Xử lý tín hiệu số



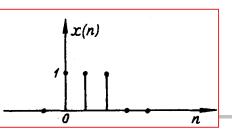
TS. Nguyễn Hồng Quang

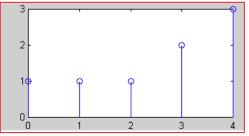
Bộ môn Kỹ thuật máy tính Viện Công nghệ thông tin và Truyền thông Trường Đại học Bách Khoa Hà Nội



- 2.6. Tương quan của các tín hiệu rời rạc
 - 2.6.1. Tương quan chéo và tự tương quan
 - 2.6.2. Tính chất của dãy tương quan chéo và dãy tự tương quan
 - 2.6.3. Tương quan của các tín hiệu tuần hoàn
 - 2.6.4. Tương quan của các tín hiệu vàora của hệ thống

2.6.1. Tương quan chéo và tự tương quan

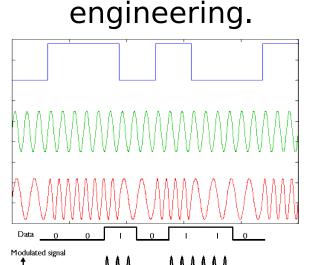


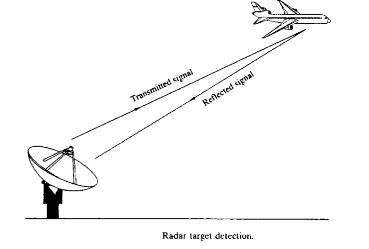


Tương quan chéo

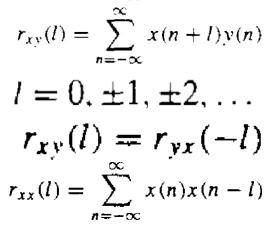
 $r_{xy}(l) = \sum_{n} x(n)y(n-l)$

Độ đo sự giống nhau giữa hai tín hiệu: radar, sonar,
 Truyền thông số, Địa chất, and other areas in science and





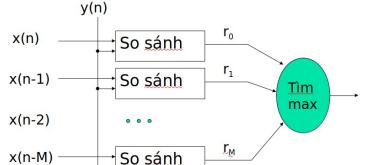
 $y(n) = \alpha x(n - D) + w(n)$

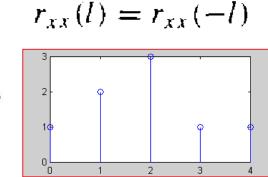


 $y(n) = x_i(n) + w(n)$

i = 0, 1

 $0 \le n \le L-1$







2.6.2. Tính chất của dãy tương quan chéo và dãy tự tương quan: Tìm giới hạn trên của $r_{xy}(I)$, $r_{xx}(I)$

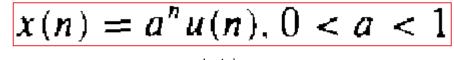
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} [ax(n) + by(n-l)]^2 = a^2 r_{xx}(0) + b^2 r_{yy}(0) + 2abr_{xy}(l) \ge 0$$

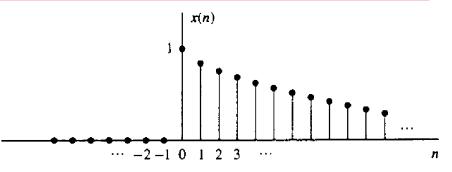
$$|r_{xx}(l)| \le r_{xx}(0) = E_x r_{xx}(0) \left(\frac{a}{b}\right)^2 + 2r_{xy}(l) \left(\frac{a}{b}\right) + r_{yy}(0) \ge 0$$

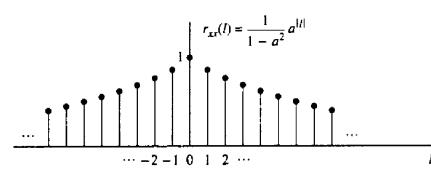
$$|r_{xy}(l)| \le \sqrt{r_{xx}(0)r_{yy}(0)} = \sqrt{E_x E_y}$$

$$\rho_{xx}(l) = \frac{r_{xx}(l)}{r_{xx}(0)} |\rho_{xx}(l)| \le 1$$

$$\rho_{xy}(l) = \frac{r_{xy}(l)}{\sqrt{r_{xx}(0)r_{yy}(0)}} \ |\rho_{xy}(l)| \le 1$$







2.60 What is the normalized autocorrelation sequence of the signal x(n) given by

$$x(n) = \begin{cases} 1, & -N \le n \le N \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$



2.6.3. Tương quan của các tín hiệu tuần hoàn (với chu kỳ N)

$$r_{xy}(l) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) y(n-l) \quad r_{xx}(l) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x(n) x(n-l)$$

Xác định chu kỳ tuần hòan của tín hiệu tuần hòan, thu được trong môi trường bị nhiễu tác động.

$$y(n) = x(n) + w(n)$$

M mẫu $y(n), 0 < n < M-1$

$$r_{yy}(l) = \frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} y(n)y(n-l) = r_{xx}(l) + r_{xw}(l) + r_{wx}(l) + r_{ww}(l)$$

- $r_{xx}(I)$: biểu diễn cùng chu kỳ tuần hoàn, chứa các đỉnh lớn tại I=0, I=
- $r_{xw}(I)$ và $r_{wx}(I)$: nhỏ ???
- $r_{ww}(I)$: có một đỉnh tại I = 0, giảm về 0.
- $r_{yy}(I)$: có giá trị lớn tại I=0, có các đỉnh tại I=N, 2N, ... nhưng suy giảm dần

Ví dụ

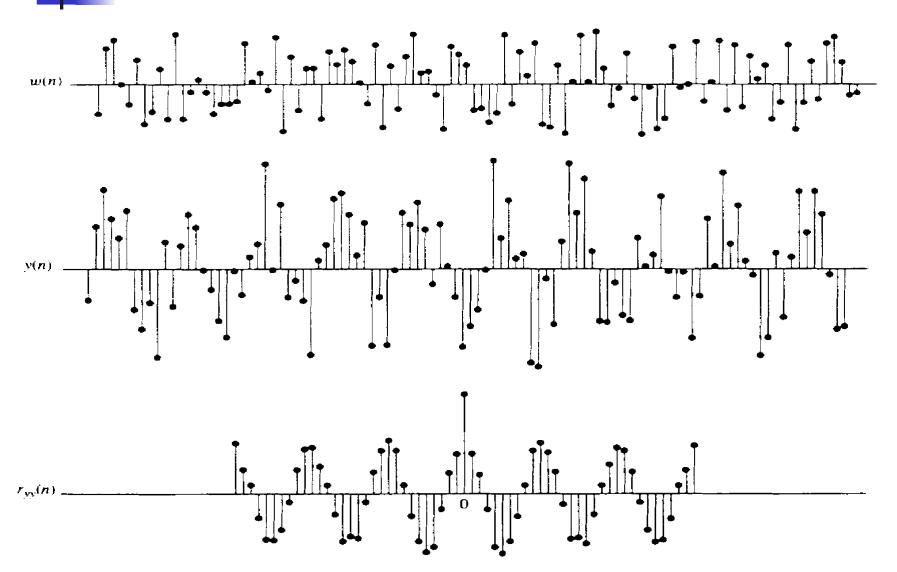
- Cho tín hiệu $x(n) = \sin(\pi/5)n$
 - Với 0 < n < 99
 - Bị tác động bởi nhiễu cộng ngẫu nhiên w(n),
 - w(n) tuân theo phân bố đều (uniform distribution) trong khoảng $(-\Delta/2, \Delta/2)$, Δ là tham số của phân bố.
- Tín hiệu quan sát được: y(n) = x(n) + w(n).
- Xác định dãy tự tương quan r_{vy}(n)
- Xác định chu kỳ của tín hiệu x(n).

$$\frac{P_w = \Delta^2/12}{P_x = \frac{1}{2}}$$
 SNR = $\frac{P_x}{P_w} = \frac{\frac{1}{2}}{\Delta^2/12} = \frac{6}{\Delta^2}$

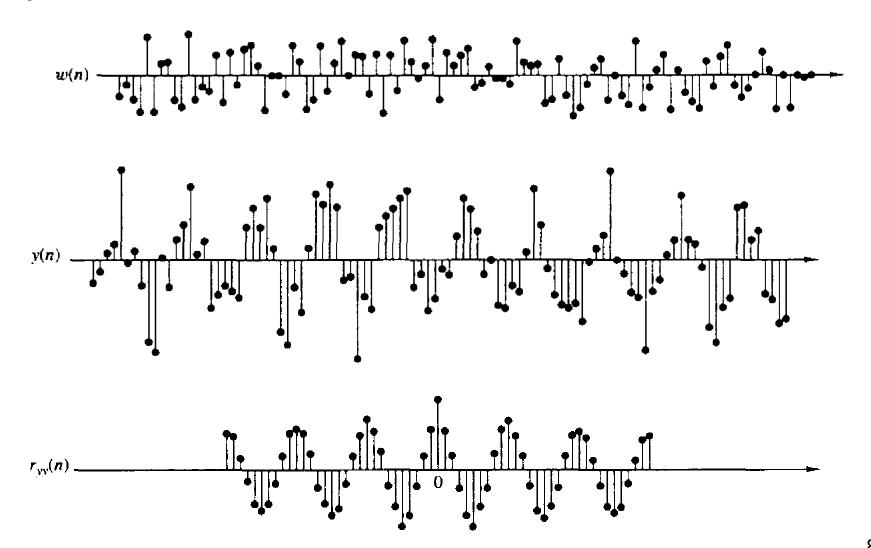
$$10\log_{10} (P_x/P_w)$$

SNR = 1 dB

Nhận xét



SNR = 5dB



Dãy tương quan vào-ra của hệ

$$y(n) = h(n) * x(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) \quad r_{yx}(l) = y(l) * x(-l)$$

$$= h(l) * [x(l) * x(-l)]$$

$$r_{yx}(l) = h(l) * r_{xx}(l)$$

$$r_{xy}(l) = h(-l) * r_{xx}(l)$$

$$r_{yy}(l) = r_{hh}(l) * r_{xx}(l)$$

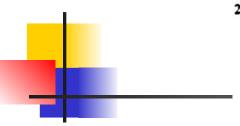
$$r_{yy}(0) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} r_{hh}(k)r_{xx}(k)$$

2.61 An audio signal s(t) generated by a loudspeaker is reflected at two different walls with reflection coefficients r_1 and r_2 . The signal x(t) recorded by a microphone close to the loudspeaker, after sampling, is

$$x(n) = s(n) + r_1 s(n - k_1) + r_2 s(n - k_2)$$

where k_1 and k_2 are the delays of the two echoes.

- (a) Determine the autocorrelation $r_{xx}(l)$ of the signal x(n).
- (b) Can we obtain r_1 , r_2 , k_1 , and k_2 by observing $r_{xx}(l)$?
- (c) What happens if $r_2 = 0$?



2.62* Time-delay estimation in radar Let $x_a(t)$ be the transmitted signal and $y_a(t)$ be the received signal in a radar system, where

$$y_a(t) = ax_a(t - t_d) + v_a(t)$$

and $v_a(t)$ is additive random noise. The signals $x_a(t)$ and $y_a(t)$ are sampled in the receiver, according to the sampling theorem, and are processed digitally to determine the time delay and hence the distance of the object. The resulting discrete-time signals are

$$x(n) = x_a(nT)$$

$$y(n) = y_a(nT) = ax_a(nT - DT) + v_a(nT)$$

$$\stackrel{\triangle}{=} ax(n-D) + v(n)$$

- (a) Explain how we can measure the delay D by computing the crosscorrelation $r_{xy}(l)$.
- **(b)** Let x(n) be the 13-point Barker sequence

$$x(n) = \{+1, +1, +1, +1, +1, -1, -1, +1, +1, -1, +1, -1, +1\}$$

and v(n) be a Gaussian random sequence with zero mean and variance $\sigma^2 = 0.01$. Write a program that generates the sequence y(n), $0 \le n \le 199$ for a = 0.9 and D = 20. Plot the signals x(n), y(n), $0 \le n \le 199$.

- (c) Compute and plot the crosscorrelation $r_{xy}(l)$, $0 \le l \le 59$. Use the plot to estimate the value of the delay D.
- (d) Repeat parts (b) and (c) for $\sigma^2 = 0.1$ and $\sigma^2 = 1$.
- (e) Repeat parts (b) and (c) for the signal sequence

which is obtained from the four-stage feedback shift register shown in Fig. P2.62.

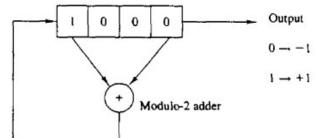


Figure P2.61 Linear feedback shift register.



Note that x(n) is just one period of the periodic sequence obtained from the feedback shift register.

(f) Repeat parts (b) and (c) for a sequence of period $N = 2^7 - 1$, which is obtained from a seven-stage feedback shift register. Table 2.3 gives the stages connected to the modulo-2 adder for (maximal-length) shift-register sequences of length $N = 2^m - 1$.

TABLE 2.3 SHIFT-REGISTER
CONNECTIONS FOR GENERATING
MAXIMAL-LENGTH SEQUENCES

m	Stages Connected to Modulo-2 Adder
1	1
	1, 2
3	1, 3
2 3 4 5	1, 4
5	1, 4
6	1, 6
7	1, 7
8	1, 5, 6, 7
9	1, 6
10	1. 8
11	1, 10
12	1, 7, 9, 12
13	1, 10, 11, 13
14	1, 5, 9, 14
15	1, 15
16	1, 5, 14, 16
17	1, 15