

# Señales Aleatorias y Modulación

## Práctico 1

### Procesos estocásticos

#### Caracterización, estacionariedad, filtrado lineal de procesos.

Cada ejercicio comienza con un símbolo el cuál indica su dificultad de acuerdo a la siguiente escala:  $\blacklozenge$  básica,  $\star$  media,  $\spadesuit$  avanzada, y  $\clubsuit$  difícil. Además puede tener un número, como 10.1 que indica el número de ejercicio del libro del curso, *Probability and Random Processes for Electrical and Computer Engineers*, John A. Gubner.

#### $\blacklozenge$ Ejercicio 1 (10.5)

Sea  $X_t$  definido en  $t > 0$ , un proceso de media nula y función de autocorrelación  $R_X(t_1, t_2) = \min(t_1, t_2)$ . Si  $X_t$  tiene distribución Gaussiana para cada  $t$ , hallar la densidad de probabilidad de  $X_t$ .

#### $\star$ Ejercicio 2

Hallar la función de autocorrelación del proceso  $X_n = Z_1 + Z_2 + \dots + Z_n$ ,  $n = 1, 2, \dots$ , donde el conjunto de V.A.  $\{Z_i\}$  son no correlacionadas, de media nula y varianza  $\sigma^2 = \text{var}(Z_i)$  para todo  $i$ .

#### $\star$ Ejercicio 3

Sea el proceso  $Y_t = X_t \cos(2\pi ft + \Theta)$ , donde  $X_t$  es un proceso estacionario en sentido amplio (WSS por sus siglas en inglés) de media nula y con autocorrelación  $R_X(\tau)$ .

- Si  $\Theta = 0$ . Hallar  $E[Y_t]$ ,  $R_Y(t, s)$  y  $E[Y_t^2]$ . ¿Es  $Y_t$  un proceso WSS?
- Ídem si  $\Theta$  es una variable aleatoria uniformemente distribuida en  $[-\pi, \pi]$  independiente del proceso  $X_t$ .

#### $\star$ Ejercicio 4

Sea una secuencia binaria aleatoria cuyos elementos llamaremos «0» y «1». Los dígitos tienen una duración  $T$ , son equiprobables e independientes de los dígitos anteriores. El tiempo de comienzo de la secuencia, u origen de tiempos, es aleatorio y uniformemente distribuido en  $[0, T]$ . Si se codifica en código bipolar sin retorno a 0, es decir «0»  $\Rightarrow -A$ , «1»  $\Rightarrow A$  ( $A$  es un nivel de tensión), hallar la autocorrelación de la secuencia y su densidad espectral de potencia.

#### $\star$ Ejercicio 5

Considerar que en el problema 3,  $X_t$  es una onda binaria aleatoria, y se cumple que  $f_0 \gg 1/T$ . Hallar  $R_Y(\tau)$ ,  $S_Y(f)$  y la potencia media de la señal. Graficarlas.

### ★ Ejercicio 6

Sea  $X_t$  un proceso estacionario y  $Z_t = X_t + X_{t-T_d}$ , con  $T_d$  constante.

- (a) Demostrar que  $Z_t$  es WSS
- (b) Hallar  $R_Z(\tau)$  y  $S_Z(f)$ , conocidos  $R_X(\tau)$  y  $S_X(f)$ .

### ◆ Ejercicio 7 (10.26)

Sean  $X_t$  un proceso WSS de media nula y autocorrelación  $(1 - |\tau|)I_{[-1,1]}(\tau)$  y un filtro con función de transferencia  $H(f)$  diseñado para que la salida del sistema  $Y_t$  tenga la función de autocorrelación

$$R_Y(\tau) = \frac{\sin(\pi\tau)}{\pi\tau}$$

cuando  $X_t$  es la entrada. Encontrar una fórmula para el filtro requerido  $H(f)$ .

### ★ Ejercicio 8

Sea  $X_n$  un proceso discreto de media  $m_X(n)$  y autocorrelación  $R_X(n, m)$ . Sea  $Y_n$  la salida de un filtro estable LTI de respuesta al impulso  $h(n)$  y entrada  $X_n$

$$Y_n = \sum_{i=-\infty}^{\infty} h(n-i)X_i$$

Demostrar que:

- (a)  $m_Y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)m_X(n-k)$
- (b)  $E[X_n Y_m] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)R_X(n, m-k)$
- (c)  $E[Y_n Y_m] = \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \left( \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)R_X(n-l, m-k) \right)$

Considerar ahora  $X_n$  WSS y  $h(n)$  real.

- (d) Obtener las expresiones anteriores en este caso.
- (e) Considerar  $R_{XY} = E[X_{n+m} Y_m]$ ,  $R_Y = E[Y_{n+m} Y_m]$  y demostrar que

$$S_{XY} = H(e^{j\theta})^* S_X(e^{j\theta}) \quad \text{y} \quad S_Y = |H(e^{j\theta})|^2 S_X(e^{j\theta})$$

Nota: En tiempo discreto se utiliza la transformada de Fourier discreta para  $S(e^{j\theta})$  y  $H(e^{j\theta})$ .

### ★ Ejercicio 9

Sea  $X_n$  un proceso real discreto, WSS, de media nula, y autocorrelación

$$R_X(n) = \sigma_X^2 \delta(n)$$

Sea  $Y_n$  la salida cuando  $X_n$  es la entrada a un sistema LTI estable, de respuesta al impulso  $h(n)$ . Mostrar que:

1.  $E[X_n Y_n] = h(0)\sigma_X^2$
2.  $\sigma_Y^2 = \sigma_X^2 \sum_{n=-\infty}^{\infty} h^2(n)$

# Solución

## Ejercicio 1

Por definición  $E[X_t] = 0$  y como  $var[X_t] = E[X_t X_t] = R_X(t, t) = \min(t, t) = t$  tenemos que  $X_t \sim N(0, t)$

## Ejercicio 2

Para  $m > n$

$$E[X_n X_m] = E \left[ X_n \left( X_n + \sum_{i=n+1}^m Z_i \right) \right] = E[X_n^2] + E \left[ X_n \left( \sum_{i=n+1}^m Z_i \right) \right]$$

Como  $E[Z_i Z_j] = 0$  para  $i \neq j$  y  $E[Z_i] = 0$ , para el primer término de la ec. anterior tenemos

$$E[X_n^2] = E \left[ \left( \sum_{i=1}^n Z_i \right)^2 \right] = \sum_{i=1}^n E[Z_i^2] = \sum_{i=1}^n var(Z_i) = n\sigma^2$$

y para el segundo

$$E \left[ X_n \left( \sum_{i=n+1}^m Z_i \right) \right] = E \left[ \left( \sum_{i=1}^n Z_i \right) \left( \sum_{i=n+1}^m Z_i \right) \right] = \sum_{i=1}^n \sum_{j=n+1}^m E[Z_i Z_j] = 0$$

El caso  $m < n$  es análogo al caso anterior ya que  $E[X_n X_m] = E[X_m X_n]$ . Por lo que

$$R_x(n, m) = E[X_n, X_m] = \min(n, m)\sigma^2$$

## Ejercicio 3

(a) Para ver si es estacionario en sentido amplio debemos ver si la media y la autocorrelación dependen del instante observado. Para la media tenemos

$$E[Y_t] = E[X_t \cos(\omega_0 t + \Theta)]$$

y como  $\Theta = 0$ ,  $\cos(\omega_0 t + \Theta)$  toma un valor constante y por lo tanto

$$E[Y_t] = \cos(\omega_0 t + \Theta) E[X_t]$$

como  $E[X_t] = 0$ , tenemos que

$$E[Y_t] = 0$$

En cuanto a la autocorrelación

$$R_Y(t, t + \tau) = E[Y_t Y_{t+\tau}] = E[X_t \cos(\omega_0 t + \Theta) X_{t+\tau} \cos(\omega_0(t + \tau) + \Theta)]$$

,de la misma manera que antes, los cosenos toman valores constantes, entonces

$$R_Y(t, t + \tau) = E[X_t X_{t+\tau}] \cos(\omega_0 t) \cos(\omega_0(t + \tau))$$

y utilizando la siguiente igualdad trigonométrica

$$\cos A \cos B = \frac{\cos(A + B) + \cos(A - B)}{2}$$

tenemos que

$$R_Y(t, t + \tau) = R_X(\tau) \left( \frac{\cos(\omega_0 \tau) + \cos(\omega_0(2t + \tau))}{2} \right)$$

Por lo que la autocorrelación es dependiente de  $t$ . Por lo tanto el proceso no es estacionario en sentido amplio y entonces no es estacionario.

(b) Al ser  $\Theta$  una variable aleatoria, ahora  $\cos(\omega_0 t + \Theta)$  es un proceso. Entonces, planteando el valor medio y la independencia entre los procesos tenemos

$$E[Y_t] = E[X_t \cos(\omega_0 t + \Theta)] = E[X_t] E[\cos(\omega_0 t + \Theta)] = 0$$

Planteando la autocorrelación y utilizando que  $X_t$  es estacionario tenemos

$$\begin{aligned} R_Y(t, t + \tau) &= E[Y_t Y_{t+\tau}] = E[X_t X_{t+\tau}] E[\cos(\omega_0 t + \Theta) \cos(\omega_0(t + \tau) + \Theta)] \\ &= R_X(\tau) \int_{-\pi}^{\pi} \frac{1}{2\pi} \cos(\omega_0 t + \Theta) \cos(\omega_0(t + \tau) + \Theta) d\Theta \\ &= R_X(\tau) \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \frac{\cos(\omega_0 \tau) + \cos(\omega_0(2t + \tau) + 2\Theta)}{2} d\Theta \\ &= R_X(\tau) \left( \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \frac{\cos(\omega_0 \tau)}{2} d\Theta + \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} \frac{\cos(\omega_0(2t + \tau) + 2\Theta)}{2} d\Theta \right) \end{aligned}$$

La primera integral, es la integral de una constante y la segunda es la integral de un coseno en una cantidad entera de ciclos, entonces:

$$R_Y(\tau) = R_X(\tau) \frac{\cos(\omega_0 \tau)}{2}$$

y el proceso es estacionario en sentido amplio.

#### Ejercicio 4

El proceso estocástico que resulta de codificar la secuencia binaria aleatoria puede escribirse como,

$$Y_t = \sum_{n=-\infty}^{\infty} A X_n p(t - nT + \epsilon).$$

Donde  $X_n$  es la secuencia binaria aleatoria,  $\epsilon$  es el retardo aleatorio de distribución uniforme en el intervalo  $[0, T]$  (que representa la dessincronización entre emisor y receptor) y  $p(t)$  es el pulso con que se codifica. En el caso de este problema  $p(t)$  es un pulso rectangular que vale uno de en el intervalo  $[0, T]$  y cero en el resto.

Intentaremos probar que el proceso  $T_t$  es estacionario en sentido amplio. Para ello es necesario demostrar que tiene media constante y que su autocorrelación depende únicamente de la diferencia entre los instantes de tiempo comparados.

A partir de la linealidad del operador esperanza y dado que  $X_n$  es independiente de  $\epsilon$  para todo valor de  $n$ , la esperanza de  $Y_t$  puede hallarse como

$$E[Y_t] = \sum_{n=-\infty}^{\infty} A E[X_n] E[p(t - nT + \epsilon)].$$

Como  $X_n$  es un proceso iid. con  $E[X_n] = 0$  para todo  $n$  entero, y por lo tanto se deduce que para todo instante  $t \in \mathbb{R}$ ,

$$E[Y_t] = 0.$$

Con esto se tiene que  $Y_t$  es un proceso de media constante. La autocorrelación está dada por,

$$R_Y(t, s) = E[Y_t Y_s].$$

El cálculo de la autocorrelación del proceso  $Y_t$  se realizará en dos pasos. Primero se estudiará  $R_Y(t, s)$  cuando  $|t - s| > T$ . Luego se estudiara el caso complementario.

**Caso**  $|t - s| > T$

La autocorrelación del proceso  $Y_t$  está dada por,

$$R_Y(t, s) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \sum_{m=-\infty}^{\infty} A^2 E[X_n X_m] E[p(t - nT + \epsilon)p(s - mT + \epsilon)].$$

En la ecuación anterior aparece la auto correlación de la secuencia  $X_n$ ,

$$E[X_n X_m] = R_X(n - m) = \delta(n - m)$$

que depende sólo de  $n - m$  ya que  $X_n$  es estacionaria por ser iid. Por lo tanto en la suma anterior el término que depende de  $X_n$  sólo será distinto de cero (y valdrá  $\sigma_X^2 = 1$ ) cuando  $n$  y  $m$  sean iguales. Por lo tanto la autocorrelación puede escribirse como

$$R_Y(t, s) = A^2 \sum_{n=-\infty}^{\infty} E[p(t - nT + \epsilon)p(s - nT + \epsilon)].$$

La función  $\phi(t, s) = p(t - nT + \epsilon)p(s - nT + \epsilon)$  vale cero para cualquier combinación de  $t$ ,  $s$  y  $n$ , ya que la separación entre  $t$  y  $s$  es mayor que la duración de los pulsos. Por lo tanto,

$$R_Y(t, s) = 0 \quad \text{si } |t - s| > T$$

**Caso**  $|t - s| \leq T$

En este caso los instantes  $t$  y  $s$  pueden o no pertenecer a un mismo pulso. Llamemos  $\Gamma$  al suceso “ $t$  y  $s$  no son instantes de un mismo pulso (o tiempo de bit)”, la esperanza que define a la autocorrelación puede calcularse como

$$R_Y(t, s) = E[Y_t Y_s | \Gamma] P(\Gamma) + E[Y_t Y_s | \Gamma^c] (1 - P(\Gamma)).$$

La primera esperanza de la ecuación anterior puede calcularse de manera análoga a lo que se hizo para el caso  $|t - s| > T$ , ya que está condicionada a que suceda  $\Gamma$ . Teniendo en cuenta de que  $\Gamma$  sólo depende del valor que tome  $\epsilon$  y operando como se hizo antes, la segunda esperanza puede expresarse como

$$E[Y_t Y_s | \Gamma^c] = A^2 \sum_{n=-\infty}^{\infty} E[p(t - nT + \epsilon)p(s - nT + \epsilon) | \Gamma^c].$$

La condicionalidad a  $\Gamma^c$  implica que el  $\epsilon$  es tal que  $t$  y  $s$  “caen” en un mismo pulso. Por otro lado, dados  $t$  y  $s$  habrá un único valor de  $n_0$  para el cual  $\phi(t, s)$  sea distinto de cero (el pulso al que pertenecen dichos instantes). Es decir,

$$E[Y_t Y_s | \Gamma^c] = A^2 E[p(t - n_0T + \epsilon)p(s - n_0T + \epsilon) | \Gamma^c] = A^2.$$

Donde la última igualdad se deduce de que  $p(t - n_0T + \epsilon)p(s - n_0T + \epsilon) = 1$ , es decir es independiente de  $\epsilon$ . Finalmente queda calcular la probabilidad de que se de el suceso  $\Gamma$ , es decir que  $t$  corresponda a un pulso distinto que  $s$ , o dicho de otro modo que haya una transición de pulso entre ellos. Matemáticamente hay que calcular la probabilidad de que se cumpla

$$s < n_0T + \epsilon < t$$

asumiendo  $t < s$  y siendo  $n_0$  el único entero para el cual  $|t - n_0T|$  y  $|s - n_0T|$  son menores que  $T$ . La condición anterior puede escribirse de la forma,

$$s - n_0T < \epsilon < t - n_0T.$$

Como  $\epsilon$  tiene distribución  $U[0, T]$ , la probabilidad puede calcularse como,

$$P(s - n_0T < \epsilon < t - n_0T) = \int_{s-n_0T}^{t-n_0T} \frac{1}{T} d\epsilon = \frac{t-s}{T}.$$

El caso en que  $s \geq t$  se calcula en forma análoga, con lo cual

$$P(\Gamma) = \frac{|t-s|}{T}.$$

Finalmente, sustituyendo las expresiones halladas en los dos casos estudiados, la autocorrelación de  $Y_t$  queda dada por,

$$R_Y(t, s) = E[Y_t Y_s] = A^2 \left( 1 - \frac{|t-s|}{T} \right).$$

Puede verse entonces que la autocorrelación depende únicamente de la diferencia entre los instantes comparados. Por lo tanto el proceso es estacionario en sentido amplio y su autocorrelación puede escribirse de la forma,

$$R_Y(\tau) = A^2 \Lambda \left( \frac{\tau}{T} \right)$$

## Ejercicio 5

Como vimos en el problema 3,

$$R_Y(\tau) = R_X(\tau) \frac{\cos(\omega_0 \tau)}{2}$$

En este caso tenemos,  $R_X(\tau) = A^2 \Lambda(\frac{\tau}{T})$ . Por lo tanto la ecuación anterior puede expresarse como

$$R_Y(\tau) = A^2 \Lambda\left(\frac{\tau}{T}\right) \frac{\cos(\omega_0 \tau)}{2}$$

La densidad espectral de potencia  $S_Y(f)$  es la transformada de fourier de la autocorrelación, es decir:

$$S_Y(f) = A^2 T \text{sinc}^2(fT) * \frac{\delta(f - f_0) + \delta(f + f_0)}{4}$$

Finalmente:

$$S_Y(f) = \frac{A^2 T}{4} \left[ \text{sinc}^2((f - f_0)T) + \text{sinc}^2((f + f_0)T) \right]$$

La potencia de la señal la podemos obtener evaluando la autocorrelación en 0:

$$R_Y(0) = A^2 \Lambda\left(\frac{0}{T}\right) \frac{\cos(0)}{2} = \frac{A^2}{2}$$

## Ejercicio 6

(a) Al plantear la esperanza tenemos

$$E[Z_t] = E[X_t + X_{t-T_d}] = E[X_t] + E[X_{t-T_d}]$$

la cual no depende de  $t$  ya que  $E[X_t]$  no depende de  $t$ . Para la autocorrelación tenemos

$$\begin{aligned} R_Z(t, s) &= E[Z_t Z_s] = E[(X_t + X_{t-T_d})(X_s + X_{s-T_d})] \\ &= E[X_t X_s] + E[X_t X_{s-T_d}] + E[X_{t-T_d} X_s] + E[X_{t-T_d} X_{s-T_d}] \\ &= 2R_X(t - s) + R_X(t - s + T_d) + R_X(t - s - T_d) \end{aligned}$$

la cual depende de  $t$  y  $s$  a través de su diferencia. Por lo que  $Z_t$  es WSS.

(b)

$$R_Z(\tau) = 2R_X(\tau) + R_X(\tau + T_d) + R_X(\tau - T_d)$$

y

$$S_Z(f) = S_X(f) (2 + e^{-j2\pi f T_d} + e^{j2\pi f T_d}) = 2S_X(f)(1 + \cos(2\pi f T_d))$$

### Ejercicio 7

Transformando  $R_X(\tau)$  tenemos que  $S_X(f) = [\sin(\pi f)/(\pi f)]^2$ . El objetivo es elegir un filtro  $H(f)$  tal que  $R_Y(\tau) = \sin(\pi\tau)/(\pi\tau)$ . Sabemos que  $S_Y(f) = |H(f)|^2 S_X(f)$  y a su vez  $S_Y(f) = I_{[-1/2, 1/2]}(f)$  por lo que:

$$I_{[-1/2, 1/2]}(f) = |H(f)|^2 \left[ \frac{\sin(\pi f)}{\pi f} \right]^2$$

Y entonces:

$$H(f) = \begin{cases} \frac{\pi f}{\sin(\pi f)} & \text{si } |f| \geq 1/2 \\ 0 & \text{si } |f| < 1/2 \end{cases}$$

### Ejercicio 8

Haciendo el cambio de variable  $k = n - i$ , podemos escribir

$$Y_n = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) X_{n-k}$$

(a)

$$\begin{aligned} m_Y(n) = E[Y_n] &= E \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) X_{n-k} \right] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) E[X_{n-k}] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) m_X(n-k) \end{aligned}$$

(b)

$$\begin{aligned} E[X_n Y_m] &= E \left[ X_n \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) X_{m-k} \right] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) E[X_n X_{m-k}] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n, m-k) \end{aligned}$$

(c)

$$\begin{aligned} E[Y_n Y_m] &= E \left[ \left( \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) X_{n-l} \right) Y_m \right] = \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) E[X_{n-l} Y_m] \\ &= \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n-l, m-k) \end{aligned}$$



(d)

$$\begin{aligned}m_Y(n) &= m_X \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \\E[X_n Y_m] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n - m + k) \\E[Y_n Y_m] &= \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n - m - (l - k))\end{aligned}$$

(e)

$$\begin{aligned}S_{XY} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} R_{XY}(n) e^{-j\theta n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n + k) \right] e^{-j\theta n} \\&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \left[ \sum_{n=-\infty}^{\infty} R_X(n + k) e^{-j\theta n} \right] \\&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta(m-k)} \right] \\&= \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{j\theta k} \right] \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta m} \right] \\&= \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{-j\theta k} \right]^* \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta m} \right], \quad (\text{dado que } h \text{ es real}) \\&= H(e^{j\theta})^* S_X(e^{j\theta})\end{aligned}$$
  
$$\begin{aligned}S_Y &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} R_Y(n) e^{-j\theta n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \left[ \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(n - (l - k)) \right] e^{-j\theta n} \\&= \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \left[ \sum_{n=-\infty}^{\infty} R_X(n - (l - k)) e^{-j\theta n} \right] \\&= \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta(m+(l-k))} \right] \\&= \left[ \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) e^{-j\theta l} \right] \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{j\theta k} \right] \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta m} \right] \\&= \left[ \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) e^{-j\theta l} \right] \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) e^{-j\theta k} \right]^* \left[ \sum_{m=-\infty}^{\infty} R_X(m) e^{-j\theta m} \right] \\&= H(e^{j\theta}) H(e^{j\theta})^* S_X(e^{j\theta}) = |H(e^{j\theta})|^2 S_X(e^{j\theta})\end{aligned}$$

### Ejercicio 9

Utilizando los resultados del ejercicio anterior tenemos que

$$E[X_n Y_n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(k) = h(0) \sigma_X^2$$

y

$$\sigma_Y^2 = E[Y_n^2] = \sum_{l=-\infty}^{\infty} h(l) \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) R_X(k-l) = \sigma_X^2 \sum_{k=-\infty}^{\infty} h^2(k)$$