

## 2.7. Soluciones de los ejercicios

### Ejercicio 2.1 Solución

- a) La probabilidad se calcula integrando la función densidad de probabilidad de  $X$  en el intervalo correspondiente, obteniéndose para la distribución uniforme

$$P(X > 1) = \frac{1}{4}, \quad P(X > -1) = \frac{3}{4}, \quad P(X < -1) = \frac{1}{4}, \quad P(-1 \leq X \leq 1) = \frac{1}{2}.$$

- b) Para la distribución gaussiana

$$P(X > 1) = Q(0) = \frac{1}{2}, \quad P(X > -1) = 1 - Q(1) = 0,8414,$$

$$P(X < -1) = Q(1) = 0,1586, \quad P(-1 \leq X \leq 1) = 1 - Q(1) - Q(0) = 0,3414.$$

### Ejercicio 2.2 Solución

- a) Las expresiones analíticas son

$$F_X(x) = \begin{cases} 0, & x < -1 \\ \frac{x+1}{2}, & -1 \leq x \leq 1 \\ 1, & x > 1 \end{cases}.$$

$$f_X(x) = \frac{1}{2}, \quad -1 \leq x \leq 1.$$

$$f_Y(y) = \begin{cases} 0, & y < -1 \\ y + 1, & -1 \leq y \leq 0 \\ 1 - y, & 0 \leq y \leq 1 \\ 0, & y > 1 \end{cases}.$$

$$F_Y(y) = \begin{cases} 0, & y < -1 \\ \left[ \frac{u^2}{2} + u \right]_{-1}^y = \frac{y^2}{2} + y - \frac{1}{2}, & -1 \leq y \leq 0 \\ \int_{-1}^0 f_Y(y) + \left[ u - \frac{u^2}{2} \right]_0^x = \frac{1}{2} + y - \frac{y^2}{2}, & 0 \leq y \leq 1 \\ 1, & y > 1 \end{cases}.$$

- b) Las varianzas resultantes son

$$\sigma_X^2 = \frac{1}{3}, \quad \sigma_Y^2 = \frac{1}{6}.$$

- c) Las probabilidades requeridas valen

$$P(Y > 0) = \frac{1}{2}, \quad P\left(Y > -\frac{1}{2}\right) = \frac{7}{8}, \quad P\left(Y < -\frac{1}{2}\right) = \frac{1}{8}, \quad P\left(Y > -\frac{1}{2}\right) = \frac{9}{32}$$

### Ejercicio 2.3 Solución

a) La función de densidad de probabilidad de la nueva variable aleatoria es

$$f_X(x) = \frac{1}{\pi(1+x^2)}, \quad -\infty \leq x \leq \infty.$$

$$m_X = \int_{-\infty}^{\infty} x f_X(x) dx = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x}{\pi(1+x^2)} dx = \frac{1}{2\pi} \ln(1+x^2) \Big|_{-\infty}^{\infty} = 0.$$

$$\sigma_X^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (x - m_X)^2 f_X(x) dx = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{x^2}{\pi(1+x^2)} dx = \frac{1}{\pi} (x - \text{atan}(x)) \Big|_{-\infty}^{\infty} = \infty$$

b) En este caso

$$f_X(x) = \frac{2}{\pi(1+x^2)}, \quad -1 \leq x \leq 1.$$

$$m_X = \int_{-\infty}^{\infty} x f_X(x) dx = \int_{-1}^1 \frac{2x}{\pi(1+x^2)} dx = \frac{1}{\pi} \ln(1+x^2) \Big|_{-1}^1 = 0.$$

$$\sigma_X^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (x - m_X)^2 f_X(x) dx = \int_{-1}^1 \frac{2x^2}{\pi(1+x^2)} dx = \frac{2}{\pi} (x - \text{atan}(x)) \Big|_{-1}^1 = 0,2732.$$

### Ejercicio 2.4 Solución

a)  $m_X(t) = \frac{2}{3}$

b)  $R_X(t_1, t_2) = \frac{1}{2} + \frac{t_1 \cdot t_2}{3}$

c) Este proceso no es un proceso estacionario en sentido amplio. Pese a que la media no depende del tiempo  $t$ , la función de autocorrelación  $R_X(t_1, t_2)$  depende explícitamente del valor de cada uno de los instantes  $t_1$  y  $t_2$  y no únicamente de su diferencia  $\tau = t_1 - t_2$ .

### Ejercicio 2.5 Solución

La respuesta es NO. En primer lugar, porque la definición se limita a instantes temporales mayores que cero, con lo que la función densidad de probabilidad para instantes negativos va a cambiar y ya no se cumple la condición de estacionariedad.

En cualquier caso, aunque no existiera esta restricción, tampoco sería WSS.

$$\text{Cov}(X(t_1)X(t_2)) = E[X(t_1)X(t_2)] - m_X(t_1)m_X(t_2).$$

Teniendo en cuenta que la media es nula,

$$R_X(t_1, t_2) = E[X(t_1)X(t_2)] = \sigma^2 \text{mín}(t_i, t_j),$$

depende de los instantes precisos  $t_i$  y  $t_j$  y no de su diferencia  $\tau = t_i - t_j$ .

### Ejercicio 2.6 Solución

a)  $m_Y[n] = (1+a) \cdot m_X$

b)  $R_Y(n+k, n) = (1+a^2)R_X[k] + aR_X[k+1] + aR_X[k-1]$

c)  $S_Y(e^{j\omega}) = S_X(e^{j\omega}) ((1+a^2) + ae^{j\omega} + ae^{-j\omega})$

**Ejercicio 2.7 Solución**

a)  $m_Z(t) = 0$

 b) La función de autocorrelación  $R_X(t + \tau, t)$  vale

$$R_Z(t + \tau, t) = \frac{\sigma_X^2 + \sigma_Y^2}{2} \cos(\omega_0 \tau) + \frac{\sigma_X^2 - \sigma_Y^2}{2} \cos(\omega_0(2t + \tau)).$$

 c) El proceso no es estacionario, pues la autocorrelación depende del valor concreto de  $t$  y no sólo de  $\tau$ . Pero el proceso es cicloestacionario pues  $R_Z(t + \tau + T_0, t + T_0) = R_Z(t + \tau, t)$  para  $T_0 = \frac{\pi}{\omega_0}$ .

d) La densidad espectral de potencia vale

$$S_Z(j\omega) = TF\{\tilde{R}_X(\tau)\} = \pi \frac{\sigma_X^2 + \sigma_Y^2}{2} [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)].$$

 e) En el caso  $\sigma_X = \sigma_Y = \sigma$  la media no cambia, sigue valiendo  $m_Z(t) = 0$ . En cambio, la función de autocorrelación vale ahora

$$R_Z(t + \tau, t) = \sigma^2 \cos(\omega_0 \tau) = R_Z(\tau).$$

Lo que significa que el proceso es estacionario en sentido amplio (WSS). Esto implica que la densidad espectral de potencia es

$$S_Z(j\omega) = TF\{R_Z(\tau)\} = \sigma^2 \pi [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$$

**Ejercicio 2.8 Solución**

a)  $m_Z(t) = \frac{1}{2} \text{sen}(\omega_0 t)$

b)  $R_X(t + \tau, t) = \frac{1}{3} \cos(\omega_0 \tau)$

 c) El proceso aleatorio no es estacionario, pero sí cicloestacionario, ya que aunque la función de autocorrelación sólo depende de  $\tau$ , y no de  $t$ , la media sí depende de  $t$ , y además  $m_Z(t + T_0) = m_Z(t)$  y  $R_Z(t + \tau + T_0, t + T_0) = R_Z(t + \tau, t)$  para  $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$ .

d)  $S_z(j\omega) = \frac{\pi}{3} [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$

**Ejercicio 2.9 Solución**

a)  $m_X(t) = m_A \sum_n g(t - nT)$

b)  $R_X(t + \tau, t) = \sum_n \sum_k R_A[n - k] g(t + \tau - nT) g(t - kT)$

c) El proceso aleatorio es cicloestacionario, ya que

$$\begin{aligned} m_X(t + T) &= m_A \sum_n g(t + T - nT) = m_A \sum_n g(t - (n - 1)T) \\ &\stackrel{k=n-1}{=} m_A \sum_k g(t - kT) = m_X(t) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 R_X(t + \tau + T, t + T) &= \sum_n \sum_k R_A[n - k]g(t + \tau + T - nT)g(t + T - kT) \\
 &= \sum_n \sum_k R_A[n - k]g(t + \tau - (n - 1)T)g(t - (k - 1)T) \\
 &\stackrel{m=n-1, j=k-1}{=} \sum_m \sum_j R_A[m + 1 - (j + 1)]g(t + \tau - mT)g(t - jT) \\
 &= \sum_m \sum_j R_A[m - j]g(t + \tau - mT)g(t - jT) = R_X(t + \tau, t)
 \end{aligned}$$

d)  $S_X(j\omega) = \frac{1}{T} \cdot |G(j\omega)|^2 \cdot S_A(e^{j\omega T})$

**Ejercicio 2.10 Solución**

a) Definiendo  $W = 2\pi B$

$$S_Y(j\omega) = \frac{1}{T} \left( \frac{1}{2W} \Pi \left( \frac{\omega}{4\pi W} \right) \right)^2$$

b)  $P_Y = 1$

c) La densidad espectral de potencia es

$$S_Y(j\omega) = \frac{N_0}{2} \cdot \Pi \left( \frac{\omega}{2W} \right) = S_X(j\omega)$$

y la potencia es

$$P_Y = P_X = N_0 W$$

El proceso  $Y(t)$  es el proceso reconstruido a partir de las muestras tomadas sobre  $X(t)$ . Como la tasa de muestreo cumple el criterio de Nyquist para el muestreo, ambos procesos son iguales.

**Ejercicio 2.11 Solución**

a)

$$m_X(t) = 0$$

$$R_X(t + \tau, t) = \frac{\sigma^2}{2} (\cos(\omega(2t + \tau) + 2\theta) + \cos(\omega\tau))$$

El proceso no es estacionario puesto que la autocorrelación depende del origen de tiempos. Sin embargo, es cicloestacionario con período  $T = \frac{\pi}{\omega}$ .

b)

$$m_X(t) = \cos(\omega t + \theta)$$

$$R_X(t + \tau, t) = (\sigma^2 + 1) \cos(\omega(t + \tau) + \theta) \cos(\omega t + \theta)$$

El proceso es cicloestacionario con período  $T = 2\pi\omega$ . Tanto la media como la autocorrelación son periódicas con dicho período. No es estacionario en sentido amplio.

c)

$$m_X(t) = A \frac{\text{sen}(2\pi t + \theta) - \text{sen}(\theta)}{2\pi t}$$

$$R_X(t + \tau, t) = \frac{A^2}{2} \left( \frac{\text{sen}(2\pi\tau + 4\pi t + 2\theta) - \text{sen}(2\theta)}{2\pi(\tau + 2t)} + \frac{\text{sen}(2\pi\tau)}{2\pi\tau} \right)$$

No es estacionario ni cicloestacionario.

d)

$$m_X(t) = 0$$

$$R_X(t + \tau, t) = \frac{A^2}{2} \cos(\omega\tau)$$

El proceso es estacionario.

e)

$$m_X(t) = -\frac{2A}{\pi} \operatorname{sen}(\omega t)$$

$$R_X(t + \tau, t) = \frac{A^2}{2} \cos(\omega\tau)$$

El proceso es cicloestacionario con período  $T = \frac{2\pi}{\omega}$ .

f)

$$m_X(t) = 0$$

$$R_X(t + \tau, t) = \frac{1}{4\pi} \frac{\operatorname{sen}(2\pi\tau)}{\tau} = \frac{1}{2} \operatorname{sinc}(2\tau)$$

El proceso es estacionario.

### Ejercicio 2.12 Solución

a)  $m_Y(t) = 0$ .

b)

$$R_Y(t + \tau, t) = \frac{A_c^2}{2} R_X(\tau) [\cos(\omega_c\tau) + \cos(\omega_c(2t + \tau))].$$

c)  $S_Y(j\omega) = \frac{A_c^2}{4} [S_X(j\omega - j\omega_c) + S_X(j\omega + j\omega_c)]$ .

d)  $P_Y = \frac{A_c^2}{2} \cdot P_X$ .

### Ejercicio 2.13 Solución

a)  $m_S(t) = 0$

b)  $R_S(t + \tau, t) = R_M(\tau) \cdot \cos(\omega_c\tau)$ . Como la media es una constante, y la función de autocorrelación es una función que no depende del tiempo, sino de la diferencia entre instantes temporales  $\tau$ , el proceso aleatorio  $S(t)$  es un proceso estacionario (en sentido amplio).

c)

$$S_S(j\omega) = \frac{1}{2} \cdot S_M(j\omega - j\omega_c) + \frac{1}{2} \cdot S_M(j\omega + j\omega_c).$$

$$P_S = P_M.$$

### Ejercicio 2.14 Solución

a)  $R_Y(\tau) = N_0 B \operatorname{sinc}(2B\tau)$ .

- b) La función densidad de probabilidad conjunta es una distribución conjuntamente gaussiana, definida por el vector de medias  $\boldsymbol{\mu} = [0, 0]$  y por la matriz de covarianza

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} N_0B & 0 \\ 0 & N_0B \end{bmatrix},$$

Las variables son independientes, al ser nula su covarianza y ser conjuntamente gaussianas.

Para  $\tau = \frac{1}{4B}$ , la función densidad de probabilidad conjunta está ahora definida por el vector de medias  $\boldsymbol{\mu} = [0, 0]$  y por la matriz de covarianza

$$\mathbf{C} = \begin{bmatrix} N_0B & N_0B \operatorname{sinc}(\frac{1}{2}) \\ N_0B \operatorname{sinc}(\frac{1}{2}) & N_0B \end{bmatrix}.$$

Ahora, no son independientes, ya que al no ser nula la covarianza entre ambas variables aleatorias, la matriz de covarianza ya no es una matriz diagonal.

**Ejercicio 2.15 Solución**

- a) La respuesta es SÍ. Si un proceso estacionario  $X(t)$  pasa por un sistema lineal e invariante, no sólo el proceso de salida  $Y(t)$  es estacionario, sino que además  $X(t)$  e  $Y(t)$  son conjuntamente estacionarios. Y en este caso, el sistema completo es un sistema lineal e invariante (SLI). Un retardador es lineal, un sumador también, y la operación derivada, que tiene como respuesta impulsiva  $h(t) = \delta'(t)$ , es un SLI.

b)  $S_Y(j\omega) = S_X(j\omega)2\omega^2 [1 + \cos(\omega T)].$

**Ejercicio 2.16 Solución**

$$\frac{S}{N} = 2 \underbrace{\frac{P_0}{N_0}}_{cte} \frac{\operatorname{tg}^{-1}(B/f_0)}{(B/f_0)}.$$

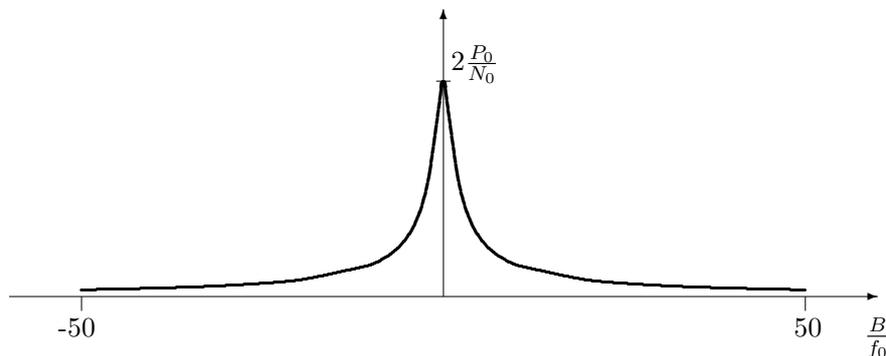


Figura 2.23: Representación de la relación señal a ruido para el Ejercicio 2.16.

El máximo de  $\frac{S}{N}$  se obtiene para  $\frac{B}{f_0} \rightarrow 0$  (para cero no habría ni señal ni ruido), donde tiende al valor

$$\frac{S}{N} \rightarrow 2 \frac{P_0}{N_0}.$$

Una aspecto a tener en cuenta es que aunque un valor lo más bajo posible de  $B$  mejora la relación  $S/N$ , cuando  $B$  está por debajo de  $f_0$  la señal se degrada al perder componentes frecuenciales

importantes. Por eso, un valor de compromiso apropiado en este caso es  $B = f_0$ , donde la relación señal a ruido vale

$$\frac{S}{N} = 2 \frac{P_0}{N_0} 0,785 = 1,57 \frac{P_0}{N_0}.$$

**Ejercicio 2.17 Solución**

$$B_{eq} = \frac{\frac{1}{2\tau}}{2 \times 1} = \frac{1}{4\tau} = \frac{1}{4RC}.$$

**Ejercicio 2.18 Solución**

a)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{10^{-11}}{2 \cdot 10^{-14}} = 27 \text{ dB}.$$

b)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{10^{-11}}{4 \cdot 10^{-14}} = 24 \text{ dB},$$

c)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{5 \cdot 10^{-12}}{10^{-14}} = 27 \text{ dB}.$$

d)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{8 \cdot 10^{-12}}{3,33 \cdot 10^{-14}} = 23,8 \text{ dB}.$$

-o-O-o-

**Ejercicio 2.19 Solución**

a)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{10^{-11}}{2,001 \times 10^{-14}} = 26,97 \approx 27 \text{ dB}.$$

b)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{10^{-11}}{4,002 \times 10^{-14}} = 23,97 \approx 24 \text{ dB}.$$

c)

$$\frac{S}{N} \text{ (dB)} = 10 \log_{10} \frac{P_Y}{P_Z} = 10 \log_{10} \frac{0,818 \times 10^{-11}}{1,0005 \times 10^{-14}} = 29,12 \text{ dB}.$$

**Ejercicio 2.20 Solución**

a)

$$m_Y(t) = 1 + a$$

$$R_Y(\tau) = (1 + a^2) \cdot [\cos(\omega_A \tau) + \cos(\omega_B \tau)] + a \cdot [\cos(\omega_A(\tau - b)) + \cos(\omega_B(\tau - b)) + \cos(\omega_A(\tau + b)) + \cos(\omega_B(\tau + b))].$$

Como la media es una constante, y la función de autocorrelación depende únicamente de la diferencia entre instantes de tiempo,  $\tau$ , el proceso aleatorio es estacionario.

$$S_Y(j\omega) = \pi \cdot (1 + 2 \cdot a \cdot \cos(\omega b) + a^2) \cdot [\delta(\omega - \omega_A) + \delta(\omega + \omega_A) + \delta(\omega - \omega_B) + \delta(\omega + \omega_B)].$$

NOTA: Como tanto  $\omega_A$  como  $\omega_B$  son múltiplos enteros pares de  $\pi$ , al ser  $b$  un entero,  $\omega b$  es un múltiplo par de  $\pi$  tanto para  $\omega = \omega_A$  como para  $\omega = \omega_B$ , por lo que  $\cos(\omega(\tau \pm b)) = \cos(\omega\tau)$  y  $\cos(\omega b) = 1$  para esas dos frecuencias, por lo que las expresiones anteriores se pueden simplificar, y teniendo también en cuenta que  $1 + 2 \cdot a + a^2 = (1 + a)^2$ , quedarían como

$$R_Y(\tau) = (1 + a)^2 \cdot [\cos(\omega_A\tau) + \cos(\omega_B\tau)].$$

$$S_Y(j\omega) = \pi \cdot (1 + a)^2 \cdot [\delta(\omega - \omega_A) + \delta(\omega + \omega_A) + \delta(\omega - \omega_B) + \delta(\omega + \omega_B)].$$

La potencia del proceso es

$$P_Y = 2 \cdot (1 + a^2) + 2 \cdot a \cdot [\cos(\omega_A b) + \cos(\omega_B b)] = 2 \cdot (1 + a^2) + 4 \cdot a = 2 \cdot (1 + a)^2 \text{ Watt}$$

b)

$$m_Z = 2 \cdot m_Y = 2 \cdot (1 + a)$$

$$R_Z(\tau) = (1 + a^2) \cdot [\cos(\omega_A\tau)].$$

El proceso es estacionario, al no depender del tiempo ni la media ni la función de autocorrelación.

$$S_Z(j\omega) = \pi \cdot (1 + a)^2 \cdot [\delta(\omega - \omega_A) + \delta(\omega + \omega_A)].$$

$$P_Z = (1 + a)^2 \text{ Watt.}$$

NOTA: En caso de no haberse dado cuenta de las simplificaciones al considerar que  $\omega_A$  y  $\omega_B$  son múltiplos pares de  $\pi$ , las expresiones quedarían

$$R_Z(\tau) = TF^{-1} [S_Z(j\omega)] = (1 + a^2) \cdot [\cos(\omega_A\tau)] + a \cdot [\cos(\omega_A(\tau - b)) + \cos(\omega_A(\tau + b))].$$

$$S_Z(j\omega) = \pi \cdot (1 + 2 \cdot a \cdot \cos(\omega b) + a^2) \cdot [\delta(\omega - \omega_A) + \delta(\omega + \omega_A)].$$

$$P_Z = 1 + a^2 + 2 \cdot a \cdot \cos(\omega_A b) \text{ Watt.}$$