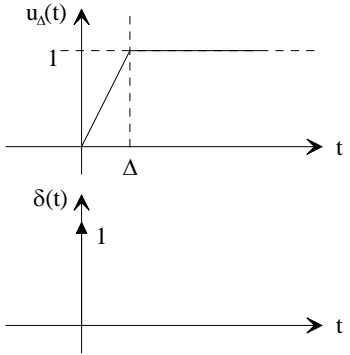
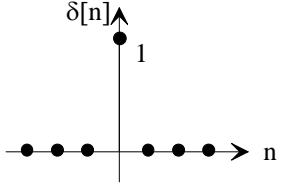


| Señales unidimensionales  |  |
|---|--|
| <p><b>Señal:</b></p> $f(t): t \in \mathfrak{R} \xrightarrow{f} f(t) \in \begin{cases} \mathfrak{R} \\ \mathbb{C} \end{cases}$   | <p><b>Señal:</b></p> $f[n]: n \in \mathbb{Z} \xrightarrow{f} f[n] \in \begin{cases} \mathfrak{R} \\ \mathbb{C} \end{cases}$  |
| <p><b>La función <math>\delta(t)</math>:</b></p> <p><b>Definición:</b></p> <p>Dada la función <math>u_{\Delta}(t)</math>:</p> $\delta(t) = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \frac{du_{\Delta}(t)}{dt} = \begin{cases} \infty, & t = 0 \\ 0, & t \neq 0 \end{cases}$  <p><b>Propiedades:</b></p> <ol style="list-style-type: none"> <li>Área unidad:</li> </ol> $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$ <ol style="list-style-type: none"> <li>Selección:</li> </ol> $f(t) \cdot \delta(t) = f(0) \cdot \delta(t)$ $f(t) \cdot \delta(t - t_0) = f(t_0) \cdot \delta(t - t_0)$ <p><b>1+2.</b> Expresión de una señal cualquiera como combinación lineal de funciones <math>\delta(t)</math> ponderadas y desplazadas:</p> $f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) \delta(t - \tau) d\tau$ <p>Efectivamente,</p> $f(t_0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) \delta(t_0 - \tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} f(t_0) \delta(t_0 - \tau) d\tau = f(t_0) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t_0 - \tau) d\tau = f(t_0), \forall t_0 \in \mathfrak{R}$ | <p><b>La función <math>\delta[n]</math>:</b></p> <p><b>Definición:</b></p> $\delta[n] = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases}$  <p><b>Propiedades:</b></p> <ol style="list-style-type: none"> <li>Área unidad:</li> </ol> $\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta[n] = 1$ <ol style="list-style-type: none"> <li>Selección:</li> </ol> $f[n] \cdot \delta[n] = f[0] \cdot \delta[n]$ $f[n] \cdot \delta[n - n_0] = f[n_0] \cdot \delta[n - n_0]$ <p><b>1+2.</b> Expresión de una señal cualquiera como combinación lineal de funciones <math>\delta(t)</math> ponderadas y desplazadas:</p> $f[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[k] \delta[n - k]$ <p>Efectivamente,</p> $f[n_0] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[k] \delta[n_0 - k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[n_0] \delta[n_0 - k] = f[n_0] \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \delta[n_0 - k] = f[n_0], \forall n_0 \in \mathbb{Z}$ |

|   |   |
|---|---|
| <p><b>Sistemas LTI:</b></p> <div style="text-align: center;"> <math>f(t) \longrightarrow \boxed{S} \longrightarrow g(t) \quad \text{o} \quad f(t) \xrightarrow{S} g(t)</math> </div> <p><b>1. Lineal (L):</b></p> $f_1(t) \xrightarrow{L} g_1(t)$ $f_2(t) \xrightarrow{L} g_2(t)$ $k_1 f_1(t) + k_2 f_2(t) \xrightarrow{L} k_1 g_1(t) + k_2 g_2(t), \forall k_1, k_2 \in \mathfrak{R}$ <p><b>2. Invariante (Time Invariant - TI):</b></p> $f(t) \xrightarrow{TI} g(t)$ $f(t - t_0) \xrightarrow{TI} g(t - t_0), \forall t_0 \in \mathfrak{R}$   | <p><b>Sistemas LTI:</b></p> <div style="text-align: center;"> <math>f[n] \longrightarrow \boxed{S} \longrightarrow g[n] \quad \text{o} \quad f[n] \xrightarrow{S} g[n]</math> </div> <p><b>1. Lineal (L):</b></p> $f_1[n] \xrightarrow{L} g_1[n]$ $f_2[n] \xrightarrow{L} g_2[n]$ $k_1 f_1[n] + k_2 f_2[n] \xrightarrow{L} k_1 g_1[n] + k_2 g_2[n], \forall k_1, k_2 \in \mathfrak{R}$ <p><b>2. Invariante (Time Invariant - TI):</b></p> $f[n] \xrightarrow{TI} g[n]$ $f[n - n_0] \xrightarrow{TI} g[n - n_0], \forall n_0 \in \mathbb{Z}$   |
| <p><b>Respuesta de un sistema LTI a una señal</b></p> <p><b>1. Respuesta al impulso:</b></p> $\delta(t) \xrightarrow{LTI} h(t) \Rightarrow \delta(t - t_0) \xrightarrow{TI} h(t - t_0), \forall t_0 \in \mathfrak{R}$ <p><b>2. Respuesta a una señal cualquiera:</b></p> $f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) \delta(t - \tau) d\tau \xrightarrow{LTI} g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau) h(t - \tau) d\tau = f(t) * h(t)$   | <p><b>Respuesta de un sistema LTI a una señal</b></p> <p><b>1. Respuesta al impulso:</b></p> $\delta[n] \xrightarrow{LTI} h[n] \Rightarrow \delta[n - n_0] \xrightarrow{TI} h[n - n_0], \forall n_0 \in \mathbb{Z}$ <p><b>2. Respuesta a una señal cualquiera:</b></p> $f[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[k] \delta[n - k] \xrightarrow{LTI} g[n] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} f[k] h[n - k] = f[n] * h[n]$   |
| <p><b>Análisis frecuencial en sistemas LTI</b></p> <p><b>1. Expresión de <math>f(t)</math> como combinación lineal de exponenciales periódicas.</b></p> $f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} F(j\omega) \cdot e^{j\omega t} d\omega, \text{ donde } F(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-j\omega t} dt \text{ indica el peso relativo que tiene } f(t) \text{ a cada pulsación, } \omega.$ <p><math>F(j\omega)</math> es la Transformada de Fourier de <math>f(t)</math>: <math>f(t) \xrightarrow{FT} F(j\omega)</math></p> <p>Cambiando pulsación (<math>\omega</math>) por frecuencia (<math>f</math>):</p> $f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F_c(f) \cdot e^{j2\pi f t} df, \text{ donde } F_c(f) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-j2\pi f t} dt$ | <p><b>Análisis frecuencial en sistemas LTI</b></p> <p><b>1. Expresión de <math>f[n]</math> como combinación lineal de exponenciales periódicas.</b></p> $f[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} F(e^{j\omega}) \cdot e^{j\omega n} d\omega, \text{ donde } F(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j\omega n} \text{ indica el peso relativo que tiene } f[n] \text{ a cada pulsación, } \omega.$ <p><math>F(e^{j\omega})</math> es la Transformada de Fourier de Tiempo Discreto de <math>f[n]</math>:</p> $f[n] \xrightarrow{DTFT} F(e^{j\omega})$ <p>Obsérvese que <math>e^{-j\omega n} = e^{-j(\omega+2k\pi)n}, \forall k \in \mathbb{Z}</math>. Por lo tanto, <math>F(e^{j\omega})</math> es periódica de periodo <math>2\pi</math>.</p> <p>Cambiando pulsación (<math>\omega</math>) por frecuencia (<math>f</math>):</p> |

**2. Respuesta de un sistema LTI a una exponencial periódica.**

$$e^{j\omega_0 t} \xrightarrow{LTI} \int_{-\infty}^{\infty} e^{j\omega_0 \tau} h(t-\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{j\omega_0(t-\tau)} d\tau = e^{j\omega_0 t} \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-j\omega_0 \tau} d\tau$$

Teniendo en cuenta que  $h(t) \xrightarrow{FT} H(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t) \cdot e^{-j\omega t} dt$ , resulta:

$$e^{j\omega_0 t} \xrightarrow{LTI} e^{j\omega_0 t} H(j\omega) \Big|_{\omega=\omega_0}, \text{ o bien, } e^{j2\pi f_0 t} \xrightarrow{LTI} e^{j2\pi f_0 t} H_c(f) \Big|_{f=f_0}, \text{ por lo que a la función } H(j\omega) \text{ o } H_c(f) \text{ se le denomina } \textit{respuesta en frecuencia} \text{ del sistema LTI.}$$

**1+2. Respuesta de un sistema LTI a una señal cualquiera.**

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F_c(f) \cdot e^{j2\pi f t} df \xrightarrow{LTI} g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F_c(f) \cdot H_c(f) \cdot e^{j2\pi f t} df$$

Teniendo en cuenta que:

$$g(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G_c(f) \cdot e^{j2\pi f t} df$$

resulta:

$$f(t) \xrightarrow{LTI} g(t) = f(t) * h(t)$$

$$F_c(f) \xrightarrow{LTI} G_c(f) = F_c(f) \cdot H_c(f)$$

$$f[n] = \int_1 F_d(f) \cdot e^{j2\pi f n} df, \text{ donde } F_d(f) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f[n] e^{-j2\pi f n}$$

Análogamente,  $e^{-j2\pi f n} = e^{-j2\pi(f+k)n}$ ,  $\forall k \in \mathbb{Z}$ . Por lo tanto,  $F_d(f)$  es periódica de periodo unidad.

**2. Respuesta de un sistema LTI a una exponencial periódica.**

$$e^{j\omega_0 n} \xrightarrow{LTI} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{j\omega_0 k} h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} e^{j\omega_0[n-k]} h[k] = e^{j\omega_0 n} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k}$$

Teniendo en cuenta que  $h[n] \xrightarrow{DTFT} H(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} h[n] e^{-j\omega n}$ , resulta:

$$e^{j\omega_0 n} \xrightarrow{LTI} e^{j\omega_0 n} H(e^{j\omega}) \Big|_{\omega=\omega_0}, \text{ o bien, } e^{j2\pi f_0 n} \xrightarrow{LTI} e^{j2\pi f_0 n} H_d(f) \Big|_{f=f_0}, \text{ por lo que a la función } H(e^{j\omega}) \text{ o } H_d(f) \text{ se le denomina } \textit{respuesta en frecuencia} \text{ del sistema LTI.}$$

**1+2. Respuesta de un sistema LTI a una señal cualquiera.**

$$f[n] = \int_1 F_d(f) \cdot e^{j2\pi f n} df \xrightarrow{LTI} g[n] = \int_1 F_d(f) \cdot H_d(f) \cdot e^{j2\pi f n} df$$

Teniendo en cuenta que:

$$g[n] = \int_1 G_d(f) \cdot e^{j2\pi f n} df$$

resulta:

$$f[n] \xrightarrow{LTI} g[n] = f[n] * h[n]$$

$$F_d(f) \xrightarrow{LTI} G_d(f) = F_d(f) \cdot H_d(f)$$

**NOTA:**

Si  $f(t)$  es periódica, la integral  $F_c(f)$  no converge. En este caso:

1. Desarrollo en Serie de Fourier (FS) de una señal periódica de periodo  $T_0$ :

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \cdot e^{j2\pi k f_0 t}, \text{ donde } f_0 = 1/T_0 \text{ y } a_k \text{ son los coeficientes del FS}$$

2. FT de una señal exponencial compleja periódica:

$$\text{Dado que } f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} F_c(f) \cdot e^{j2\pi f t} df, \text{ si } F_c(f) = \delta(f - f_0) \Rightarrow f(t) = e^{j2\pi f_0 t}$$

$$\text{Por lo tanto: } e^{j2\pi f_0 t} \xrightarrow{FT} \delta(f - f_0)$$

1+2. Teniendo en cuenta, además, que la FT es lineal, resulta:

$$f(t) \text{ periódica} \Rightarrow f(t) \xrightarrow{FT} F_c(f) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \delta(f - kf_0)$$

1+2. Una segunda conclusión o propiedad derivada de este análisis es:

$$\text{Si } f(t) = e^{j2\pi f_0 t} \Rightarrow F_c(f) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-j2\pi f t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j2\pi(f-f_0)t} dt = \delta(f - f_0). \text{ Por lo}$$

tanto, observando la última igualdad y particularizando en  $f = 0$  resulta:

$$\int_{-\infty}^{\infty} e^{j2\pi f_0 t} dt = \delta(f_0)$$

|   |   |
|---|---|
| <p><b>Señales multidimensionales (dimensión <math>k</math>)</b></p>   |   |
| <p><b>Señal:</b></p> $\psi(\vec{x}): \vec{x} \in \mathfrak{R}^k \xrightarrow{\psi} \psi(\vec{x}) \in \begin{cases} \mathfrak{R} \\ \mathbb{C} \end{cases}$  | <p><b>Señal:</b></p> $\psi[\vec{x}]: \vec{x} \in Z^k \xrightarrow{\psi} \psi[\vec{x}] \in \begin{cases} \mathfrak{R} \\ \mathbb{C} \end{cases}$   |
| <p><b>La función <math>\delta(\vec{x})</math>:</b></p> <p><b>Definición:</b></p> $\delta(\vec{x}) = \begin{cases} \infty, \vec{x} = \vec{0} \\ 0, \vec{x} \neq \vec{0} \end{cases}$ <p><b>Propiedades:</b></p> <p>1. Área unidad:</p> $\int_{\mathfrak{R}^k} \delta(\vec{x}) d\vec{x} = 1$ <p>2. Selección:</p> $\psi(\vec{x}) \cdot \delta(\vec{x}) = \psi(\vec{0}) \cdot \delta(\vec{x})$ $\psi(\vec{x}) \cdot \delta(\vec{x} - \vec{x}_0) = \psi(\vec{x}_0) \cdot \delta(\vec{x} - \vec{x}_0)$ <p>1+2. Expresión de una señal cualquiera como combinación lineal de funciones <math>\delta(\vec{x})</math> ponderadas y desplazadas en el espacio <math>k</math> dimensional:</p> $\psi(\vec{x}) = \int_{\mathfrak{R}^k} \psi(\vec{y}) \cdot \delta(\vec{x} - \vec{y}) d\vec{y}$ | <p>Las conclusiones son análogas a las del caso continuo, con las siguientes apreciaciones:</p> <p><math>\Psi_d(\vec{f})</math> es la Transformada de Fourier de Espacio Discreto de <math>\psi[\vec{x}]</math>:</p> $\psi[\vec{x}] \xrightarrow{DSFT} \Psi_d(\vec{f})$ <p><math>\Psi_d(\vec{f})</math> es una señal ‘periódica’ de periodo ‘unidad’ (el periodo es un hipercubo de lado unidad).</p> |
| <p><b>Sistemas LSI:</b></p> <p>El desarrollo es análogo al del caso unidimensional, con la salvedad de que los sistemas que verifican linealidad e invarianza respecto a desplazamientos de la variable independiente (ahora un vector), se denominan <i>Linear Shift Invariant – LSI</i>.</p>  |   |
| <p><b>Respuesta de un sistema LSI a una señal</b></p> <p>El desarrollo es análogo al del caso unidimensional. La conclusión:</p> $\psi(\vec{x}) \xrightarrow{LSI} \theta(\vec{x}) = \psi(\vec{x}) * h(\vec{x}), \text{ donde } \delta(\vec{x}) \xrightarrow{LSI} h(\vec{x})$  |   |

**Análisis frecuencial en sistemas LSI**

1. Expresión de  $\psi(\vec{x})$  como combinación lineal de exponenciales periódicas.

$\psi(\vec{x}) = \int_{\mathfrak{R}^k} \Psi_c(\vec{f}) \cdot e^{j2\pi\vec{f}\cdot\vec{x}} d\vec{f}$ , donde  $\Psi_c(\vec{f}) = \int_{\mathfrak{R}^k} \psi(\vec{x}) \cdot e^{-j2\pi\vec{f}\cdot\vec{x}} d\vec{x}$  indica el peso relativo que tiene la señal  $\psi(\vec{x})$  en cada vector frecuencia,  $\vec{f}$ , vector que indica la frecuencia en cada dimensión del espacio  $k$  dimensional.

$\Psi_c(\vec{f})$  es la Transformada de Fourier de  $\psi(\vec{x})$ :  $\psi(\vec{x}) \xrightarrow{CSFT} \Psi_c(\vec{f})$

2. Respuesta de un sistema LSI a una exponencial periódica.

$e^{j2\pi\vec{f}_0\cdot\vec{x}} \xrightarrow{LSI} e^{j2\pi\vec{f}\cdot\vec{x}} H_c(\vec{f}) \Big|_{\vec{f}=\vec{f}_0}$ , por lo que a la función  $H_c(\vec{f})$  se le denomina *respuesta en frecuencia* del sistema LSI.

1+2. Respuesta de un sistema LSI a una señal cualquiera.

$\psi(\vec{x}) \xrightarrow{LSI} \theta(\vec{x}) = \psi(\vec{x}) * h(\vec{x})$

$\Psi_c(\vec{f}) \xrightarrow{LTI} \Phi_c(\vec{f}) = \Psi_c(\vec{f}) \cdot H_c(\vec{f})$