están entorno a  $\pi$ ,  
y las frecuencias bajas entorno a 0 o a  $2\pi$ .

c) Por motivos varios, preferir muestrear a IF (frecuencia intermedia). La señal  $X_2(F)$  representa la señal fathbands centrada en 10 MHz



Si se muestrea la señal a  $F_s = 40 \text{ MHz}$ , representar  $X_{2s}(e^{j\omega})$

En analógico sería:  $X_{2s}(F)$



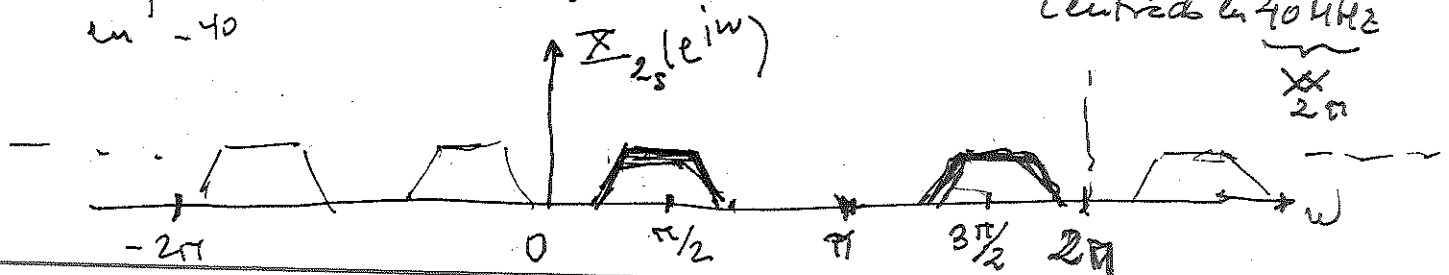
Por tanto

Espectro centrado en -40

El espectro en 0

El espectro centrado en 40 MHz

$\times \frac{20}{20}$



d) Se demodulará digitalmente la señal anterior  $x_{25}[n]$  multiplicándola por  $\cos\left(\frac{\pi}{2}n\right)$ , obteniendo  $y[n]$ . Es decir:

$$y[n] = \cos\left(\frac{\pi}{2}n\right) \cdot x_{25}[n]$$

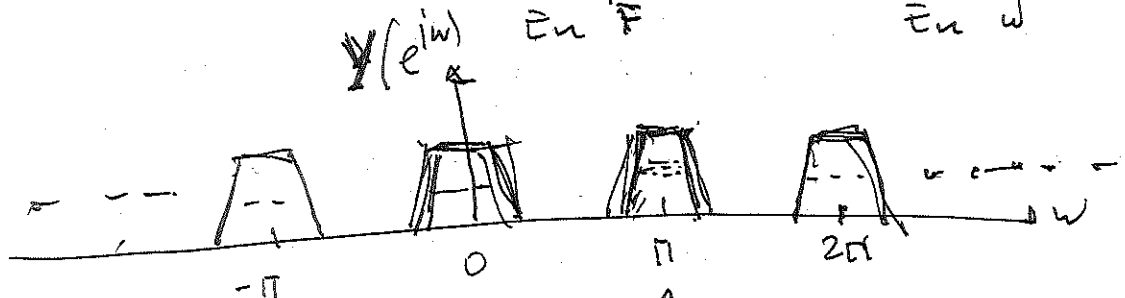
Represente  $Y(e^{j\omega})$ .

$$x_{25}[n] = x_2(nT_s) \quad T_s = \frac{1}{40 \cdot 10^6}$$

$$y[n] = x_{25}[n] \left[ \frac{1}{2} e^{j\frac{\pi}{2}n} + \frac{1}{2} e^{-j\frac{\pi}{2}n} \right] \xrightarrow[\text{( usando tablas )}]{\text{T.F.}} \frac{1}{2} \sum_{25} \left( e^{j(\omega - \frac{\pi}{2})} \right) + \frac{1}{2} \sum_{25} \left( e^{j(\omega + \frac{\pi}{2})} \right)$$

Por tanto

( Puesto que  $40 \text{ MHz} \Rightarrow 2\pi$   
 $10 \text{ MHz} \Rightarrow \pi/2$   
 $\uparrow$  En  $\omega$   $\uparrow$  En  $\omega$

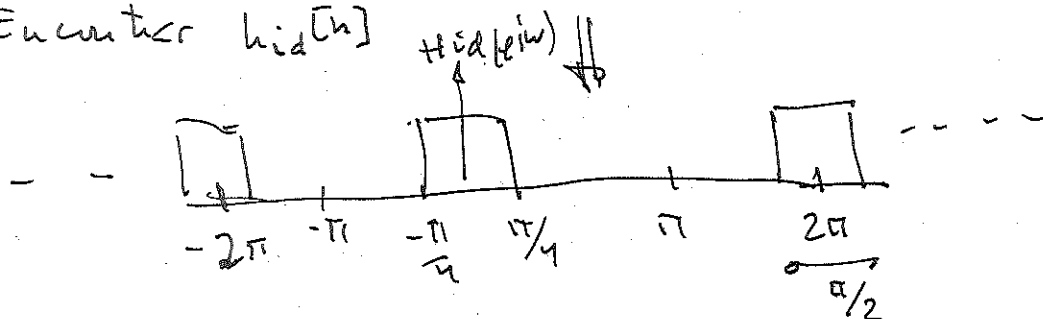


Se solapan los espectros desplazados  $\pm \pi/2$

e) Para ~~dejar pasar~~ las componentes en  $2\text{ kHz}$  se utiliza un filtro ideal en respuesta frecuencial

$$H_{id}(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{rect}\left(\frac{\omega - 2k\pi}{\pi/2}\right)$$

Encuentre  $h_{id}[n]$



Según tablas:

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{rect}\left(\frac{\omega - 2k\pi}{2\omega_i}\right) \xrightarrow[\text{anchura pulso (tablas)}]{\text{T.F.}} \frac{\text{sen } \omega_i n}{\pi n}$$

Por tanto:  $h_{id}[n] = \frac{\text{sen } \frac{\pi}{4} n}{\pi n}$

CONFIRMAR