

Dualidades Tiempo - Frecuencia

►► Series/Transformada de Fourier

- Series → señales periódicas
- Transformada → señales aperiódicas

►► Señales en *tiempo continuo* tienen espectros aperiódicos

- La falta de periodicidad se debe a que la función exponencial $e^{j 2 \pi F t}$ es una función de la variable continua t , y por lo tanto no periódica en F .
- El rango de frecuencias se extiende desde $F=0$ hasta $F=\pm\infty$.

►► Señales en *tiempo discreto* tiene espectros periódicos

- Las series y transformadas de Fourier de señales en tiempo discreto son periódicas de periodo $\omega=2\pi$.
- El rango de frecuencias es finito y se extiende desde $\omega = -\pi$ hasta $\omega = \pi$, donde $\omega = \pi$ corresponde a la mayor oscilación posible.

►► Señales *periódicas* tienen espectros discretos

- Los coeficientes de la serie de Fourier representan las “líneas” del espectro discreto. El **espaciado** entre líneas ΔF del espectro es igual al inverso del periodo T_p en el tiempo. (alternativamente, Δf en el tiempo es el inverso del periodo N en el espectro).

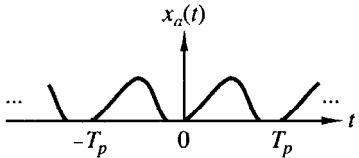
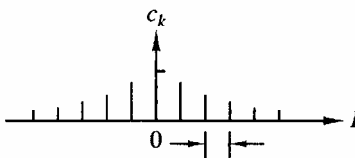
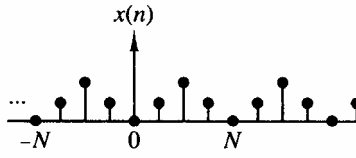
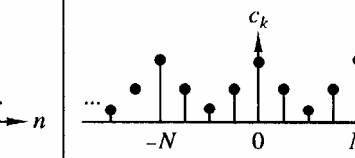
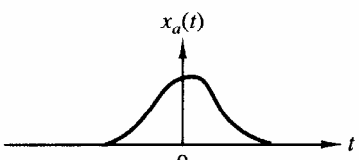
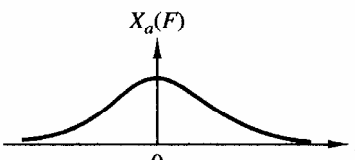
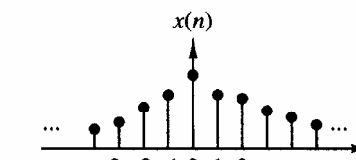
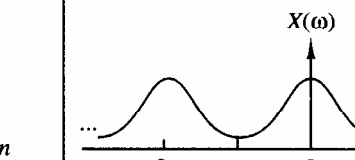
■ Señales periódicas en tiempo continuo $\Delta F = 1/T_p$

■ Señales periódicas en tiempo discreto $\Delta f = 1/N$

►► Señales *aperiódicas* (de energía finita) tienen espectros continuos

- Se deriva del hecho de que $X(F)$ y $X(\omega)$ son funciones de $e^{j 2 \pi F t}$ y $e^{j \omega n}$, las cuales son funciones continuas de las variables F y ω .

Resumen de Fórmulas de Análisis y Diseño

		Señales en tiempo continuo		Señales en tiempo discreto	
		Dominio del tiempo	Dominio de la frecuencia	Dominio del tiempo	Dominio de la frecuencia
Señales periódicas	Series de Fourier	 $c_k = \frac{1}{T_p} \int_{T_p} x_a(t) e^{-j2\pi k F_0 t} dt$ $F_0 = \frac{1}{T_p}$	 $x_a(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k e^{j2\pi k F_0 t}$	 $c_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j(2\pi/N)kn}$	 $x(n) = \sum_{k=0}^{N-1} c_k e^{j(2\pi/N)kn}$
		Continuas y periódicas	Discretas y aperiódicas	Discretas y periódicas	Discretas y periódicas
Señales aperiódicas	Transformadas de Fourier	 $X_a(F) = \int_{-\infty}^{\infty} x_a(t) e^{-j2\pi Ft} dt$	 $x_a(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X_a(F) e^{j2\pi Ft} dF$	 $X(\omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-j\omega n}$	 $x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\omega) e^{j\omega n} d\omega$
		Continuas y aperiódicas	Continuas y aperiódicas	Discretas y aperiódicas	Continuas y periódicas

Propiedades de la Transformada de Fourier de Señales en Tiempo Discreto

■ Definiciones

►► Por definición las transformadas directa e inversa de Fourier están dadas por,

$$X(w) \equiv F\{x(n)\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-jwn}$$

$$x(n) \equiv F^{-1}\{X(w)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(w) e^{jwn} dw$$

■ Propiedades de simetría

►► En términos generales tanto la señal $x(n)$ como su transformada $X(w)$ pueden ser funciones complejas,

$$x(n) = x_R(n) + j x_I(n) \quad \Leftrightarrow \quad X(w) = X_R(w) + j X_I(w)$$

►► Reemplazando en la definición de las transformadas directa e inversa, y utilizando la identidad $e^{-jw} = \cos w - j \sin w$,

► Transformada directa

$$X_R(w) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x_R(n) \cos wn + x_I(n) \sin wn]$$

$$X_I(w) = - \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x_R(n) \sin wn - x_I(n) \cos wn]$$

► Transformada inversa

$$x_R(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} [X_R(w) \cos wn - X_I(w) \sin wn] dw$$

$$x_I(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} [X_R(w) \sin wn + X_I(w) \cos wn] dw$$

Propiedades de simetría de la Transformada de Fourier

■ Propiedades de Simetría de *Señales Reales*: $x(n)=x_R(n)$

► Transformada directa

$$X_R(w) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n) \cos wn]$$

$$X_I(w) = - \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x(n) \sen wn]$$

► Transformada inversa

$$x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} [X_R(w) \cos wn - X_I(w) \sen wn] dw$$

■ Propiedades de Simetría de *Señales Reales y Pares* : $x(-n)=x(n)$

► $x(n) \cos wn$ es par y $x(n) \sen wn$ es impar

► Transformada directa

$$X_R(w) = x(0) + 2 \sum_{n=1}^{\infty} [x(n) \cos wn] \rightarrow \text{s. par}$$

$$X_I(w) = 0$$

► Transformada inversa

$$x(n) = \frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} [X_R(w) \cos wn] dw$$

■ Propiedades de Simetría de *Señales Reales e Impares* : $x(-n)=-x(n)$

► $x(n) \cos wn$ es impar y $x(n) \sen wn$ es par

► Transformada directa

$$X_R(w) = 0$$

$$X_I(w) = -2 \sum_{n=1}^{\infty} [x(n) \sen wn] \rightarrow \text{s. impar}$$

► Transformada inversa

$$x(n) = -\frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} [X_I(w) \sen wn] dw$$

Propiedades de simetría de la Transformada de Fourier

■ Propiedades de Simetría de *Señales Imaginarias puras*: $x(n)=j x_I(n)$

► Transformada directa

$$X_R(w) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x_I(n) \sin wn]$$

$$X_I(w) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} [x_I(n) \cos wn]$$

► Transformada inversa

$$x(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} [X_R(w) \sin wn + X_I(w) \cos wn] dw$$

■ Propiedades de Simetría de *Señales Imaginarias pares*: $x_I(-n)= x_I(n)$

► $x(n) \cos wn$ es par y $x(n) \sin wn$ es impar

► Transformada directa

$$X_R(w) = 0$$

$$X_I(w) = x_I(0) + 2 \sum_{n=1}^{\infty} [x_I(n) \cos wn] \rightarrow \text{s. par}$$

► Transformada inversa

$$x(n) = \frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} [X_I(w) \cos wn] dw$$

■ Propiedades de Simetría de *Señales Imaginarias Impares*: $x_I(-n)= -x_I(n)$

► $x(n) \cos wn$ es impar y $x(n) \sin wn$ es par

► Transformada directa

$$X_R(w) = 2 \sum_{n=1}^{\infty} [x_I(n) \sin wn] \rightarrow \text{s. impar}$$

$$X_I(w) = 0$$

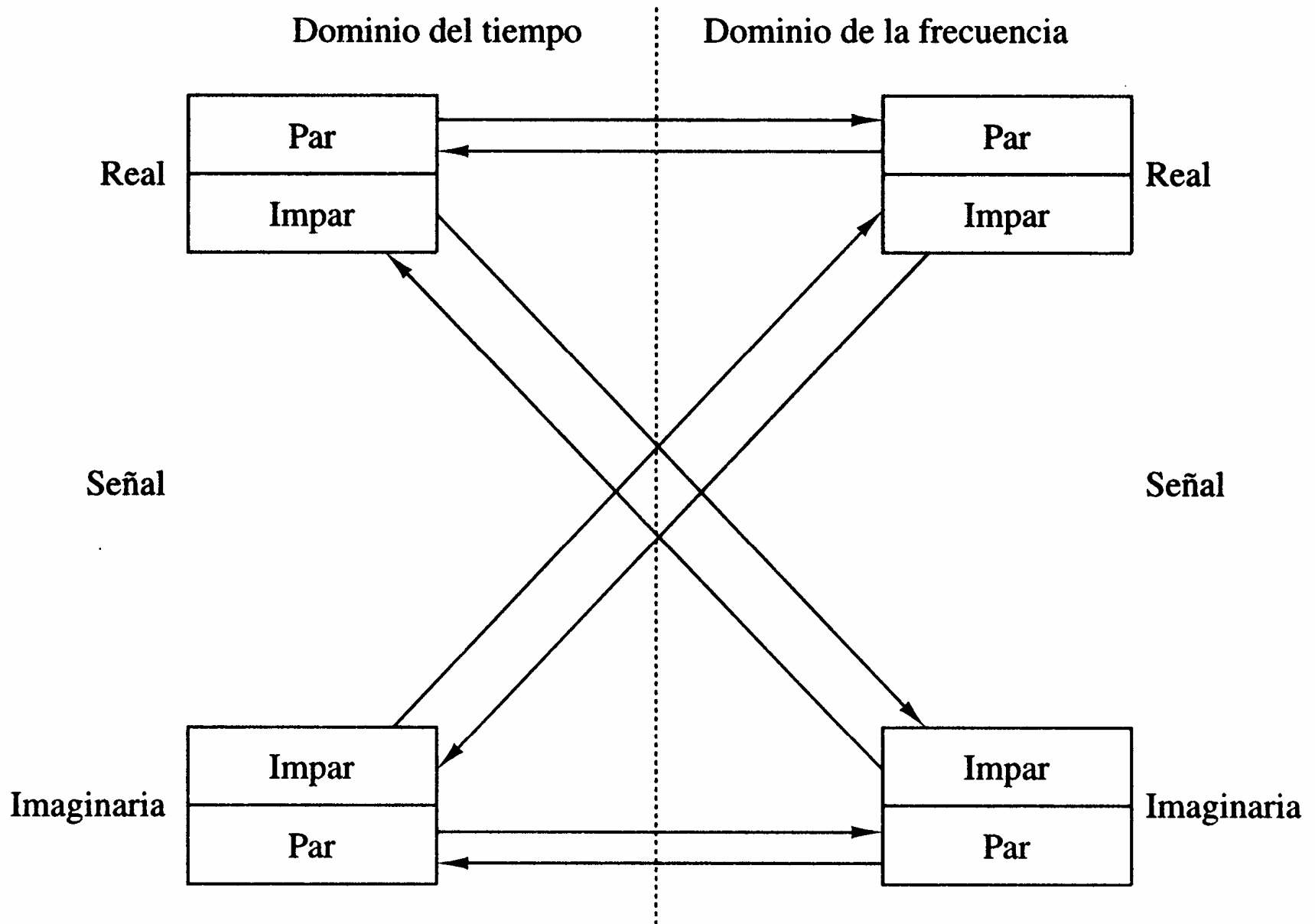
► Transformada inversa

$$x(n) = \frac{1}{\pi} \int_0^{\pi} X_R(w) \sin wn dw$$

Propiedades de Simetría de la Transformada de Fourier en T.D.

Secuencia	DTFT
$x(n)$	$X(\omega)$
$x^*(n)$	$X^*(-\omega)$
$x^*(-n)$	$X^*(\omega)$
$x_R(n)$	$X_e(\omega) = \frac{1}{2}[X(\omega) + X^*(-\omega)]$
$jx_I(n)$	$X_o(\omega) = \frac{1}{2}[X(\omega) - X^*(-\omega)]$
$x_e(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x^*(-n)]$	$X_R(\omega)$
$x_o(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x^*(-n)]$	$jX_I(\omega)$
Señales reales	
Cualquier señal real	$X(\omega) = X^*(-\omega)$
	$X_R(\omega) = X_R(-\omega)$
$x(n)$	$X_I(\omega) = -X_I(-\omega)$
	$ X(\omega) = X(-\omega) $
	$\angle X(\omega) = -\angle X(-\omega)$
$x_e(n) = \frac{1}{2}[x(n) + x(-n)]$	$X_R(\omega)$
(real y par)	(real y par)
$x_o(n) = \frac{1}{2}[x(n) - x(-n)]$	$jX_I(\omega)$
(real e impar)	(imaginaria e impar)

Resumen de las Propiedades de Simetría de la T.F.



Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

■ Linealidad

$$x_1(n) \xleftrightarrow{F} X_1(w)$$

$$x_2(n) \xleftrightarrow{F} X_2(w)$$

$$a_1 x_1(n) + a_2 x_2(n) \xleftrightarrow{F} a_1 X_1(w) + a_2 X_2(w)$$

►► **Ejemplo.** Determinar la transformada de Fourier de $x(n) = a^{|n|}$ $-1 < a < 1$

►► **Solución**

$$x(n) = x_1(n) + x_2(n)$$

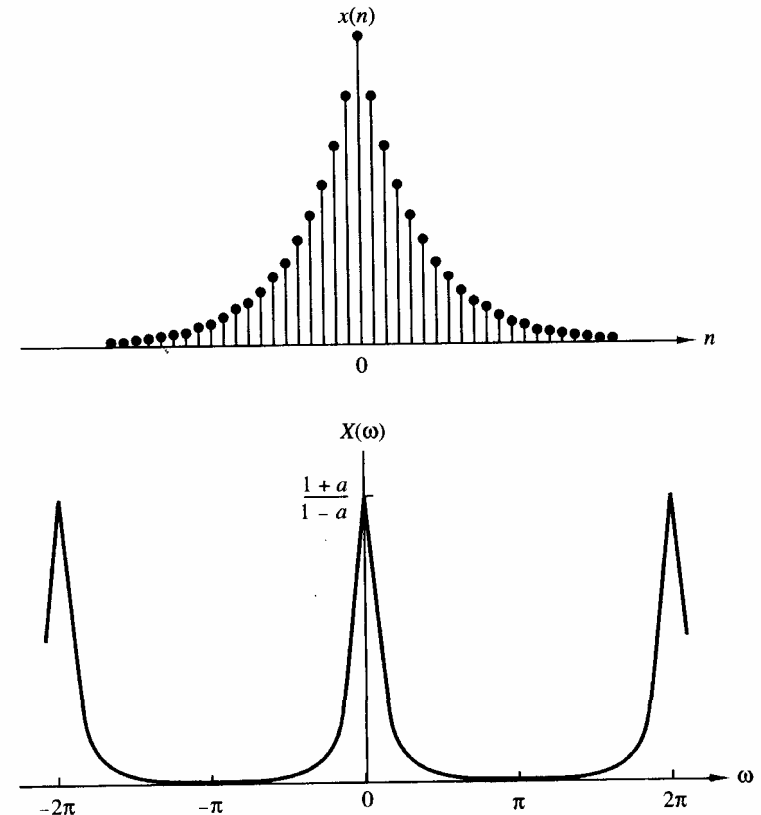
$$x_1(n) = \begin{cases} a^n & n \geq 0 \\ 0 & n < 0 \end{cases}$$

$$\xleftrightarrow{F} X_1(w) = \sum_{n=0}^{\infty} a^n e^{-jwn} = \frac{1}{1 - a e^{-jw}}$$

$$x_2(n) = \begin{cases} a^{-n} & n < 0 \\ 0 & n \geq 0 \end{cases}$$

$$\xleftrightarrow{F} X_2(w) = \sum_{n=-\infty}^{-1} a^{-n} e^{-jwn} = \frac{a e^{jw}}{1 - a e^{jw}}$$

$$X(w) = X_1(w) + X_2(w) = \frac{1 - a^2}{1 - 2a \cos w + a^2}$$



$$a = 0.8$$

Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

■ Desplazamiento Temporal

$$x(n) \xleftrightarrow{F} X(w)$$
$$x(n-k) \xleftrightarrow{F} e^{-jwk} X(w)$$

- ▶▶ El contenido frecuencial de una señal sólo depende de su forma.
- ▶▶ La magnitud del espectro no cambia, sólo se afecta su fase en una cantidad igual a $-wk$.

■ Reflexión Temporal

$$x(n) \xleftrightarrow{F} X(w)$$
$$x(-n) \xleftrightarrow{F} X(-w)$$

- ▶▶ La magnitud del espectro no cambia y su fase sólo experimenta un cambio de signo.

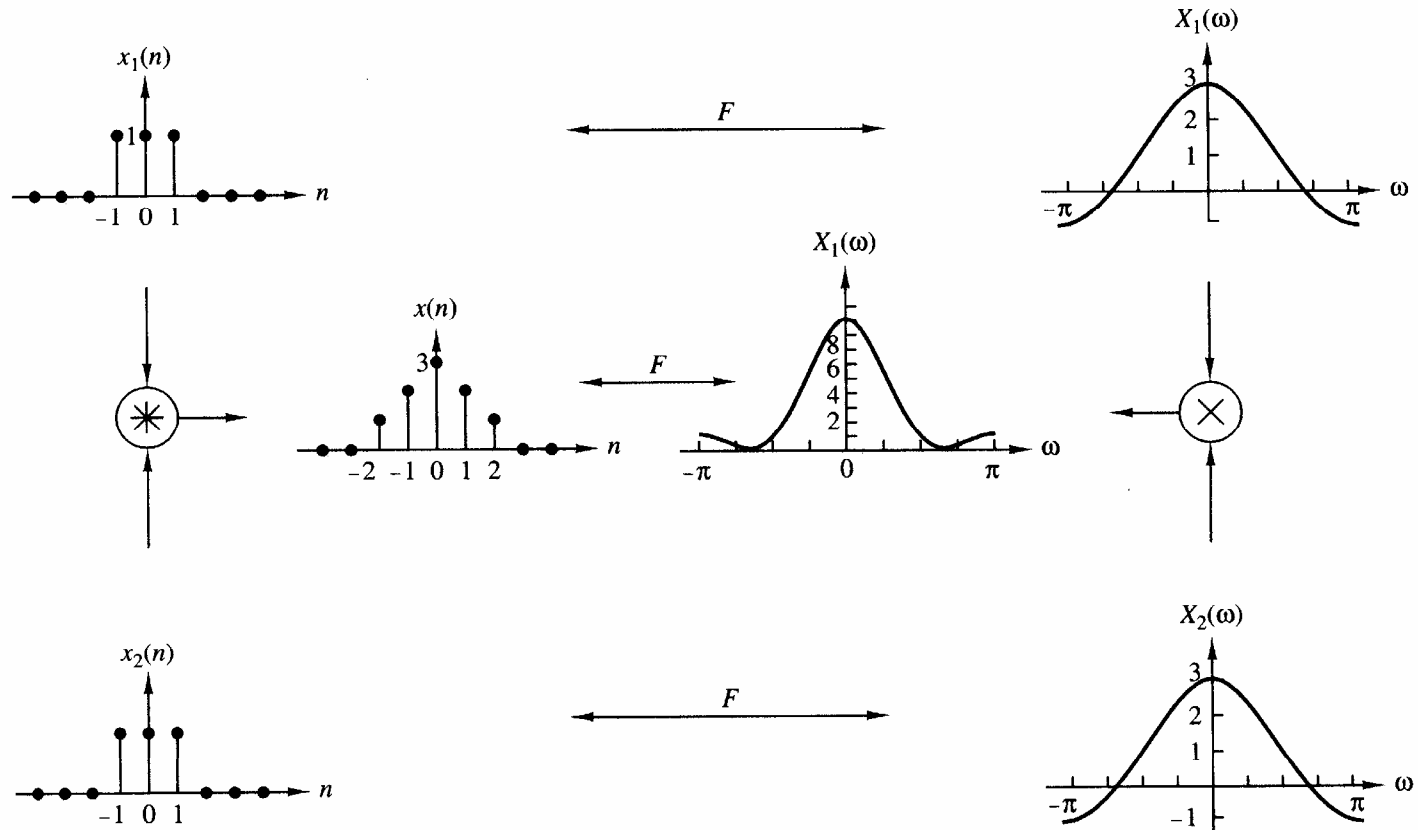
■ Teorema de Convolución

$$x_1(n) \xleftrightarrow{F} X_1(w) \qquad x_2(n) \xleftrightarrow{F} X_2(w)$$

$$x(n) = x_1(n) * x_2(n) \xleftrightarrow{F} X(w) = X_1(w) X_2(w)$$

- ▶▶ La convolución en el dominio temporal implica una multiplicación de los espectros frecuenciales.

Representación gráfica de la convolución



► **Ejercicio.** Determinar la convolución entre las secuencias $x_1(n) = x_2(n) = \{1, \underline{1}, 1\}$

Solución. Las señales son reales y pares.

$$X_1(\omega) = X_2(\omega) = 1 + 2 \cos \omega$$

$$X(\omega) = X_1(\omega) X_2(\omega) = (1 + 2 \cos \omega)^2$$

$$= 3 + 4 \cos \omega + 2 \cos 2\omega = 3 + 2(e^{j\omega} + e^{-j\omega}) + (e^{j2\omega} + e^{-j2\omega})$$

$$x(n) = x_1(n) * x_2(n) = \{1, 2, \underline{3}, 2, 1\}$$

Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

►► Teorema de la correlación.

$$x_1(n) \xleftrightarrow{F} X_1(w) \qquad x_2(n) \xleftrightarrow{F} X_2(w)$$
$$r_{x_1 x_2}(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x_1(k) x_2(k-n) \xleftrightarrow{F} S_{x_1 x_2}(w) = X_1(w) X_2(-w)$$

- La función $S_{x_1 x_2}(w)$ se denomina *cross-densidad espectral de energía* de las señales $x_1(n)$ y $x_2(n)$.

► Teorema de Wiener-Khintchine

Sea $x(n)$ una señal real, entonces

$$r_{xx}(l) \xleftrightarrow{F} S_{xx}(w)$$

- ♦ La densidad espectral de energía de una señal de energía es la transformada de Fourier de su función de autocorrelación.
- ♦ La función de autocorrelación de una señal y su densidad espectral de energía contienen la misma información sobre la señal.

- **Ejemplo.** Determinar la densidad espectral de energía de la señal $x(n) = a^n u(n)$

$$-1 < a < 1$$

- **Solución.**

$$r_{xx}(l) = \frac{1}{1-a^2} a^{|l|} \qquad -\infty < l < \infty$$

$$S_{xx}(w) = F\{r_{xx}(l)\} = \frac{1}{1-a^2} F\{a^{|l|}\} = \frac{1}{1-2a \cos w + a^2}$$

Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

►► Desplazamiento Frecuencial

$$x(n) \xleftrightarrow{F} X(w)$$
$$e^{jw_0 n} x(n) \xleftrightarrow{F} X(w - w_0)$$

- La multiplicación de una secuencia $x(n)$ por $e^{jw_0 n}$ equivale a un desplazamiento w_0 del espectro $X(w)$.

►► Teorema de la Modulación

$$x(n) \xleftrightarrow{F} X(w)$$
$$x(n) \cos(w_0 n) \xleftrightarrow{F} \frac{1}{2} [X(w + w_0) + X(w - w_0)]$$

- Esta propiedad puede verse como un *desplazamiento* [$\cos w_0 n = (e^{jw_0 n} + e^{-jw_0 n})/2$], pero en la práctica se prefiere la modulación ya que $x(n) \cos w_0 n$ es real.

►► Teorema de Parseval

$$x_1(n) \xleftrightarrow{F} X_1(w) \qquad x_2(n) \xleftrightarrow{F} X_2(w)$$
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x_1(n) x_2^*(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(w) X_2^*(w) dw$$

- En el caso especial de $x_1(n) = x_2(n) = x(n)$ la relación de Parseval se reduce a,

$$E_x = r_{xx}(0) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x(n)|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(w)|^2 dw = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} S_{xx}(w) dw$$

Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

► Multiplicación de dos Secuencias (Teorema del Enventanado)

$$\begin{aligned}x_1(n) &\xleftrightarrow{F} X_1(w) & x_2(n) &\xleftrightarrow{F} X_2(w) \\x_3(n) = x_1(n)x_2(n) &\xleftrightarrow{F} X_3(w) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(\lambda) X_2(w - \lambda) d\lambda\end{aligned}$$

- La multiplicación de dos señales en el dominio del tiempo equivale a la convolución de sus transformadas de Fourier en el dominio frecuencial.

► Diferenciación en el Dominio Frecuencial

$$\begin{aligned}x(n) &\xleftrightarrow{F} X(w) \\n x(n) &\xleftrightarrow{F} j \frac{dX(w)}{dw}\end{aligned}$$

- Se obtiene al derivar la definición de la transformada de Fourier;

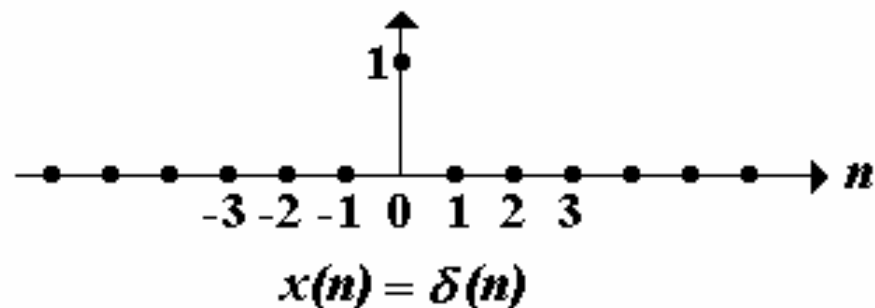
$$\begin{aligned}\frac{dX(w)}{dw} &= \frac{d}{dw} \left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) e^{-jwn} \right] \\ \frac{dX(w)}{dw} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n) \frac{d}{dw} e^{-jwn} = -j \sum_{n=-\infty}^{\infty} n x(n) e^{-jwn} \\ j \frac{dX(w)}{dw} &= F\{ n x(n) \}\end{aligned}$$

Teoremas y Propiedades de la Transformada de Fourier en T.D.

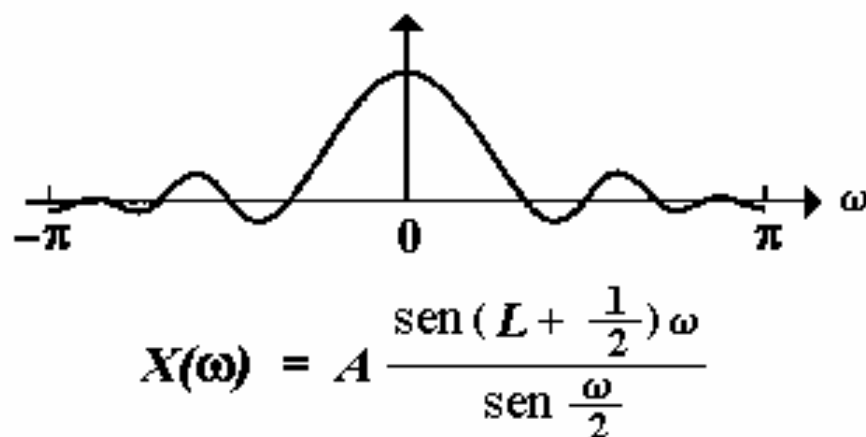
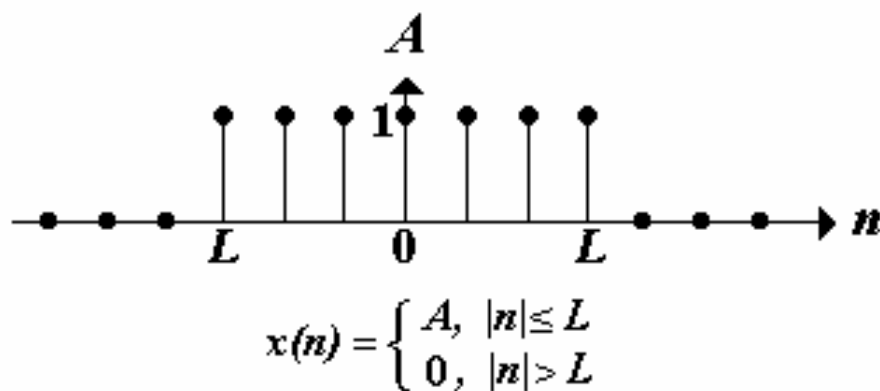
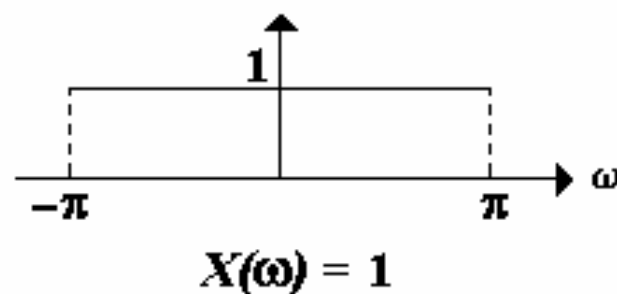
Propiedad	Dominio del tiempo	Dominio de la frecuencia
Notación	$x(n)$ $x_1(n)$ $x_2(n)$	$X(\omega)$ $X_1(\omega)$ $X_2(\omega)$
Linealidad	$a_1x_1(n) + a_2x_2(n)$	$a_1X_1(\omega) + a_2X_2(\omega)$
Desplazamiento temporal	$x(n - k)$	$e^{-j\omega k}X(\omega)$
Reflexión temporal	$x(-n)$	$X(-\omega)$
Convolución	$x_1(n) * x_2(n)$	$X_1(\omega)X_2(\omega)$
Correlación	$r_{x_1x_2}(l) = x_1(l) * x_2(-l)$	$S_{x_1x_2}(\omega) = X_1(\omega)X_2(-\omega)$ $= X_1(\omega)X_2^*(\omega)$ [si $x_2(n)$ es real]
Teorema de Wiener–Khintchine	$r_{xx}(l)$	$S_{xx}(\omega)$
Desplazamiento frecuencial	$e^{j\omega_0 n}x(n)$	$X(\omega - \omega_0)$
Modulación	$x(n) \cos \omega_0 n$	$\frac{1}{2}X(\omega + \omega_0) + \frac{1}{2}X(\omega - \omega_0)$
Multiplicación	$x_1(n)x_2(n)$	$\frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(\lambda)X_2(\omega - \lambda)d\lambda$
Diferenciación en el dominio de la frecuencia	$nx(n)$	$j \frac{dX(\omega)}{d\omega}$
Conjugación	$x^*(n)$	$X^*(-\omega)$
Teorema de Parseval	$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x_1(n)x_2^*(n)$	$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(\omega)X_2^*(\omega)d\omega$

Pares de Transformadas de Fourier en T.D.

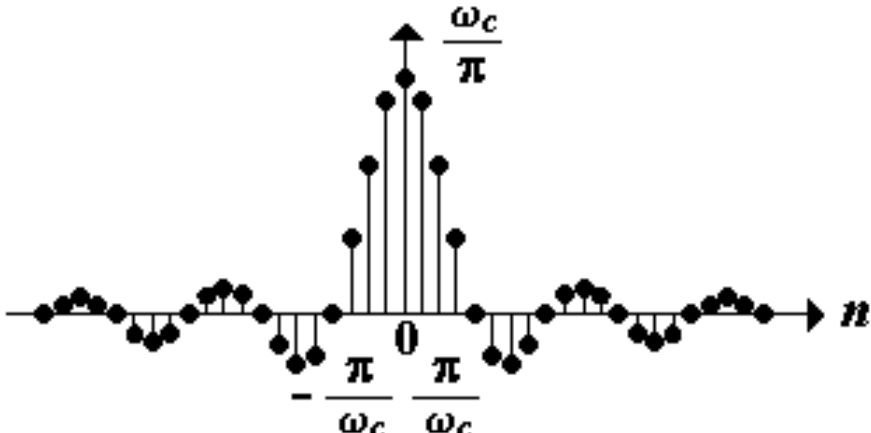
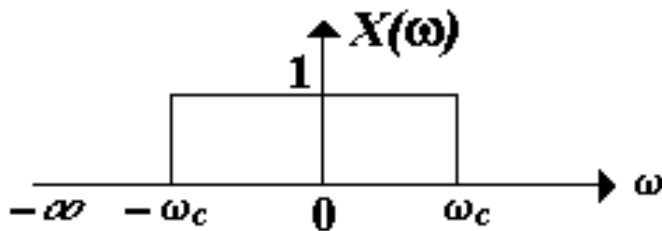
Señal $x(n)$



Espectro $X(\omega)$



Pares de Transformadas de Fourier en T.D.

Señal $x(n)$	Espectro $X(\omega)$
 $x(n) = \begin{cases} \frac{\omega_c}{\pi} & n = 0 \\ \frac{\text{sen } \omega_c n}{\pi n} & n \neq 0 \end{cases}$	 $X(\omega) = \begin{cases} 1, & \omega < \omega_c \\ 0, & \omega_c \leq \omega \leq \infty \end{cases}$
$x(n) = \begin{cases} a^n, & n \geq 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$	$X(\omega) = \frac{1}{1 - a e^{-j\omega}}$