

Tema 6. Series de Fourier

Procesamiento de Señales, Sonido e Imágenes Digitales

Carlos Quemada Mayoral

Índice

- ▶ 6.1. La respuesta en frecuencia
- ▶ 6.2. Series de Fourier de señales periódicas
- ▶ 6.3. Serie de Fourier exponencial
- ▶ 6.4. Cálculo de los coeficientes con Octave
- ▶ 6.5. Series de Fourier trigonométricas
- ▶ 6.6. Fenómeno de Gibbs

6.1. La respuesta en frecuencia

- **Transformada de Fourier en t continuo X(w).** Operación matemática que permite conocer la información frecuencial de una señal dada en el dominio del tiempo.

$$X(w) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j\omega t} dt$$

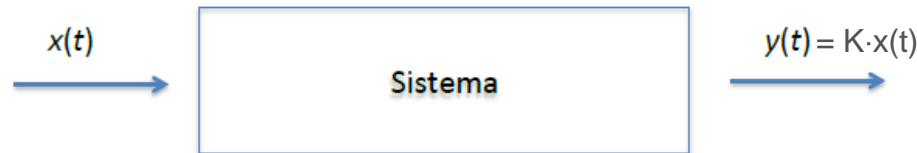
$$x(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(w)e^{j\omega t} dw$$

$$X(f) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)e^{-j2\pi ft} dt$$

$$x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} X(f)e^{j2\pi ft} df$$

6.1. La respuesta en frecuencia

- **Autofunción de un sistema LTI:** señal para la cuál, ante dicha señal como entrada, la respuesta del sistema es la misma señal multiplicada por una constante K , denominada autovalor.



- ▶ Para sistemas LTI de tiempo continuo las exponenciales complejas $x(t) = e^{j\omega t}$ son autofunciones del sistema.

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t - \tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{jw(t-\tau)}d\tau = e^{jw t} \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)e^{-jw\tau}d\tau = \underbrace{H(jw)}_{\text{Cte compleja que solo depende de } w \text{ y no de } t} e^{jw t}$$

- **Respuesta en frecuencia $H(j\omega)$:** transformada de Fourier de la respuesta al impulso $h(t)$ evaluada en la frecuencia de la senoide ω . Es una función que nos dice cómo cambia la magnitud y la fase de la señal sinusoidal con frecuencia angular ω cuando pasa por un sistema LTI. Al tratarse de un sistema LTI $H(j\omega)$ no cambia de frecuencia de entrada ni genera nuevas.

6.1. La respuesta en frecuencia

- ▶ **Ventaja de usar $H(j\omega)$ en lugar de $h(t)$:** a la hora de calcular $y(t)$, las convoluciones se transforman en productos. Ejemplo:

$$x(t) = c_1 e^{j\omega_1 t} + c_2 e^{j\omega_2 t} + c_3 e^{j\omega_3 t} \xrightarrow{\text{LTI}} y(t) = [c_1 e^{j\omega_1 t} + c_2 e^{j\omega_2 t} + c_3 e^{j\omega_3 t}] * h(t) \\ = c_1 e^{j\omega_1 t} * h(t) + c_2 e^{j\omega_2 t} * h(t) + c_3 e^{j\omega_3 t} * h(t)$$

- ▶ Pero si conocemos la respuesta en frecuencia de cada senoide:

$$c_1 e^{j\omega_1 t} \rightarrow c_1 H(j\omega_1) e^{j\omega_1 t}$$

$$c_2 e^{j\omega_2 t} \rightarrow c_2 H(j\omega_2) e^{j\omega_2 t}$$

$$c_3 e^{j\omega_3 t} \rightarrow c_3 H(j\omega_3) e^{j\omega_3 t}$$

- ▶ Aplicando la propiedad de superposición:

$$y(t) = c_1 H(j\omega_1) e^{j\omega_1 t} + c_2 H(j\omega_2) e^{j\omega_2 t} + c_3 H(j\omega_3) e^{j\omega_3 t}$$

¡Simplificación!

6.2. Series de Fourier de señales periódicas

- ▶ Fourier descubrió que cualquier señal periódica $x(t)$ se puede escribir como una combinación lineal de sinusoidales armónicamente relacionadas. Las condiciones **suficientes** para que una función periódica $x(t)$ pueda escribirse como una serie de Fourier se conocen como **condiciones de Dirichlet**:

- **Integral absolutamente limitada** $\Leftrightarrow x(t)$ debe de ser integrable sobre un periodo T .

$$\int_T |x(t)| dt < \infty$$

- **Oscilación limitada.** $x(t)$ debe tener un número finito de máximos y mínimos en su periodo T .
- **Discontinuidades limitadas.** $x(t)$ debe tener un número finito de discontinuidades en su periodo T .

- ▶ Si se cumplen las condiciones de Dirichlet, $x(t)$ de periodo T puede ponerse de la forma:

$$x(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} c_m e^{jmw_0 t}$$

c_m : coeficientes complejos de la FS

$w_0 = 2\pi/T$: frecuencia angular de la señal periódica

$f_0 = 1/T$: frecuencia cíclica de la señal periódica

$m = 0$: componente de continua (DC)

Resto: componentes armónicas (AC)

T : periodo de la señal periódica

6.3. Serie de Fourier exponencial

- ▶ El cálculo de los coeficientes de la serie se lleva a cabo por medio de la ecuación de análisis:

$$c_m = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-j m \omega_0 t} dt$$

- ▶ Una vez calculados los coeficientes se calcula $x(t)$ usando la ecuación:

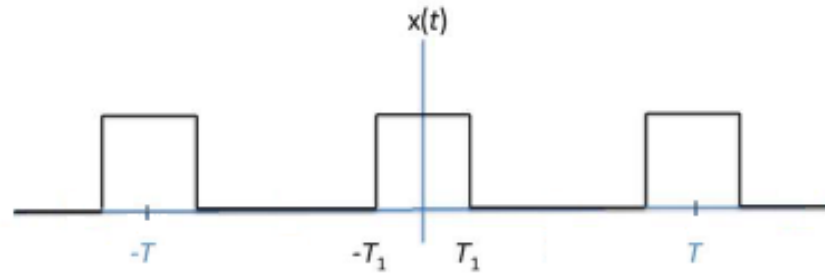
$$x(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} c_m e^{j m \omega_0 t}$$

- ▶ Las condiciones de Dirichlet son condiciones suficientes pero no necesarias. Es decir, pueden existir señales que tienen FS y no cumplen las condiciones de Dirichlet.

6.3. Serie de Fourier exponencial

- **Ejemplo.** Cálculo de los coeficientes de la onda cuadrada.

$$c_m = \frac{1}{T} \int_T x(t) e^{-j m \omega_0 t} dt$$



$$c_m = \frac{1}{T} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} x(t) e^{-j m \omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_{-T_1}^{T_1} e^{-j m \omega_0 t} dt = \frac{-1}{j m T \omega_0} \tilde{e}^{j m \omega_0 t} \Big|_{-T_1}^{T_1} = \frac{\text{sen}(m \omega_0 T_1)}{m \pi} \quad m \neq 0$$

$\omega_0 = 2\pi/T$

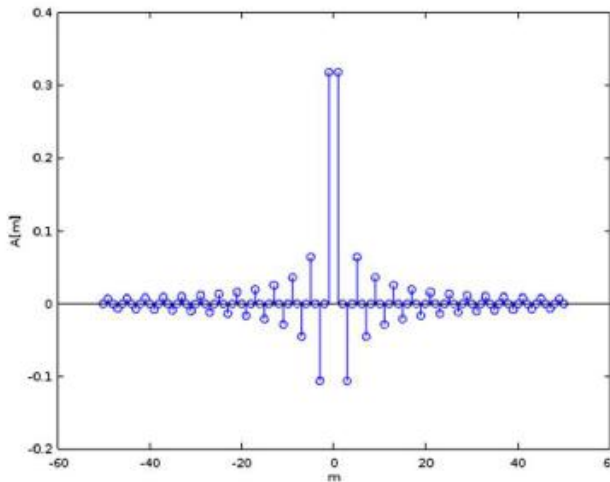
- Si $m = 0$, indeterminación \Rightarrow se calcula haciendo $m = 0$ en la definición de c_m

$$c_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt = \frac{1}{T} \int_{-T_1}^{T_1} 1 dt = \frac{2T_1}{T}$$

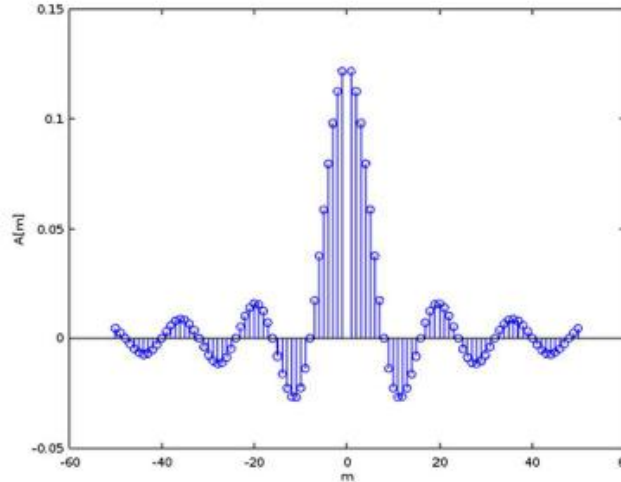
- A la función $\text{sen}(\pi u)/\pi u$ se le conoce como $\text{sinc}(u) \Rightarrow c_m = \frac{2T_1}{T} \text{sinc}\left(\frac{2mT_1}{T}\right) \quad m \neq 0$
- $\omega_0 = 2\pi/T$

6.3. Serie de Fourier exponencial

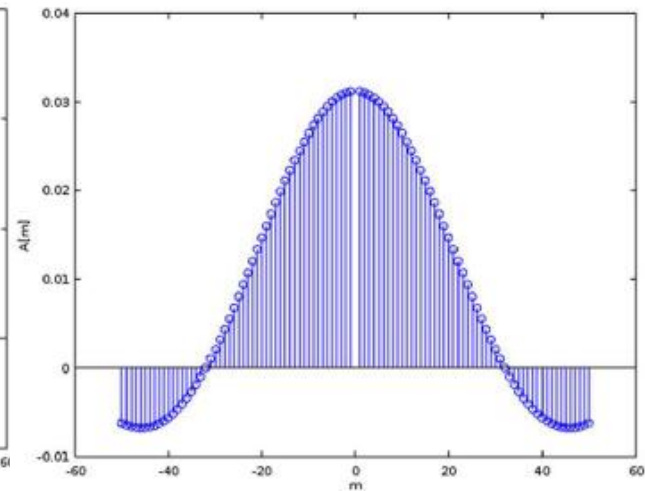
- Coeficientes para distintas relaciones entre T y T_1 .



Coeficientes con $T=4T_1$



Coeficientes con $T=16T_1$



Coeficientes con $T=64T_1$

Pasos por cero \Rightarrow cuando $m = (nT)/(2T_1)$ $n = 1, 2, 3, \dots$

6.4. Cálculo de los coeficientes con Octave/Matlab

- ▶ Se define $m \Rightarrow m = [-50:50]$;
- ▶ Se define el periodo de la señal periódica $\Rightarrow T=2*\pi$;
- ▶ Se define la frecuencia angular $\Rightarrow \omega_0=2*\pi/T$;
- ▶ Se define $T_1 \Rightarrow T_1=T/4$;
- ▶ Se calculan los coeficientes $\Rightarrow C = \sin(m*\omega_0*T_1)./(m*\pi)$;
- ▶ Se dibujan en forma discreta los coeficientes $\Rightarrow \text{stem}(m,C)$;
- ▶ Se etiquetan los ejes $\Rightarrow \text{xlabel}('m');$ $\text{ylabel}('C[m]');$

6.5. Series de Fourier trigonométricas

- ▶ **Formas de representación de las series de Fourier.** Exponencial compleja (ya vista), seno-coseno y amplitud-fase. Se va a presentar las dos últimas.
- ▶ **Representación seno-coseno.** cualquier señal periódica **real** $x(t)$ se puede escribir como una combinación lineal de senos y cosenos si obviamente se cumplen las condiciones de Dirichlet.

$$x(t) = a_0 + \sum_{m=1}^{\infty} a_m \cos(mw_0 t) + b_m \sin(mw_0 t)$$

Ecuación de síntesis seno-coseno

$$\begin{cases} a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt \\ a_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos mw_0 t dt \\ b_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin mw_0 t dt \end{cases}$$

Ecuaciones de análisis seno-coseno

- ▶ Relación entre coeficientes de la representación exponencial y seno-coseno

$$\begin{cases} c_0 = a_0 \\ c_m = \frac{(a_m - jb_m)}{2} \\ c_{-m} = c^* = \frac{(a_m + jb_m)}{2} \end{cases}$$

$$\begin{cases} a_0 = c_0 \\ a_m = c_m + c_{-m} \\ b_m = j(c_m - c_{-m}) \end{cases}$$

6.5. Series de Fourier trigonométricas

- **Ejemplo.** Coeficientes seno-coseno del ejemplo anterior. Aplicando las relaciones entre coeficientes de la diapositiva anterior:

$$a_0 = c_0 = \frac{2T_1}{T}$$

$$a_m = c_m + c_{-m} = \frac{\sin mw_0 T_1}{m\pi} + \frac{\sin mw_0 T_1}{m\pi} = \frac{2 \sin mw_0 T_1}{m\pi} \quad m \neq 0$$

$$b_m = j(c_m - c_{-m}) = j \left(\frac{\sin mw_0 T_1}{m\pi} - \frac{\sin mw_0 T_1}{m\pi} \right) = 0 \quad m \neq 0$$

- b_m es cero porque $x(t)$ es par. Ahora $x(t)$ puede escribirse:

$$x(t) = a_0 + \sum_{m=1}^{\infty} a_m \cos mw_0 t$$

6.5. Series de Fourier trigonométricas

- Representación amplitud-fase ($x(t)$ real).

$$x(t) = c_0 + \sum_{m=1}^{\infty} A_m \cos(m\omega_0 t + \phi_m)$$

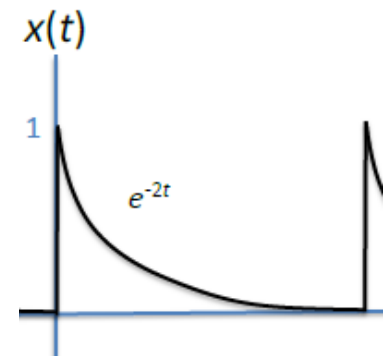
Ecuación de síntesis seno-coseno

$$\begin{cases} A_m = 2|c_m| = \sqrt{a_m^2 + b_m^2} \\ \phi_m = \angle c_m = -\arctan\left(\frac{b_m}{a_m}\right) \end{cases}$$

Ecuaciones de análisis seno-coseno

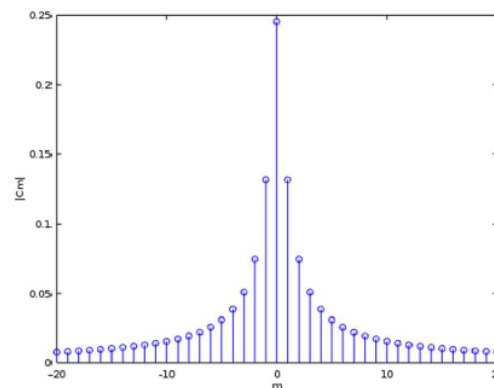
- **Ejemplo.** Calcular los coeficientes amplitud-fase de \Rightarrow

- Se calcula primero $c_m \Rightarrow c_m = \frac{1 - e^{-4}}{4 + jm2\pi}$ $m = 0, 1, 2, 3, \dots$

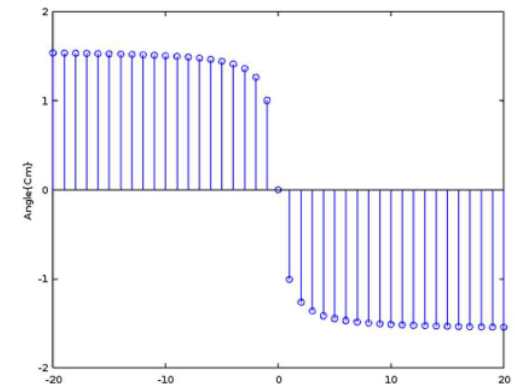


- $A_m \Rightarrow A_m = \frac{(1 - e^{-4})}{\sqrt{4 + (m\pi)^2}}$

- $\phi_m \Rightarrow \phi_m = -\arctan\frac{m\pi}{2}$



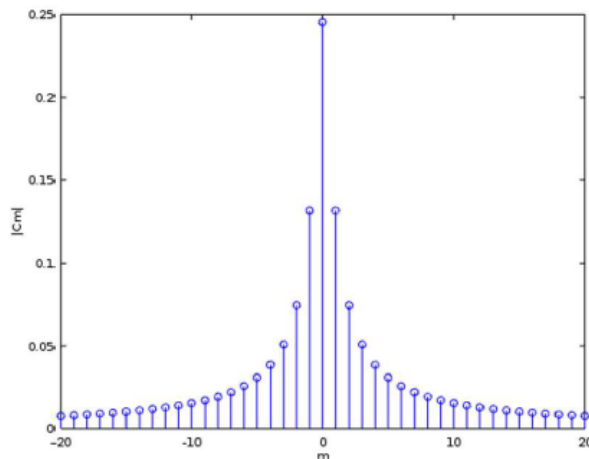
(a) $|c_m|$



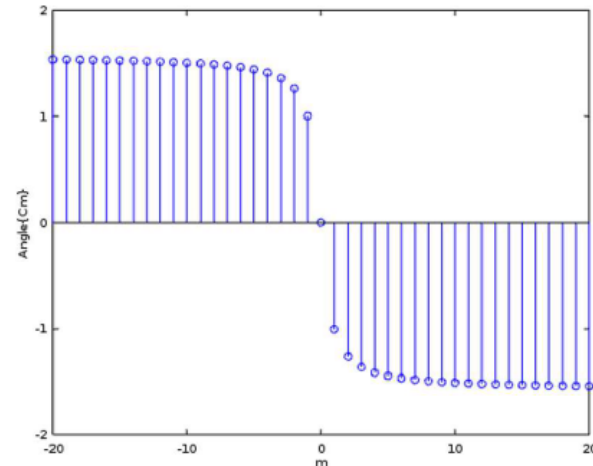
(b) $\angle c_m$

6.5. Series de Fourier trigonométricas

- ▶ **Representación amplitud-fase con Octave/Matlab.**
- ▶ $m = [-20:20];$
- ▶ $C_m = (1 - \exp(-4)) ./ (4 + j * 2 * \pi * m);$
- ▶ Se pinta la amplitud \Rightarrow subplot(1,2,1), stem(m,abs(Cm));
- ▶ xlabel('m');
- ▶ ylabel('|Cm|');
- ▶ Se pinta la fase \Rightarrow subplot(1,2,2), stem(m,angle(Cm));
- ▶ xlabel('m');
- ▶ ylabel('Angle\{Cm\}');



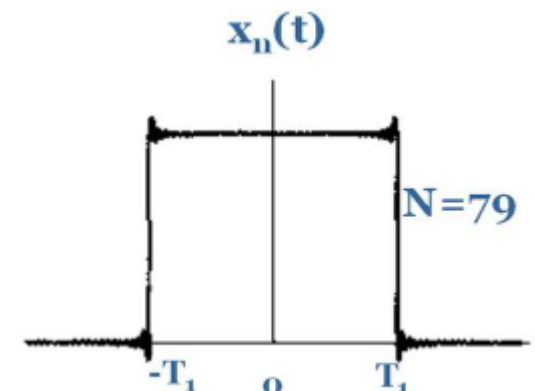
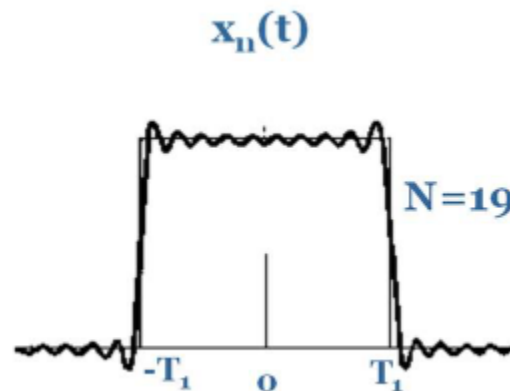
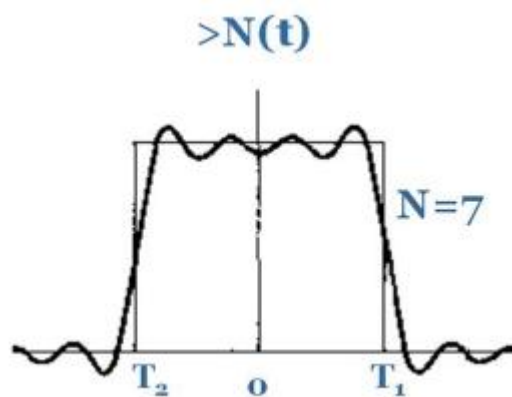
(a) $|c_m|$



(b) $\angle c_m$

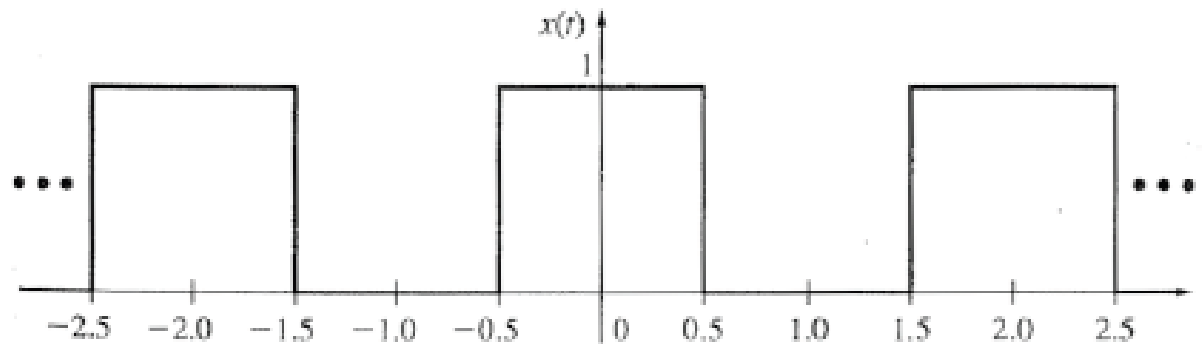
6.6. Fenómeno de Gibbs

- ▶ Cuando la función que se está desarrollando en serie de Fourier tiene discontinuidades, no es posible que haya una buena convergencia en los entornos de las mismas.
- ▶ En tales entornos, la serie muestra sobrevalores y subvalores alrededor del valor real de la función.
- ▶ A medida que se adhieren más términos a la serie, ésta se va aproximando mejor a la señal original, pero los picos no disminuyen. Estos picos nunca desaparecen y son llamados fenómeno de Gibbs por el físico estadounidense Josiah Willard Gibbs.



Ejercicio 1

- Calcular la serie de Fourier trigonométrica de la siguiente señal:



Ejercicio 1

- ▶ Calcular la serie de Fourier trigonométrica de la siguiente señal:

- ▶ Calculamos primero a_0 .

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt = \frac{1}{2} \int_{-1}^1 x(t) dt = \frac{1}{2} \int_{-0.5}^{0.5} 1 dt = 0.5$$

- ▶ Calculamos a_m .

$$\begin{aligned} a_m &= \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos(mw_0 t) dt = \int_{-0.5}^{0.5} \cos(m\pi t) dt = \frac{1}{m\pi} \sin(m\pi t) \Big|_{-0.5}^{0.5} \\ &= \frac{1}{m\pi} \left[\sin\left(\frac{m\pi}{2}\right) - \sin\left(-\frac{m\pi}{2}\right) \right] = \frac{1}{m\pi} \left[2 \sin\left(\frac{m\pi}{2}\right) \right] \end{aligned}$$

- ▶ Calculamos b_m .

$$\begin{aligned} b_m &= \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin(mw_0 t) dt = \int_{-0.5}^{0.5} \sin(m\pi t) dt = \frac{-1}{m\pi} \cos(m\pi t) \Big|_{-0.5}^{0.5} \\ &= \frac{-1}{m\pi} \left[\cos\left(\frac{m\pi}{2}\right) - \cos\left(-\frac{m\pi}{2}\right) \right] = \frac{-1}{m\pi} \left[\cos\left(\frac{m\pi}{2}\right) - \cos\left(\frac{m\pi}{2}\right) \right] = 0 \end{aligned}$$

**Ecuaciones de análisis
seno-coseno**

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt$$

$$a_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos(mw_0 t) dt$$

$$b_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin(mw_0 t) dt$$



cualquier señal periódica real

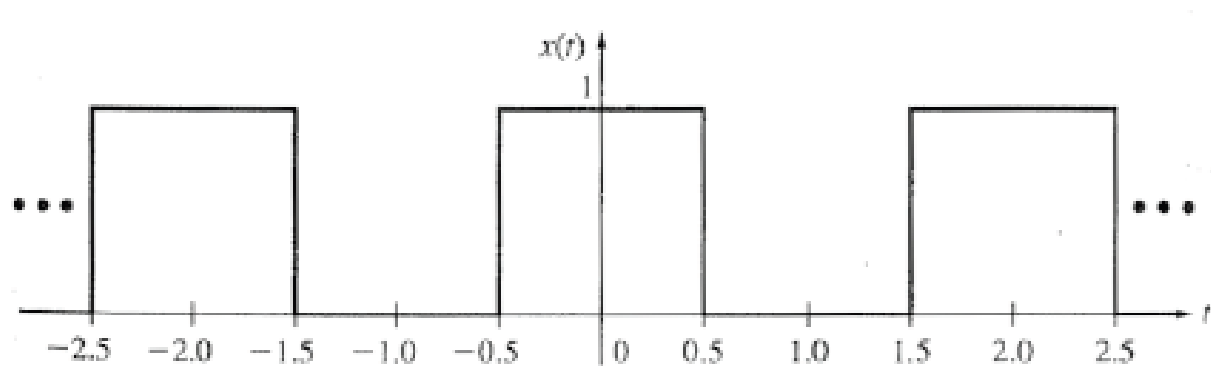
Ejercicio 1

- ▶ Calcular la serie de Fourier trigonométrica de la siguiente señal:
- ▶ Ya podemos expresar $x(t)$ de la forma

$$x(t) = a_0 + \sum_{m=1}^{\infty} a_m \cos(m\omega_0 t) + b_m \sin(m\omega_0 t) \Rightarrow x(t) = \frac{1}{2} + \sum_{m=1}^{\infty} \left[\frac{2}{m\pi} \sin\left(\frac{m\pi}{2}\right) \right] \cos(m\omega_0 t)$$

Ejercicio 2

- Usar las propiedades de simetría para calcular los coeficientes de la señal:



Ejercicio 2

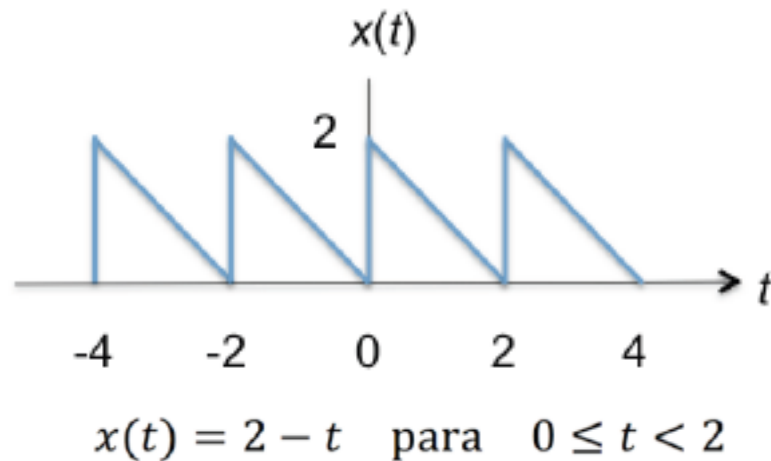
- ▶ Usar las propiedades de simetría para calcular los coeficientes de la señal:
- ▶ Al ser una señal real, puede ponerse como suma de senos y cosenos tal y como hemos visto en el ejercicio anterior (en vez de exponenciales complejas).
- ▶ Al ser par, los coeficientes b_m son cero.
- ▶ Y los a_m se calculan como:

$$\begin{aligned} a_m &= \frac{4}{T} \int_0^{T/2} x(t) \cos(m\omega_0 t) dt = \frac{4}{2} \int_0^1 x(t) \cos(m\pi t) dt = 2 \int_0^{0.5} \cos(m\pi t) dt \\ &= \frac{2}{m\pi} \sin(m\pi t) \Big|_0^{0.5} = \frac{2}{m\pi} \sin\left(\frac{m\pi}{2}\right) \end{aligned} \quad a_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos(m\omega_0 t) dt$$

- ▶ Como $x(t)$ es par y el coseno también, su producto dará otra señal par y por tanto será suficiente con integrar entre cero y $T/2$ multiplicando todo por 2.
- ▶ Con a_0 pasa lo mismo.

Ejercicio 3

- ▶ Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:



Ejercicio 3

- Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:

**Ecuación de síntesis
amplitud-fase**

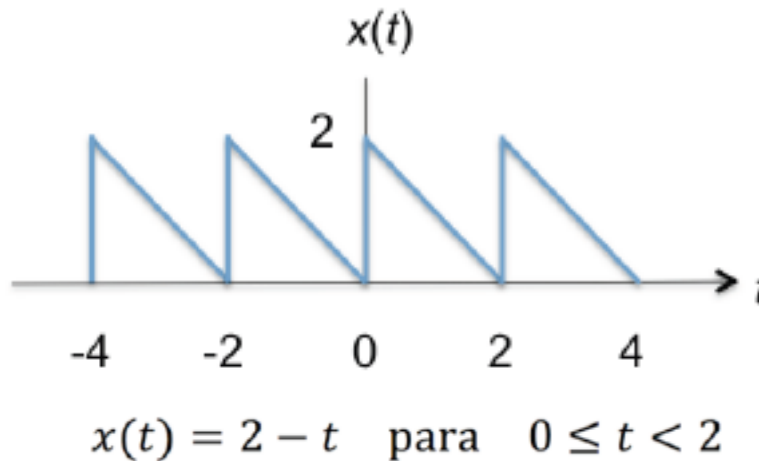
$$x(t) = a_0 + \sum_{m=1}^{\infty} A_m \cos(mw_0 t + \phi_m)$$

$$\begin{cases} A_m = 2 |c_m| = \sqrt{a_m^2 + b_m^2} \\ \phi_m = \angle c_m = -\arctan\left(\frac{b_m}{a_m}\right) \end{cases}$$

Ejercicio 3

- ▶ Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:
- ▶ Calculamos a_0 :

$$a_0 = \frac{1}{T} \int_T x(t) dt = \frac{1}{2} \int_0^2 (2 - t) dt = t - \frac{t^2}{2} \Big|_0^2 = (2 - 1) - (0 - 0) = 1$$



Ejercicio 3

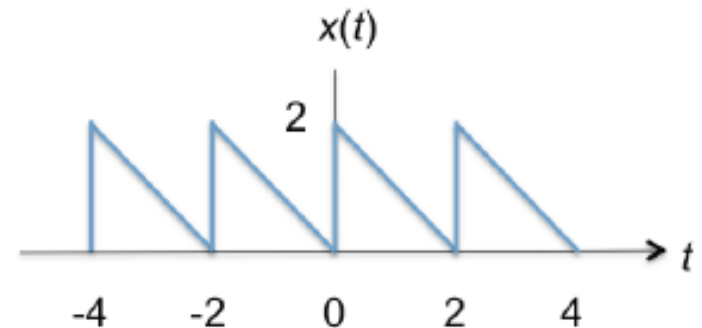
- ▶ Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:
- ▶ Calculamos a_m :

$$a_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \cos(m\omega_0 t) dt = \int_0^2 (2-t) \cos(m\pi t) dt = 2 \int_0^2 \cos(m\pi t) dt - \int_0^2 t \cos(m\pi t) dt$$

$$(a) \int_0^2 \cos(m\pi t) dt = \left. \frac{\sin(\pi m t)}{\pi m} \right|_0^2 = \frac{\sin(2\pi m)}{\pi m} - \frac{\sin(0)}{\pi m} = 0 - 0 = 0$$

$$(b) \int_0^2 t \cos(m\pi t) dt = \left. \frac{\cos(m\pi t) + m\pi t \sin(m\pi t)}{m^2 \pi^2} \right|_0^2 = \frac{\cos(2\pi m) + 2\pi m \sin(2\pi m)}{m^2 \pi^2} - \frac{\cos(0) + 0 \sin(0)}{m^2 \pi^2}$$

$$= \frac{1}{m^2 \pi^2} - \frac{1}{m^2 \pi^2} = 0$$



$$x(t) = 2 - t \quad \text{para} \quad 0 \leq t < 2$$

Ejercicio 3

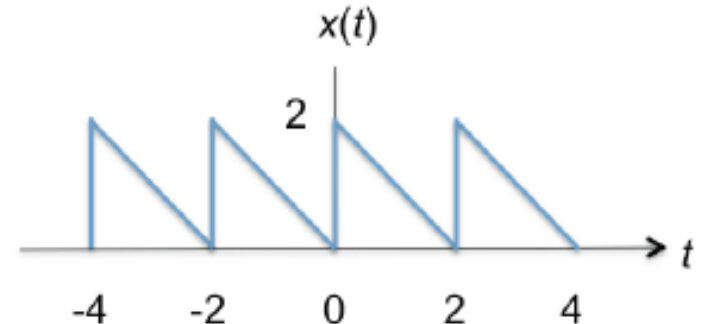
- ▶ Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:
- ▶ Calculamos b_m :

$$b_m = \frac{2}{T} \int_T x(t) \sin(m\omega_0 t) dt = \int_0^2 (2-t) \sin(m\pi t) dt = 2 \int_0^2 \sin(m\pi t) dt - \int_0^2 t \sin(m\pi t) dt$$

$$(a) \int_0^2 \sin(m\pi t) dt = \left. \frac{-\cos(\pi m t)}{\pi m} \right|_0^2 = \frac{-\cos(2\pi m)}{\pi m} - \frac{-\cos(0)}{\pi m} = \frac{-1}{\pi m} + \frac{1}{\pi m} = 0$$

$$(b) \int_0^2 t \sin(m\pi t) dt = \left. \frac{\sin(m\pi t) - m\pi t \cos(m\pi t)}{m^2 \pi^2} \right|_0^2 = \frac{\sin(2\pi m) - 2\pi m \cos(2\pi m)}{m^2 \pi^2} - \frac{\sin(0) - 0 \cos(0)}{m^2 \pi^2}$$

$$= \frac{-2\pi m}{m^2 \pi^2} = \frac{-2}{m\pi} \Rightarrow b_m = 0 - \frac{-2}{m\pi} = \frac{2}{m\pi}$$




$$x(t) = 2 - t \quad \text{para} \quad 0 \leq t < 2$$

Ejercicio 3

- ▶ Calcular la representación amplitud-fase de la siguiente señal:
- ▶ Expresamos $x(t)$ en representación amplitud-fase:

$$x(t) = a_0 + \sum_{m=1}^{\infty} [a_m \cos(mw_0t) + b_m \sin(mw_0t)] = 1 + \sum_{m=1}^{\infty} \left[\frac{2}{m\pi} \sin(m\pi t) \right]$$


 $W_0 = \pi$

Ejercicio 4

- ▶ Calcular la amplitud y fase de los coeficientes de la FS exponencial de la siguiente señal:

$$x(t) = 3 \cos(t) + \cos\left(4t + \frac{\pi}{3}\right) + \cos\left(8t + \frac{\pi}{2}\right)$$

Ejercicio 4

$$x(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} c_m e^{jm\omega_0 t}$$

- ▶ Calcular la amplitud y fase de los coeficientes de la FS exponencial de la siguiente señal:
- ▶ En vez de usar la ecuación de análisis de c_m , usamos la relación de Euler para expresar los cosenos como exponenciales.
- ▶ Analizando los tres cosenos, se calcula que el periodo de $x(t)$ es 2π .

▶ Por tanto $e^{jm2\pi ft} = e^{jmt}$
$$x(t) = 3 \cos(t) + \cos\left(4t + \frac{\pi}{3}\right) + \cos\left(8t + \frac{\pi}{2}\right)$$

$$x(t) = \frac{3}{2}(e^{jt} + e^{-jt}) + \frac{1}{2}(e^{j(4t+\pi/3)} + e^{-j(4t+\pi/3)}) + \frac{1}{2}(e^{j(8t+\pi/2)} + e^{-j(8t+\pi/2)})$$

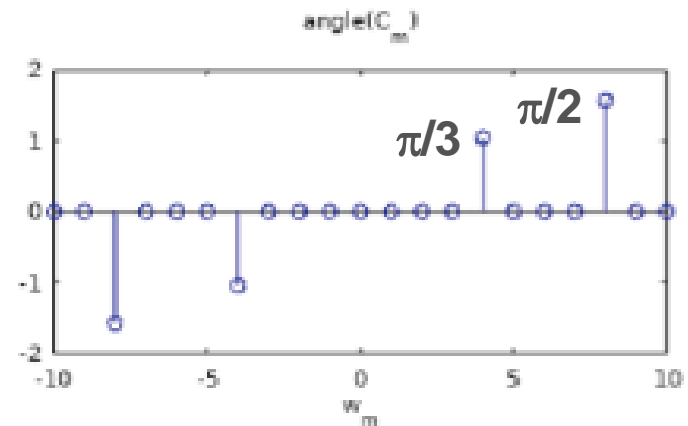
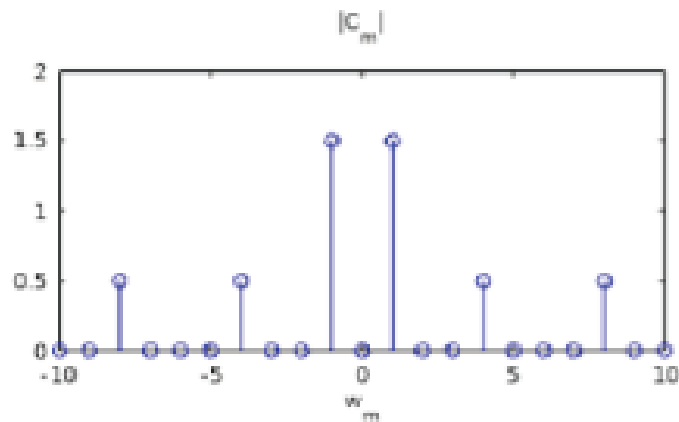
$$= \frac{3}{2}(e^{jt} + e^{-jt}) + \frac{1}{2}(e^{j4t}e^{j\pi/3} + e^{-j4t}e^{-j\pi/3}) + \frac{1}{2}(e^{j8t}e^{j\pi/2} + e^{-j8t}e^{-j\pi/2})$$

▶ $c_1 = 3/2$, $c_{-1} = 3/2$, $c_4 = 1/2 e^{j\pi/3}$, $c_{-4} = 1/2 e^{-j\pi/3}$, $c_8 = 1/2 e^{j\pi/2}$, $c_{-8} = 1/2 e^{-j\pi/2}$

Ejercicio 4

$$x(t) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} c_m e^{jm\omega_0 t}$$

- ▶ Calcular la amplitud y fase de los coeficientes de la FS exponencial de la siguiente señal:
- ▶ $c_1 = 3/2$, $c_{-1} = 3/2$, $c_4 = 1/2 e^{j\pi/3}$, $c_{-4} = 1/2 e^{-j\pi/3}$, $c_8 = 1/2 e^{j\pi/2}$, $c_{-8} = 1/2 e^{-j\pi/2}$



Ejercicios adicionales

- ▶ Oppenheim, Willsky, Nawab, Señales y sistemas 2ª edición. Prentice Hall
- ▶ **Ejercicios 3.1, 3.3, 3.4**

Ejercicios adicionales

- ▶ Oppenheim, Willsky, Nawab, Señales y sistemas 2ª edición. Prentice Hall
- ▶ **Ejercicio 3.3.** Para la señal periódica continua, calcular el periodo y los coeficientes de la serie compleja.

$$x(t) = 2 + \cos\left(\frac{2\pi}{3}t\right) + 4 \sin\left(\frac{5\pi}{3}t\right)$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

Ejercicios adicionales

► Ejercicio 3.3.

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 t}$$

- El periodo del coseno es 3, se repite en 3, 6, 9,...
- El periodo del seno es 6/5, se repite en 6/5, 12/5, 18/5, 24/5, 30/5,...

- Por tanto, el periodo de $x(t)$ es 6

$$x(t) = 2 + \cos\left(\frac{2\pi}{3}t\right) + 4 \sin\left(\frac{5\pi}{3}t\right)$$

- Desarrollando $x(t)$ mediante Euler:

$$x(t) = 2 + \frac{1}{2}e^{j\frac{2\pi}{3}t} + \frac{1}{2}e^{-j\frac{2\pi}{3}t} - 2je^{j\frac{5\pi}{3}t} + 2je^{-j\frac{5\pi}{3}t}$$

- $e^{jm2\pi t} = e^{jm2\pi t/6} = e^{jm\pi t/3}$

- $c_0 = 2, c_2 = 1/2, c_{-2} = 1/2, c_5 = -2j, c_{-5} = 2j$

UNIVERSIDAD
INTERNACIONAL
DE LA RIOJA

unir

www.unir.net