

# **Introducción al Procesamiento de Señales**

## **Curso 2023**

### Tema 4 - Análisis en Frecuencia de Señales y Sistemas Continuos

---

Santiago Rodríguez

# Introducción

---

# Análisis Frecuencial

## Transformadas:

Señales	Tiempo Continuo	Tiempo Discreto
A-Periódicas	Transformada de Fourier (TF) Transformada de Fourier (TF)	Transformada de Fourier de Tiempo Discreto (TFTD)
Periódicas	Serie de Fourier (SF) & TF	Serie Discreta de Fourier (SDF) & TFTD

## Motivación:

- Análisis Espectral de Señales
- Análisis de la Respuesta de Sistemas

# Transformada de Fourier

---

## Motivación:

1) Respuesta de sistemas lineales a exponenciales complejas:

$$x(t) = e^{j2\pi f_0 t}$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t - \tau) h(\tau) d\tau$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} e^{j2\pi f_0 (t - \tau)} h(\tau) d\tau$$

$$y(t) = e^{j2\pi f_0 t} \int_{-\infty}^{+\infty} e^{-j2\pi f_0 \tau} h(\tau) d\tau$$

$$y(t) = H(f_0) e^{j2\pi f_0 t}$$

con

$$H(f_0) = \int_{-\infty}^{+\infty} h(\tau) e^{-j2\pi f_0 \tau} d\tau$$

# Respuesta de sistemas lineales a exponenciales complejas

$H(f_0)$  es un número complejo (Ojo!! Tiene parte real e imaginaria - o módulo y fase -).

**Conclusión:** En un SLIT cuando entra una exponencial compleja, sale una exponencial compleja de la misma frecuencia. Pero su amplitud y fase cambian de acuerdo a  $H(f_0)$ , que depende del sistema en cuestión.

Las exponenciales complejas son *autofunciones* de los SLIT y los correspondientes valores  $H(f_0)$  *autovalores*. Además:

- Aprovecha los conocimientos sobre funciones periódicas.
- Transformación (casi) biunívoca entre 2 dominios (o puntos de vista).
- Permite describir el reparto de energía o de potencia.

¿Qué ocurre cuando a un SLIT entra un coseno?

# Transformada de Fourier

## Definición:

Transformada de Fourier directa (o integral de Fourier o ecuación de análisis):

$$X(f) = \mathcal{F}\{x(\cdot)\}(f) \triangleq \int_{-\infty}^{+\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt$$

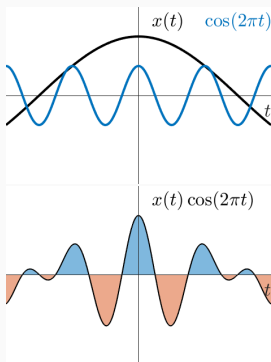
Transformada de Fourier inversa (o ecuación de síntesis):

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{X(\cdot)\}(t) \triangleq \int_{-\infty}^{+\infty} X(f)e^{j2\pi ft} df$$

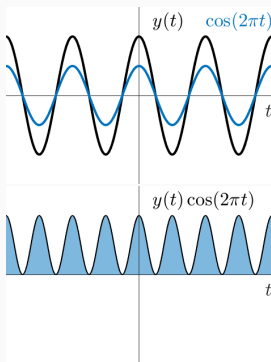
# Transformada de Fourier

## Interpretación:

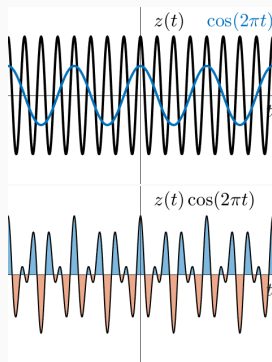
Medida de parecido con exponenciales complejas de frecuencia fija:



$$\int x \cos \approx 0$$



$$\int y \cos > 0$$



$$\int z \cos \approx 0$$



# Transformada de Fourier - Existencia

## Condiciones de Dirichlet:

Si queremos que:

$$X(f) = \mathcal{F}\{\mathcal{F}^{-1}\{X(\cdot)\}(t)\}(f)$$

$$x(t) = \mathcal{F}^{-1}\{\mathcal{F}\{x(\cdot)\}(f)\}(t)$$

Es suficiente que se cumplan simultáneamente:

- $x$  es absolutamente integrable  $\int |x| < \infty$ .
- $x$  tiene un número finito de máximos y mínimos dentro de cualquier intervalo finito.
- $x$  tiene un número finito de discontinuidades finitas dentro de cualquier intervalo finito.

Si  $x(t)$  es discontinua en  $t_0$  se obtiene:

$$\hat{x}(t_0) = \mathcal{F}^{-1}\{\mathcal{F}\{x(\cdot)\}(f)\}(t_0) = \frac{x(t_0^+) + x(t_0^-)}{2}$$

Hay señales de uso frecuente (constantes, escalón, senoidales) que no cumplen con las condiciones de Dirichlet (CD). Para incluir a esas señales se recurre al uso de distribuciones (delta de Dirac).

# Transformada de Fourier - Simetrías

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} x(t) e^{-j2\pi ft} dt \quad \text{ó} \quad x \supset X$$

Como  $e^{-j2\pi ft} = \cos(2\pi ft) - j\sin(2\pi ft)$ ,  $x = p_R + jp_I + n_R + jn_I$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{+\infty} (p_R + jp_I + n_R + jn_I) (\cos(2\pi ft) - j\sin(2\pi ft)) dt$$

y usando que  $\int_{-\infty}^{+\infty} f_{par} f_{impar} = 0$  se tiene

$$\begin{array}{ccccccc} x = & p_R & + & jp_I & + & n_R & + & jn_I \\ & \mathcal{F} \downarrow \uparrow \mathcal{F}^{-1} & & \mathcal{F} \downarrow \uparrow \mathcal{F}^{-1} & & \mathcal{F} \downarrow \uparrow \mathcal{F}^{-1} & & \mathcal{F} \downarrow \uparrow \mathcal{F}^{-1} \\ X = & P_R & + & jP_I & + & jN_I & + & N_R \end{array}$$

Si  $x$  es real  $\Leftrightarrow X$  es **Hermítica**, es decir  $X(f) = X^*(-f)$

# Transformada de Fourier - Propiedades 1

**Dualidad:** Si  $x \supset X$

1.  $x^*(t) \supset X^*(-f)$ 
  - Demo: Plantear def. de  $\mathcal{F}\{x(t)^*\}(f)$
2.  $X(-t) \supset x(f)$ 
  - Demo: Plantear def. de  $\mathcal{F}\{X(t)\}(f)$ , reflejar  $f$  y luego intercambiar roles  $f$  y  $t$ .
  - $x \text{ par} \rightarrow X \text{ par}$  entonces  $x(t) \supset X(f)$  y también  $X(t) \supset x(f)$
3.  $x(-t) \supset X(-f)$ 
  - Demo: Plantear def. de  $\mathcal{F}^{-1}\{X(f)\}(t)$ , reflejar  $t$  y luego reflejar  $f$ .

**Linealidad:** Si  $x \supset X$  e  $y \supset Y$  entonces

$$\alpha x(t) + \beta y(t) \supset \alpha X(f) + \beta Y(f)$$

## Transformada de Fourier - Propiedades 2

**Traslación:** Si  $x \supset X$ ,  $t_0 \in \Re$  y  $f_0 \in \Re$  entonces

$$x(t - t_0) \supset X(f)e^{-j2\pi t_0 f}$$

$$x(t)e^{j2\pi f_0 t} \supset X(f - f_0)$$

**Similaridad:** Si  $x \supset X$  y  $a \in \Re$  entonces

$$x(at) \supset \frac{1}{|a|} X(f/a)$$

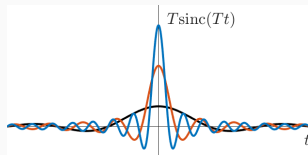
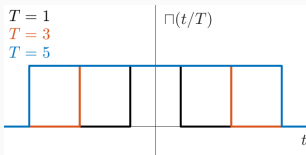
**Traslación y similaridad juntos:** Si  $x \supset X$  y  $a, b \in \Re$  entonces

$$x(at - b) = x(a(t - b/a)) \supset \frac{1}{|a|} X(f/a)e^{-j2\pi f \frac{b}{a}}$$

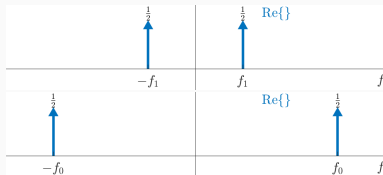
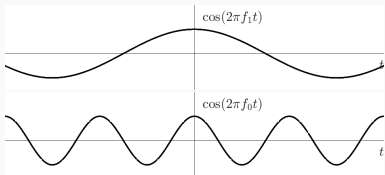
# Propiedades de la Transformada de Fourier

Si  $a > 1$ ,  $x(at)$  se contrae; pero  $X\left(\frac{f}{a}\right)$  se expande.

**Ejemplo:** Si  $T > 0$ , entonces  $\square\left(\frac{t}{T}\right) \supset T \operatorname{sinc}(fT)$



Variaciones más rápidas  $\Rightarrow$  contenido en mayores frecuencias.



## Transformada de Fourier - Propiedades 3

**Derivación:** Si  $x \supset X$ , entonces

$$\frac{dx}{dt}(t) = x'(t) \supset j2\pi fX(f)$$

$$-j2\pi tx(t) \supset \frac{dX}{df}(f) = X'(f)$$

Notar que al derivar se incrementan las altas frecuencias.

**Integración:** Si  $x \supset X$  entonces

$$\int_{-\infty}^t x(\lambda) d\lambda \supset \frac{X(f)}{j2\pi f} + \frac{X(0)\delta(f)}{2}$$

¿Qué representa  $X(0)$ ? ¿Cuándo tiene sentido aplicar esta propiedad?

## Transformada de Fourier - Propiedades 4

**Convolución:** Si  $x \supset X$  e  $y \supset Y$  entonces

$$\{x * y\}(t) \supset X(f)Y(f)$$

- Demo: Plantear la convolución en el tiempo y tomarle  $\mathcal{F}\{\}(f)$ .

**Multiplicación:** Si  $x \supset X$  e  $y \supset Y$  entonces

$$x(t)y(t) \supset \{X * Y\}(f)$$

- Demo: Plantear la convolución en el espectro y tomarle  $\mathcal{F}^{-1}\{\}(f)$ .



# Transformada de Fourier - Algunos ejemplos 1

- $x(t) = e^{-\alpha t}u(t), \quad \alpha > 0$

$$e^{-\alpha t}u(t) \supset \frac{1}{\alpha + j2\pi f} \quad \alpha > 0$$

- $x(t) = e^{-\alpha|t|}, \quad \alpha > 0$

$$e^{-\alpha|t|} \supset \frac{2\alpha}{\alpha^2 + 4\pi^2 f^2} \quad \alpha > 0$$

- $x(t) = \delta(t)$

$$\delta(t) \supset 1$$

- $x(t) = 1$

$$1 \supset \delta(f) \quad \text{por dualidad (2)}$$

## Transformada de Fourier - Algunos ejemplos 2

- Cajón:  $x(t) = \Pi(t)$

$$\Pi(t) \supset \text{sinc}(f) = \frac{\text{sen}(\pi f)}{\pi f}$$

- Signo:  $x(t) = \text{sgn}(t)$

$$\text{sgn}(t) \supset \frac{1}{j\pi f} = \frac{-j}{\pi f}$$

$$\frac{1}{j\pi t} \supset \text{sgn}(f)$$

- Escalón:  $x(t) = u(t)$ , (no es módulo integrable!!)

$$u(t) = \frac{1}{2} (1 + \text{sgn}(t))$$

$$u(t) \supset \frac{1}{2} \left( \delta(f) + \frac{1}{j\pi f} \right)$$

## Transformada de Fourier - Algunos ejemplos 3

- Exponencial compleja:  $x(t) = e^{j2\pi f_0 t}$  con  $f_0 \in \mathbb{R}$

$$e^{j2\pi f_0 t} \supset \delta(f - f_0)$$

- Coseno:  $x(t) = \cos(2\pi f_0 t)$

$$\cos(2\pi f_0 t) \supset \frac{1}{2} (\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0))$$

- Seno:  $x(t) = \sin(2\pi f_0 t)$

$$\sin(2\pi f_0 t) \supset \frac{j}{2} (\delta(f + f_0) - \delta(f - f_0))$$

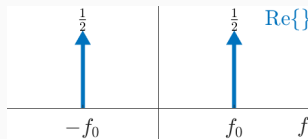
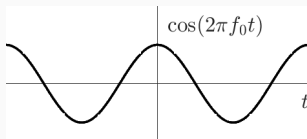
- Pulso gaussiano:  $x(t) = e^{-\pi t^2}$

$$e^{-\pi t^2} \supset e^{-\pi f^2}$$

# Transformada de Fourier - Algunos ejemplos 3

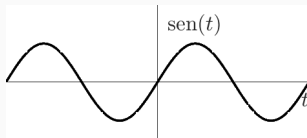
## Coseno

$$\frac{1}{2}e^{j2\pi f_0 t} + \frac{1}{2}e^{-j2\pi f_0 t} = \cos(2\pi f_0 t) \supset \frac{1}{2}(\delta(f + f_0) + \delta(f - f_0))$$



## Seno

$$\text{sen}(2\pi f_0 t) \supset \frac{j}{2}(\delta(f + f_0) - \delta(f - f_0))$$



# Transformada de Fourier - Modulación

Si  $x \supset X$  y  $f_0, t_0 \in \mathbb{R}$  entonces

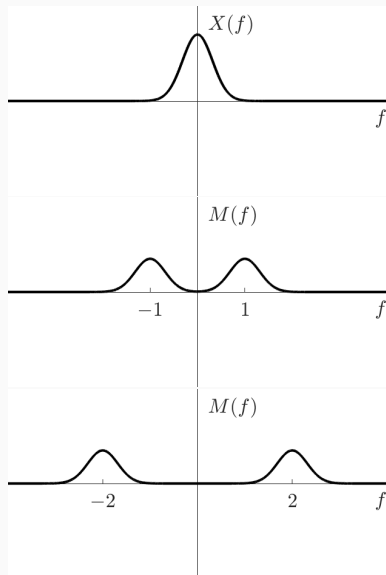
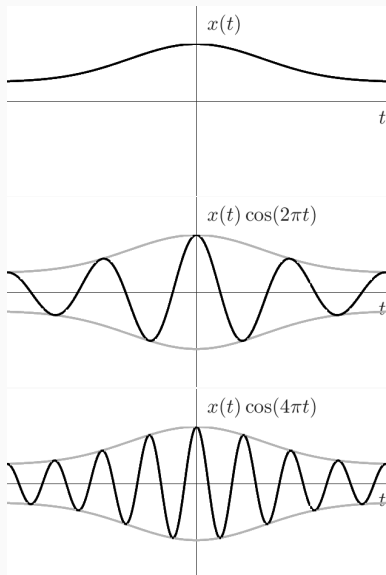
$$x(t)\cos(2\pi f_0 t) \supset \frac{1}{2} (X(f + f_0) + X(f - f_0))$$

$$x(t)\sin(2\pi f_0 t) \supset \frac{j}{2} (X(f + f_0) - X(f - f_0))$$

De forma dual

$$\frac{1}{2} (x(t + t_0) + x(t - t_0)) \supset X(f)\cos(2\pi f t_0)$$

# Propiedades de la Transformada de Fourier



# **Serie de Fourier de Señales Continuas**

---

## Definición:

Si  $x(t)$  es periódica de período  $T$  y cumple ciertas condiciones (CD), entonces se puede representar como:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k e^{j2\pi kt/T}$$

$c_k$  son los coeficientes de la serie y se calculan como:

$$c_k = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-j2\pi kt/T} dt$$

**Notar:** Es una descomposición en suma de exponenciales complejas **armónicas**.



### Una señal periódica particular: El peine

Habíamos definido a la función peine como

$$\text{↑↑↑}(t) = \sum_{i=-\infty}^{\infty} \delta(t - i)$$

Es simple ver que es una función periódica de período  $T = 1$ .

Aunque no cumple las condiciones de Dirichlet, podemos intentar representarla en serie de Fourier.

Para ello, calculamos los coeficientes:

$$c_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t) e^{-j2\pi kt/T} dt = \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} \delta(t) e^{-j2\pi kt/T} dt = 1$$

# La serie de Fourier del peine

Por lo tanto, tenemos que

$$\text{III}(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{j2\pi kt/T} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi kt}$$

Notemos que la última suma no converge en el sentido usual. Hemos “descubierto” una nueva igualdad en sentido distribucional

$$\sum_{i=-\infty}^{\infty} \delta(t - i) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi kt}$$

igualdad conocida como de Poisson (o de Pascal).

# La transformada de Fourier del peine

Usando los resultados anteriores, podemos calcular fácilmente la transformada de Fourier del peine

$$\begin{aligned} TF\{\text{III}(t)\} &= TF\left\{\sum_{i=-\infty}^{\infty} \delta(t-i)\right\} = \sum_{i=-\infty}^{\infty} TF\{\delta(t-i)\} \\ &= \sum_{i=-\infty}^{\infty} e^{j2\pi if} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(f-k) \end{aligned}$$

donde en el último paso usamos la igualdad de Poisson.

O sea, mostramos que

$$\text{III}(t) \supset \text{III}(f)$$

## **Transformada de Fourier de señales periódicas**

---

# Transformada de Fourier de señales periódicas

Esto último es un caso particular de un resultado más general.

Si  $x(t)$  es periódica de período  $T$ , puede escribirse como:

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k e^{j2\pi kt/T} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k e^{j2\pi \frac{k}{T} t}$$

Utilizando la linealidad de la TF y la propiedad de traslación resulta

$$X(f) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k \delta\left(f - \frac{k}{T}\right)$$

Las señales periódicas tienen espectro de líneas (aparecen deltas de Dirac).

La separación de las deltas es inversamente proporcional al período.

## **Respuesta en frecuencia de SLITs**

---

## Respuesta de SLITs a exponenciales complejas:

$$x(t) = e^{j2\pi f_0 t}$$

$$y(t) = H(f_0)e^{j2\pi f_0 t}$$

$H(f_0)$  es un número complejo (Ojo!! Tiene parte real e imaginaria - o módulo y fase -).

### Conclusión:

En un SLIT cuando entra una exponencial compleja, sale una exponencial compleja de la misma frecuencia. Pero su amplitud y fase cambian de acuerdo a  $H(f_0)$ , que depende del sistema en cuestión.

## Respuesta en Frecuencia de SLIT

Si variamos la frecuencia de la exponencial compleja de entrada, obtenemos

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

que es la transformada de Fourier de la respuesta impulsional del sistema.

Por este motivo,  $H(f)$  se conoce como la **respuesta en frecuencia** del sistema.



## Respuesta en Frecuencia de SLIT

Sea un SLIT con respuesta impulsional  $h(t)$ . Sean  $x(t)$  e  $y(t)$  la entrada y la salida de dicho sistema respectivamente. Como

$$y(t) = \{x * h\}(t)$$

Utilizando propiedades de la TF llegamos a que

$$Y(f) = H(f)X(f)$$

donde  $H(f)$  es la respuesta en frecuencia del sistema.

**Atención:** ¿Siempre existe  $H(f)$ ?

## Respuesta en Frecuencia de SLIT - Ejemplo

Analicemos un circuito RC con  $R = 10\text{ k}\Omega$  y  $C = 10\text{ }\mu\text{F}$ .

$x(t)$  es la tensión de la fuente de alimentación (entrada).

$y(t)$  es la tensión en el capacitor (salida). La ecuación diferencial que describe el comportamiento del circuito es:

$$y(t) + RCy'(t) = x(t)$$

Aplicando TF a ambos lados de la igualdad:

$$Y(f) + j2\pi fRCY(f) = X(f)$$

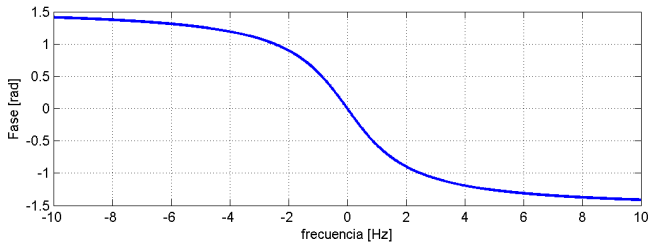
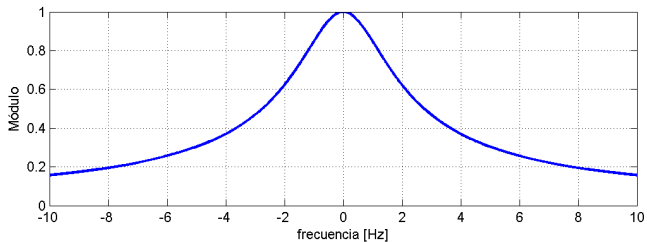
Despejando, la **respuesta en frecuencia** resulta:

$$\frac{Y(f)}{X(f)} = H(f) = \frac{1}{1 + j2\pi fRC}$$

Antitransformando podemos encontrar  $h(t)$ :

$$h(t) = \frac{1}{RC}e^{-t/RC}u(t)$$

## Respuesta en Frecuencia de SLIT - Ejemplo (cont.)



# Teoremas de Rayleigh y Parseval

---

# Teoremas de Rayleigh y Parseval

## Teorema de Rayleigh

$$\int_{-\infty}^{+\infty} x(t)y^*(t)dt = \int_{-\infty}^{+\infty} X(f)Y^*(f)df$$

## Teorema de Parseval

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{+\infty} |X(f)|^2 df$$

## **Respuesta de un SLIT a señales periódicas**

---

## Respuesta de un SLIT a señales periódicas

Sea un SLIT con respuesta impulsional  $h(t)$ . Sea  $x(t)$  una señal periódica de período  $T$  la entrada al sistema.

¿Cómo resulta la salida?

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k e^{j2\pi \frac{k}{T} t}$$

Utilizando superposición (SLIT) resulta

$$y(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} c_k H(k/T) e^{j2\pi \frac{k}{T} t}$$

¿Qué se puede decir de la señal de salida? ¿Es periódica?

¿Cuáles son los coeficientes de su SF?