

Unidad 2: SEÑALES ELÉCTRICAS EN EL DOMINIO DE LA FRECUENCIA

Series de Fourier. Trigonométrica y exponencial Transformada de Fourier. Teorema de Parseval. Espectros de densidad energía/potencia. Teoremas relacionados con la Transformada de Fourier. Delta de Dirac, propiedades, aplicaciones. Espectros de señales periódicas. **La transformada discreta de Fourier**. Señales aleatorias en dominio de frecuencia. **Espectro de densidad de potencia**. Función de autocorrelación. Señales de banda angosta, características y modelado.

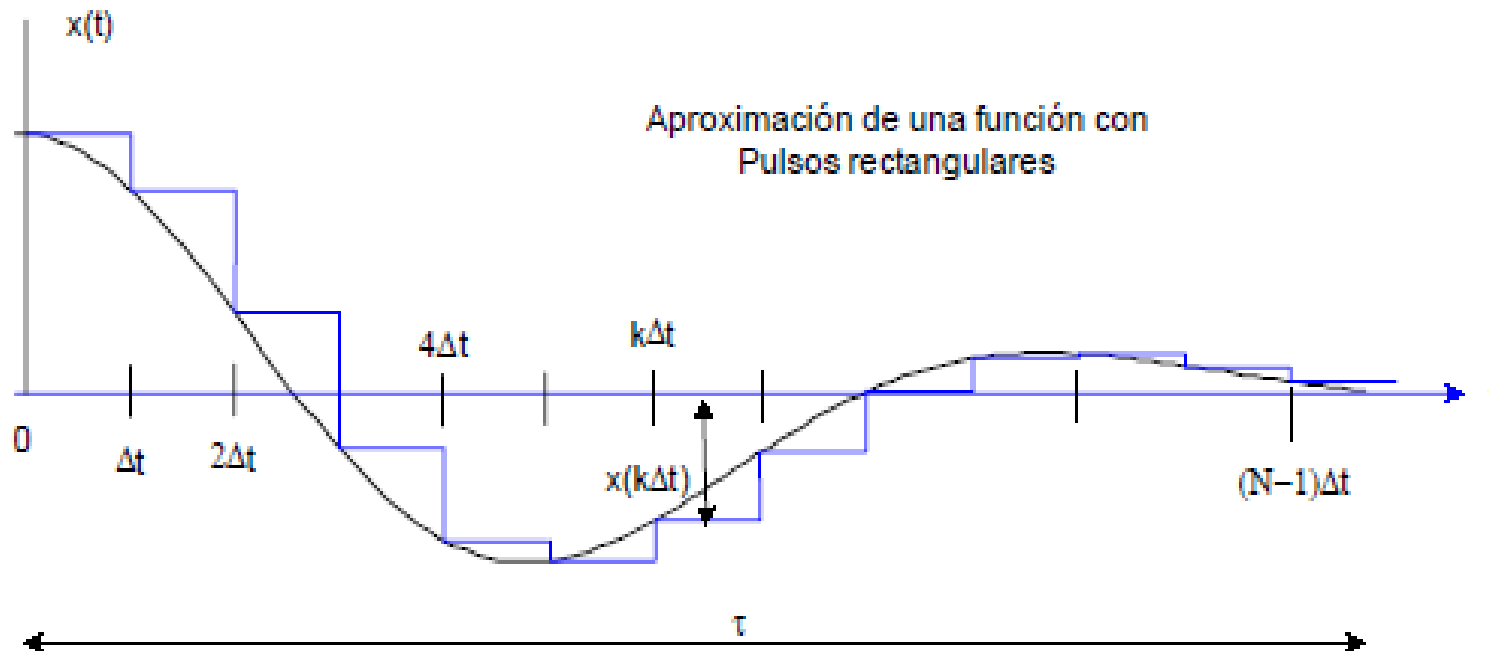
Clase 11. DFT, PSD

Lathi-Ding, cap 3.9; Couch-Cuevas-Romero cap 2.3.

Apuntes Prof. Bilbao

2.5 (Bilbao).- La Transformada de Fourier discreta (DFT)

$$X(f) = \int_T x(t) \cdot e^{-j2\pi \cdot f \cdot t} \cdot dt \approx \sum_{k=0}^{N-1} x(k \cdot \Delta t) \cdot e^{-j2\pi \cdot f \cdot k \cdot \Delta t} \cdot \Delta t = X_d(f)$$



$$X(f) = \int_T x(t) \cdot e^{-j2\pi \cdot f \cdot t} \cdot dt \approx \sum_{k=0}^{N-1} x(k \cdot \Delta t) \cdot e^{-j2\pi \cdot f \cdot k \cdot \Delta t} \cdot \Delta t = X_d(f)$$

$$x_k = x(k \cdot \Delta t) \quad \Delta t = \frac{\tau}{N}$$

$$X_d(f) = \frac{\tau}{N} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j2\pi \cdot f \cdot k \cdot \frac{\tau}{N}}$$

$$f_0 = \frac{1}{\tau}$$

$$X_d(f) = \frac{1}{N \cdot f_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{f}{f_0} \cdot k}$$

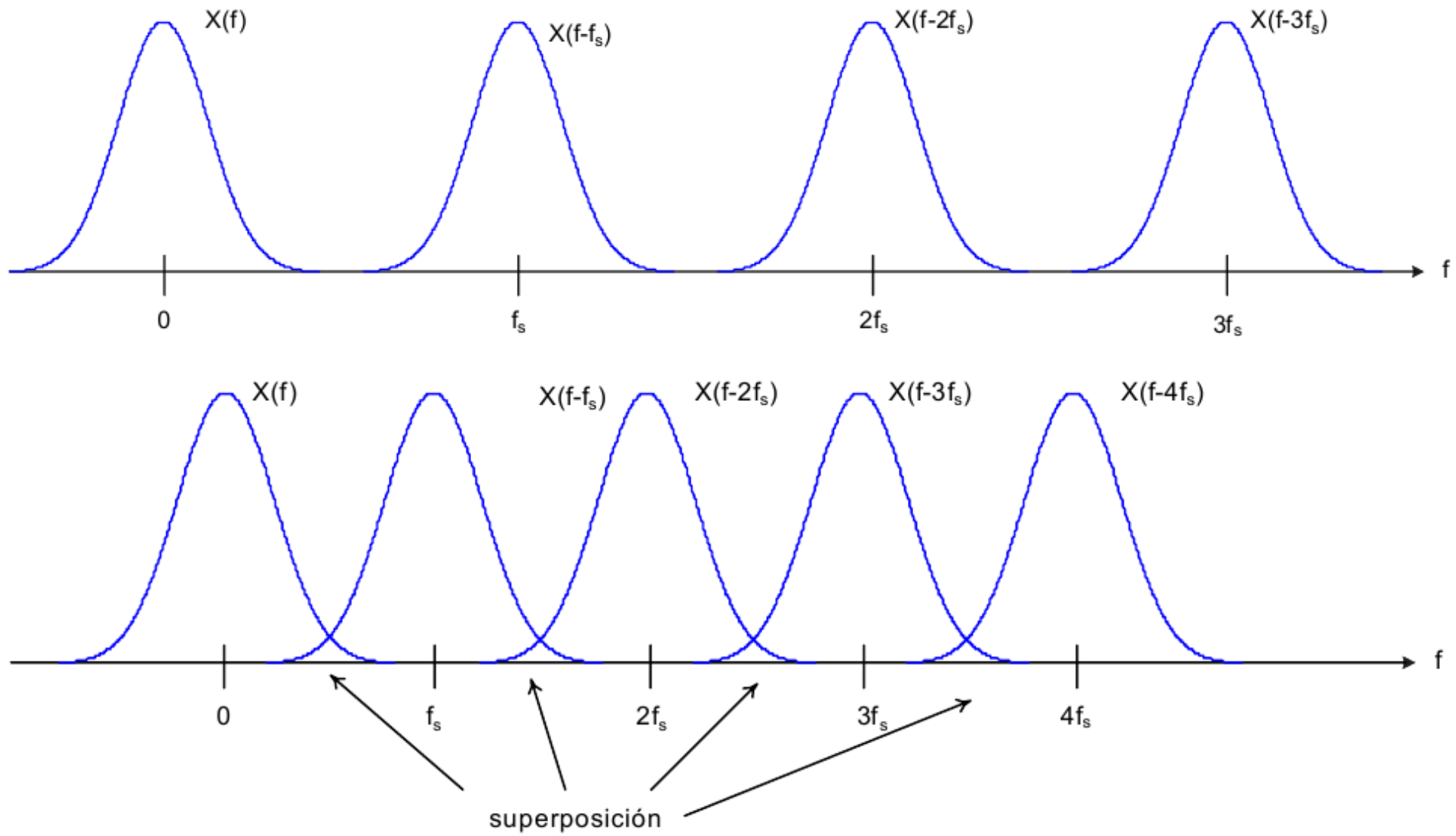
Periodicidad de la transformada discreta

$$X_d(f) = \frac{1}{N \cdot f_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{f}{f_0} \cdot k}$$

$$X_d(f + N \cdot f_0) = \frac{1}{N \cdot f_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{(f + N \cdot f_0)}{f_0} \cdot k}$$

$$\frac{1}{N \cdot f_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2\pi}{N} \cdot \frac{f}{f_0} \cdot k} \cdot e^{-j 2\pi \cdot k} = X_d(f)$$

El espectro de $X_d(f)$ es el de $X(f)$ repetido a múltiplos de f_s . Es evidente que, una mala elección de f_s puede introducir errores en el cálculo por efecto del translapamiento de espectros



Existen algoritmos de cálculo que aceleran el procesamiento de la suma (FFT, Fast Fourier Transform), y normalmente, calculan $X_d(f)$ en múltiplos de f_0 :

$$X_d(nf_0) = \frac{1}{N \cdot f_0} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2 \cdot \pi}{N} \cdot n \cdot k} = X_n$$

resultando un espectro discreto con puntos (líneas) en múltiplos de f_0 (En la terminología de la DFT o FFT, f_0 determina la resolución del espectro o el espacio entre líneas). Si la señal analizada fuera periódica, la toma de muestra debería hacerse durante un período ($T=\tau$) y los coeficientes de la serie de Fourier resultante serían:

$$c_n = \frac{1}{T} \cdot X_d(nf_0) = \frac{1}{N} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x_k \cdot e^{-j \frac{2 \cdot \pi}{N} \cdot n \cdot k}$$

Los paquetes de software que realizan la FFT, tienen las siguientes características: (a) el número de muestras es una potencia de 2 ($N=256, 1024, 65536$, etc.) y (b) La **resolución** del espectro es $1/\tau$ y la máxima armónica calculada es $n_{max}=N/2$, lo que da un ancho de espectro $F_{max} = N \cdot f_0 / 2 = f_s / 2$. **Antitransformada.**

RESUMEN DFT

1. La Transformada discreta de Fourier (DFT) es un cálculo aproximado de T.d.F a partir de una muestra de señal conteniendo N valores temporales.
2. El espectro producido por la DFT resulta periódico, con período igual a la frecuencia de muestreo.
3. Si bien la DFT puede producir un espectro continuo, los algoritmos normalmente empleados calculan el espectro en N frecuencias, que son armónicas de la frecuencia correspondiente al tiempo de observación de la señal (llamada resolución), además de $f=0$.
4. Si la señal muestreada se considera periódica, el espectro resultante debe incluir un factor igual a la frecuencia de muestreo. En este caso la DFT parece más estar aproximando a la Serie de F. que a la Transformada.
5. La frecuencia de muestreo debe respetar la regla de Nyquist, para evitar el fenómeno de aliasing.

Espectro de densidad de Potencia (Densidad espectral de potencia PSD)

$$P = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{\infty} |W_T(f)|^2 df = \int_{-\infty}^{\infty} \left(\lim_{T \rightarrow \infty} \frac{|W_T(f)|^2}{T} \right) df$$

$$\mathcal{P}_w(f) \triangleq \lim_{T \rightarrow \infty} \left(\frac{|W_T(f)|^2}{T} \right)$$

Para señales periódicas:

$$\mathcal{P}(f) = \sum_{n=-\infty}^{n=\infty} |c_n|^2 \delta(f - nf_0)$$

Espectro de **voltaje eficaz** de ruido del OPA TL082

