

# Tema 0 – Repaso de Señales y Sistemas Discretos

4º Ing. Telecomunicación  
EPS – Univ. San Pablo – CEU

# Lecturas complementarias

- Opp. 1, Pro 1(sólo hasta 1.2): Introducción a TDS
  - Importancia de TDS en la ingeniería
  - Perspectiva histórica
  - Esquema de un sistema de TDS
  - Tipos de señales



# Lecturas complementarias

- Oppenheim, Willsky. Señales y Sistemas. Prentice-Hall, 1997. Cap. 1, cap. 2 (sólo lo referente a tiempo discreto)



Ejercicios Opp: 2.29, 2.43

Ejercicios Pro: 2.1, 2.2

# Señales

- Señal: Algo que lleva info.
- Info contenida en algún patrón de variaciones (ej: voz, vídeo): $x(t)$ .
- Convención: variable indep. es  $t$ .
- Señales en tiempo discreto  
 $x[n]$ :secuencias.

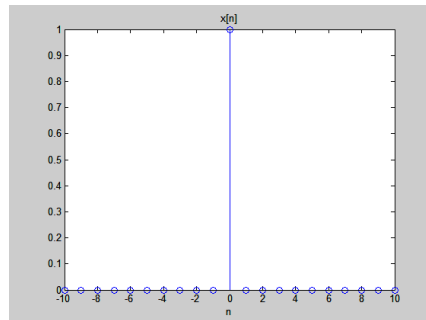
# Señales Básicas

Delta de Kronecker

$$(0.1) \delta[n] = \begin{cases} 0 & n \neq 0 \\ 1 & n = 0 \end{cases} \quad \delta[n - n_0] = \begin{cases} 0 & n \neq n_0 \\ 1 & n = n_0 \end{cases}$$

$$(0.2) x[n]\delta[n - n_0] = x[n_0]\delta[n - n_0]$$

$$(0.3) x[n]\delta[n] = x[0]\delta[n]$$



Cualquier secuencia se puede expresar como una suma ponderada de deltas

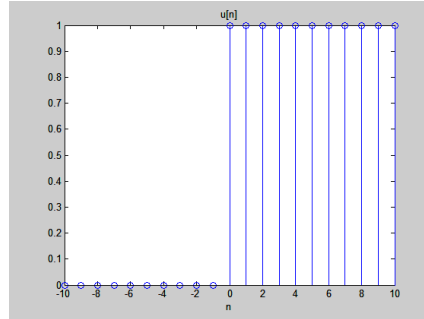
$$(0.4) \quad x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_k \delta[n - k]$$
$$x_k = x[n = k]$$

# Señales Básicas

## Escalón unidad

$$(0.5) \quad u[n] = \begin{cases} 0 & n < 0 \\ 1 & n \geq 0 \end{cases}$$

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



## Relación con la función delta

$$(0.6) \quad u[n] = \sum_{k=0}^{\infty} \delta[n-k] = \sum_{k=-\infty}^n \delta[k]$$

$$(0.7) \quad \delta[n] = u[n] - u[n-1]$$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

6

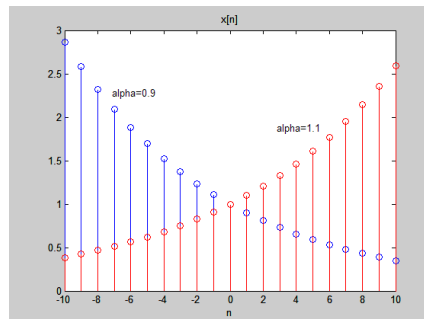
Bibliografía: Opp. 2.1, Pro. 2.1

Ejercicios Pro: 2.3

# Señales Básicas

Exponencial real

$$(0.9) \quad x[n] = C\alpha^n = Ce^{\beta n}$$



Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

7

Bibliografía: Opp. 2.1, Pro. 2.1, Opp I 1.3

Ejercicios Pro: 2.15\*

# Señales Básicas

Exponencial imaginaria pura

$$(0.10) x[n] = Ce^{j\omega_0 n} = C(\cos \omega_0 n + j \sin \omega_0 n)$$

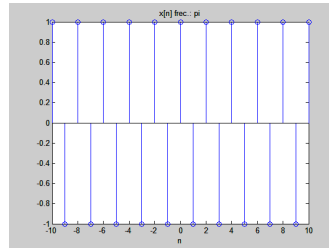
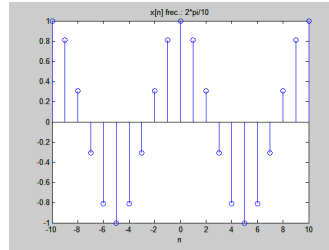
$$(0.11) \cos \omega_0 n = \operatorname{Re}\{e^{j\omega_0 n}\} = \frac{e^{j\omega_0 n} + e^{-j\omega_0 n}}{2}$$

$$(0.12) \sin \omega_0 n = \operatorname{Im}\{e^{j\omega_0 n}\} = \frac{e^{j\omega_0 n} - e^{-j\omega_0 n}}{2j}$$

$$A \cos(\omega_0 n + \phi) = \frac{A}{2} e^{j\phi} e^{j\omega_0 n} + \frac{A}{2} e^{-j\phi} e^{-j\omega_0 n} \quad (0.13)$$

$$|e^{j\omega_0 n}|^2 = 1 \quad (0.14)$$

$$(0.15) \sum_{n=0}^{N-1} e^{jk \frac{2\pi}{N} n} = \begin{cases} N & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ 0 & \text{resto} \end{cases}$$



Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

8

Bibliografía: Opp. 2.1, Pro. 2.1, Opp I 1.3



# Señales Básicas

Exponencial imaginaria pura

Periodicidad en n

$$e^{j\omega_0 n} \longrightarrow \omega_0 = 2\pi \frac{m}{N} \in [0, 2\pi) \approx (-\pi, \pi] \quad (0.16)$$

$$N_0 = \frac{N}{\gcd(m, N)} \quad (0.17)$$

$$e^{j\omega_1 n} + e^{j\omega_2 n} \longrightarrow N_{1+2} = \text{mcm}(N_1, N_2) \quad (0.18)$$

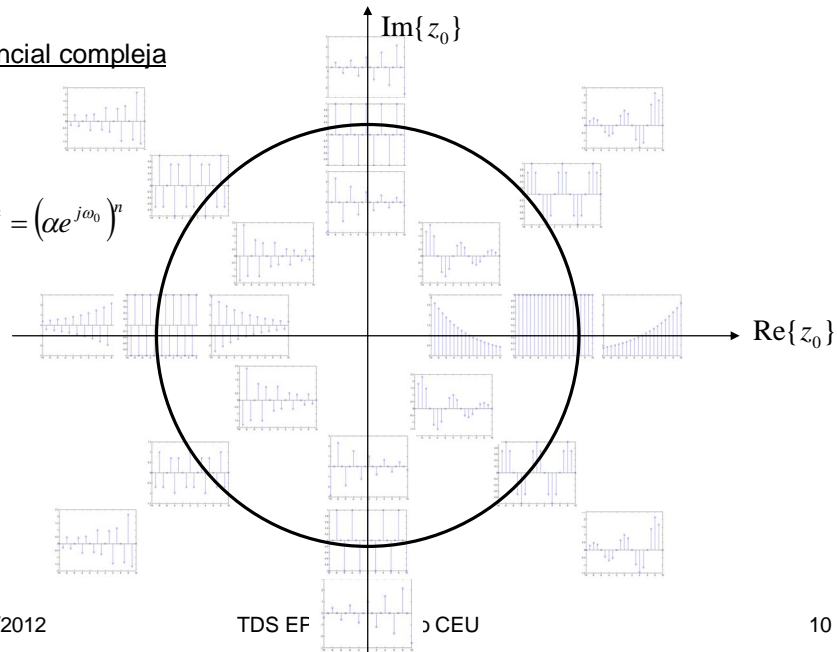
Periodicidad en  $\omega$   $\omega_1 = 2\pi k + \omega_2 \Rightarrow e^{j\omega_1 n} = e^{j\omega_2 n} \quad \omega_0 \in [0, 2\pi) \approx (-\pi, \pi]$

Bibliografía: Opp. 2.1, Pro. 2.1, Opp I 1.3  
Ejercicios Opp: 2.28

# Señales Básicas

Exponencial compleja

$$x[n] = (z_0)^n = (\alpha e^{j\omega_0})^n$$



Curso 2011/2012

TDS EF

o CEU

10

Bibliografía: Opp. 2.1, Pro. 2.1, Opp I 1.3

Ejercicios Opp: 2.7

# Sistemas Básicos

(0.27)	Integrador	$y[n] = I(x[n]) = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$	}	$x[n] = D_-^{-1}(I(x[n]))$ (0.33)
(0.28)	Diferencia finita causal	$y[n] = D_-^{-1}(x[n]) = x[n] - x[n-1]$		
(0.29)	Diferencia finita no causal	$y[n] = D_+^{-1}(x[n]) = x[n] - x[n+1]$	}	$x[n] = I(D_-^{-1}(x[n]))$ (0.34)
(0.30)	Parte par	$x_e[n] = Ev(x[n]) = \frac{x[n] + x[-n]}{2}$		
(0.31)	Parte impar	$x_o[n] = Odd(x[n]) = \frac{x[n] - x[-n]}{2}$	}	$x[n] = x_e[n] + x_o[n]$ (0.35)
(0.32)	Correlación	$\phi_{xy}[m] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]y[n+m] = x[-m] * y[m]$		

Ejercicios Pro: 2.4, 2.5, 2.58, 2.59, 2.60, 2.61

# Propiedades Básicas de los Sistemas

(0.19)	Sistemas con memoria	$y[n] = T(x[n], x[n-1], x[n-2], \dots)$
(0.20)	Sistemas sin memoria	$y[n] = T(x[n])$
(0.21)	Sistemas invertibles	$y[n] = T(x[n]) \Rightarrow \exists T^{-1}(y) : x[n] = T^{-1}(y[n]) = T^{-1}(T(x[n]))$
(0.22)	Sistemas causales	$y[n] = T(x[n], x[n-1], x[n-2], \dots)$
(0.23)	Sistemas no causales	$y[n] = T(x[n], x[n+1], x[n+2], \dots)$
(0.24)	Sistemas estables	$ x[n]  < B_x, \forall n \Rightarrow \exists B_T :  T(x[n])  < B_T, \forall n$
(0.25)	Sistemas invariantes en el tiempo	$y[n] = T(x[n]) \Rightarrow y[n - n_0] = T(x[n - n_0])$
(0.26)	Sistemas lineales	$T(ax_1[n] + bx_2[n]) = aT(x_1[n]) + bT(x_2[n])$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

12

Bibliografía: Opp. 2.2, Pro. 2.2

Ejercicios Opp: 2.23\*, 2.30\*, 2.55, 2.56, 2.62, 2.63, 2.68

Ejercicios Pro: 2.6, 2.7, 2.8\*, 2.10, 2.11, 2.12, 2.13, 2.14

# Sistemas LTI

(0.36)

Sistema

$$y[n] = T(x[n])$$

(0.37)

Sistema lineal

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

(0.38)

Sistema LTI

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = x[n] * h[n]$$

Applet convolución discreta: <http://www.jhu.edu/~signals/discreteconv2/index.html>

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

13

Bibliografía: Opp. 2.3, Pro. 2.3

# Suma de convolución

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = x[n] * h[n]$$

- Evaluación directa/gráfica (secuencias finitas):
  - Reflexión:  $h[-k]$
  - Para cada  $n$ :
  - Desplazamiento:  $h[n_0-k]$ :
    - $n > 0$ : derecha
    - $n < 0$ : izquierda.
  - Multiplicación:  $v_{n_0} = x[k] \cdot h[n_0-k]$
  - Suma de todos los productos.
- Evaluación analítica: Ejemplo:  $y[n] = u[n] * \alpha^n u[n] = \frac{1-\alpha^{n+1}}{1-\alpha} u[n]$

Opp:2.3

Ejercicios Opp: 2.2, 2.3, 2.22, 2.24

Ejercicios Pro: 2.16\*, 2.17, 2.18, 2.19, 2.20, 2.21, 2.22, 2.29, 2.31\*, 2.32, 2.33, 2.34, 2.36, 2.37, 2.38, 2.39, 2.45, 2.51, 2.52 2.63, 2.64

# Propiedades Sistemas LTI

(0.39)	Conmutatividad	$x[n] * y[n] = y[n] * x[n]$
(0.40)	Distributividad	$x[n] * (h_1[n] + h_2[n]) = x[n] * h_1[n] + x[n] * h_2[n]$
(0.41)	Asociatividad	$x[n] * (h_1[n] * h_2[n]) = (x[n] * h_1[n]) * h_2[n]$
(0.42)	Sistemas sin memoria	$h[n] = k\delta[n]$
(0.43)	Sistemas invertibles	$h[n] * h^{-1}[n] = \delta[n]$
(0.44)	Sistemas causales	$h[n] = 0 \quad \forall n < 0$
(0.45)	Sistemas estables	$\sum_{n=-\infty}^{\infty}  h[n]  < \infty$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

15

Bibliografía: Opp. 2.4, Pro. 2.3

Ejercicios Opp: 2.1\*, 2.10, 2.12, 2.15, 2.18, 2.19, 2.21\*, 2.25, 2.35, 2.36, 2.37\*, 2.50, 2.60, 2.34\*.

Ejercicios Pro: 2.24, 2.35\*, 2.40, 2.56, 2.57

## Sistemas definidos por ecuaciones en diferencias finitas

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k] \quad (0.48)$$

- Método 1: Ecuación de recurrencia

$$y[n] = \frac{1}{a_0} \left( \sum_{k=0}^M b_k x[n-k] - \sum_{k=1}^N a_k y[n-k] \right) \quad (0.49)$$

- Método 2: Sol. Homogénea+Sol. Particular

$$\sum_{k=0}^N a_k y_h[n-k] = 0 \qquad \sum_{k=0}^N a_k y_p[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k]$$

$$y[n] = y_h[n] + y_p[n] \quad (0.50)$$

Bibliografía: Opp. 2.5, Pro 2.4

Ejercicios Opp: 2.39, 2.61



# Sol. Ecuación Homogénea

Ejemplo:  $y[n] - \frac{3}{4}y[n-1] + \frac{1}{8}y[n-2] = x[n] + x[n-1]$

$$y_h[n] - \frac{3}{4}y_h[n-1] + \frac{1}{8}y_h[n-2] = 0$$

$$y_h[n] = z^n$$

$$z^n - \frac{3}{4}z^{n-1} + \frac{1}{8}z^{n-2} = z^{n-2} \left( z^2 - \frac{3}{4}z + \frac{1}{8} \right) = z^{n-2} (z - \frac{1}{2})(z - \frac{1}{4}) = 0$$

Polinomio característico

$$\Rightarrow \begin{cases} z = 0 & \text{Sol.Trivial} \\ z = \frac{1}{2} \\ z = \frac{1}{4} \end{cases}$$

Si hay raíces múltiples, supongamos que  $\frac{1}{4}$  es de orden 2, entonces la solución es de la forma

$$y_h[n] = K_1 \left(\frac{1}{2}\right)^n + K_2 \left(\frac{1}{4}\right)^n$$

$$y_h[n] = K_1 \left(\frac{1}{2}\right)^n + (K_2 + nK_3) \left(\frac{1}{4}\right)^n \quad (0.51)$$

Bibliografía: Opp. 2.5, Pro. 2.4

Ejercicios Opp: 2.38

# Sol. Particular

Ejemplo:  $y_p[n] - \frac{3}{4}y_p[n-1] + \frac{1}{8}y_p[n-2] = x[n] + x[n-1]$

$$x[n] = u[n]$$

$$y_p[n] = Ku[n]$$

$$y_p[n] - \frac{3}{4}y_p[n-1] + \frac{1}{8}y_p[n-2] = x[n] + x[n-1]$$

$$Ku[n] - \frac{3}{4}Ku[n-1] + \frac{1}{8}Ku[n-2] = u[n] + u[n-1]$$

$$n = 2$$

$$K - \frac{3}{4}K + \frac{1}{8}K = 1 + 1 \Rightarrow K = \frac{16}{3}$$

$$y_p[n] = \frac{16}{3}u[n]$$

$x[n]$	$y[n]$
$K$	$K'$
$KM^n n^p$	$M^n (K_0 n^p + K_1 n^{p-1} + \dots + K_p)$
$K \cos \omega_0 n$	$K_1 \cos \omega_0 n + K_2 \sin \omega_0 n$
$K \sin \omega_0 n$	

(0.52)

Bibliografía: Pro. 2.4

Ejercicios Pro: 2

## Solución Ecuación en Diferencias

Ejemplo:  $y[n] - \frac{3}{4}y[n-1] + \frac{1}{8}y[n-2] = x[n] + x[n-1]$

$$y[n] = y_h[n] + y_p[n]$$

$$y_h[n] = K_1\left(\frac{1}{2}\right)^n + K_2\left(\frac{1}{4}\right)^n$$

$$y_p[n] = \frac{16}{3}u[n]$$

$$y[n] = \left(K_1\left(\frac{1}{2}\right)^n + K_2\left(\frac{1}{4}\right)^n + \frac{16}{3}\right)u[n]$$

$$n=0 \quad y[0] = \frac{3}{4}y[-1] - \frac{1}{8}y[-2] + x[0] + x[-1] = 1 = K_1 + K_2 + \frac{16}{3}$$

$$n=1 \quad y[1] = \frac{3}{4}y[0] - \frac{1}{8}y[-1] + x[1] + x[0] = \frac{11}{4} = K_1\frac{1}{2} + K_2\frac{1}{4} + \frac{16}{3}$$

$$K_1 = -6, K_2 = -\frac{5}{3}$$

$$y[n] = \left(-6\left(\frac{1}{2}\right)^n - \frac{5}{3}\left(\frac{1}{4}\right)^n + \frac{16}{3}\right)u[n]$$

Bibliografía: Pro. 2.4

Ejercicios Opp: 2.5\*, 2.16

Ejercicios Pro: 2.27, 2.54

# Sol. Ecuación de recurrencia

Ejemplo:

$$y[n] - \frac{1}{2}y[n-1] = x[n] \longrightarrow y[n] = x[n] + \frac{1}{2}y[n-1]$$

$$x[n] = \delta[n]$$

Condiciones iniciales:  $y[n] = 0 \quad n < 0$

$$\left. \begin{array}{l} n=-2 \quad y[-2] = x[-2] + \frac{1}{2}y[-3] = 0 \\ n=-1 \quad y[-1] = x[-1] + \frac{1}{2}y[-2] = 0 \\ n=0 \quad y[0] = x[0] + \frac{1}{2}y[-1] = 1 \\ n=1 \quad y[1] = x[1] + \frac{1}{2}y[0] = \frac{1}{2} \\ n=2 \quad y[2] = x[2] + \frac{1}{2}y[1] = \left(\frac{1}{2}\right)^2 \\ \dots \\ y[n] = x[n] + \frac{1}{2}y[n-1] = \left(\frac{1}{2}\right)^n \end{array} \right\} y[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n]$$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

20

Bibliografía: Opp. 2.5, Pro 2.4

Ejercicios Opp: 2.4

Ejercicios Pro: 2.23, 2.42

# Respuesta al impulso

Ejemplo:  $y[n] - 3y[n-1] - 4y[n-2] = x[n] + 2x[n-1]$

$$y_h[n] = (K_1(-1)^n + K_2(4)^n)$$

$$n=0 \quad y[0] = 3y[-1] + 4y[-2] + x[0] + 2x[-1] = 1 = K_1 + K_2$$

$$n=1 \quad y[1] = 3y[0] + 4y[-1] + x[1] + 2x[0] = 5 = -K_1 + 4K_2$$

$$K_1 = -\frac{1}{5}, K_2 = \frac{6}{5}$$

$$h[n] = \left(-\frac{1}{5}(-1)^n + \frac{6}{5}4^n\right)u[n]$$

Bibliografía: Pro. 2.4.4

Ejercicios Opp: 2.20, 2.31\*

Ejercicios Pro: 2.25, 2.28, 2.30, 2.55

# Funciones propias de los sistemas LTI

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} z_0^k h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]z_0^{n-k} = z_0^n \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]z_0^{-k} = z_0^n H(z_0)$$

$$x[n] = z_0^n = r^n e^{j\omega n} \quad (0.46)$$

$$x[n] = \sum_k a_k z_k^n \longrightarrow y[n] = \sum_k a_k H(z_k) z_k^n \quad (0.47)$$

Bibliografía: Opp. 2.6

Ejercicios Opp: 2.13\*, 2.14\*, 2.26, 2.27

# Representación en Serie de Fourier

$$x[n] = x[n + N] \longrightarrow \omega_0 = \frac{2\pi}{N} \quad (0.53)$$

$$\phi_k[n] = e^{jk\omega_0 n} \quad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots \quad \text{Pero sólo hay } N \text{ señales distintas de este tipo} \quad (0.54)$$

$$\phi_k[n] = \phi_{k+rN}[n] \quad (0.55)$$

$$(0.56) \quad x[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k \phi_k[n] = \sum_{k=0}^{N-1} a_k \phi_k[n] \quad a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} x[n] \phi_{-k}[n] \quad (0.57)$$

Atención: 
$$\begin{cases} a_{k+N} = a_k \\ a_{-k} = a_{N-k} \end{cases} \quad (0.58)$$

La frecuencia de la exponencial correspondiente al coeficiente  $a_k$  es  $\omega_k = k\omega_0$

Applet: <http://www.jhu.edu/~signals/fourier2/index.html>  
<http://www.jhu.edu/~signals/listen-new/listen-newindex.htm>

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

23

Bibliografía: Opp. 2.7, Opp 8.1, Pro. 4.2

i

# Propiedades de la Serie de Fourier

Linealidad  $Ax[n] + By[n] \longleftrightarrow Aa_k + Bb_k$  (0.59)

Desplazamiento en el tiempo  $x[n - n_0] \longleftrightarrow a_k e^{-jk\omega_0 n_0}$  (0.60)

Desplazamiento en frecuencia  $x[n] e^{jk_0 \omega_0 n} \longleftrightarrow a_{k - k_0}$  (0.61)

Conjugación  $x^*[n] \longleftrightarrow a_{-k}^*$  (0.62)

Inversión en el tiempo  $x[-n] \longleftrightarrow a_{-k}$  (0.63)

Escalado en el tiempo  $x_M[n] = \begin{cases} x[n/M] & n = Mk \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \longleftrightarrow \frac{1}{M} a_k$  (0.64)

Convolución periódica  $\sum_{r=\langle N \rangle} x[r]y[n-r] \longleftrightarrow Na_k b_k$  (0.65)

Producto  $x[n]y[n] \longleftrightarrow \sum_{l=\langle N \rangle} a_l b_{k-l}$  (0.66)

Applet: <http://www.jhu.edu/~signals/dftprops/indexDTFTprops.htm>

Bibliografía: Opp. 2.8, Opp 2.9, Pro. 4.2



# Propiedades de la Serie de Fourier

Diferencia finita  $x[n] - x[n-1] \longleftrightarrow (1 - e^{-j\omega_0})a_k$  (0.67)

“Integración”  $\sum_{k=-\infty}^n x[k] \longleftrightarrow \frac{1}{1 - e^{-j\omega_0 k}} a_k$  (0.68)

Sólo es periódica y finita si  $a_0 = 0$  (0.69)

Simetrías  $x[n]$  es real  $\longleftrightarrow a_k = a_{-k}^*$  (0.70)

$x[n]$  es real y par  $\longleftrightarrow a_k$  es real y par (0.71)

$x[n]$  es real e impar  $\longleftrightarrow a_k$  es imaginaria pura e impar (0.72)

$x_e[n] \longleftrightarrow \text{Re}\{a_k\}$  (0.73)

$x_o[n] \longleftrightarrow \text{Im}\{a_k\}$  (0.74)

Teorema de Parseval  $\frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} |x[n]|^2 = \sum_{k=\langle N \rangle} |a_k|^2$  (0.75)

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

25

Bibliografía: Opp. 2.8, Opp 2.9, Pro. 4.2

## Algunas series de Fourier

$$x[n] = \sin\left(\frac{2\pi M}{N}n\right) = \frac{e^{j\frac{2\pi M}{N}n} - e^{-j\frac{2\pi M}{N}n}}{2j} \xleftrightarrow{\gcd(M, N)=1} a_M = \frac{1}{2j}, a_{-M} = -\frac{1}{2j} \quad (0.76)$$

$$\cos\left(\frac{2\pi M}{N}n\right) \xleftrightarrow{\gcd(M, N)=1} a_M = \frac{1}{2}, a_{-M} = \frac{1}{2} \quad (0.77)$$

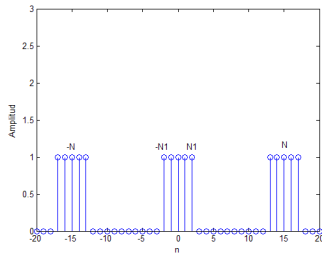
Ejemplo:

$$1 + \sin\left(\frac{2\pi}{N}n\right) + 3\cos\left(\frac{2\pi}{N}n\right) + \cos\left(\frac{4\pi}{N}n + \frac{\pi}{2}\right)$$

$$a_0 = 1 \quad a_1 = \frac{3}{2} + \frac{1}{2j} \quad a_2 = \frac{1}{2}e^{j\frac{\pi}{2}}$$

$$a_{-1} = \frac{3}{2} - \frac{1}{2j} \quad a_{-2} = \frac{1}{2}e^{-j\frac{\pi}{2}}$$

# Algunas series de Fourier

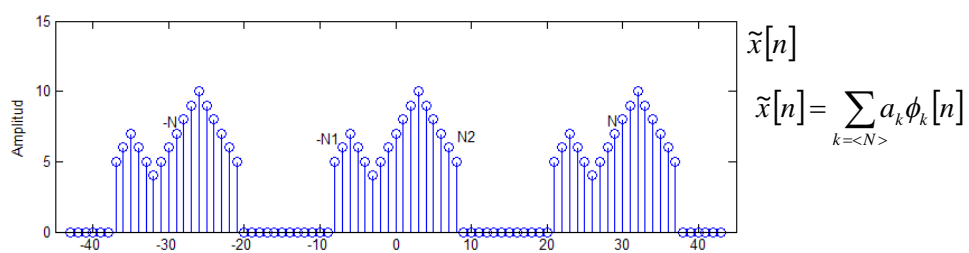
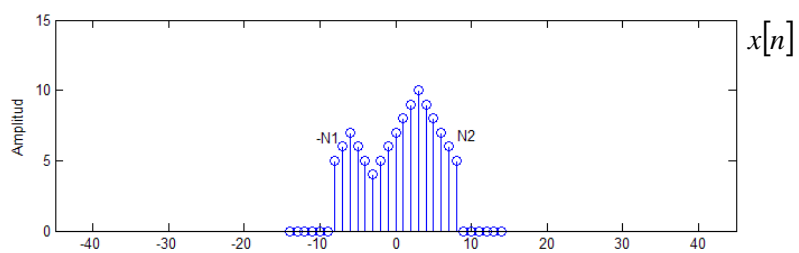


$$\longleftrightarrow a_k = \begin{cases} \frac{2N_1+1}{N} & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ \frac{1}{N} \frac{\sin(\frac{\pi}{N} k (2N_1+1))}{\sin(\frac{\pi}{N} k)} & \text{resto} \end{cases} \quad (0.78)$$

$$x[n] = K \longleftrightarrow a_k = \begin{cases} K & k = 0, \pm N, \pm 2N, \dots \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \quad (0.79)$$

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - kN] \longleftrightarrow a_k = \frac{1}{N} \quad \forall k \quad (0.80)$$

# Transformada de Fourier



Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

28

Bibliografía: Opp. 2.7, Pro 4.2

# Transformada de Fourier

$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=\langle N \rangle} \tilde{x}[n] e^{-j\omega_k n}$$

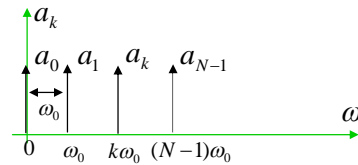
Defino  $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n}$  (0.81)      Luego,  $a_k = \frac{1}{N} X(e^{jk\omega_0})$

Para reconstruir la señal en el espacio del tiempo

$$\tilde{x}[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} a_k \phi_k[n] = \sum_{k=\langle N \rangle} \frac{1}{N} X(e^{jk\omega_0}) \phi_k[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N \rangle} X(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \omega_0$$

$\omega_0 = \frac{2\pi}{N}$

$$x[n] = \lim_{N \rightarrow \infty} \tilde{x}[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \quad (0.82)$$



Bibliografía: Opp. 2.7, Pro 4.2

Ejercicios Opp: 2.72, 2.74

# Convergencia de la TF

$$\text{si } X_N(e^{j\omega}) = \sum_{n=-N}^N x[n]e^{-j\omega n} \quad (0.83)$$

$$\text{se define convergencia uniforme } \lim_{N \rightarrow \infty} |X(e^{j\omega}) - X_N(e^{j\omega})| = 0 \quad (0.84)$$

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\omega n} \quad \text{converge uniformemente si } \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]| < \infty \quad (0.85)$$

$$\text{señales de energía finita } \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 < \infty \quad (0.86)$$

$$\text{convergencia cuadrática media } \lim_{N \rightarrow \infty} \int_{(2\pi)} |X(e^{j\omega}) - X_N(e^{j\omega})|^2 d\omega = 0 \quad (0.87)$$

# Convergencia de la TF

¡Pero para las señales de energía finita puede haber fenómenos de Gibbs en frecuencia!

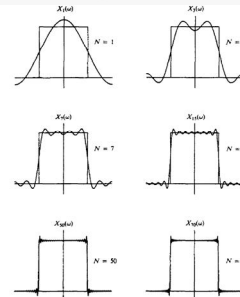
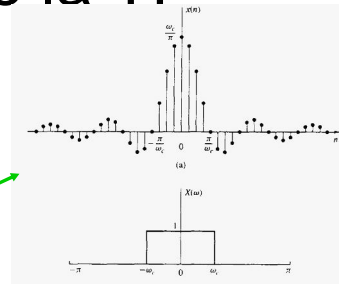
Ejemplo:

$$X(\omega) = \begin{cases} 1, & |\omega| < \omega_c \\ 0, & \omega_c < |\omega| < \pi \end{cases}$$

$$x[n] = \frac{\text{sen}(\omega_c n)}{\pi n}$$

pero

$$x[n] = \frac{\text{sen}(\omega_c n)}{\pi n} \quad X_N(\omega) = \sum_{n=-N}^N \frac{\text{sen}(\omega_c n)}{\pi n} e^{-j\omega n}$$



La interpretación intuitiva es que  $X_N(e^{j\omega})$  tiende a  $X(e^{j\omega})$  salvo en un número finito de discontinuidades

Este hecho tendrá su importancia a la hora de diseñar filtros discretos.

# TF de señales periódicas

$$e^{j\omega_0 n} \longleftrightarrow \sum_{l=-\infty}^{\infty} 2\pi\delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) \quad (0.88)$$

Ejemplo:

$$\begin{aligned} \cos(\omega_0 n) = \frac{1}{2}e^{j\omega_0 n} + \frac{1}{2}e^{-j\omega_0 n} &\longleftrightarrow \sum_{l=-\infty}^{\infty} \pi\delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) + \sum_{l=-\infty}^{\infty} \pi\delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l) \\ &\pi\delta(\omega - \omega_0) + \pi\delta(\omega + \omega_0) \quad -\pi \leq \omega < \pi \end{aligned}$$

En general

$$x[n] = \sum_{k \in \langle N \rangle} a_k e^{jk\omega_0 n} \longleftrightarrow \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0) \quad (0.89)$$



# Propiedades de la TF

(0.90)	Linealidad	$Ax[n] + By[n]$	$\longleftrightarrow$	$AX(e^{j\omega}) + BY(e^{j\omega})$
(0.91)	Desplazamiento en el tiempo	$x[n - n_0]$	$\longleftrightarrow$	$X(e^{j\omega})e^{-j\omega n_0}$
(0.92)	Desplazamiento en frecuencia	$x[n]e^{j\omega_0 n}$	$\longleftrightarrow$	$X(e^{j(\omega - \omega_0)})$
(0.93)	Conjugación	$x^*[n]$	$\longleftrightarrow$	$X^*(e^{-j\omega})$
(0.94)	Inversión en el tiempo	$x[-n]$	$\longleftrightarrow$	$X(e^{-j\omega})$
(0.95)	Escalado en el tiempo	$x_m[n] = \begin{cases} x[n/m] & n = mk \\ 0 & \text{resto} \end{cases}$	$\longleftrightarrow$	$X(e^{jm\omega})$
(0.96)	Convolución	$x[n] * y[n]$	$\longleftrightarrow$	$X(e^{j\omega})Y(e^{j\omega})$
(0.97)	Producto	$x[n]y[n]$	$\longleftrightarrow$	$\frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\theta})Y(e^{j(\omega - \theta)})d\theta$

Bibliografía: Opp. 2.8, Pro. 4.3

# Propiedades de la TF

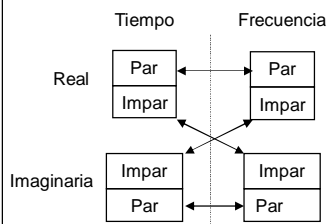
Diferencia finita  $x[n] - x[n-1] \longleftrightarrow (1 - e^{-j\omega})X(e^{j\omega})$  (0.98)

Integración  $\sum_{k=-\infty}^n x[k] \longleftrightarrow \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} X(e^{j\omega})$  (0.99)

$+ \pi X(e^{j0}) \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$  (0.100)

Diferenciación en frecuencia  $nx[n] \longleftrightarrow j \frac{dX(e^{j\omega})}{d\omega}$  (0.101)

## Simetrías



$x[n]$  es real  $\longleftrightarrow X(e^{j\omega}) = X^*(e^{-j\omega})$  (0.102)

$x[n]$  es real y par  $\longleftrightarrow X(e^{j\omega})$  es real y par (0.103)

$x[n]$  es real e impar  $\longleftrightarrow X(e^{j\omega})$  es imaginaria pura e impar (0.104)

$x_e[n] \longleftrightarrow \text{Re}\{X(e^{j\omega})\}$  (0.105)

$x_o[n] \longleftrightarrow \text{Im}\{X(e^{j\omega})\}$  (0.106)

Bibliografía: Opp. 2.8, Pro. 4.3

# Propiedades de la TF

Teorema de Parseval 
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} |X(e^{j\omega})|^2 d\omega \quad (0.107)$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]y^*[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\omega})Y^*(e^{j\omega})d\omega \quad (0.108)$$

Bibliografía: Opp. 2.8, Pro. 4.3

Ejercicios Opp: 2.44\*, 2.49\*, 2.65, 2.71, 2.73, 2.75, 2.76, 2.77, 2.78, 2.79

## Algunas TFs

$$a^n u[n] \xleftrightarrow{|a| < 1} \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} \quad (0.109)$$

$$a^{|n|} \xleftrightarrow{|a| < 1} \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} + \frac{ae^{j\omega}}{1 - ae^{j\omega}} = \frac{1 - a^2}{1 - 2a \cos \omega + a^2} \quad (0.110)$$

$$(n+1)a^n u[n] \xleftrightarrow{|a| < 1} \left( \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} \right)^2 \quad (0.111)$$

$$\binom{n+r-1}{r-1} a^n u[n] \xleftrightarrow{|a| < 1} \left( \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} \right)^r \quad (0.112)$$

$$\frac{\sin(\omega_p(n+1))}{\sin \omega_p} a^n u[n] \xleftrightarrow{|a| < 1} \frac{1}{1 - 2a \cos \omega_p e^{-j\omega} + a^2 e^{-2j\omega}} \quad (0.113)$$

$$u[n] \longleftrightarrow \frac{1}{1 - e^{-j\omega}} + \pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k) \quad (0.114)$$

## Algunas TFs

$$x[n] = \sum_{k \in \langle N \rangle} a_k e^{jk\omega_0 n} \longleftrightarrow \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0) \quad (0.115)$$

$$\cos(\omega_0 n + \alpha) \longleftrightarrow \pi e^{j\alpha} \delta(\omega - \omega_0) + \pi e^{-j\alpha} \delta(\omega + \omega_0) \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.116)$$

$$\sin(\omega_0 n) \longleftrightarrow \frac{\pi}{j} \delta(\omega - \omega_0) - \frac{\pi}{j} \delta(\omega + \omega_0) \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.117)$$

$$e^{j\omega_0 n} \longleftrightarrow 2\pi \delta(\omega - \omega_0) \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.118)$$

$$\delta[n] \longleftrightarrow 1 \quad (0.119)$$

$$1 \longleftrightarrow 2\pi \delta(\omega) \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.120)$$

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - kN] \xleftrightarrow{\omega_0 = \frac{2\pi}{N}} \omega_0 \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - k\omega_0) \quad (0.121)$$

## Algunas TFs

$$x[n] = \begin{cases} 1 & |n| \leq N_1 \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \longleftrightarrow \frac{\sin \omega(N_1 + \frac{1}{2})}{\sin \omega \frac{1}{2}} \quad (0.122)$$

$$x[n] = \begin{cases} 1 & -N_1 \leq n \leq N_2 \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \longleftrightarrow \frac{\sin \omega(\frac{1}{2}(N_1 + N_2 + 1))}{\sin \omega \frac{1}{2}} e^{-j\omega \frac{N_2 - N_1}{2}} \quad (0.123)$$

$$\frac{W}{\pi} \operatorname{sinc}\left(\frac{W}{\pi} n\right) \xleftrightarrow{0 < W < \pi} X(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1 & |\omega| \leq W \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.124)$$

$$h[n] = \begin{cases} 0 & n = 0 \\ \frac{\cos \pi n}{nT} & n \neq 0 \end{cases} \longleftrightarrow X(e^{j\omega}) = j\omega \quad -\pi \leq \omega < \pi \quad (0.125)$$

# Algunas TFs

Ejemplo:  $x[n] = a^n u[n-5] = a^5 a^{n-5} u[n-5]$   $\xleftrightarrow{|a| < 1}$   $\frac{a^5 e^{-j5\omega}}{1 - ae^{-j\omega}}$

$\uparrow$

$a^n u[n]$   $\xleftrightarrow{|a| < 1}$   $\frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$  (0.126)

$x[n-n_0]$   $\longleftrightarrow$   $X(e^{j\omega})e^{-j\omega n_0}$  (0.127)

Ejemplo:  $\frac{1}{(1 - ae^{-j\omega})(1 - be^{-j\omega})} = \frac{a}{a-b} \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} - \frac{b}{a-b} \frac{1}{1 - be^{-j\omega}}$

$$x[n] = \frac{a}{a-b} a^n u[n] - \frac{b}{a-b} b^n u[n]$$

# Dualidad de la TF

	Tiempo continuo		Tiempo discreto	
	Dominio del tiempo	Dominio de la frecuencia	Dominio del tiempo	Dominio de la frecuencia
Series de Fourier	Periódica en el tiempo. Tiempo continuo $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$	No periódica en frecuencia. Frecuencia discreta $a_k = \frac{1}{T_0} \int_{(j\omega_0)} x(t) e^{-jk\omega_0 t}$	Periódica en el tiempo. Tiempo discreto $x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 n}$	Periódica en frecuencia. Frecuencia discreta $a_k = \frac{1}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk\omega_0 n}$
Transformada de Fourier	No periódica en el tiempo. Tiempo continuo $x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega$	No periódica en frecuencia. Frecuencia continua $X(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$	No periódica en el tiempo. Tiempo discreto $x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega$	Periódica en frecuencia. Frecuencia continua $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n}$

(0.128)

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

40

Bibliografía: Pro. 4.2, Opp I 5.7



## Caracterización en frecuencia de un sistema LTI

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} z_0^k h[n-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]z_0^{n-k} = z_0^n \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]z_0^{-k} = z_0^n H(z_0)$$

$\uparrow$   
 $x[n] = z_0^n$

(0.46)

$$x[n] = \sum_k a_k z_k^n \longrightarrow y[n] = \sum_k a_k H(z_k) z_k^n$$

(0.47)

$$H(z_0) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]z_0^{-k}$$

La respuesta en frecuencia a un sistema es la transformada de Fourier de la respuesta impulsional

## Caracterización en frecuencia de un sistema LTI

$$x[n] = e^{j\omega_0 n} \longrightarrow y[n] = e^{j\omega_0 n} * h[n] = e^{j\omega_0 n} H(e^{j\omega_0}) \quad (0.131)$$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \longrightarrow y[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{(2\pi)} X(e^{j\omega}) H(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega \quad (0.132)$$

Ejemplo:  $x[n] = \cos(\omega_0 n + \alpha) = \frac{1}{2} e^{j\alpha} e^{j\omega_0 n} + \frac{1}{2} e^{-j\alpha} e^{-j\omega_0 n}$

$$\begin{aligned} y[n] &= \frac{1}{2} e^{j\alpha} e^{j\omega_0 n} H(e^{j\omega_0}) + \frac{1}{2} e^{-j\alpha} e^{-j\omega_0 n} H(e^{-j\omega_0}) = \\ &= \frac{1}{2} e^{j\alpha} e^{j\omega_0 n} H(e^{j\omega_0}) + \frac{1}{2} e^{-j\alpha} e^{-j\omega_0 n} H^*(e^{j\omega_0}) = \\ &= \left| H(e^{j\omega_0}) \right| \left( \frac{1}{2} e^{j\alpha} e^{j\omega_0 n} e^{j\angle H(e^{j\omega_0})} + \frac{1}{2} e^{-j\alpha} e^{-j\omega_0 n} e^{-j\angle H(e^{j\omega_0})} \right) = \\ &= \left| H(e^{j\omega_0}) \right| \cos(\omega_0 n + \alpha + \angle H(e^{j\omega_0})) \end{aligned}$$

Bibliografía: Opp. 2.6, Pro. 4.4

Ejercicios Opp: 2.6, 2.11\*, 2.32, 2.33\*, 2.41, 2.45, 2.48, 2.51, 2.52, 2.53, 2.54, 2.57, 2.69

## Caracterización en frecuencia de un sistema definido por una ecuación en diferencias

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k] \longleftrightarrow \sum_{k=0}^N a_k Y(e^{j\omega}) e^{-jk\omega} = \sum_{k=0}^M b_k X(e^{j\omega}) e^{-jk\omega} \quad (0.129)$$

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k e^{-jk\omega}}{\sum_{k=0}^N a_k e^{-jk\omega}} \quad (0.130)$$

Ejemplo:  $y[n] - \frac{3}{4} y[n-1] + \frac{1}{8} y[n-2] = 2x[n]$

$$Y(e^{j\omega}) - \frac{3}{4} Y(e^{j\omega}) e^{-j\omega} + \frac{1}{8} Y(e^{j\omega}) e^{-j2\omega} = 2X(e^{j\omega})$$

$$Y(e^{j\omega}) \left( 1 - \frac{3}{4} e^{-j\omega} + \frac{1}{8} e^{-j2\omega} \right) = 2X(e^{j\omega})$$

$$H(e^{j\omega}) = \frac{2}{1 - \frac{3}{4} e^{-j\omega} + \frac{1}{8} e^{-j2\omega}} = \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2} e^{-j\omega}\right) \left(1 - \frac{1}{4} e^{-j\omega}\right)} = \frac{4}{\left(1 - \frac{1}{2} e^{-j\omega}\right)} - \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4} e^{-j\omega}\right)}$$

$$h[n] = 4\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

Bibliografía: Opp. 2.5, Pro. 4.4

Ejercicios Opp: 2.8\*, 2.9, (2.34\*), 2.42, 2.47, 2.64, 2.66, 2.67, 2.70

# Régimen estacionario y transitorio

Ejemplo régimen estacionario:

$$x[n] = e^{j\omega_0 n} \longrightarrow y[n] = e^{j\omega_0 n} * h[n] = e^{j\omega_0 n} H(e^{j\omega_0})$$

Ejemplo régimen transitorio:

$$\begin{aligned} x[n] = e^{j\omega_0 n} u[n] &\longrightarrow y[n] = e^{j\omega_0 n} u[n] * h[n] = e^{j\omega_0 n} u[n] \left( \sum_{k=0}^n h[k] e^{-j\omega_0 k} \right) = \\ &= e^{j\omega_0 n} u[n] \left( \sum_{k=0}^{\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k} - \sum_{k=n+1}^{\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k} \right) = \\ &= e^{j\omega_0 n} u[n] \left( \underbrace{H(e^{j\omega_0})}_{\text{Régimen estacionario (steady state)}} - \underbrace{\sum_{k=n+1}^{\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k}}_{\text{Régimen transitorio}} \right) = y_{ss}[n] + y_t[n] \end{aligned}$$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

44

Bibliografía: Pro. 4.4, Opp 2.6  
Ejercicios Opp: 2.40  
Ejercicios Pro: 2.9

# Régimen estacionario y transitorio

Ejemplo régimen transitorio:

$$y_t[n] = e^{j\omega_0 n} u[n] \sum_{k=n+1}^{\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k}$$

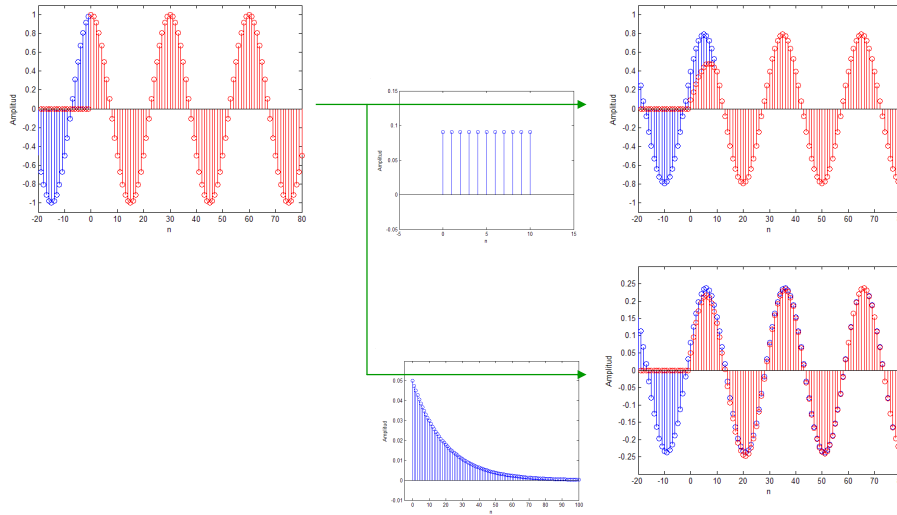
$$|y_t[n]| = \left| e^{j\omega_0 n} u[n] \sum_{k=n+1}^{\infty} h[k] e^{-j\omega_0 k} \right| \leq \sum_{k=n+1}^{\infty} |h[k]| \leq \sum_{k=0}^{\infty} |h[k]|$$

Si  $h[n]$  es un sistema FIR, entonces  $\exists n_0 |y_t[n]| = 0 \quad \forall n > n_0$

Si  $h[n]$  es un sistema IIR, entonces

Es decir, la respuesta está acotada si el sistema es estable. Y el transitorio tiende a 0 si la respuesta al impulso tiende a 0 con  $n$

# Régimen estacionario y transitorio



Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

46

Bibliografía: Pro. 4.4

# Procesos estocásticos

Supondremos que cada  $x[n]$  es resultado de una variable aleatoria  $x_n$  con  $p_{x_n}(x, n)$

A menudo es útil caracterizar una v.a por promedios:

Media

$$m_{x_n} = E\{x_n\} = \int_{-\infty}^{\infty} xp_{x_n}(x, n)dx$$

$$m_{x_n} = E\{x_n\} = \sum_x xp_{x_n}(x, n)$$

$$E\{x_n + y_m\} = E\{x_n\} + E\{y_m\}$$

$$E\{ax_n\} = aE\{x_n\}$$

Procesos estacionarios

$$m_{x_n} = m_x$$

$$\phi_{xx}[n, n + m] = \phi_{xx}[m]$$

Correlación y Autocorrelación

$$\phi_{xx}[n, n + m] = E\{x_n, x_{n+m}\}$$

$$\phi_{xy}[n, n + m] = E\{x_n, y_{n+m}\}$$

Para una señal determinista

$$\phi_{xx}[m] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]x[n + m] = x[-m] * x[m]$$

$$\phi_{xy}[m] = \phi_{yx}[-m] \Rightarrow \phi_{xx}[m] = \phi_{xx}[-m]$$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

47

Bibliografía: Opp. 2.10, Opp. A, Pro. 2.6, Pro. A  
Ejercicios Opp: 2.59

# Procesos estocásticos y Sistemas

## LTI

$$E\{y[n]\} = E\left\{\sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k]\right\} = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]E\{x[n-k]\} = E\{x[n]\} \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] = E\{x[n]\}H(e^{j\omega}) \quad (0.139)$$

$$\begin{aligned} \phi_{yy}[n, n+m] &= E\{y[n]y[n+m]\} \stackrel{\text{LTI}}{=} E\left\{\sum_{k=-\infty}^{\infty} \sum_{r=-\infty}^{\infty} h[k]h[r]x[n-k]x[n-r+m]\right\} = \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \sum_{r=-\infty}^{\infty} h[r]E\{x[n-k]x[n-r+m]\} \stackrel{\text{x estacionario}}{=} \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \sum_{r=-\infty}^{\infty} h[r]\phi_{xx}[m+k-r] = \\ &= \sum_{l=-\infty}^{\infty} \phi_{xx}[m-l] \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]h[l+k] = \\ &= \sum_{l=-\infty}^{\infty} \phi_{xx}[m-l]\phi_{hh}[l] = \phi_{xx}[m] * \phi_{hh}[m] \end{aligned}$$

, luego y es también estacionaria (0.140)

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

48

Bibliografía: Opp. 2.10, Opp. A, Pro. 2.6, Pro. A



# Procesos estocásticos y Sistemas LTI

$$\phi_{hh}[m] = h[-m] * h[m] \Rightarrow \Phi_{hh}(e^{j\omega}) = H^*(e^{j\omega})H(e^{j\omega}) = |H(e^{j\omega})|^2$$

$\Phi_{yy}(e^{j\omega}) =  H(e^{j\omega}) ^2 \Phi_{xx}(e^{j\omega})$	<del><math>\Phi_{yy}(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega})\Phi_{xx}(e^{j\omega})</math></del>
--	---

(0.141)

(0.142)

$$E\{y^2[n]\} = \phi_{yy}[0] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |H(e^{j\omega})|^2 \Phi_{xx}(e^{j\omega}) d\omega \quad (0.143)$$

$\Phi_{xx}(e^{j\omega})$  es una función no negativa, real, y par (0.144)

**Ejemplo:** Si es un filtro paso banda

$$E\{y^2[n]\} = \phi_{yy}[0] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_l}^{-\omega_h} \Phi_{xx}(e^{j\omega}) d\omega + \frac{1}{2\pi} \int_{\omega_l}^{\omega_h} \Phi_{xx}(e^{j\omega}) d\omega = 2 \frac{1}{2\pi} \int_{\omega_l}^{\omega_h} \Phi_{xx}(e^{j\omega}) d\omega$$

Curso 2011/2012

TDS EPS-San Pablo CEU

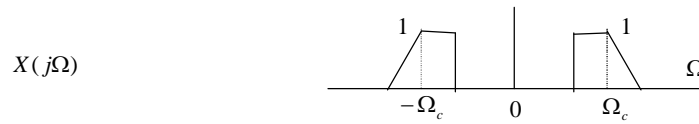
49

Bibliografía: Opp. 2.10, Opp. A, Pro. 2.6, Pro. A

Ejercicios Opp: 2.80\*, 2.81\*, 2.82, 2.83\*, 2.84, 2.85, 2.86, 2.87, 2.88, 2.89, 2.90, 2.91

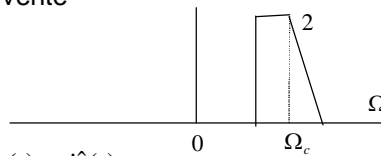
Ejercicios Pro: 2.62

# Señales paso banda



Señal analítica o pre-envolvente

$$(0.145) X_+(j\Omega) = 2X(j\Omega)u(j\Omega)$$



$$(0.146) x_+(t) = (\delta(t) + j\frac{1}{\pi}) * x(t) = x(t) + j\hat{x}(t)$$

Transformada de Hilbert

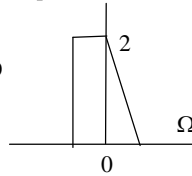
$$(0.147) \hat{x}(t) = \frac{1}{\pi} * x(t) = \frac{1}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x(\tau)}{t-\tau} d\tau$$

$$H(j\Omega) = \begin{cases} j & \Omega < 0 \\ 0 & \Omega = 0 \\ -j & \Omega > 0 \end{cases} \quad (0.149)$$

$$(0.148) \hat{X}(j\Omega) = X(j\Omega)H(j\Omega)$$

# Señales paso banda

Señal equivalente paso bajo



$$(0.150) \quad X_l(j\Omega) = X_+(j(\Omega + \Omega_c))$$

$$(0.151) \quad X(j\Omega) = \frac{1}{2} X_l^*(-j(\Omega - \Omega_c)) + \frac{1}{2} X_l(j(\Omega - \Omega_c))$$

Componente en fase

Componente en cuadratura

$$(0.152) \quad x_l(t) = x_+(t)e^{j\Omega_c t} = x_c(t) + jx_s(t) = a(t)e^{j\theta(t)}$$

↑ Envoltente      ↑ Fase

$$(0.153) \quad x(t) = x_c(t) \cos \Omega_c t - x_s(t) \sin \Omega_c t = a(t) \cos(\Omega_c t + \theta(t)) = \text{Re}\{x_l(t)e^{j\Omega_c t}\}$$

$$(0.154) \quad \hat{x}(t) = x_c(t) \cos \Omega_c t + x_s(t) \sin \Omega_c t = a(t) \sin(\Omega_c t + \theta(t)) = \text{Im}\{x_l(t)e^{j\Omega_c t}\}$$

Bibliografía: Pro. 9.1  
Ejercicios Opp: 2.58  
Ejercicios Pro: 9.3\*

# Apéndice I: Relaciones trigonométricas

$$e^{jz} = \cos z + j \sin z \quad \cos z = \frac{e^{jz} + e^{-jz}}{2} \quad \sin z = \frac{e^{jz} - e^{-jz}}{2j}$$

$$\cos 2z = 1 - 2 \sin^2 z = 2 \cos^2 z - 1 = \frac{1 - \tan^2 z}{1 + \tan^2 z}$$

$$\sin 2z = 2 \sin z \cos z = \frac{2 \tan z}{1 + \tan^2 z}$$

$$\sin a + \sin b = 2 \sin \frac{a+b}{2} \cos \frac{a-b}{2}$$

$$\sin(a + b) = \sin a \cos b + \cos a \sin b$$

$$\cos a + \cos b = 2 \cos \frac{a+b}{2} \cos \frac{a-b}{2}$$

$$\cos(a + b) = \cos a \cos b - \sin a \sin b$$

$$\cos a - \cos b = -2 \sin \frac{a+b}{2} \sin \frac{a-b}{2}$$

$$\cos a \cos b = \frac{1}{2} \cos(a - b) + \frac{1}{2} \cos(a + b)$$

$$\sin a \sin b = \frac{1}{2} \cos(a - b) - \frac{1}{2} \cos(a + b)$$

$$\sin a \cos b = \frac{1}{2} \sin(a - b) + \frac{1}{2} \sin(a + b)$$

## Apéndice II: Partial Fraction Expansion

$$\begin{aligned}
 G(z) &= \frac{b_{n-1}z^{-(n-1)} + b_{n-2}z^{-(n-2)} + \dots + b_1z^{-1} + b_0}{a_nz^{-n} + a_{n-1}z^{-(n-1)} + \dots + a_1z^{-1} + 1} = \\
 &= \frac{b_{n-1}z^{-(n-1)} + b_{n-2}z^{-(n-2)} + \dots + b_1z^{-1} + b_0}{(1 - z_1z^{-1})^{m_1} (1 - z_2z^{-1})^{m_2} \dots (1 - z_pz^{-1})^{m_p}} = \sum_{p=1}^P \sum_{m=1}^{m_p} \frac{K_{pm}}{(1 - z_pz^{-1})^m}
 \end{aligned}$$

donde

$$K_{pm} = \frac{1}{(m_p - m)!} (-z_p)^{-(m_p - m)} \frac{d^{(m_p - m)}}{dz^{-(m_p - m)}} \left( (1 - z_pz^{-1})^{m_p} G(z) \right) \Big|_{z=z_p}$$

## Apéndice II: Partial Fraction Expansion

$$\text{Ejemplo: } H(z) = \frac{2}{1 - \frac{3}{4}z^{-1} + \frac{1}{8}z^{-2}} = \frac{2}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})(1 - \frac{1}{4}z^{-1})} = \frac{K_{11}}{(1 - \frac{1}{2}z^{-1})} + \frac{K_{21}}{(1 - \frac{1}{4}z^{-1})}$$

$$K_{11} = \left. \left( \left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right) H(z) \right) \right|_{z=\frac{1}{2}} = \left. \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)} \right|_{z=\frac{1}{2}} = 4$$

$$K_{21} = \left. \left( \left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right) H(z) \right) \right|_{z=\frac{1}{4}} = \left. \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)} \right|_{z=\frac{1}{4}} = -2$$

$$H(z) = \frac{4}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)} - \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)}$$

$$h[n] = 4\left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$$

## Apéndice II: Partial Fraction Expansion

$$\text{Ejemplo: } Y(e^{j\omega}) = \frac{2}{(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega})(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2} = \frac{K_{11}}{(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega})} + \frac{K_{21}}{(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})} + \frac{K_{22}}{(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega})^2}$$

$$K_{11} = \left. \left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)H(z)\right|_{z=\frac{1}{2}} = \left. \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)^2}\right|_{z=\frac{1}{2}} = 8$$

$$K_{22} = \left. \left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)^2 H(z)\right|_{z=\frac{1}{4}} = \left. \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)}\right|_{z=\frac{1}{4}} = -2$$

$$K_{21} = \frac{1}{(2-1)!} \left(-\frac{1}{4}\right)^{-1} \left. \left(\frac{d}{dz^{-1}} \left(1 - \frac{1}{4}z^{-1}\right)^2 H(z)\right)\right|_{z=\frac{1}{4}} = -4 \left. \left(\frac{d}{dz^{-1}} \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)}\right)\right|_{z=\frac{1}{4}} =$$

$$= -4 \left. \left(-\frac{2\left(-\frac{1}{2}\right)}{\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)^2}\right)\right|_{z=\frac{1}{4}} = -4$$

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{8}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}\right)} - \frac{4}{\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)} - \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)^2}$$

$$y[n] = \left(8\left(\frac{1}{2}\right)^n - 4\left(\frac{1}{4}\right)^n - 2(n+1)\left(\frac{1}{4}\right)^n\right)u[n]$$

## Apéndice II: Partial Fraction Expansion

Ejemplo: 
$$H(e^{j\omega}) = \frac{1 + 3e^{-j\omega} + \frac{11}{6}e^{-j2\omega} + \frac{1}{3}e^{-j3\omega}}{1 + \frac{5}{6}e^{-j\omega} + \frac{1}{6}e^{-j2\omega}} = c_0 + c_1e^{-j\omega} + \frac{d_0 + d_1e^{-j\omega}}{1 + \frac{5}{6}e^{-j\omega} + \frac{1}{6}e^{-j2\omega}}$$

$$1 + 3e^{-j\omega} + \frac{11}{6}e^{-j2\omega} + \frac{1}{3}e^{-j3\omega} = (c_0 + d_0) + (\frac{5}{6}c_0 + c_1 + d_1)e^{-j\omega} + (\frac{1}{6}c_0 + \frac{5}{6}c_1)e^{-j2\omega} + \frac{1}{6}c_1e^{-j3\omega}$$

$$\begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 & 0 \\ \frac{5}{6} & 1 & 0 & 1 \\ \frac{1}{6} & \frac{5}{6} & 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{6} & 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} c_0 \\ c_1 \\ d_0 \\ d_1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 \\ 3 \\ \frac{11}{6} \\ \frac{1}{3} \end{pmatrix} \Rightarrow \begin{pmatrix} c_0 \\ c_1 \\ d_0 \\ d_1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ 0 \\ \frac{1}{6} \end{pmatrix}$$

$$H(e^{j\omega}) = 1 + 2e^{-j\omega} + \frac{0 + \frac{1}{6}e^{-j\omega}}{1 + \frac{5}{6}e^{-j\omega} + \frac{1}{6}e^{-j2\omega}} = 1 + 2e^{-j\omega} + \frac{1}{1 + \frac{1}{3}e^{-j\omega}} - \frac{1}{1 + \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$$

$$h[n] = \delta[n] + 2\delta[n-1] + \left( \left(-\frac{1}{3}\right)^n - \left(-\frac{1}{2}\right)^n \right) u[n]$$



## Apéndice III: Miscelánea

$$\delta(at) = \frac{1}{a} \delta(t)$$

# Textos

- Cohen2005: The history of noise