

# GESTIÓN DE INFRAESTRUCTURAS – MÓDULO I

Estas hojas son de gran utilidad para resolver los problemas del Módulo I.  
Se pueden llevar **impresas** al examen, **sin anotaciones adicionales**.

## Señales básicas

Constante  $x(t) = A$

Coseno  $x(t) = A \cos(2\pi ft + \phi)$

Escalón unidad  $u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & t > 0 \end{cases}$

$x(t - t_0) = A \cos(\omega(t - t_0))$   
 $= A \cos(\omega t - \omega t_0)$

Pulso rectangular  $p_1(t) = \begin{cases} 1 & 0 < t < T \\ 0 & \text{resto} \end{cases}$

$= A \cos(\omega t + \phi)$

Sinc  $x(t) = \text{sinc}(t) = \frac{\sin \pi t}{\pi t}$

$\phi = -\omega t_0 = -2\pi \frac{t_0}{T_0}$

## Energía y potencia

Energía de una señal en un intervalo  $E_x^T = \int_{-T/2}^{T/2} x^2(t) dt$

Energía de una señal

$E_x = \lim_{T \rightarrow \infty} \int_{-T/2}^{T/2} x^2(t) dt = \int_{-\infty}^{\infty} x^2(t) dt$

Potencia en un intervalo

$P_x^T = \frac{E_x^T}{T} = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^2(t) dt$

Potencia media de una señal

$P_x = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{E_x^T}{T} = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^2(t) dt$

## Convolución

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

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

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

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

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

## Sistema de comunicación

- Cada símbolo corresponde a  $b$  bits. El modulador emplea  $M = 2^b$  señales diferentes.
- Señales del modulador M-PAM:  $s_i(t) = A_i p(t) \quad i = 0, \dots, M - 1$   
 $A_i = M - 2i - 1 \quad i = 0, \dots, M - 1$
- Velocidad de símbolo  $v_s = \frac{1}{T}$  velocidad de bit  $v_b = b v_s \quad b = \log_2 M$
- Ancho de banda mínimo de un sistema banda base:  $B = \frac{v_s}{2}$
- Ancho de banda mínimo de un sistema paso banda:  $B = v_s$

# Transformada de Fourier

Ecuación de análisis

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

Ecuación de síntesis

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

Pulso de duración T

$$x(t) = \begin{cases} A & -\frac{T}{2} < t < \frac{T}{2} \\ 0 & \text{resto} \end{cases} \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega) = 2A \frac{\sin(\frac{\omega T}{2})}{\omega}$$

Sinc

$$x(t) = \frac{\sin Wt}{\pi t} \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega) = \begin{cases} 1 & -W < \omega < W \\ 0 & \text{resto} \end{cases}$$

Exponencial unilateral

$$x(t) = e^{-at}u(t) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} \begin{aligned} |X(\omega)| &= \frac{1}{\sqrt{a^2 + \omega^2}} \\ \angle X(\omega) &= -\arctan\left(\frac{\omega}{a}\right) \end{aligned}$$

Señal coseno

$$x(t) = \cos(\omega_0 t) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega) = \pi\delta(\omega - \omega_0) + \pi\delta(\omega + \omega_0)$$

## Propiedades

Linealidad

$$a_1x_1(t) + a_2x_2(t) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} a_1X_1(\omega) + a_2X_2(\omega)$$

Escalado en tiempo

$$x(at) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} \frac{1}{|a|} X\left(\frac{\omega}{a}\right)$$

Desplazamiento en tiempo

$$x(t - t_0) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega)e^{-j\omega t_0}$$

Desplazamiento en frecuencia

$$x(t)e^{j\omega_0 t} \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega - \omega_0)$$

$$x(t)e^{-j\omega_0 t} \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega + \omega_0)$$

Multiplicación

$$x(t)y(t) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} \frac{1}{2\pi} X(\omega) * Y(\omega)$$

Convolución

$$x(t) * y(t) \xleftrightarrow{TF\{\cdot\}} X(\omega) Y(\omega)$$

Relación de Parseval

$$E_x = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} |X(\omega)|^2 d\omega$$

## IEEE 802.11 – Capa PHY

- Velocidad de bit:  $v_b = BSR\eta$  (sin OFDM),  $v_b = \frac{C}{T_{\text{DFT}} + T_{\text{GI}}} SR\eta$  (con OFDM)
- Eficiencia:  $e = \frac{\frac{C}{T_{\text{DFT}} + T_{\text{GI}}}}{B}$

## Codificación de canal

- Detecta  $d_{\text{mín}} - 1$  errores. Corrige  $\left\lfloor \frac{d_{\text{mín}} - 1}{2} \right\rfloor$  errores.
- Código lineal sistemático  $(n, k)$ :  $R = k/n$ , matriz generadora  $G = (I_k \ P_{k \times (n-k)})$ , matriz control de paridad  $H = (P^T \ I_{n-k})$ , síndrome  $s' = c' H^T$
- Probabilidad de error de palabra de un código que corrige hasta  $t = \left\lfloor \frac{d_{\text{mín}} - 1}{2} \right\rfloor$  errores

$$p_{\text{we}} \leq 1 - \sum_{j=0}^t \binom{n}{j} p^j (1-p)^{n-j}$$

$$p_{\text{we}} \leq \sum_{j=t+1}^n \binom{n}{j} p^j (1-p)^{n-j}$$

$$p_{\text{we}} \approx \binom{n}{t+1} p^{t+1}$$

- Probabilidad de error de palabra de un código de Hamming

$$p_{\text{we}} = 1 - [(1-p)^n + np(1-p)^{n-1}]$$

- Probabilidad de error de bit  $p_{\text{be}} \approx \binom{n-1}{t} p^{t+1}$

- Probabilidad de error de bit BPSK en canal AWGN

$$p_{\text{be,c}} \approx \binom{n-1}{t} p_{\text{be,u}}^{t+1} = \binom{n-1}{t} \left[ Q \left( \sqrt{2R \frac{E_b}{N_0}} \right) \right]^{t+1}$$