Tema I: Señales y sistemas

Caraidanaiana ann antar an taraign agus agus agus agus agus agus agus agus
Consideraciones generales sobre señales
Definición
Consideraciones generales sobre señales Definición Señales discretas y continuas Condiciones de estudio
Transformaciones de la variable independiente
Señales periódicas
Señales pares e impares
Energía y potencia
Funciones matemáticas de interés para representar señales
Función exponencial compleja (formulación general)
Función exponencial compleja
Función cosenoidal (sinusoidal)
Función exponencial real
Otras funciones
Funciones escalón e impulso
Función escalón unitario
Función impulso unitario
Consideraciones generales sobre sistemas
Sistemas estables
Sistemas invertibles e inversos
Sistemas con y sin memoria
Sistemas causales
Sistemas invariantes con el tiempo
Sistemas lineales
Sistemas lineales invariantes con el tiempo (LTI: linear, time-invariant)
La integral de convolución
Definición
Determinación gráfica de la integral de convolución
Determinación analítica de la integral de convolución
Ejemplo
Memoria y función de ponderación de un circuito

Consideraciones generales sobre señales

Definición

Es todo aquello que contiene información acerca de la naturaleza o el comportamiento de algún fenómeno físico (electromagnético, acústico, mecánico, biológico, etcétera).

Una señal se representa matemáticamente por medio de una función que depende de una o más variables independientes.

Señales discretas y continuas

Señales discretas

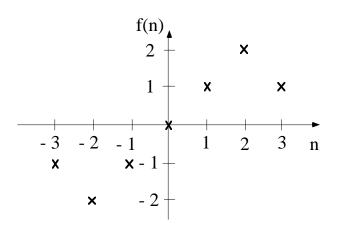
Señales continuas

Las variables independientes sólo pueden tomar conjuntos restringidos de valores.

Las funciones representativas sólo están definidas para los valores posibles de las variables. Las variables independientes son continuas (pueden tomar cualquier valor real).

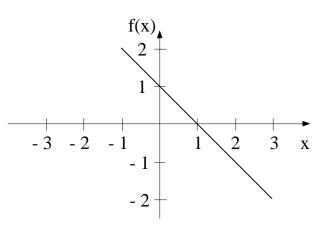
Las funciones representativas están definidas para sucesiones continuas de las variables independientes.

Ejemplo



$$f(n) = Ksen\left(\frac{n\pi}{N}\right), n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$
$$K = \sqrt{2}, N = 4$$

Ejemplo



$$f(x) = ax + b$$

$$a = -1, b = 1$$

Condiciones de estudio

Se considerarán únicamente señales (magnitudes) electromagnéticas.

- -Fundamentales: corriente, tensión.
- -Derivada de las fundamentales: potencia.

Se considerará una sola variable independiente (el tiempo, t).

Las magnitudes electromagnéticas pueden variar sólo en función del tiempo.

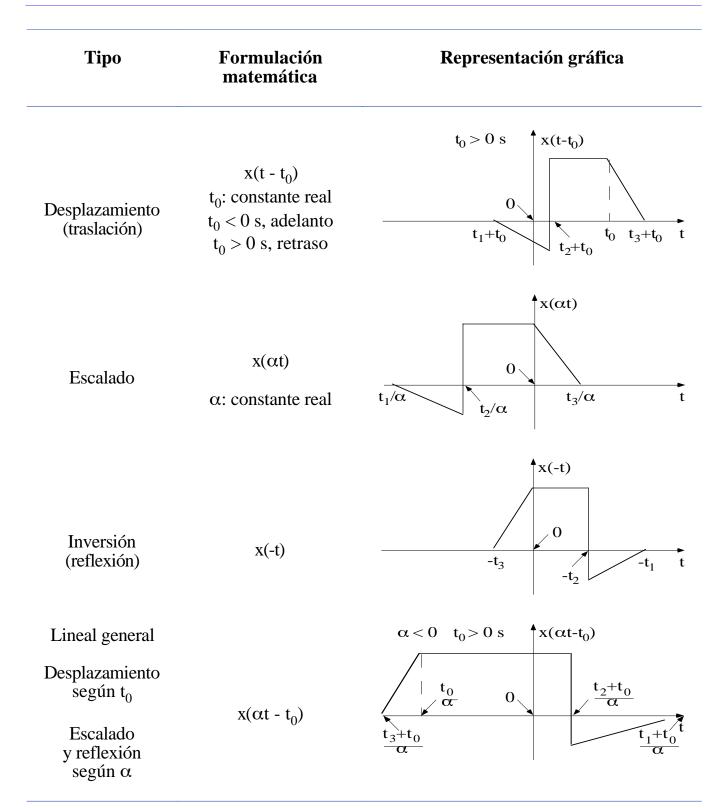
Se considerarán únicamente señales continuas (no señales discretas).

No deben confundirse las distintas interpretaciones de señales continuas.

- -Señales continuas: las que se definieron en el apartado anterior.
- -Señales continuas en el tiempo: señales continuas que tienen el mismo valor en cualquier instante.

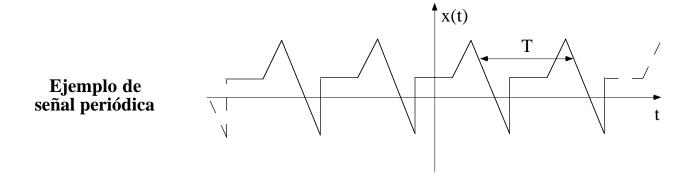
Transformaciones de la variable independiente

Tipo	Formulación matemática	Representación gráfica
Señal original	x(t)	$x(t)$ t_1 t_2 t_3



Señales periódicas

x(t) periódica $\Leftrightarrow \exists T(real) > 0$ tal que $x(t) = x(t+T) \forall t$ A T se le denomina periodo. Una señal no periódica se denomina aperiódica.



Si x(t) es periódica de periodo T, también lo es de periodo mT, siendo m cualquier número natural.

Se denomina periodo fundamental al valor más pequeño (T₀) para el que se cumple la condición de periodicidad.

Representa el tiempo mínimo que tarda en repetirse la señal.

Se denomina frecuencia fundamental a

$$f_0 = \frac{1}{T_0}$$
 [Hz, s⁻¹, ciclos/s]

Representa el número de veces que se repite la señal en cada unidad de tiempo.

No tiene sentido hablar de periodo cuando x(t) = constante $\forall t$.

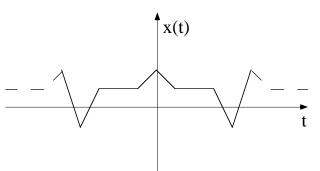
Señales pares e impares

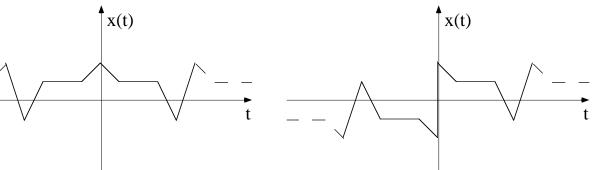
$$x(t) par \Leftrightarrow x(-t) = x(t) \forall t$$

$x(t) \text{ impar} \Leftrightarrow x(-t) = -x(t) \forall t$

Ejemplo

Ejemplo





Parte par
$$x_{p}(t) = Par\{x(t)\} = \frac{x(t) + x(-t)}{2}$$

Parte impar

 $x_{i}(t) = Impar\{x(t)\} = \frac{x(t) - x(-t)}{2}$

Energía y potencia

Magnitud	Intervalo [t ₁ , t ₂]	Intervalo infinito
Energía de la señal	$E = \int_{t_1}^{t_2} x(t) ^2 dt$	$E_{\infty} = \lim[T \to \infty] \int_{-T}^{T} x(t) ^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) ^2 dt$
Potencia media de la señal	$P = \frac{1}{t_2 - t_1} \int_{t_1}^{t_2} x(t) ^2 dt$	$P_{\infty} = \lim[T \rightarrow \infty] \frac{1}{2T} \int_{-T}^{T} x(t) ^2 dt$

Funciones matemáticas de interés para representar señales

Función exponencial compleja (formulación general)

Está definida por la expresión $x(t) = Ae^{st}$, siendo A y s dos números complejos

$$j = \sqrt{-1}$$
 unidad de los números imaginarios

$$A = |A|e^{j\theta}$$
 representación polar

$$s = \sigma + j\omega_0$$
 representación cartesiana

$$e^{j\alpha} = \cos(\alpha) + j\sin(\alpha)$$
 relación de Euler

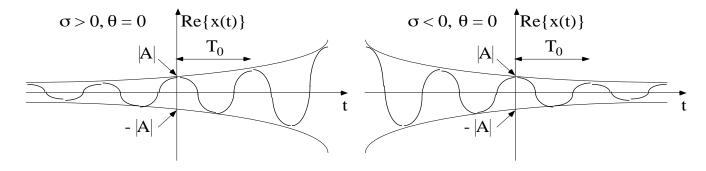
$$x(t) = Ae^{st} = \left|A\right|e^{j\theta}e^{(\sigma + j\omega_0 t)} = \left|A\right|e^{\sigma t}e^{j(\omega_0 t + \theta)} = \left|A\right|e^{\sigma t}[\cos(\omega_0 t + \theta) + j\sin(\omega_0 t + \theta)]$$

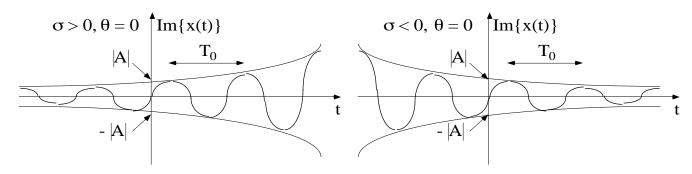
$$Re\{x(t)\} = |A|e^{\sigma t}cos(\omega_0 t + \theta)$$

$Im\{x(t)\} = |A|e^{\sigma t}sen(\omega_0 t + \theta)$

Exponenciales crecientes

Exponenciales amortiguadas





Función exponencial compleja

Está definida por la expresión
$$x(t)=Ae^{st},$$
 siendo
$$A=|A|e^{j\varphi},\ s=j\omega_0 t$$

$$\begin{split} x(t) &= Ae^{st} = \left|A\right|e^{j\varphi}e^{j\omega_0t} = \left|A\right|[\cos(\omega_0t+\varphi) + j\mathrm{sen}(\omega_0t+\varphi)] \\ Re\{x(t)\} &= \left|A\right|\cos(\omega_0t+\varphi) \\ &\qquad Im\{x(t)\} = \left|A\right|\mathrm{sen}(\omega_0t+\varphi) \end{split}$$

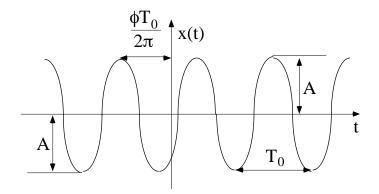
Se dice que un conjunto de funciones exponenciales complejas están relacionadas armónicamente cuando sus periodos son submúltiplos de uno dado, que es el periodo fundamental (T_0) .

Armónico de orden k (entero) $x_k(t) \qquad \qquad \text{Exponencial compleja de periodo } T_k = \frac{T_0}{|k|}$

Función cosenoidal (sinusoidal)

Función periódica de la forma

$$\begin{split} x(t) &= Acos(\omega_0 t + \varphi) = Asen \!\! \left(\!\! \omega_0 t + \varphi + \frac{\pi}{2} \!\! \right) \!\! , \, A(real) > 0, \, \varphi \; real, \, \omega_0 = 2\pi f_0, \, f_0 = \frac{1}{T_0} \\ &A < 0 \Rightarrow x(t) = |A|cos(\omega_0 t + \varphi'), \, \varphi' = \varphi \pm \pi \end{split}$$



A (>0), |A| (A < 0): amplitud

T₀: periodo fundamental [s]

 f_0 : frecuencia fundamental [Hz, s^{-1}]

 ω_0 : frecuencia angular [rad/s]

φ: fase [rad]

Obsérvese que

$$A\cos(\omega_0 t) = x(t) = x_p(t) + x_i(t)$$

$$Par\{x(t)\} = x_p(t) = \frac{x(t) + x(-t)}{2} = \frac{Acos(\omega_0 t) + Acos(-\omega_0 t)}{2}$$

Impar
$$\{x(t)\} = x_i(t) = \frac{x(t) - x(-t)}{2} = \frac{A\cos(\omega_0 t) - A\cos(-\omega_0 t)}{2}$$

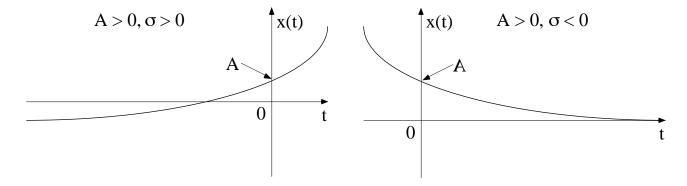
Traslación

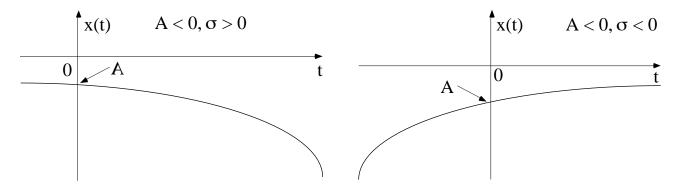
$$\begin{array}{c|c} \text{Traslación} \\ \text{de la variable independiente} \\ (\omega_0 t) \rightarrow (\omega_0 t + \phi) \\ \text{Relación de Euler} \end{array} \Rightarrow \begin{array}{c|c} x(t) = A cos(\omega_0 t + \phi) = \frac{A(e^{j\omega_0 t} e^{j\phi} + e^{-j\omega_0 t} e^{-j\phi})}{2} = \\ = A Re\{e^{(j\omega_0 t + \phi)}\} \end{array}$$

$$A = |A|e^{j\phi} \Rightarrow x(t) = Re\{Ae^{j\omega_0 t}\}$$

Función exponencial real

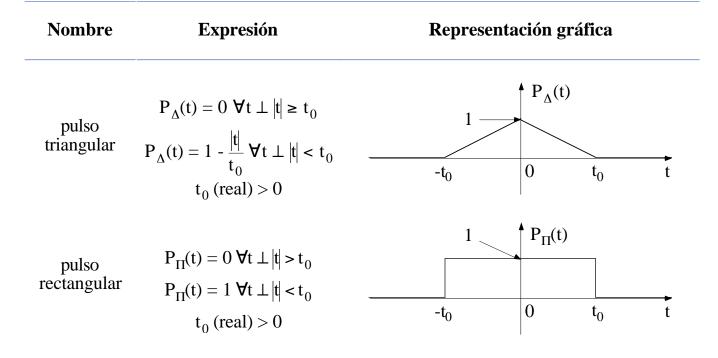
Está definida por la expresión $x(t) = Ae^{\sigma t}$, siendo A y σ números reales





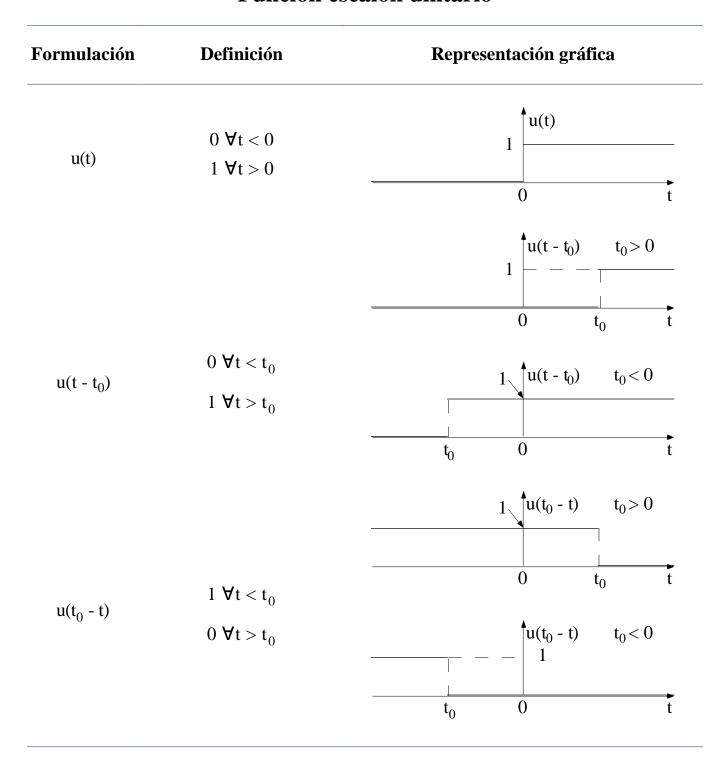
Otras funciones

Nombre	Expresión	Representación gráfica
signo	$sgn(t) = -1 \forall t < 0$ $sgn(t) = 1 \forall t > 0$	1 sgn(t) 0 t
sinc	$\operatorname{sinc}(t) = \frac{\operatorname{sen}(\pi t)}{\pi t}$	$-3 \qquad -1 \qquad 1 \qquad 3 \qquad t \qquad 0 \qquad 2 \qquad 0 \qquad 1 \qquad 3 \qquad t \qquad 0 \qquad 0$
rampa	$r(t) = 0 \ \forall t < 0$ $r(t) = at \ \forall t > 0, a real$	$\begin{array}{c c} a > 0 & r(t) \\ \hline 0 & 1 \end{array}$



Funciones escalón e impulso

Función escalón unitario



Función impulso unitario

Cálculo de la derivada de la función escalón unitario

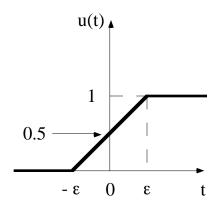
Se define una aproximación lineal a la función escalón. La aproximación se expresa en términos de un parámetro (ε) que puede hacerse tan próximo a 0 como se desee.

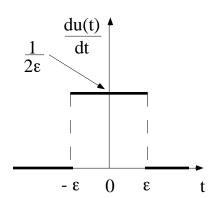
En la función derivada,

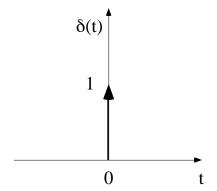
- a) La duración tiende a 0.
- b) La amplitud tiende a ∞.
- c) El área comprendida entre la función y el eje de abscisas se mantiene constante cuando ε tiende a 0.

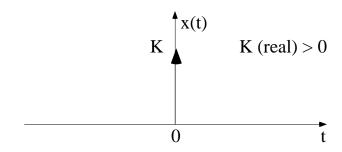
La derivada es la función impulso unitario (delta de Dirac).

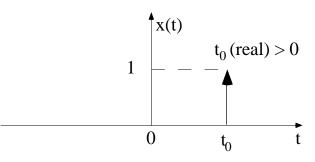
$$\delta(t) = \lim \frac{du(t)}{dt} \text{ para } \epsilon \to 0$$











Escalado de la delta de Dirac

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

Desplazamiento de la delta de Dirac

$$x(t) = \delta(t - t_0)$$

Propiedades de la delta de Dirac

Definición matemática

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)dt = 1, \ \delta(t) = 0 \ \forall t \neq 0$$

Relación con la función escalón unitario

$$u(t) = \int_{-\infty}^{t} \delta(\tau) d\tau = \int_{-\infty}^{0} \delta(t + \sigma) d\sigma = \int_{0}^{\infty} \delta(t - \sigma) d\sigma$$

Propiedad de desplazamiento (f(t)) es continua en t_0

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t)\delta(t - t_0)dt = f(t_0)$$

Función par

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} f(\tau)\delta(t - \tau)d\tau$$

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

$$f(t)\delta(t) = f(0)\delta(t)$$

$$f(t + t_0)\delta(t) = f(t_0)\delta(t)$$

$$f(t - t_0)\delta(t) = f(-t_0)\delta(t)$$

$$f(t)\delta(t-t_0) = f(t_0)\delta(t-t_0)$$

Consideraciones generales sobre sistemas

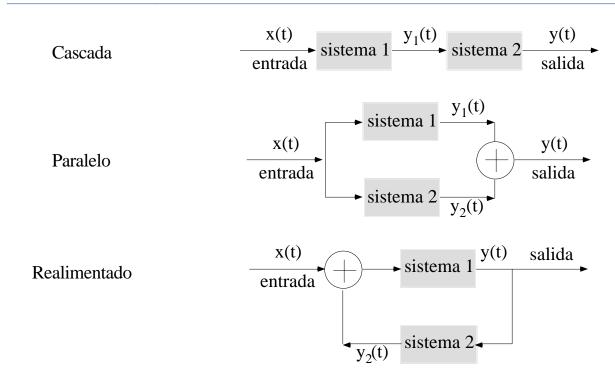
Es algo susceptible de proporcionar una determinada señal (señal de salida) en respuesta a una señal (señal de entrada) aplicada al mismo.

Se considerarán únicamente sistemas cuyas entradas y salidas son continuas (no necesariamente constantes).

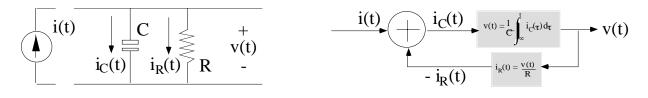




Interconexiones de sistemas



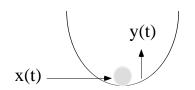
Ejemplo de sistema realimentado

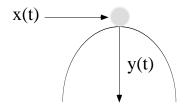


Sistemas estables

Ejemplo de sistema estable Ejemplo de sistema inestable

Un sistema es estable si para una entrada limitada la salida también es limitada y no diverge.





Sistemas invertibles e inversos

Un sistema es invertible si entradas distintas producen salidas distintas.

Dada una salida, ⇒ es posible deducir la entrada que la provocó. Para un sistema invertible
hay un sistema inverso

⇒ que, conectado en cascada
con aquél, produce
una salida igual a su entrada.

$$\begin{array}{c|c} x(t) \\ \hline \text{entrada} \end{array} \quad \begin{array}{c} y(t) \\ \hline \text{sistema} \\ \text{invertible} \end{array} \quad \begin{array}{c} y(t) \\ \hline y(t) = (1/a)x(t) \end{array} \quad \begin{array}{c} z(t) = x(t) \\ \hline \text{salida} \\ \hline \end{array}$$

Sistemas con y sin memoria

Sistema sin memoria

La salida para cada valor de la variable independiente es función exclusivamente del valor de la entrada para dicho valor de la variable.

Sistema con memoria

Incorpora algún mecanismo que almacena información sobre valores de la entrada correspondientes a distintos valores de la variable independiente.

Ejemplo

Resistencia: v(t) = Ri(t)

Ejemplo

Capacidad:
$$v(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^{t} i(\tau) d\tau$$

El fenómeno de la memoria está asociado con procesos de almacenamiento de energía.

Sistemas causales

Un sistema es causal si su salida para cualquier valor de la variable independiente depende únicamente del valor de la entrada correspondiente a dicho valor (y a otros procedentes).

También se llama no anticipativo, ya que la salida del sistema no anticipa valores futuros de la entrada.

Ejemplo de sistema causal

Ejemplo de sistema no causal

$$y(t) = x(t - t_0)$$

$$y(t) = x(t + t_0)$$

Todos los sistemas sin memoria son causales.

Sistemas invariantes con el tiempo

Un sistema es invariante con el tiempo son fijos.

Un sistema es invariante con el tiempo si su comportamiento y sus características \Leftrightarrow si un desplazamiento temporal en la entrada ocasiona un desplazamiento temporal en la salida.

$$y(t) = f[x(t)] \begin{vmatrix} x(t) \rightarrow x(t - t_0) \rightarrow y_1(t) = f[x(t - t_0)] \\ y_2(t - t_0) = f[x(t - t_0)] \end{vmatrix} y_1(t) = y_2(t - t_0) \Rightarrow \text{sistema invariante}$$

Sistemas lineales

Un sistema es lineal si satisface el principio de superposición, que engloba las propiedades de escalado (homogeneidad) y aditividad.

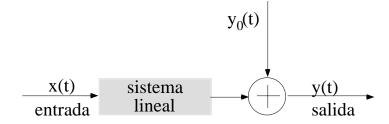
Si $y_1(t)$, $y_2(t)$, ... $y_n(t)$ son las salidas del sistema para las entradas $x_1(t)$, $x_2(t)$, ... $x_n(t)$ y a_1 , a_2 , ... a_n son constantes complejas, el sistema es lineal si $a_1x_1(t) + a_2x_2(t) + ... + a_nx_n(t) \rightarrow a_1y_1(t) + a_2y_2(t) + ... + a_ny_n(t)$

En un sistema lineal, si la entrada es nula, la salida también ha de serlo.

Un sistema incrementalmente lineal es aquél que, sin verificar la última condición, responde linealmente a los cambios en la entrada.

$$y(t) = 2x(t) + 2$$
 no es lineal ya que $y(t) \neq 0$ para $x(t) = 0$ pero sí es incrementalmente lineal.

Representación de un sistema incrementalmente lineal utilizando un sistema lineal.



Sistemas lineales invariantes con el tiempo (LTI: linear, time-invariant)

Sistemas que son simultáneamente lineales e invariantes con el tiempo.

Son los considerados en esta asignatura.

Matemáticamente se caracterizan mediante

- -La respuesta del sistema (función de ponderación), h(t), al impulso unitario, $\delta(t)$ (un sistema no lineal no queda completamente caracterizado por esta respuesta).
- -La integral de convolución.

La respuesta del sistema al impulso unitario es la transformada inversa de Laplace de la función de transferencia del sistema, H(s) (la transformada de Laplace se estudiará en el capítulo siguiente).

$$h(t) = L^{-1}\{H(s)\}$$

Integral de convolución:

La salida, y(t), de un sistema LTI correspondiente a una entrada x(t) está dada por la integral de convolución de la señal de entrada y la respuesta del sistema a la función impulso unitario.

$$y(t) = h(t) * x(t)$$

Propiedades de los sistemas LTI

Conmutativa

$$x(t)*h(t) = h(t)*x(t)$$

Los papeles de la señal de entrada y la respuesta al impulso unitario pueden ser intercambiados.

Distributiva

$$x(t)*[h_1(t) + h_2(t)] = x(t)*h_1(t) + x(t)*h_2(t)$$

Una conexión en paralelo equivale a un sistema único cuya respuesta al impulso unitario es igual a la suma de las respuestas individuales al impulso unitario.

Asociativa

$$x(t)*[h_1(t)*h_2(t)] = [x(t)*h_1(t)]*h_2(t) = x(t)*h_1(t)*h_2(t)$$

Una conexión en cascada equivale a un sistema único cuya respuesta al impulso unitario es igual a la convolución de las respuestas individuales al impulso unitario.

Estabilidad

El sistema es estable si es integrable.

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty$$

Si es invertible

Invertibilidad

hay un sistema inverso

$$h(t)*h_{I}(t) = \delta(t)$$

con respuesta h_I(t) al impulso unitario

No tiene memoria si

 $h(t) = K\delta(t)$

Memoria

$$h(t) = 0 \ \forall t \neq 0$$

K constante

$$y(t) = Kx(t)$$

Causalidad

Es causal si

$$h(t) = 0 \ \forall t < 0$$

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

$$= \int_0^\infty h(\tau) x(t - \tau)$$

La integral de convolución

Definición

Representaciones de la integral de convolución

Representación matemática

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

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

Representación simbólica

$$y(t) = h(t) * x(t) =$$

$$= x(t)*h(t)$$

Representación textual

h(t) es convolucionada con x(t)

x(t) es convolucionada con h(t)

En circuitos prácticos

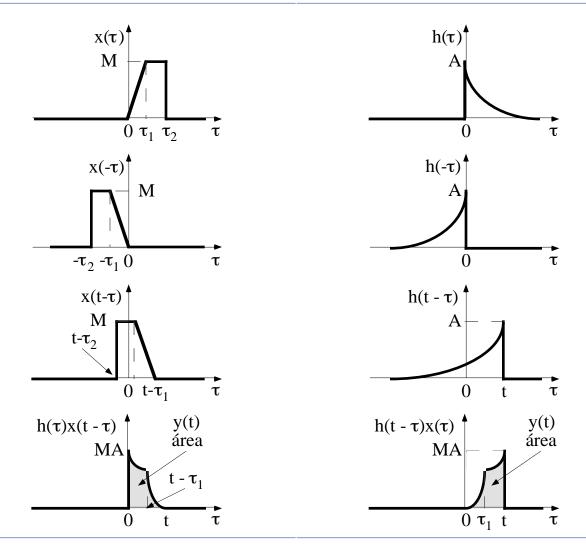
$$y(t) = \int_0^t h(\tau)x(t-\tau)d\tau =$$

$$= \int_0^t h(t-\tau)x(\tau)d\tau$$

Determinación gráfica de la integral de convolución

$$y(t) = \int_0^t h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

$$y(t) = \int_0^t h(t - \tau)x(\tau)d\tau$$



El área comprendida entre la curva y el eje de abscisas es igual en las dos últimas gráficas

Determinación analítica de la integral de convolución

Entrada

$$x(t) \neq 0$$
 para $x_1 \leq t \leq x_2$

$$x(t) = 0$$
 para $t \le x_1$ y $t \ge x_2$

Respuesta al impulso unitario

$$h(t) \neq 0$$
 para $h_1 \leq t \leq h_2$

$$h(t) = 0$$
 para $t \le h_1$ y $t \ge h_2$

Salida

$$y(t) = \int_{\text{máx}(x_1, t-h_2)}^{\text{mín}(h_1, t-x_2)} x(\tau)h(t - \tau)d\tau =$$

$$= \int_{\text{máx}(t-h_1, x_2)}^{\text{min}(t-x_1, h_2)} x(t - \tau)h(\tau)d\tau$$

Las integrales de la última fila son paramétricas, con límites de integración dependientes del valor de t.

Por tanto, se desdoblarán en dos o más según el campo de variación de t haga variar los valores máximo y mínimo que definen dichos límites.

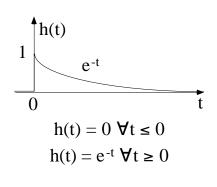
Ejemplo

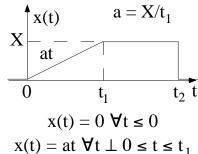
Se trata de hallar y(t) = h(t)*x(t) (se elige x(t) para desplazarla y reflejarla).

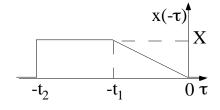
Respuesta al impulso unitario

Excitación

Excitación reflejada



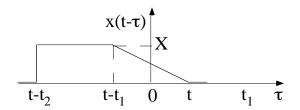


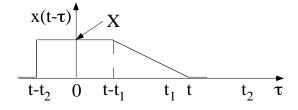


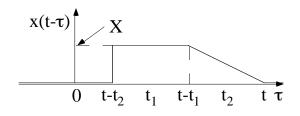
$$x(t) = at \ \forall t \perp 0 \le t \le t_1$$

 $x(t) = X \ \forall t \perp t_1 \le t \le t_2$
 $x(t) = 0 \ \forall t \ge t_2$

Se va desplazando la excitación reflejada hacia la derecha y se va calculando la integral en cada uno de los diferentes tramos del desplazamiento.







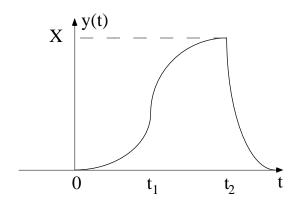
$$0 \le t \le t_1$$

$$y(t) = \int_0^t a(t - \tau)e^{-\tau}d\tau = a(e^{-t} + t - 1)$$

$$t_1 \le t \le t_2$$

$$\begin{split} y(t) &= \int_0^{t\text{-}t_1} X e^{-\tau} d\tau + \int_{t\text{-}t_1}^t a(t-\tau) e^{-\tau} d\tau = \\ &= a[t_1 + e^{-t} - e^{-(t\text{-}t_1)}] \\ &\quad t_2 \leq t \leq \infty \end{split}$$

$$\begin{split} y(t) &= \int_{t-t_2}^{t-t_1} X e^{-\tau} d\tau + \int_{t-t_1}^{t} a(t-\tau) e^{-\tau} d\tau = \\ &= a [e^{-t} - e^{-(t-t_1)} + t_1 e^{-(t-t_2)}] \end{split}$$

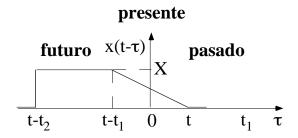


Utilizando valores numéricos puede observarse que la integral de convolución tiene la forma representada en la figura adjunta.

La salida tiende a reproducir la entrada, pero es deformada por la respuesta al impulso unitario.

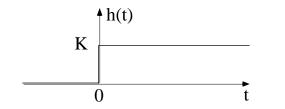
Memoria y función de ponderación de un circuito

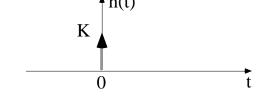
Reflejar y deslizar la función de excitación (de un circuito) a lo largo de una escala de tiempos equivale a desplazarse desde el futuro hacia el pasado.



En la integral de convolución, la respuesta (del circuito) al impulso unitario pondera la excitación de acuerdo con los valores presentes y pasados, proporcionando menos peso a los pasados que a los presentes. El circuito retiene cada vez menos información acerca de anteriores valores de entrada, y la salida se aproxima rápidamente al valor presente de la excitación.

La función de ponderación determina la cantidad de memoria que tiene el circuito. La memoria es el grado con el que la respuesta del circuito se ajusta a la entrada.





Memoria perfecta
(proporciona igual peso a todos los valores
de la excitación, presentes y pasados).

Sin memoria (no proporciona ningún peso a los valores pasados de la excitación).

Cuanta más memoria tenga un circuito, más diferentes serán las funciones representativas de la excitación y la salida.