

Unidad 1. CONCEPTOS BÁSICOS DE SEÑALES Y SISTEMAS

- 1.1. Introducción al procesamiento de señales
- 1.2. Transformaciones de la variable dependiente
- 1.3. Señales exponenciales y sinusoidales
- 1.4. Señales elementales
- 1.5. Sistemas continuos y discretos
- 1.6. Propiedades básicas de los sistemas

1.1. Introducción al procesamiento de señales

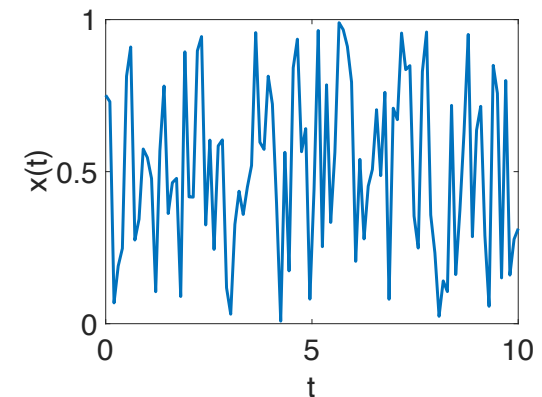
Comunicación: transmisión de información entre dos o más puntos. Intervienen:

- Señal: transporta información
- Sistema: actúa sobre la señal, modificándola

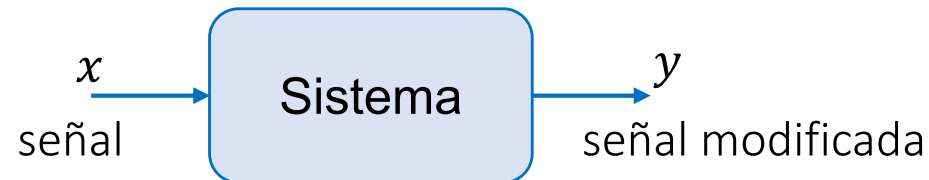
Concepto de señal: representación matemática (analítica) o gráfica de alguna magnitud física o dato.

Información: almacenada en M componentes (señales)
dependientes de N variables independientes

Ejemplos: tensión, corriente, audio, vídeo...



Concepto de sistema: proceso que realiza una transformación sobre la señal.

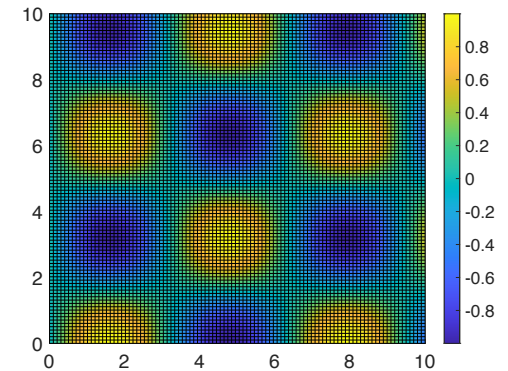


Ejemplos: medio, transmisor, receptor, filtro, compresor, encriptador...

Clasificación de las señales (I)

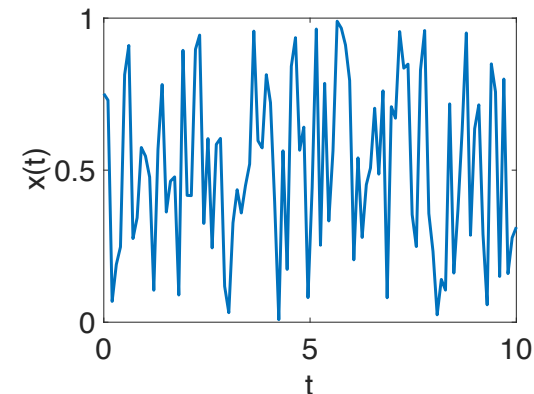
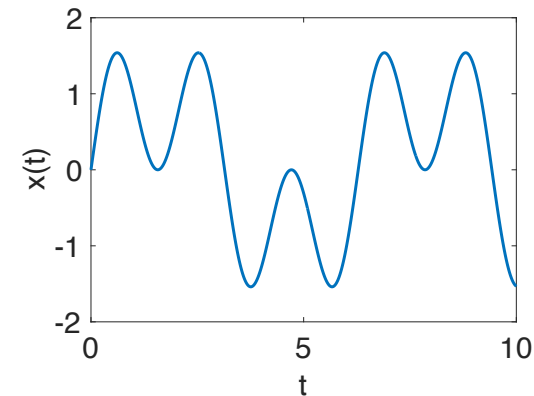
a) Por el número de variables independientes:

- Unidimensionales: 1 variable (ej.: audio)
- Multidimensionales: más de 1 variable (ej.: imagen o vídeo)



b) Por su evolución o distribución:

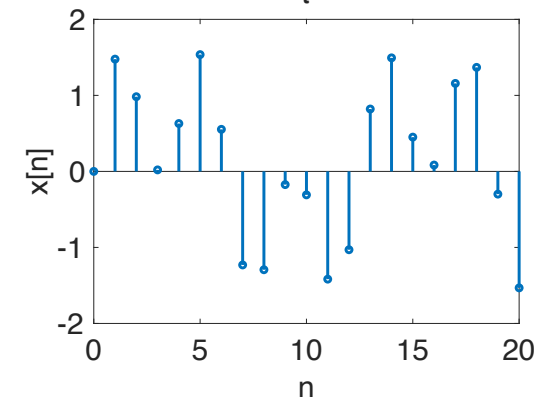
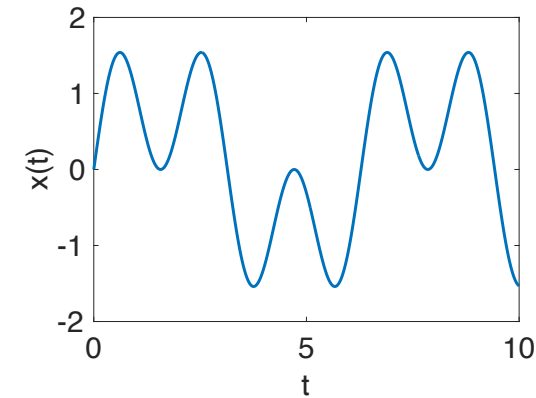
- Deterministas: determinadas por un modelo matemático. Se pueden predecir.
- Aleatorias: no se pueden definir o predecir de forma exacta. Sí se pueden extraer características de la señal.



Clasificación de las señales (II)

c) Por el tipo de sus variables independientes:

- Variable continua: definida para t , con $t \in \mathbb{R}$
- Variable discreta: definida en un conjunto discreto de instantes n , con $n \in \mathbb{Z}$



d) Por el tipo de número que evalúan:

- Señal real: $x(t), x[n] \in \mathbb{R}$
- Señal compleja: $x(t), x[n] \in \mathbb{C}$

- Parte real e imaginaria:

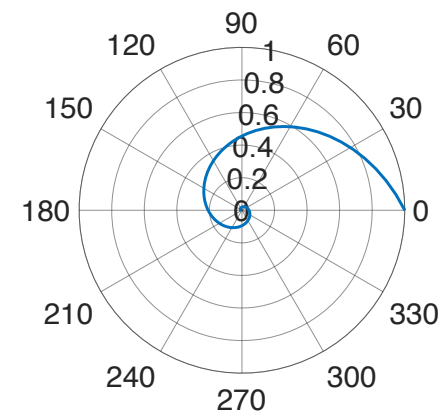
$$x(t) = \text{Re}[x(t)] + j\text{Im}[x(t)] \rightarrow \begin{cases} \text{Re}[x(t)] = \frac{x(t) + x^*(t)}{2} \\ \text{Im}[x(t)] = \frac{x(t) - x^*(t)}{2} \end{cases}$$

- Módulo y fase:

$$x(t) = |x(t)|e^{j\varphi(x(t))} = |x(t)| \left[\cos(\varphi(x(t))) + j\text{sen}(\varphi(x(t))) \right]$$

$$|x(t)| = \sqrt{x(t)x^*(t)} = \sqrt{\text{Re}^2[x(t)] + \text{Im}^2[x(t)]}$$

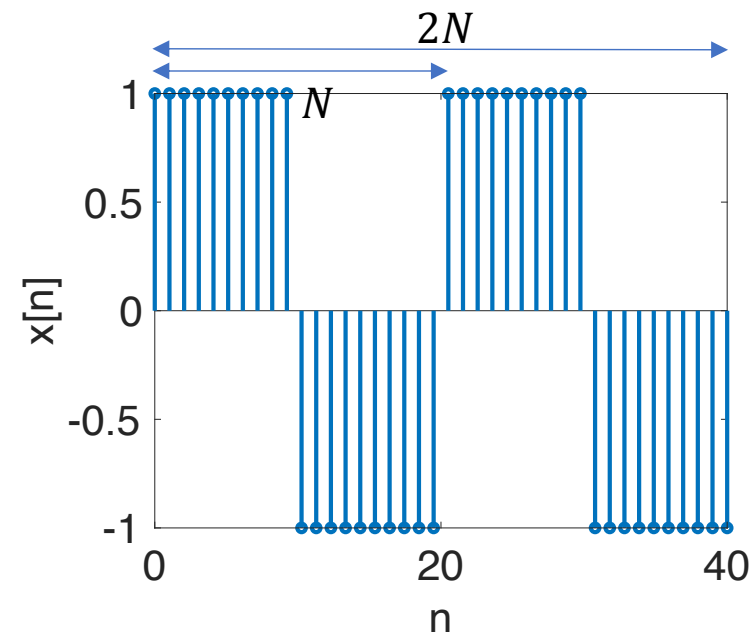
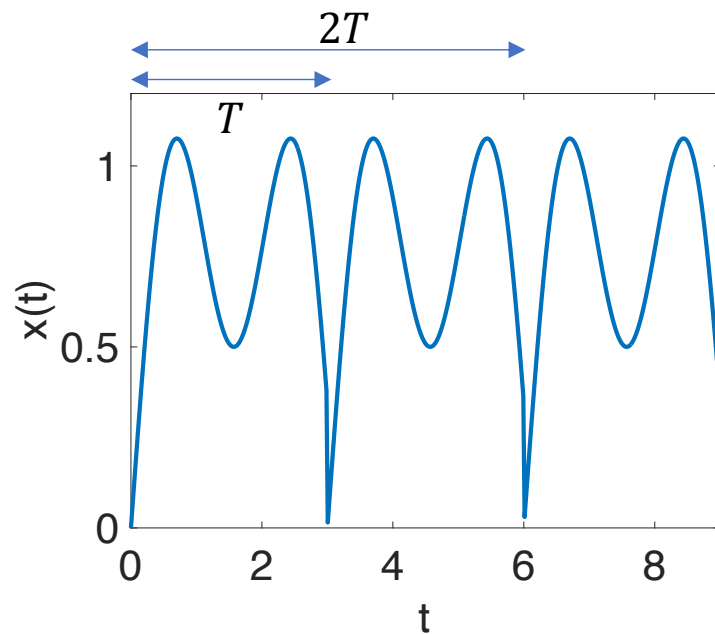
$$\varphi(x(t)) = \text{atan} \frac{\text{Im}[x(t)]}{\text{Re}[x(t)]}$$



Señales periódicas

Si $x(t) = x(t + T) \forall t \Rightarrow$ señal periódica de periodo $T \in \mathbb{R}$

Si $x[n] = x[n + N] \forall n \Rightarrow$ señal periódica de periodo $N \in \mathbb{Z}$



Señal periódica con T (o N) también lo es con mT (o mN), con $m \in \mathbb{N}$

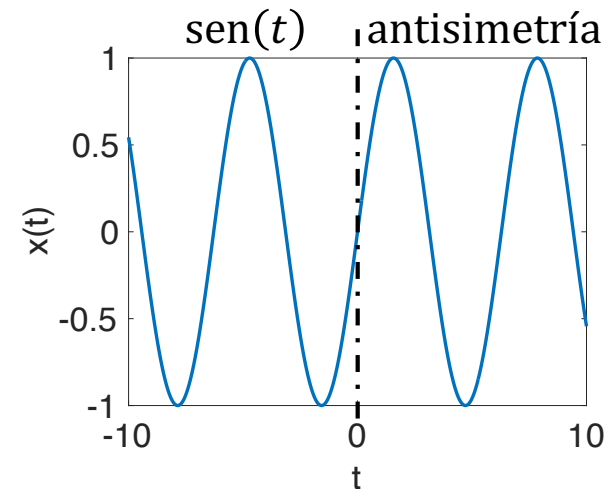
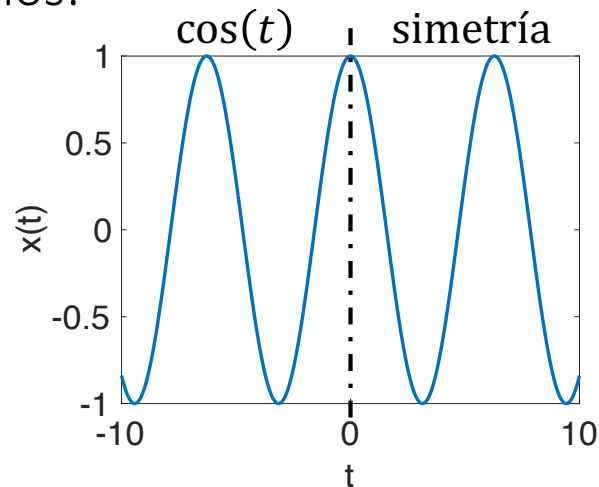
Periodo fundamental: valor positivo menor para el que se cumple $x(t) = x(t + T)$
o $x[n] = x[n + N]$

Señales par e impar

Señal par: $x(t) = x(-t) \forall t$, $x[n] = x[-n] \forall n$

Señal impar: $x(t) = -x(-t) \forall t$, $x[n] = -x[-n] \forall n$

Ejemplos:



Cualquier señal se puede obtener como la suma de una señal par y una impar:

$$x(t) = x_e(t) + x_o(t)$$

$$\text{Parte par: } x_e(t) = \frac{x(t) + x(-t)}{2}$$

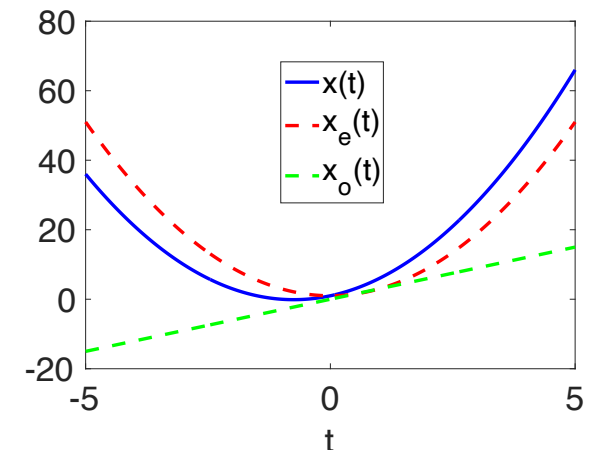
$$\text{Parte impar: } x_o(t) = \frac{x(t) - x(-t)}{2}$$

Ejemplo:

$$x(t) = 2x^2 + 3x + 1$$

$$x_e(t) = 2x^2 + 1$$

$$x_o(t) = 3x$$



Energía y potencia de una señal (I)

En circuitos eléctricos: $p(t) = v(t)i(t) = \frac{v^2(t)}{R} = i^2(t)R$

Con señales se normaliza $R = 1$ y se define la potencia instantánea de la señal como:
 $p(t) = x^2(t)$

O, en general, para señales complejas: $p(t) = |x(t)|^2$ $p[n] = |x[n]|^2$

Energía de la señal en un intervalo

$$[t_1, t_2]: E = \int_{t_1}^{t_2} p(t) dt = \int_{t_1}^{t_2} |x(t)|^2 dt \quad [n_1, n_2]: E = \sum_{n=n_1}^{n_2} p[n] = \sum_{n=n_1}^{n_2} |x[n]|^2$$

Potencia media en un intervalo: $P_m = \frac{1}{t_2 - t_1} \int_{t_1}^{t_2} p(t) dt$ $P_m = \frac{1}{n_2 - n_1} \sum_{n=n_1}^{n_2} p[n]$

Energía total:

$$E_T = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T}^T |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt \quad E_T = \lim_{N \rightarrow \infty} \sum_{n=-N}^N |x[n]|^2 = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2$$

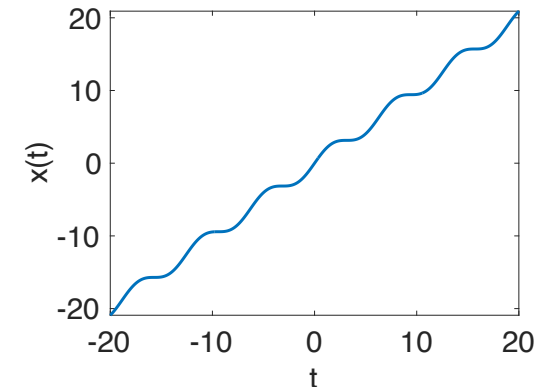
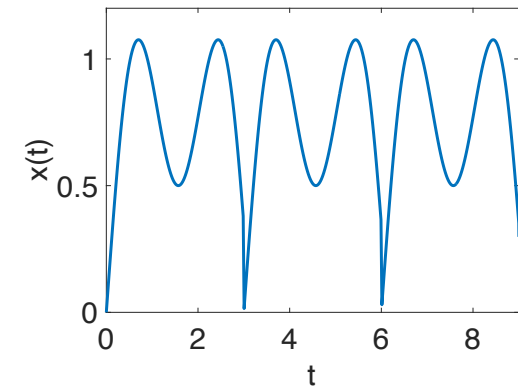
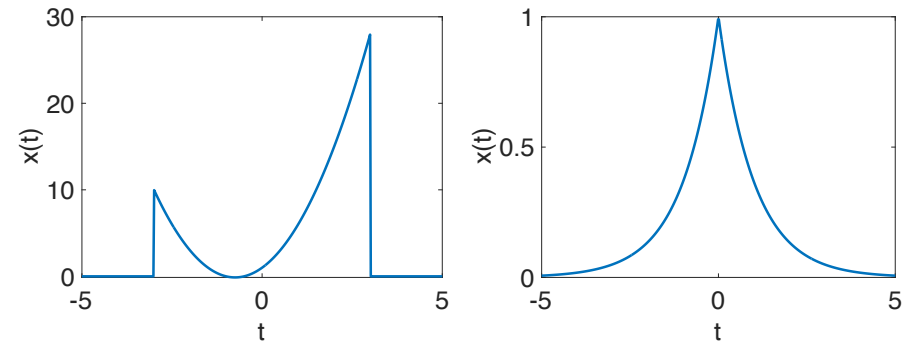
Potencia media: $P_m = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^T |x(t)|^2 dt$ $P_m = \lim_{N \rightarrow \infty} \frac{1}{2N + 1} \sum_{n=-N}^N |x[n]|^2$

Energía y potencia de una señal (II)

Para señales periódicas:

$$P_m = \frac{1}{T} \int_T |x(t)|^2 dt \qquad P_m = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} |x[n]|^2$$

- Señales acotadas en el tiempo o que decaen exponencialmente en $\pm\infty \Rightarrow$ energía finita, potencia nula \Rightarrow señales definidas en energía
- Señales periódicas \Rightarrow energía infinita, potencia finita \Rightarrow señales definidas en potencia
- Señales no periódicas no acotadas en el tiempo \Rightarrow energía infinita, potencia infinita



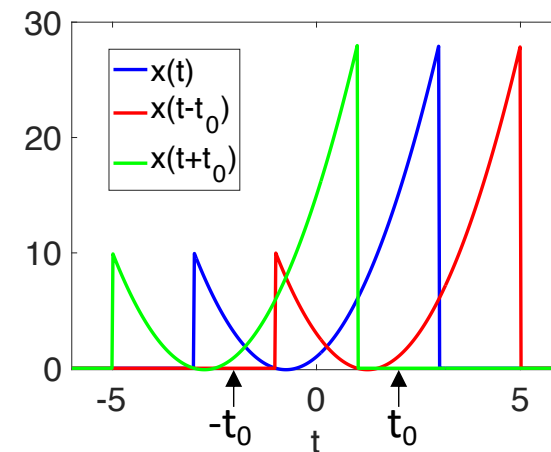
1.2. Transformaciones de la variable independiente (I)

Transformaciones sobre el argumento de la señal: t, n

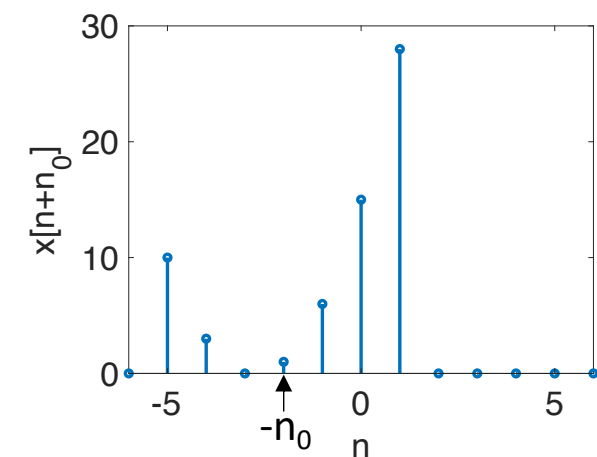
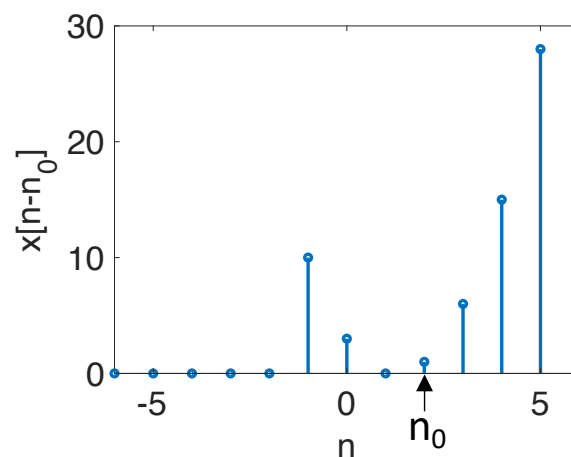
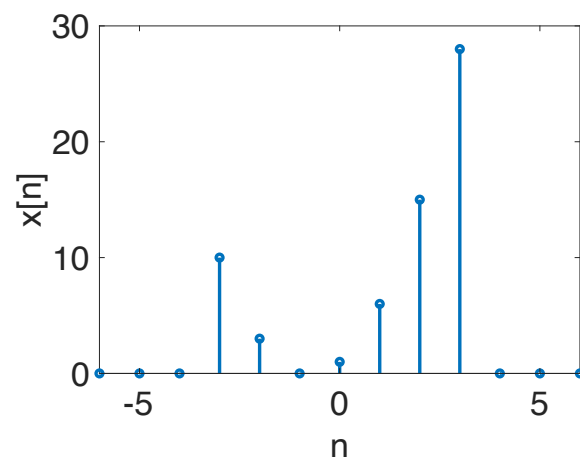
- Desplazamiento: $x(t - t_0)$, $x[n - n_0]$ Retrasada si $t_0 > 0$, $n_0 > 0$
Adelantada si $t_0 < 0$, $n_0 < 0$

- Ejemplo en tiempo continuo:

$$t_0 = 2$$



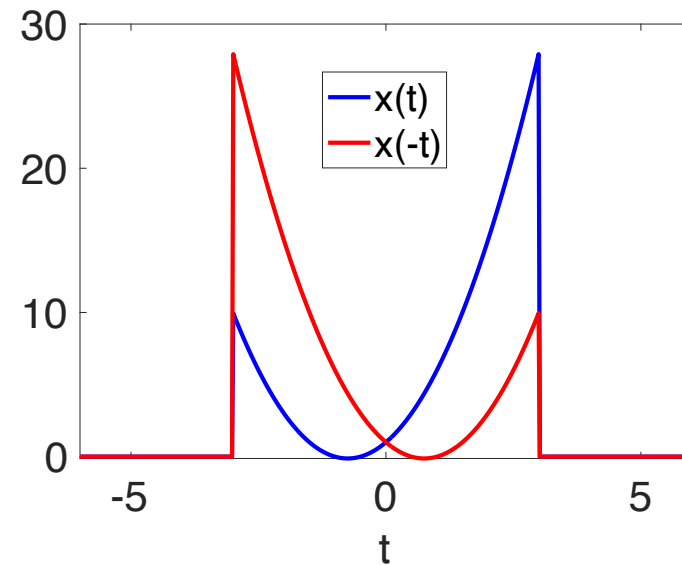
- Ejemplo en tiempo discreto: $n_0 = 2$



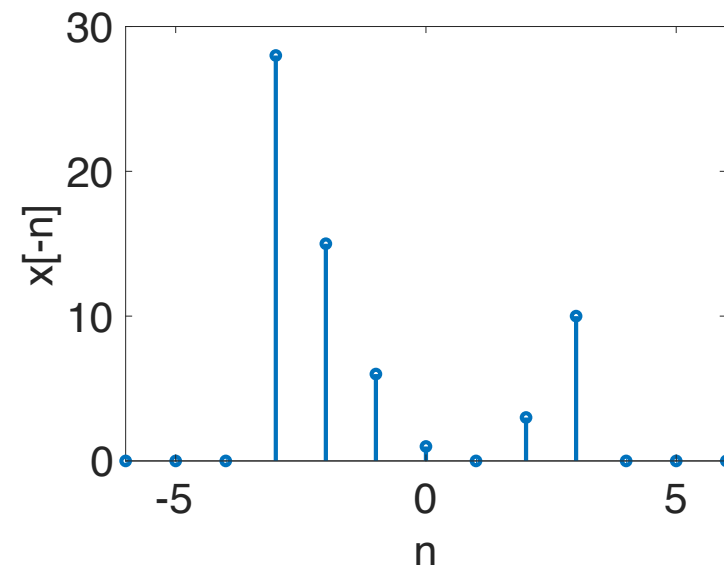
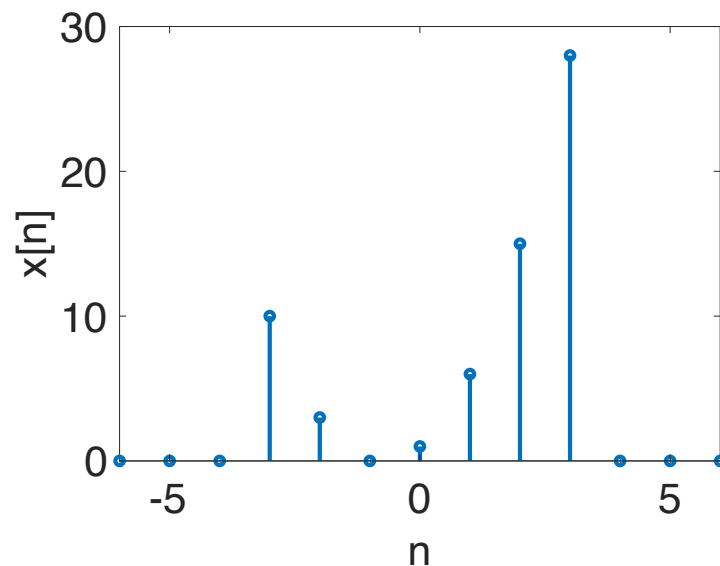
1.2. Transformaciones de la variable independiente (II)

- Reflexión o inversión en el tiempo: $x(-t)$, $x[-n]$

- Ejemplo en tiempo continuo:



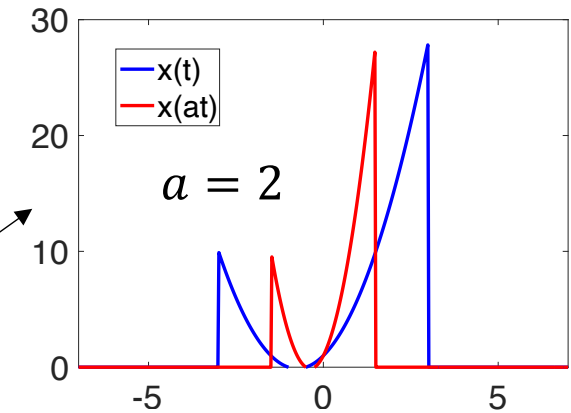
- Escalado en tiempo discreto:



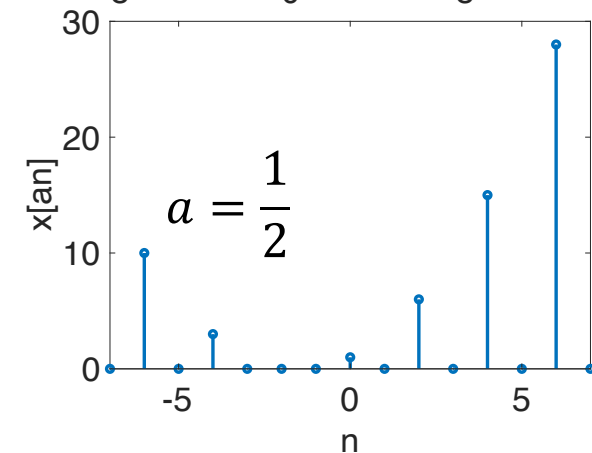
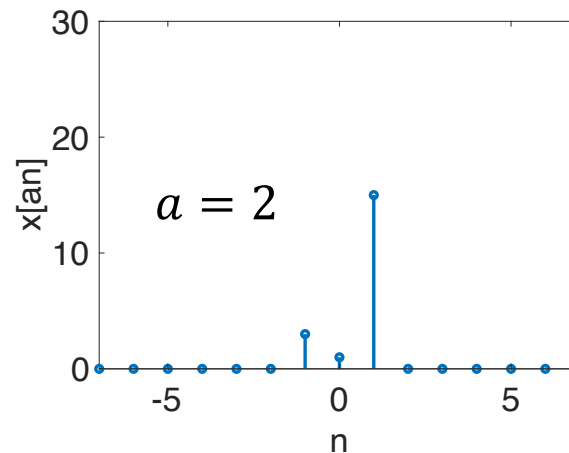
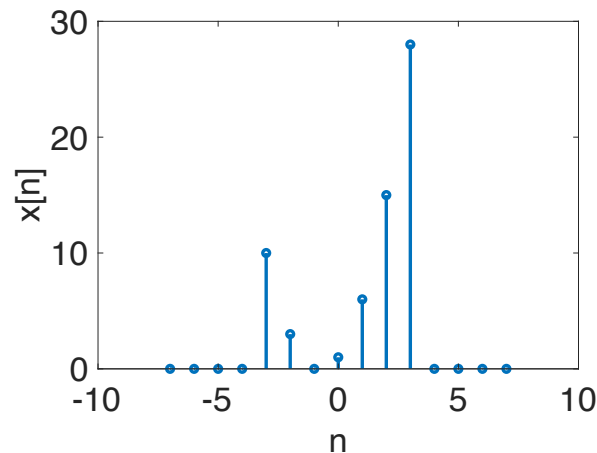
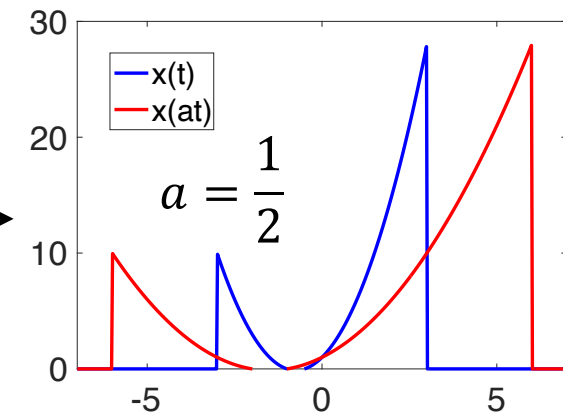
1.2. Transformaciones de la variable independiente (III)

- Escalado en el tiempo: $x(at)$, $x[an]$
 - Si $a > 1 \rightarrow$ compresión
 - Si $0 < a < 1 \rightarrow$ expansión
 - Si $a = -1 \rightarrow$ inversión
 - Si $-1 < a < 0 \rightarrow$ inversión y expansión
 - Si $a < -1 \rightarrow$ inversión y compresión

- Ejemplo en tiempo continuo:

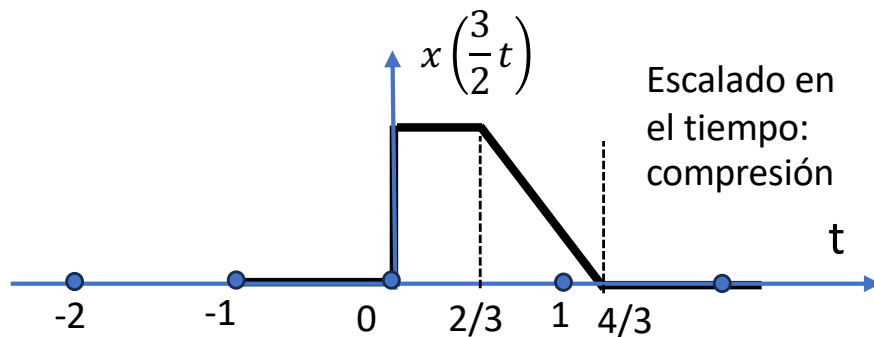
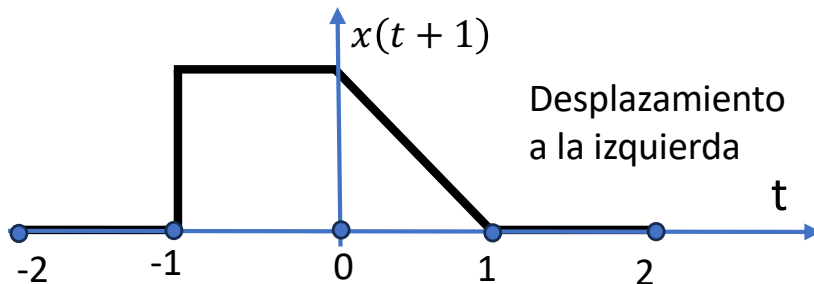
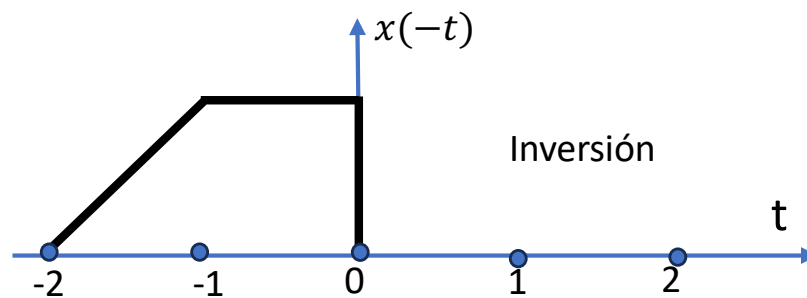
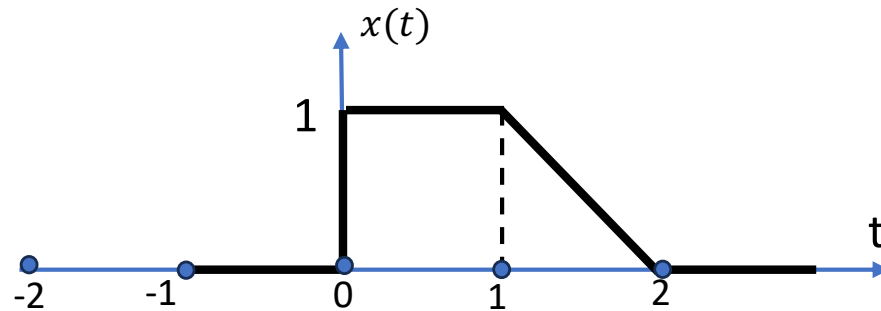


- Ejemplo en tiempo discreto:

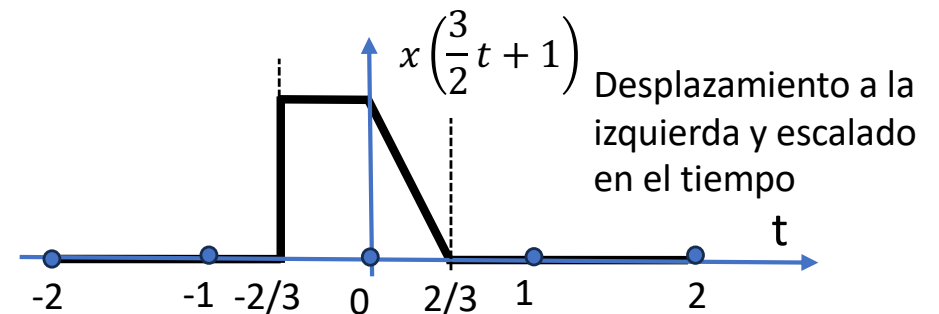
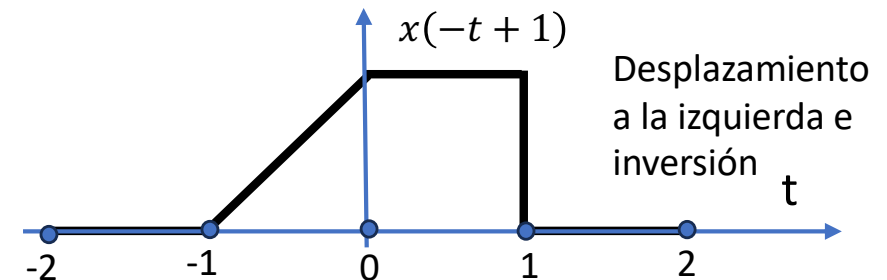
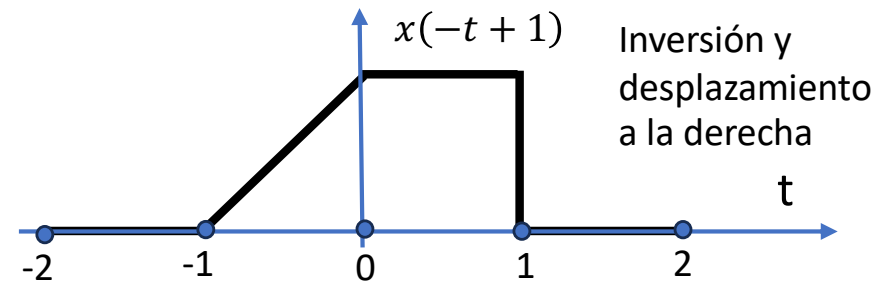


- Combinación de escalado y desplazamiento: $x(at + b)$, $x[an + b]$

1.2. Ejemplo de transformaciones en v. independiente



Representar $x(-t + 1)$ y $x\left(\frac{3}{2}t + 1\right)$

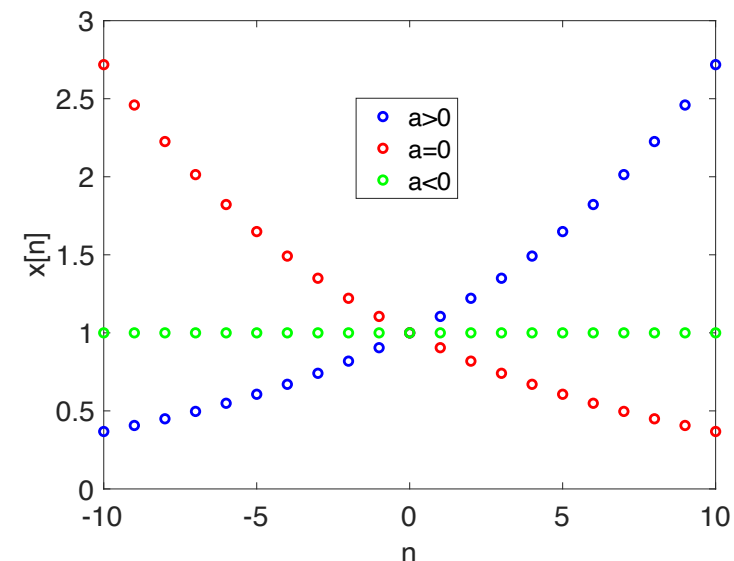
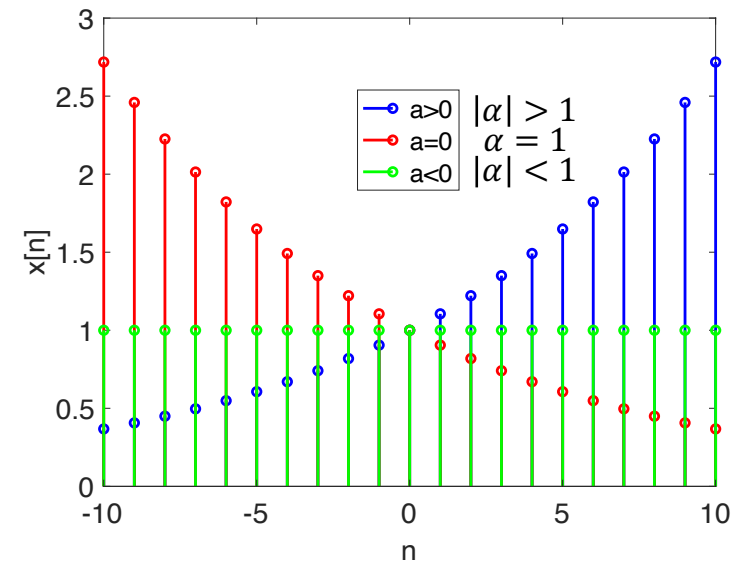
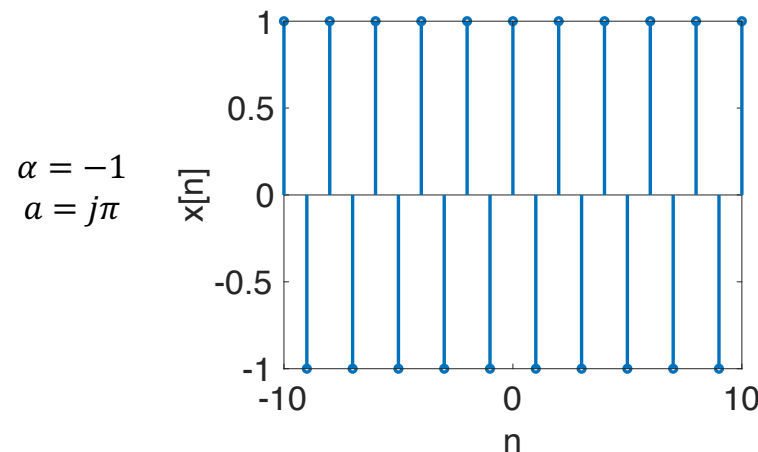
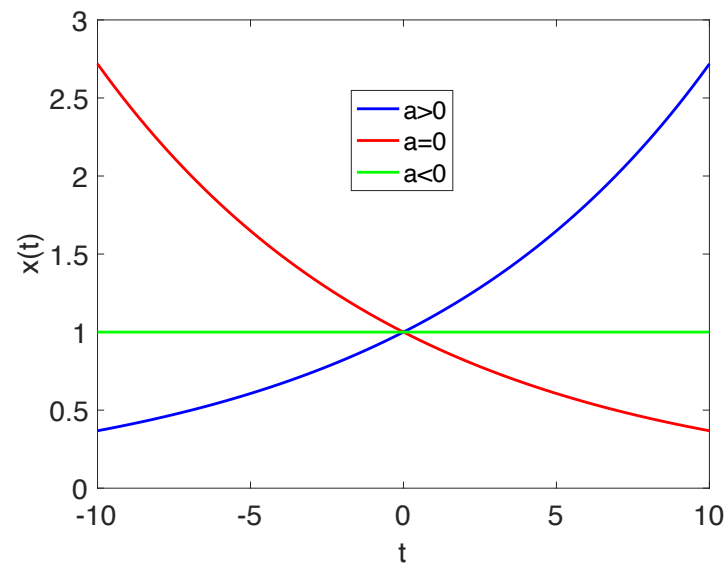


1.3. Señales exponenciales y sinusoidales (I)

En general, señales complejas: $x(t) = Ce^{at}$ $C, a, \alpha \in \mathbb{C}$

$x[n] = C\alpha^n$ Misma expresión, ya que $\alpha = e^a$

a) Exponencial real: C y $a \in \mathbb{R}$



1.3. Señales exponenciales y sinusoidales (II)

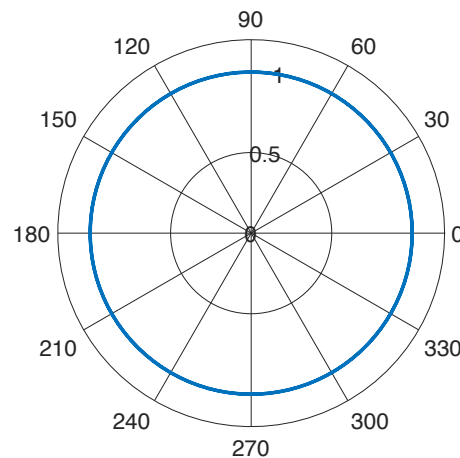
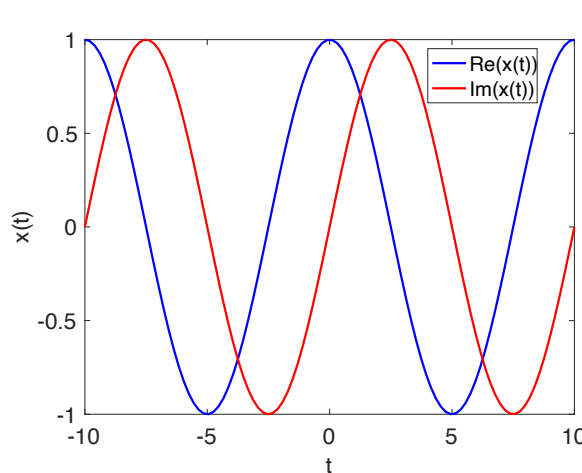
b) Exponencial periódica (sinusoidal): $C \in \mathbb{C}$, $a = j\omega_0 \in \mathbb{I} \rightarrow |e^{j\omega_0 t}| = 1$

Tiempo continuo:

$$x(t) = Ce^{j\omega_0 t} \rightarrow |x(t)| = |C||e^{j\omega_0 t}| = |C|$$

Recordatorio: $e^{j\omega_0 t} = \cos(\omega_0 t) + j \sin(\omega_0 t)$

$$\cos(\omega_0 t) = \frac{e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t}}{2}, \sin(\omega_0 t) = \frac{e^{j\omega_0 t} - e^{-j\omega_0 t}}{2j}$$



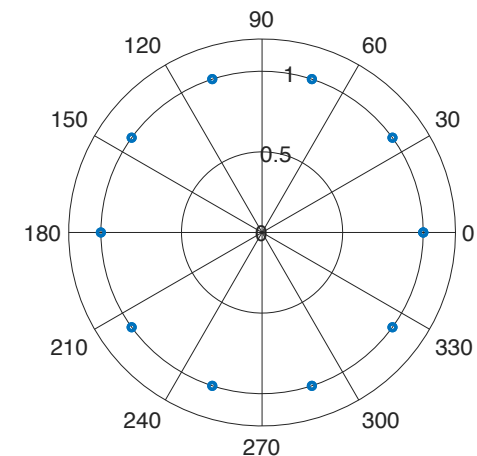
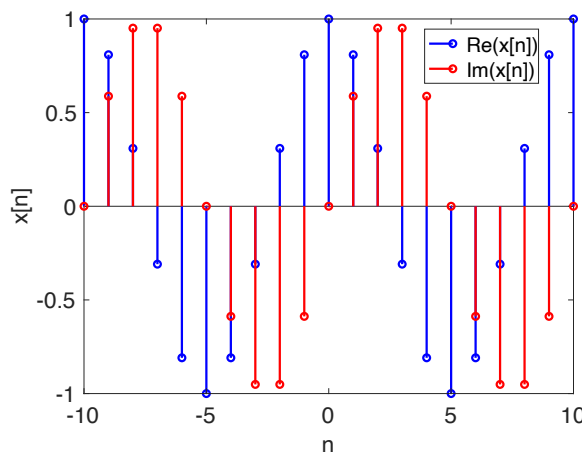
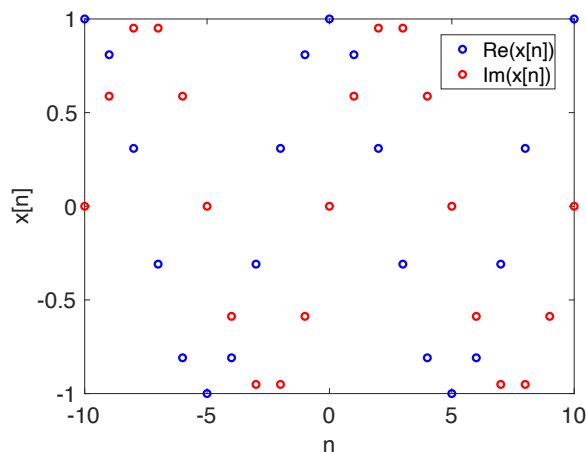
Sólo cambia la fase (periódicamente)

¿Periodo?

La fase se repite cada $2\pi k, k \in \mathbb{N}$

$$\omega_0 t = 2\pi k \rightarrow T = \frac{2\pi}{\omega_0} \equiv \text{per. fundamental}$$

Tiempo discreto: $x[n] = C\alpha^n = Ce^{j\omega_0 n}$



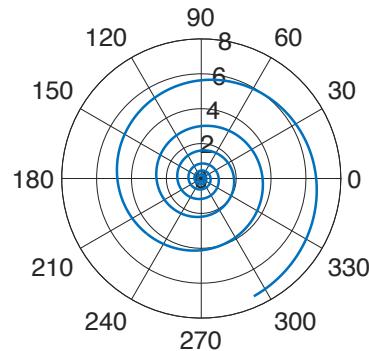
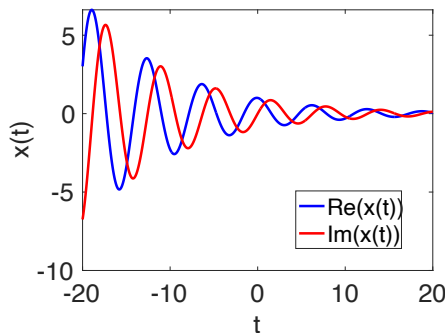
1.3. Señales exponenciales y sinusoidales (III)

c) Exponencial general:

Tiempo continuo: $x(t) = Ce^{at}$, C y $a \in \mathbb{C} \rightarrow C = |C|e^{j\varphi}$, $a = \sigma + j\omega_0$

$$x(t) = |C|e^{j\varphi}e^{(\sigma+j\omega_0)t} = |C|e^{\sigma t}e^{j(\omega_0 t + \varphi)} = |C|e^{\sigma t}[\cos(\omega_0 t + \varphi) + j \operatorname{sen}(\omega_0 t + \varphi)]$$

cte. exp. real exp. periódica



$\sigma > 0 \rightarrow$ exponencial creciente + cambio de fase

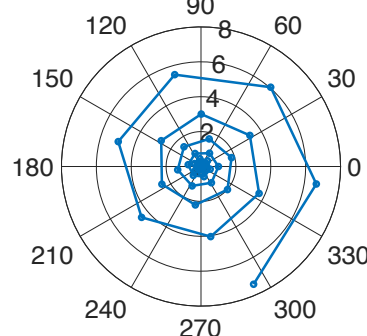
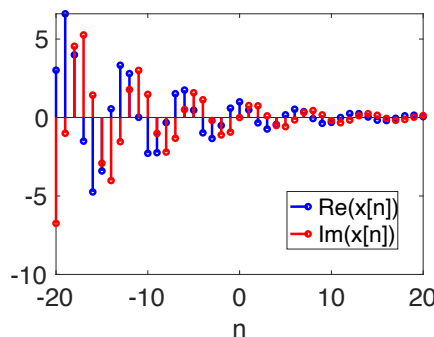
$\sigma < 0 \rightarrow$ exponencial decreciente + cambio de fase

$\sigma = 0 \rightarrow$ exponencial periódica

Tiempo discreto: $x[n] = C\alpha^n$, C y $\alpha \in \mathbb{C} \rightarrow C = |C|e^{j\varphi}$, $\alpha = |\alpha|e^{j\omega_0}$

$$x[n] = |C|e^{j\varphi}|\alpha|^n e^{j\omega_0 n} = |C||\alpha|^n e^{j(\omega_0 n + \varphi)} = |C||\alpha|^n [\cos(\omega_0 n + \varphi) + j \operatorname{sen}(\omega_0 n + \varphi)]$$

cte. exp. real exp. periódica



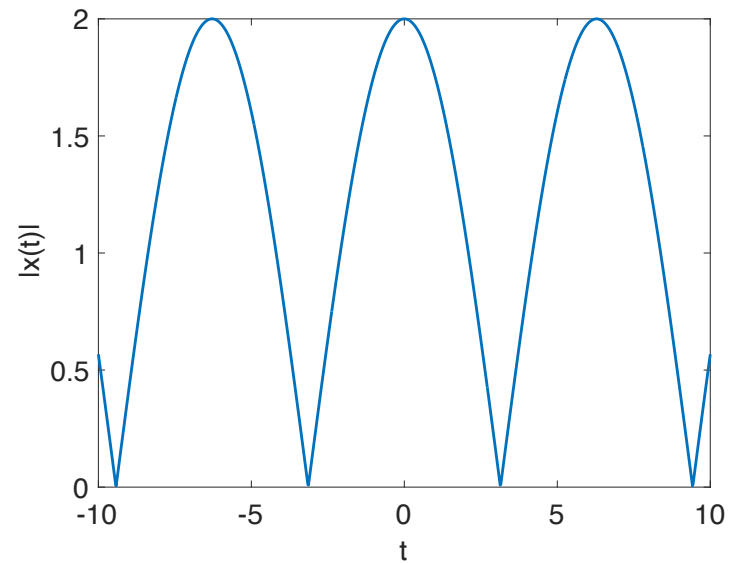
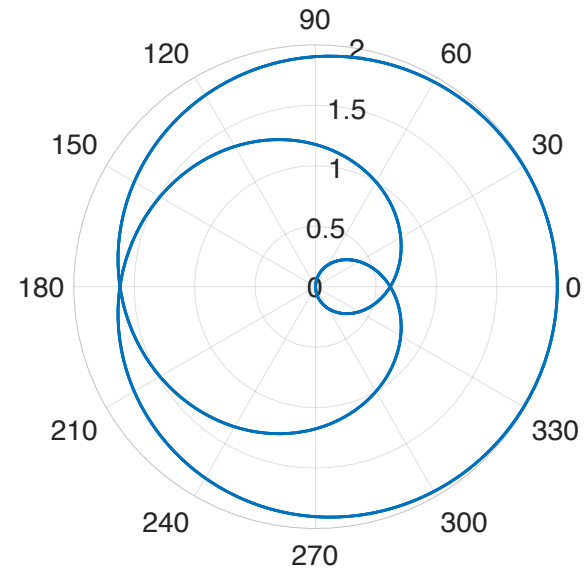
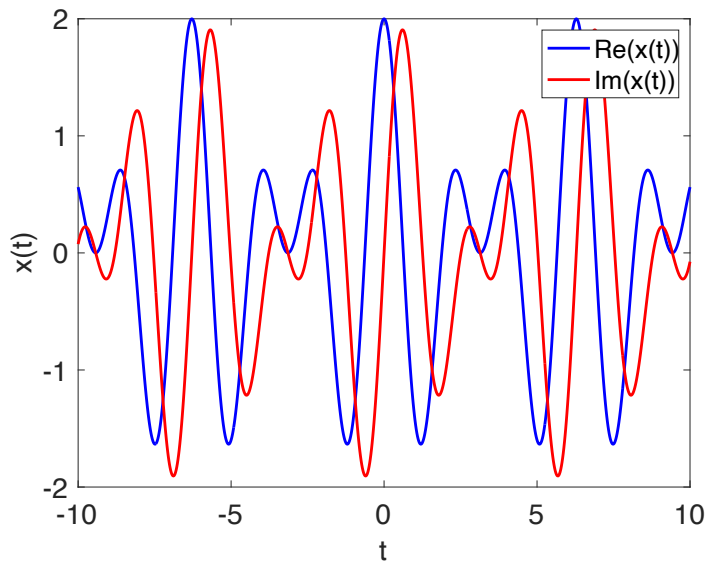
$|\alpha| > 1 \rightarrow$ exponencial creciente + cambio de fase

$|\alpha| < 1 \rightarrow$ exponencial decreciente + cambio de fase

$|\alpha| = 1 \rightarrow$ exponencial periódica

Ejemplo 1.5

$$x(t) = e^{j2t} + e^{j3t}$$



Periodicidad de exponenciales complejas discretas (I)

En tiempo continuo se comprueba que:

- 1) Si $\omega_0 \uparrow \Rightarrow \uparrow$ la velocidad de oscilación de la señal $\Rightarrow \downarrow T = \frac{2\pi}{\omega_0}$
- 2) $e^{j\omega_0 t}$ es periódica para cualquier valor de $\omega_0 \rightarrow \exists T = \frac{2\pi}{\omega_0}$

Esto **no es cierto**, en general, **para tiempo discreto**.

$$1) T = \omega_0 \rightarrow \omega_0 + 2\pi \Rightarrow e^{j(\omega_0+2\pi)n} = e^{j\omega_0 n} e^{j2\pi n} = e^{j\omega_0 n} \Rightarrow \text{misma señal}$$

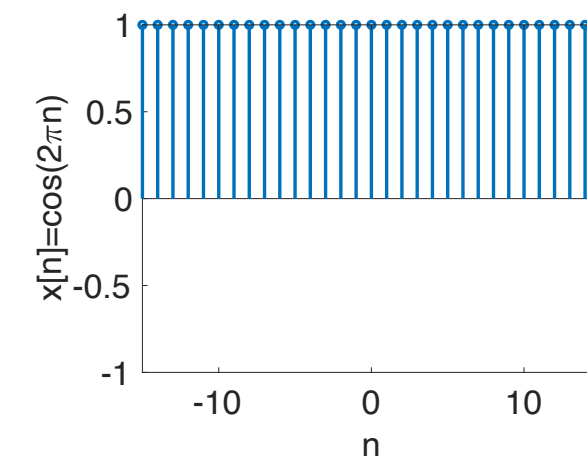
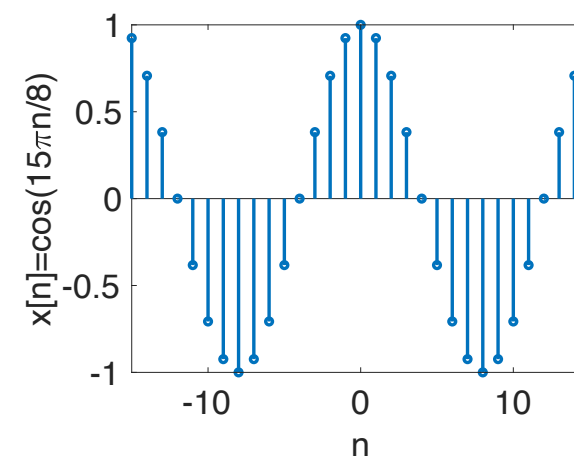
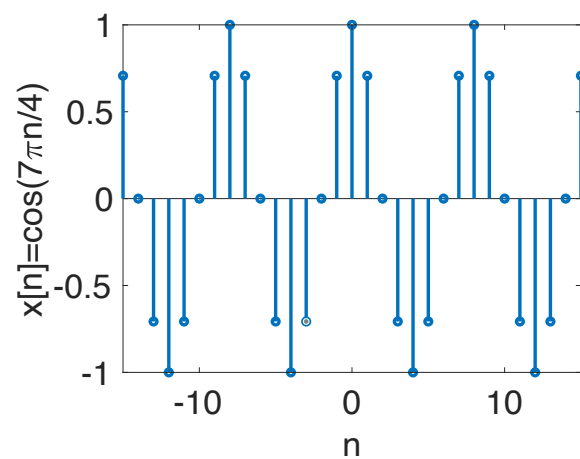
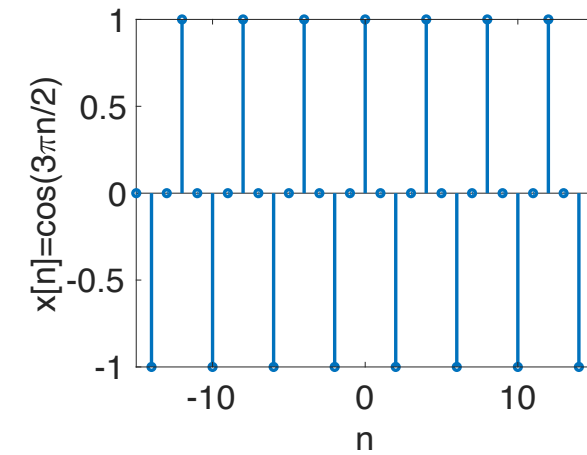
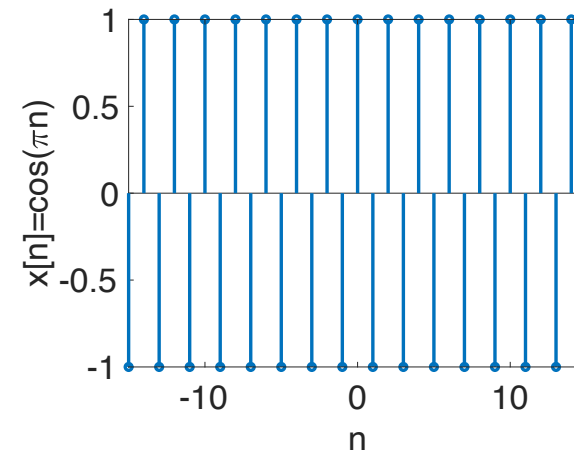
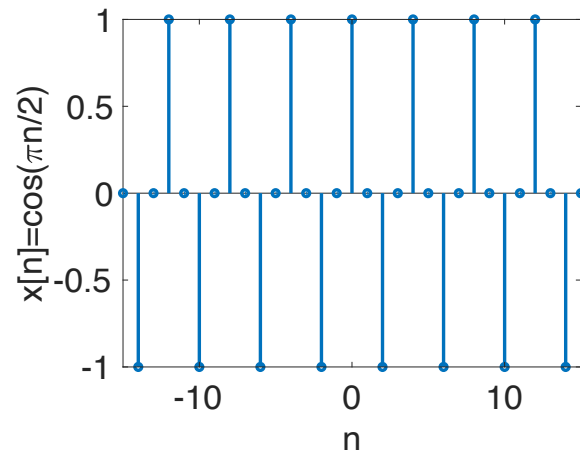
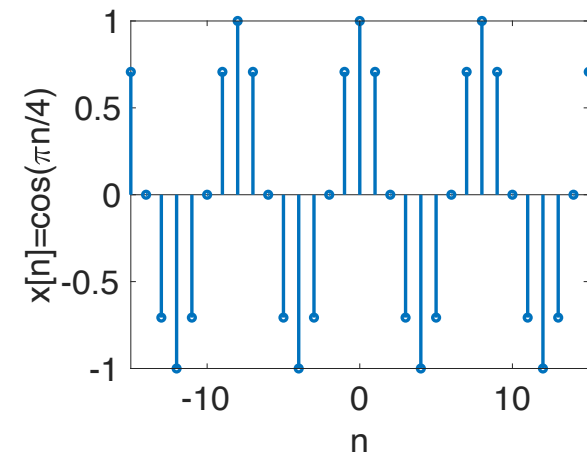
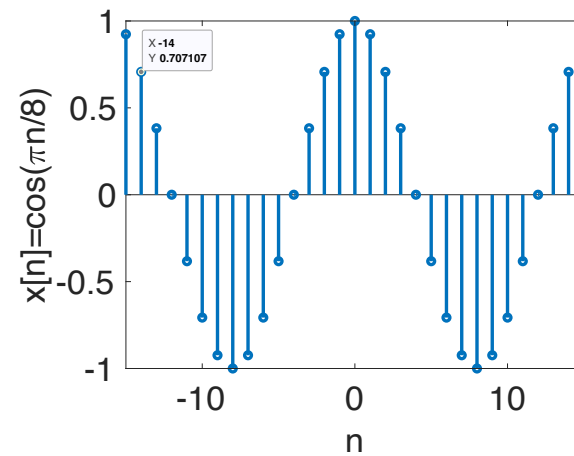
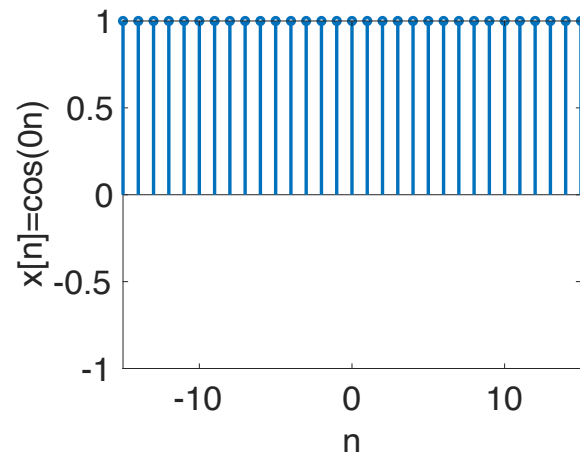
$e^{j\omega_0 n}$ no tiene un incremento continuo de velocidad de oscilación al aumentar ω_0 .
El comportamiento se repite cada 2π :

$$0 < \omega_0 < 2\pi \quad \text{ó} \quad -\pi < \omega_0 < \pi$$

ω_0 cerca de $\pm 2k\pi, k = 0, 1, 2 \dots \rightarrow$ variación lenta

ω_0 cerca de $\pm(2k + 1)\pi, k = 0, 1, 2 \dots \rightarrow$ variación rápida

Periodicidad de exponenciales complejas discretas (II)



Periodicidad de exponenciales complejas discretas (III)

2) Para que la exponencial compleja en TD sea periódica:

$$e^{j\omega_0(n+N)} = e^{j\omega_0 n} \rightarrow e^{j\omega_0 N} = 1 \rightarrow \omega_0 N = 2\pi m, m \in \mathbb{N}$$

N solo existirá si existe $m \in \mathbb{N}$ tal que $\frac{2\pi m}{\omega_0} \in \mathbb{N}$

Es decir, $\frac{m}{N} = \frac{\omega_0}{2\pi} \in \mathbb{Q} \rightarrow \frac{\omega_0}{2\pi}$ debe ser un número racional para que sea periódica.

Periodo fundamental: $N = m \frac{2\pi}{\omega_0}$ (donde m y N no tienen factores comunes).

Frecuencia fundamental: $\frac{\omega_0}{m} = \frac{2\pi}{N}$

Resumen:

TC: $e^{j\omega_0 t}$	TD: $e^{j\omega_0 n}$
Señales distintas para distintas ω_0	Señales iguales para $\omega_0 + 2\pi k$, $k \in \mathbb{N}$
Periódica para cualquier ω_0	Periódica solo si $\omega_0 = \frac{2\pi m}{N}$, $m, N \in \mathbb{N}$
Frecuencia fundamental: ω_0	Frecuencia fundamental: $\frac{\omega_0}{m}$
Periodo fundamental: $\omega_0 = 0 \rightarrow$ indefinido $\omega_0 \neq 0 \rightarrow T = \frac{2\pi}{\omega_0}$	Periodo fundamental: $\omega_0 = 0 \rightarrow$ indefinido $\omega_0 \neq 0 \rightarrow N = m \frac{2\pi}{\omega_0}$

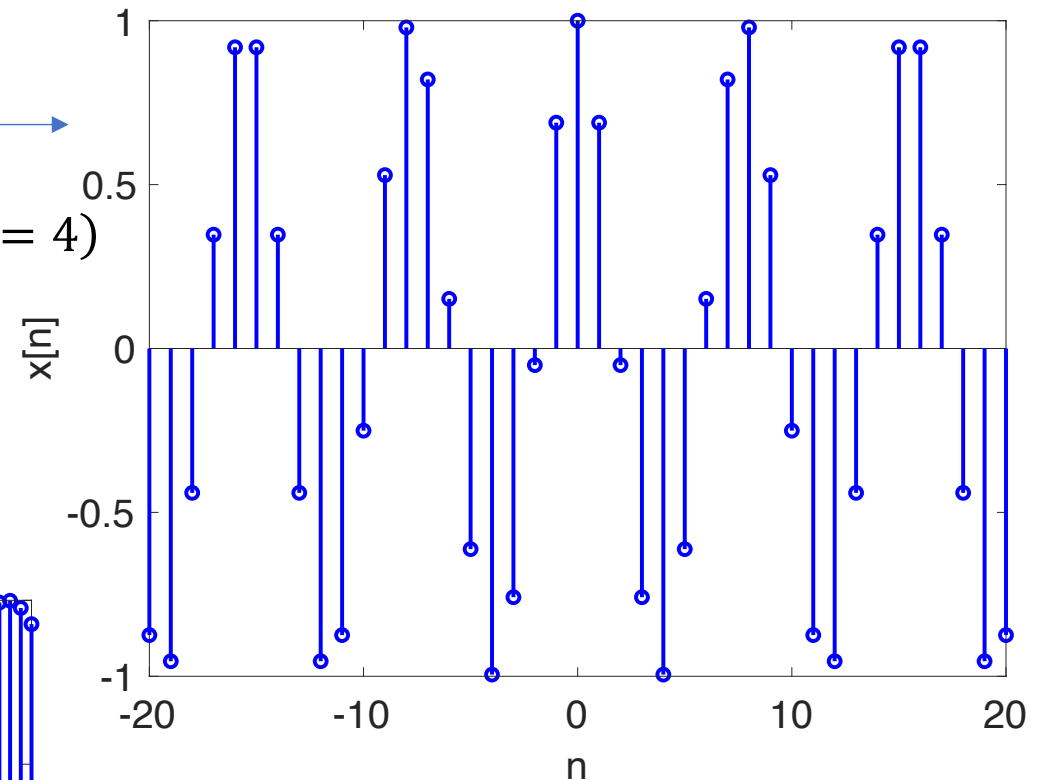
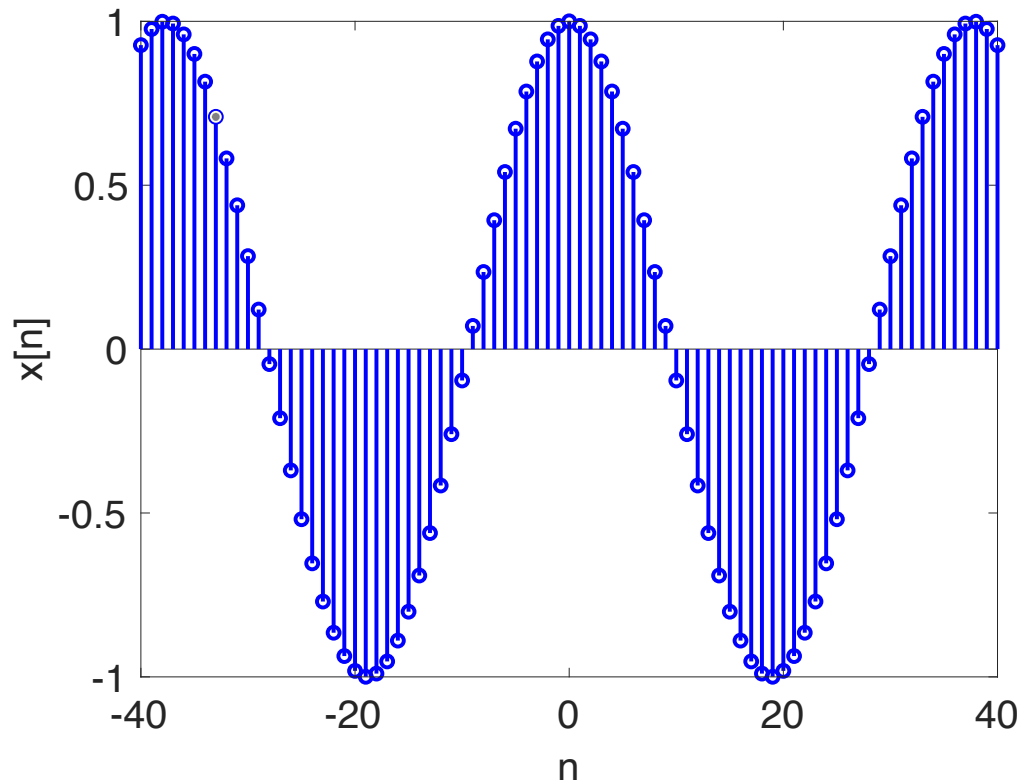
Periodicidad de exponenciales complejas discretas (IV)

$$x[n] = \cos\left(\frac{8\pi n}{31}\right) \longrightarrow$$

$$\omega_0 = \frac{8\pi}{31} \rightarrow N = m \frac{31}{4} \rightarrow \text{menor } N = 31 \text{ (} m = 4 \text{)}$$

$$\frac{\omega_0}{m} = \frac{2\pi}{31}$$

En TC: $T = \frac{31}{4}$



$$x[n] = \cos\left(\frac{n}{6}\right)$$

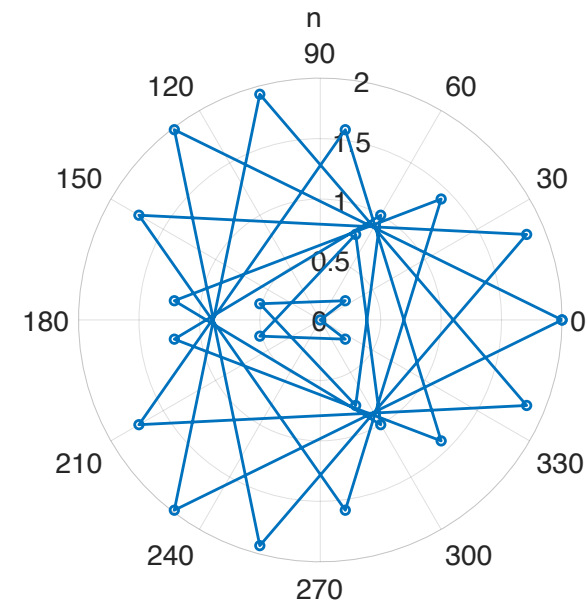
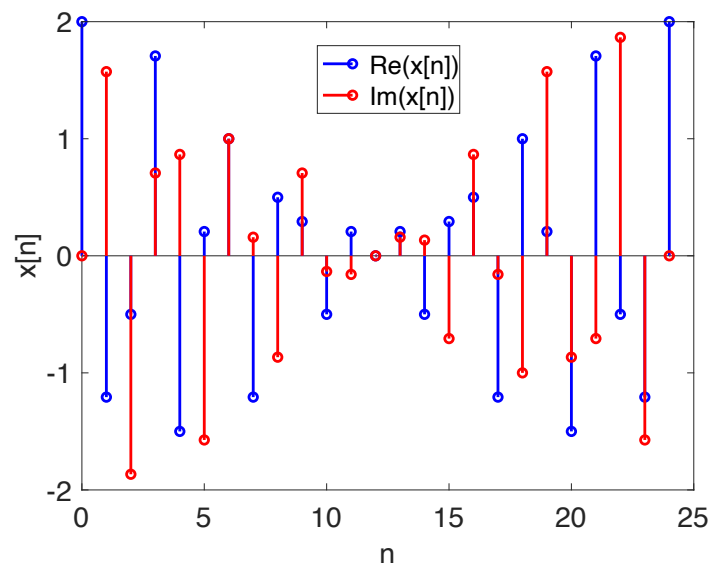
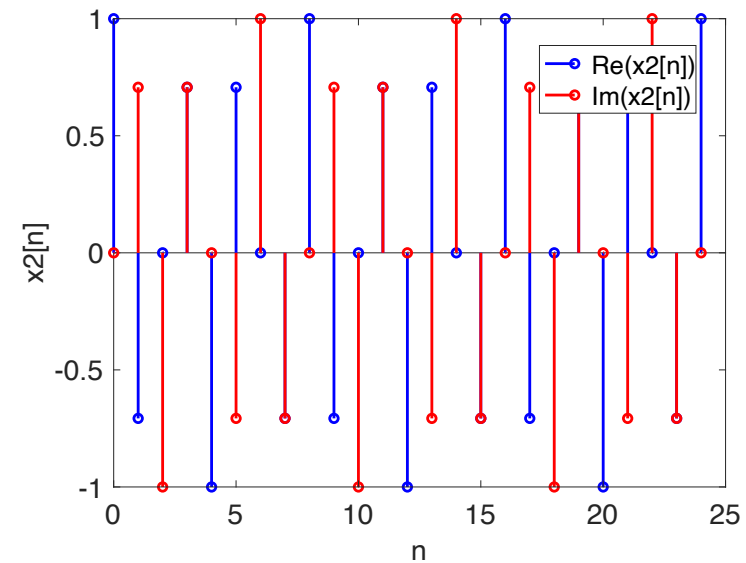
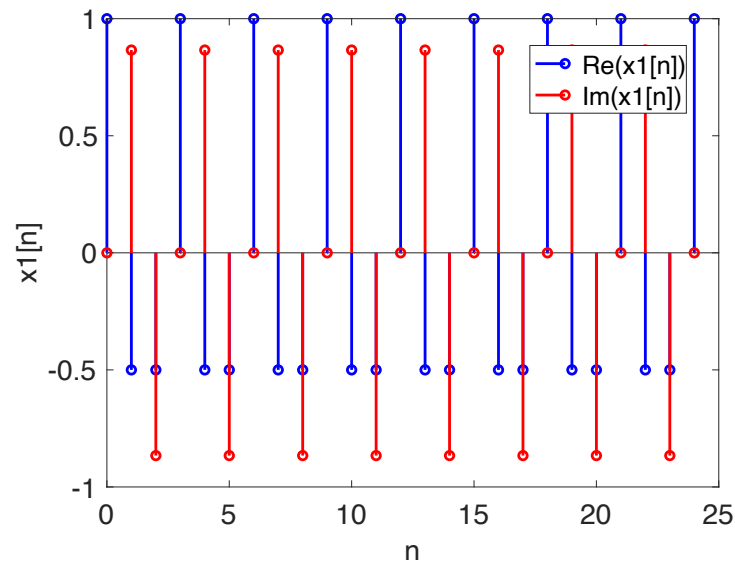
$$\omega_0 = \frac{1}{6} \rightarrow N = m2\pi6$$

$\nexists m$ que produzca un $N \in \mathbb{N}$
Señal aperiódica

En TC: $T = 12\pi$

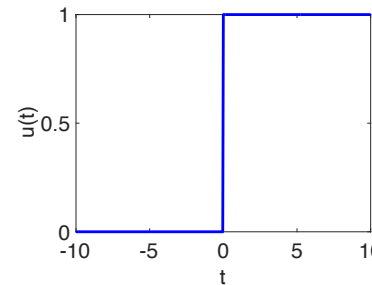
Ejemplo 1.6

Determinar el periodo fundamental de la señal $x[n] = e^{j\frac{2\pi}{3}n} + e^{j\frac{3\pi}{4}n}$

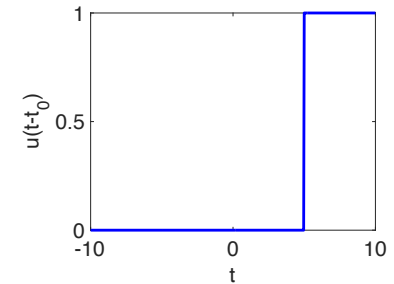


1.4. Señales elementales. Tiempo continuo (I)

- F. escalón: $u(t) = \begin{cases} 1, & t > 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$



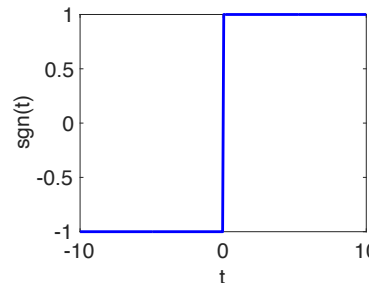
$u(t - t_0) = \begin{cases} 1, & t > t_0 \\ 0, & t < t_0 \end{cases}$
 Matlab: heaviside(t)



- F. signo:

$\text{sgn}(t) = \begin{cases} 1, & t > 0 \\ -1, & t < 0 \end{cases}$

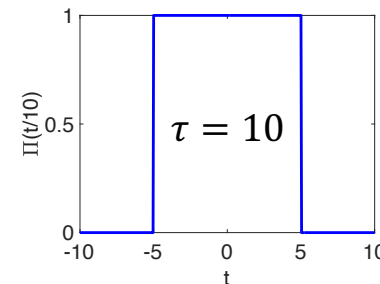
Matlab: sign(t)



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

- F. pulso rectangular:

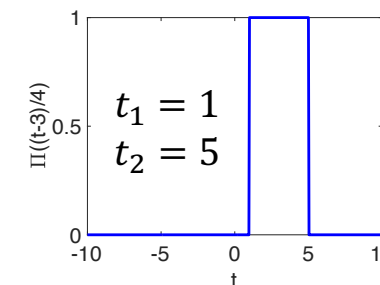
$\Pi\left(\frac{t}{\tau}\right) = \begin{cases} 1, & |t| < \frac{\tau}{2} \\ 0, & |t| > \frac{\tau}{2} \end{cases}$



Desplazado a t_0 : $\Pi\left(\frac{t-t_0}{\tau}\right)$

Entre t_1 y t_2

$\Pi\left(\frac{t - \frac{t_1 + t_2}{2}}{t_2 - t_1}\right)$

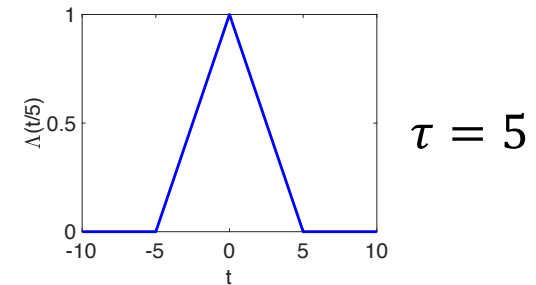


Matlab: rectangularPulse(t1,t2,t)

Definición mediante el escalón: $\Pi\left(\frac{t}{\tau}\right) = u\left(t + \frac{\tau}{2}\right) - u\left(t - \frac{\tau}{2}\right)$

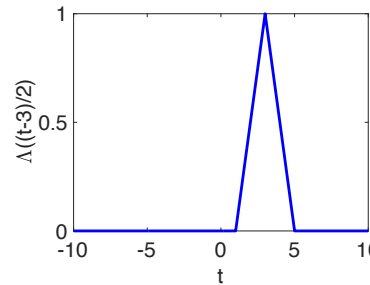
1.4. Señales elementales. Tiempo continuo (II)

- F. pulso triangular:
$$\Lambda\left(\frac{t}{\tau}\right) = \begin{cases} 1 - \frac{|t|}{\tau}, & |t| < \tau \\ 0, & |t| > \tau \end{cases}$$



Desplazado a t_0 : $\Lambda\left(\frac{t-t_0}{\tau}\right)$

Entre t_1 y t_2 :
$$\Lambda\left(\frac{t - \frac{t_1 + t_2}{2}}{\frac{t_2 - t_1}{2}}\right)$$

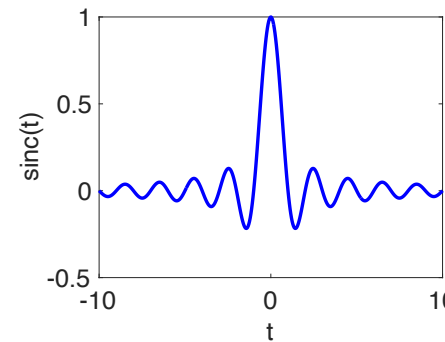


$$\begin{aligned} t_1 &= 1 \\ t_2 &= 5 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} t_0 &= 3 \\ \tau &= 4 \end{aligned}$$

Matlab: `triangularPulse(t1,t2,t)`

- F. sinc:
$$\text{sinc}(t) = \frac{\text{sen}(\pi t)}{\pi t}$$



Matlab: `sinc(t)`

- Función par

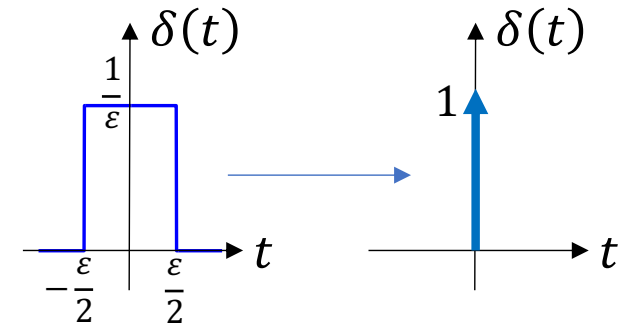
- Cruces por cero en números enteros (salvo 0) $\text{sen}(\pi t) = 0 \rightarrow t = \pm k, k \in \mathbb{N}$

- Valor máximo en $t = 0$:
$$\lim_{t \rightarrow 0} \frac{\text{sen}(\pi t)}{\pi t} = \lim_{t \rightarrow 0} \frac{\pi \cos(\pi t)}{\pi} = \frac{\pi}{\pi} = 1$$

- La envolvente decrece como $\frac{1}{t}$ cuando $t \rightarrow \infty$

1.4. Señales elementales. Tiempo continuo (III)

- F. impulso o delta de Dirac: $\delta(t) = \lim_{\varepsilon \rightarrow 0} \frac{1}{\varepsilon} \Pi\left(\frac{t}{\varepsilon}\right)$



Propiedades de $\delta(t)$:

- Es la derivada del escalón: $\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$
- Par: $\delta(t) = \delta(-t)$
- El área bajo la función es 1: $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$, $\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_0) dt = 1$
- Propiedad de muestreo: $x(t)\delta(t) = x(0)\delta(t)$
 $x(t)\delta(t - t_0) = x(t_0)\delta(t - t_0)$

Integrando: $\int_{-\infty}^{\infty} x(t)\delta(t)dt = x(0)$ $\int_{-\infty}^{\infty} x(t)\delta(t - t_0)dt = x(t_0)$

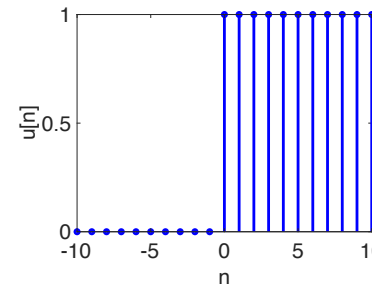
Por tanto: $x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t - \tau)d\tau$

Se puede obtener $u(t)$ a partir de $\delta(t)$:

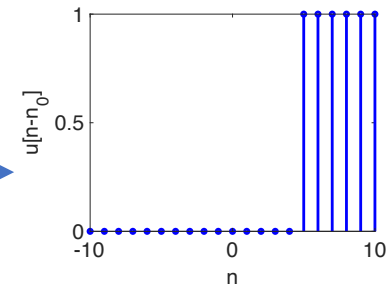
$$u(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau)d\tau \qquad u(t) = \int_0^{\infty} \delta(t - \tau)d\tau$$

1.4. Señales elementales. Tiempo discreto (I)

- F. escalón: $u[n] = \begin{cases} 1, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$

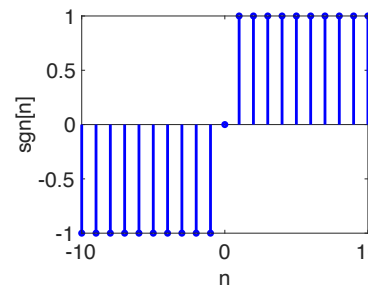


$u[n - n_0] = \begin{cases} 1, & n \geq n_0 \\ 0, & n < n_0 \end{cases}$



- F. signo:

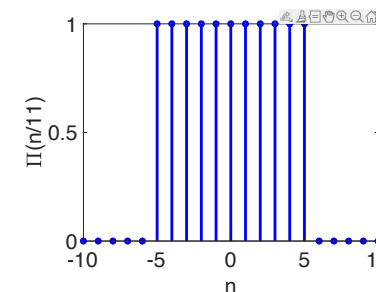
$\text{sgn}[n] = \begin{cases} 1, & n > 0 \\ 0, & n = 0 \\ -1, & n < 0 \end{cases}$



$\text{sgn}(t) = u[n - 1] - u[-n - 1]$

- F. pulso rectangular:

$\Pi\left(\frac{n}{2M+1}\right) = \begin{cases} 1, & |n| \leq M, M \in \mathbb{N} \\ 0, & |n| > M \end{cases}$

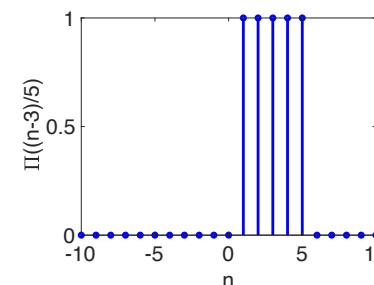


$M = 5$

Desplazado a n_0 : $\Pi\left(\frac{n-n_0}{2M+1}\right)$

Entre n_1 y n_2

$\longrightarrow \Pi\left(\frac{n - \frac{n_1 + n_2}{2}}{n_2 - n_1 + 1}\right)$

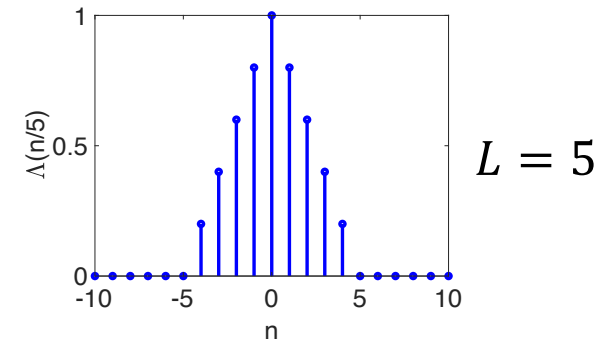


$n_1 = 1 \quad n_0 = 3$
 $n_2 = 5 \quad 2M + 1 = 4$

Definición mediante el escalón: $\Pi\left(\frac{n}{2M+1}\right) = u[n + M] - u[n - M - 1]$

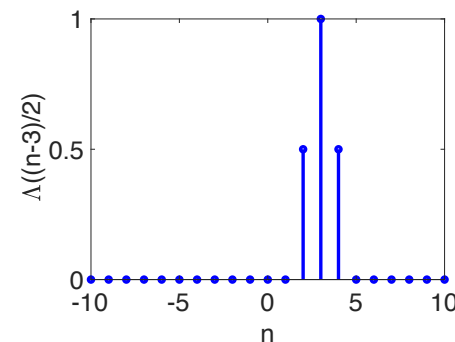
1.4. Señales elementales. Tiempo discreto (II)

- F. pulso triangular:
$$\Lambda\left(\frac{n}{L}\right) = \begin{cases} 1 - \frac{|n|}{L}, & |n| \leq L, L \in \mathbb{N} \\ 0, & |n| > L \end{cases}$$



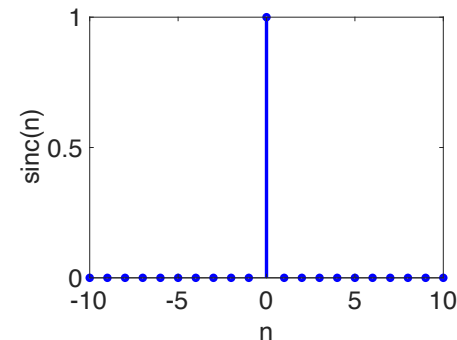
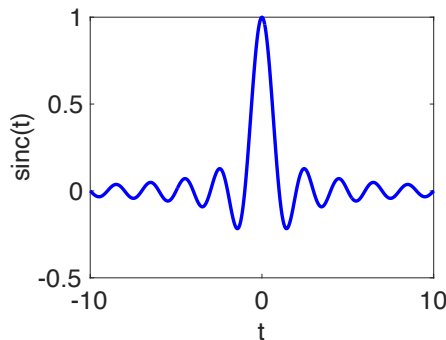
Desplazado a n_0 : $\Lambda\left(\frac{n-n_0}{L}\right)$

Entre t_1 y t_2 : $\Lambda\left(\frac{n - \frac{n_1 + n_2}{2}}{\frac{n_2 - n_1}{2}}\right)$



$$\begin{aligned} n_1 &= 1 & n_0 &= 3 \\ n_2 &= 5 & L &= 4 \end{aligned}$$

- F. sinc: TC: $\text{sinc}(t) = \frac{\text{sen}(\pi t)}{\pi t}$ \longrightarrow TD: $\text{sinc}[n] = \frac{\text{sen}(\pi n)}{\pi n}$

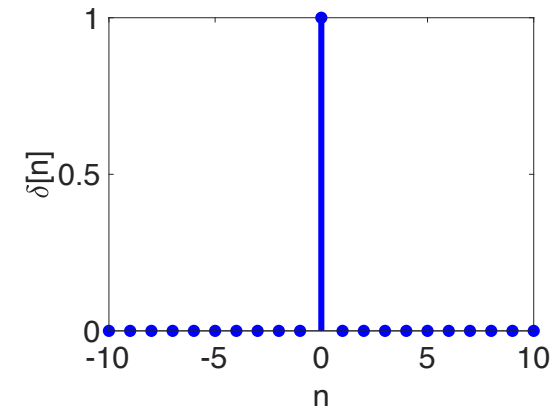


1.4. Señales elementales. Tiempo discreto (III)

- F. impulso o delta de Kronecker: $\delta[n] = \begin{cases} 1, n = 0 \\ 0, n \neq 0 \end{cases}$

Propiedades:

- Par: $\delta[n] = \delta[-n]$
- El área bajo la función es 1: $\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta[n] = 1$



- $\delta[n] = u[n] - u[n - 1]$ (similar a $\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$)
- $u[n] = \sum_{k=-\infty}^n \delta[k]$ (similar a $u(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau$)
- $u[n] = \sum_{k=0}^{\infty} \delta[n - k]$ (similar a $u(t) = \int_0^{\infty} \delta(t - \tau) d\tau$)

- Propiedad de muestreo: $x[n]\delta[n] = x[0]\delta[n] \rightarrow \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]\delta[n] = x[0]$
 $x[n]\delta[n - n_0] = x[n_0]\delta[n - n_0] \rightarrow \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]\delta[n - n_0] = x[n_0]$

Por tanto:

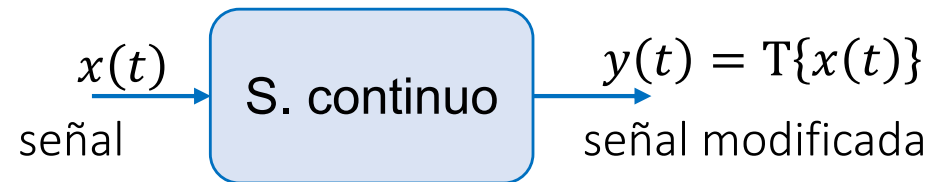
$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n - k]$$

Ejercicios

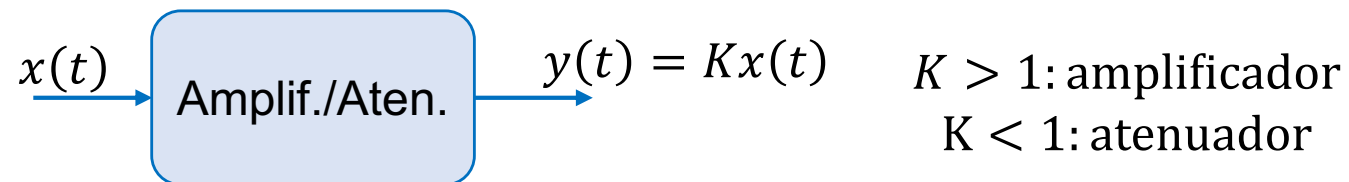
- 3. a) – f)
- 4. a) y c)
- 5. a) y c)
- 6. a) b) y c)
- 9. a) – d)
- 10.
- 14. a) - f)
- 15. c) y d)

1.5. Sistemas continuos y discretos (I)

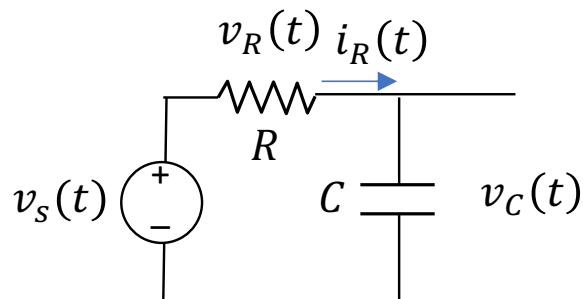
Sistema continuo: transforma señales continuas en señales continuas



Ejemplo 1:



Ejemplo 2:



$$i_R(t) = i_C(t) = \frac{v_s(t) - v_c(t)}{R} = C \frac{dv_c(t)}{dt}$$

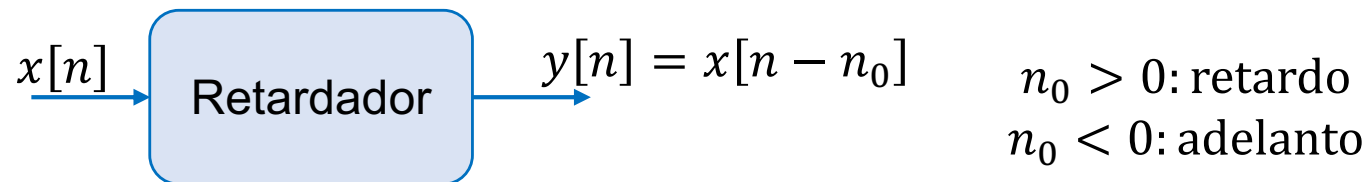
$$\frac{dv_c(t)}{dt} + \frac{1}{RC} v_c(t) = \frac{v_s(t)}{RC} \equiv \text{ec. diferencial}$$

1.5. Sistemas continuos y discretos (II)

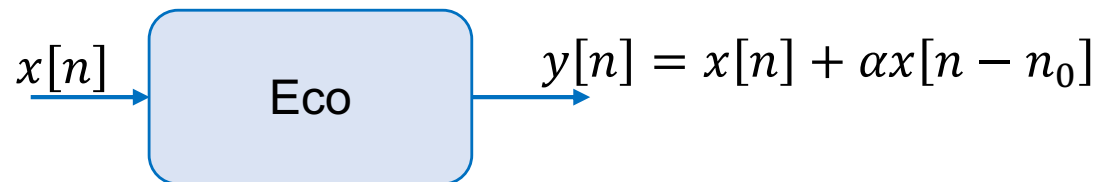
Sistema discreto: transforma señales discretas en señales discretas



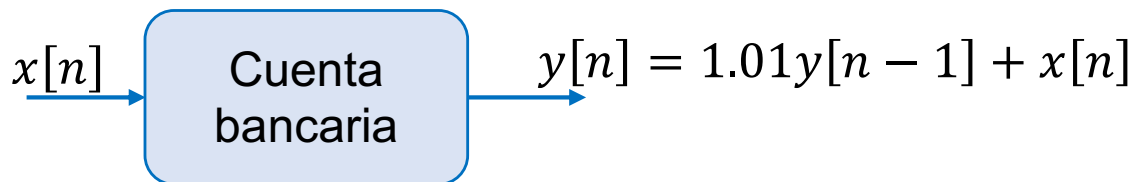
Ejemplo 1:



Ejemplo 2:



Ejemplo 3:



$$y[n] - 1.01y[n - 1] = x[n] \equiv \text{ec. en diferencias}$$

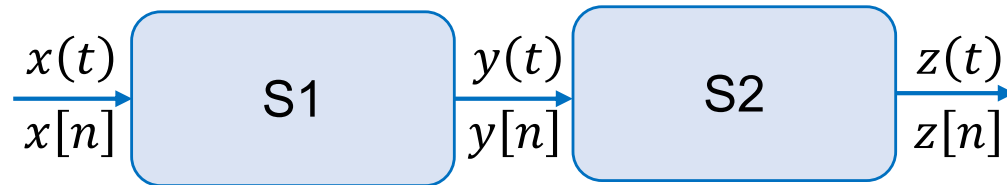
Saldo mensual $\equiv y[n]$

Balance neto (ingresos - gastos) $\equiv x[n]$

Interés de la cuenta: 1%

Interconexión de sistemas

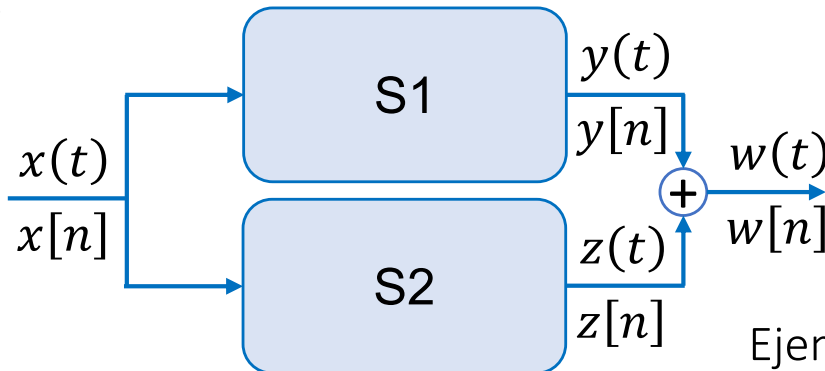
Serie o cascada:



$$z(t) = S2\{y(t)\} = S2\{S1\{x(t)\}\}$$
$$z[n] = S2\{y[n]\} = S2\{S1\{x[n]\}\}$$

Ejemplo: sistema receptor

Paralelo:

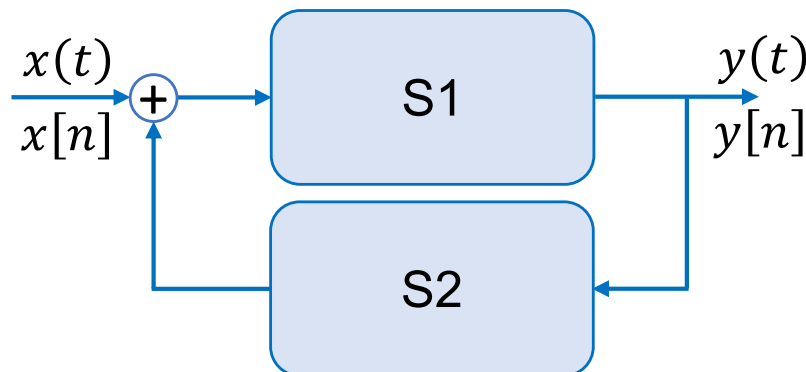


$$w(t) = S1\{x(t)\} + S2\{x(t)\}$$

$$w[n] = S1\{x[n]\} + S2\{x[n]\}$$

Ejemplo: suma de señales de audio (micrófonos)

Con realimentación:



Ejemplos: control de velocidad,
piloto automático

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (I)

Memoria

Si la señal de salida en un instante depende únicamente de la señal de entrada en ese instante \rightarrow sistema **sin memoria**.

En caso contrario \rightarrow sistema **con memoria**.

Ejemplos:

$$y(t) = \alpha x(t) \rightarrow \text{sin memoria}$$

$$y(t) = x(t) + \alpha x(t - t_0) \rightarrow \text{con memoria}$$

$$y(t) = \frac{1}{C} \int_{-\infty}^t x(\tau) d\tau \rightarrow \text{con memoria}$$

$$y[n] = (2x[n] + x^2[n])^2 \rightarrow \text{sin memoria}$$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k] = \sum_{k=-\infty}^{n-1} x[k] + x[n] = y[n-1] + x[n] \rightarrow \text{con memoria}$$

Memoria relacionada con almacenamiento de energía.

El concepto de memoria no es sólo de pasado, sino también de futuro.

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (II)

Causalidad

Si la señal de salida en un instante depende únicamente de la señal de entrada en ese instante y/o instantes anteriores \rightarrow sistema **causal**.

En caso contrario \rightarrow sistema **no causal**.

Ejemplos:

$$y(t) = \alpha x(t - 2) + x^2(t - 1) \rightarrow \text{causal}$$

$$y(t) = x(t + 1) \rightarrow \text{no causal}$$

$$y[n] = x[n] + x[n - 1] \rightarrow \text{causal}$$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{n+1} x[k] = \sum_{k=-\infty}^n x[k] + x[n+1] = y[n-1] + x[n+1] \rightarrow \text{no causal}$$

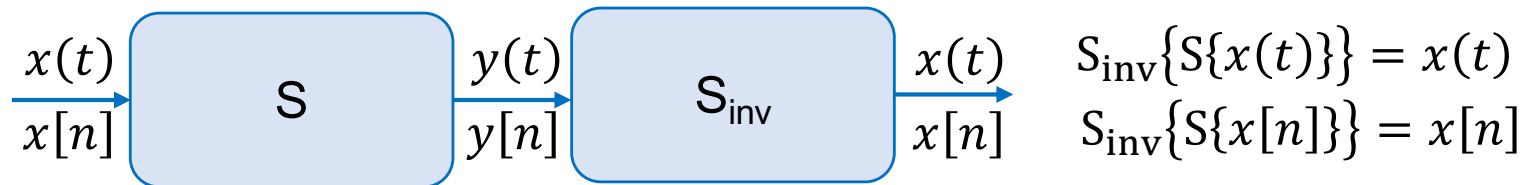
Aplicaciones donde los sistemas no causales son de interés. Por ejemplo, tratamiento de datos grabados previamente. Ejemplo: filtrado en el tiempo centrado en t_0 :

$$y[n] = \frac{1}{2M+1} \sum_{k=-M}^M x[n-k]$$

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (III)

Invertibilidad

Si entradas distintas producen salidas distintas \rightarrow sistema **invertible** \rightarrow existe un sistema inverso S_{inv} tal que:



Si existen 2 o más entradas que producen la mismas salidas \rightarrow **no invertible**.

Ejemplos:

$$y(t) = 2x(t) \rightarrow \text{invertible} \rightarrow \text{sist. inverso: } w(t) = 2y(t)$$

$$y(t) = x^2(t) \rightarrow \text{no invertible (se pierde el signo)}$$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k] = y[n-1] + x[n] \rightarrow \text{invertible} \rightarrow \text{s. inverso: } w[n] = y[n] - y[n-1]$$

- Codificador o encriptador: la información debe ser recuperable \rightarrow invertible
- Compresor de imagen: permite perder calidad \rightarrow no invertible

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (IV)

Estabilidad

Si entradas acotadas producen salidas acotadas \rightarrow sistema **estable**

$$|x(t)| < A < \infty \quad \forall t \Rightarrow |y(t)| < B < \infty \quad \forall t$$

$$|x[n]| < A < \infty \quad \forall n \Rightarrow |y[n]| < B < \infty \quad \forall n$$

Ejemplos:

$$y(t) = e^{x(t)} \quad |x(t)| < A \rightarrow e^{-A} < y(t) < e^A \rightarrow |y(t)| < \max(e^{-A}, e^A) \rightarrow \text{estable}$$

$$y(t) = tx(t) \quad |x(t)| < A \rightarrow |y(t)| < tA \rightarrow \lim_{t \rightarrow \infty} (tA) = \infty \rightarrow \text{inestable}$$

$$y[n] = \frac{1}{2M+1} \sum_{k=-M}^M x[n-k] \quad |x[n]| < A \rightarrow |y[n]| < \frac{1}{2M+1} \sum_{k=-M}^M A = A \rightarrow \text{estable}$$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k] \quad |x[n]| < A \rightarrow |y[n]| < \sum_{k=-\infty}^n A = \infty \rightarrow \text{inestable}$$

Estabilidad \leftrightarrow disipación de energía

Sistema realizable: si es estable y causal

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (V)

Invarianza en el tiempo

Un sistema es **invariante** si sus características y comportamiento no cambian con el tiempo. Esto se traduce en que un desplazamiento en la entrada da lugar al mismo desplazamiento en la salida.

$$\text{Si } x(t) \rightarrow y(t) \Rightarrow x(t - t_0) \rightarrow y(t - t_0)$$

$$\text{Si } x[n] \rightarrow y[n] \Rightarrow x[n - n_0] \rightarrow y[n - n_0]$$

Ejemplos:

$$y(t) = \text{sen}(x(t)) \quad \left. \begin{array}{l} x_1(t) = x(t - t_0) \rightarrow y_1(t) = \text{sen}(x(t - t_0)) \\ y(t - t_0) = \text{sen}(x(t - t_0)) \end{array} \right\} \text{ invariante}$$

$$y(t) = x(2t) \quad \left. \begin{array}{l} x_1(t) = x(t - t_0) \rightarrow y_1(t) = x(2t - t_0) \\ y(t - t_0) = x(2(t - t_0)) = x(2t - 2t_0) \end{array} \right\} \text{ variante}$$

$$y[n] = nx[n] \quad \left. \begin{array}{l} x_1[n] = x[n - n_0] \rightarrow y_1[n] = nx[n - n_0] \\ y[n - n_0] = (n - n_0)x[n - n_0] \end{array} \right\} \text{ variante}$$

1.6. Propiedades básicas de los sistemas (VI)

Linealidad

Un sistema es **lineal** si cumple las propiedad de superposición (aditividad y homogeneidad), es decir, si una combinación lineal de entradas da lugar a la misma combinación lineal de salidas:

Sea $y_1(t)$ la respuesta a $x_1(t)$

Sea $y_2(t)$ la respuesta a $x_2(t)$

$$ax_1(t) + bx_2(t) \rightarrow ay_1(t) + by_2(t)$$

Sea $y_1[n]$ la respuesta a $x_1[n]$

Sea $y_2[n]$ la respuesta a $x_2[n]$

$$ax_1[n] + bx_2[n] \rightarrow ay_1[n] + by_2[n]$$

Ejemplos:

$$y(t) = tx(t) \quad \left. \begin{array}{l} ax_1(t) + bx_2(t) \rightarrow t(ax_1(t) + bx_2(t)) \\ ay_1(t) + by_2(t) = atx_1(t) + btx_2(t) \end{array} \right\} \text{ lineal}$$

$$y(t) = x^2(t) \quad \left. \begin{array}{l} ax_1(t) + bx_2(t) \rightarrow (ax_1(t) + bx_2(t))^2 \\ ay_1(t) + by_2(t) = ax_1^2(t) + x_2^2(t) \end{array} \right\} \text{ no lineal}$$

$$y[n] = 2x[n] + 3 \quad \left. \begin{array}{l} ax_1[n] + bx_2[n] \rightarrow 2(ax_1[n] + bx_2[n]) + 3 \\ ay_1[n] + by_2[n] = a(2x_1[n] + 3) + b(2x_2[n] + 3) \end{array} \right\} \text{ no lineal}$$

Ejercicios

- 37
- 38
- 39
- 40. a), b), c) y d)
- 41