




دانشگاه فردوسی مشهد



MV Lab
Ferdowsi University of Mashhad
mvlab.um.ac.ir

سیگنال ها و سیستم ها


درس سوم
حمیدرضا پوررضا



MV Lab
Ferdowsi University of Mashhad
mvlab.um.ac.ir

موضوعات این جلسه

- بیان سیگنال‌های DT بر حسب نمونه‌های واحد شیف‌یافته
- بیان کانولوشن برای سیستم‌های DT و LTI
- چند مثال
- پاسخ پله واحد و خصوصیات سیستم‌های DT و LTI



2

H.R. POURREZA

بهره گیری از جمع آثار و تغییر ناپذیری با زمان



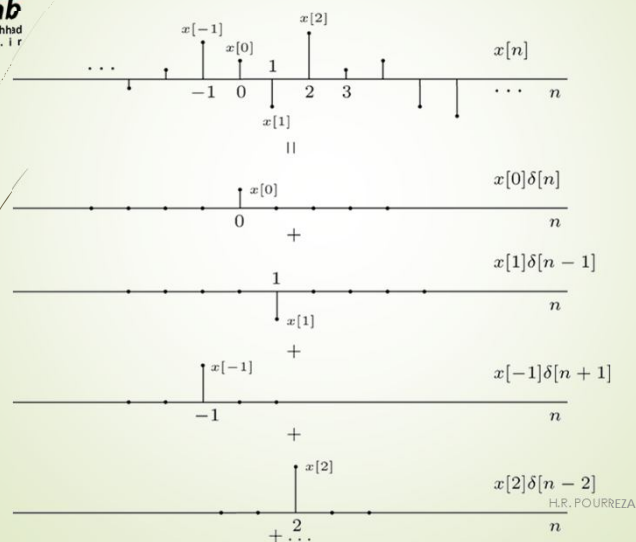
$$x[n] = \sum_k a_k x_k[n] \xrightarrow{\text{Linear System}} y[n] = \sum_k a_k y_k[n]$$

- سوال: آیا مجموعه‌ای از سیگنال‌های پایه وجود دارد که:
- مجموعه‌ی بزرگی از سیگنال‌ها بتواند با ترکیبی از این سیگنال‌های پایه بیان شود
- پاسخ سیستم‌های LTI (DT یا CT) به این سیگنال‌های پایه ساده و روشن باشد
- برای سیستم‌های LTI (DT یا CT) دو انتخاب طبیعی وجود دارد
 - برای DT نمونه‌های واحد (Unit Sample) شیف‌ت‌یافته
 - برای CT ایمپالس‌های واحد (Unit Impulse) شیف‌ت‌یافته

3

H.R. POURREZA

بیان یک سیگنال گسسته در زمان با استفاده از نمونه های واحد



4

H.R. POURREZA

بیان یک سیگنال گسسته در زمان با استفاده از نمونه های واحد

MV Lab
Ferdowsi University of Mashhad
m v l a b . u m . a c . i r

بدین ترتیب

$$x[n] = \dots + x[-2]\delta[n+2] + x[-1]\delta[n+1] + x[0]\delta[n] + x[1]\delta[n-1] + \dots$$

$$\Downarrow$$

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \underbrace{x[k]}_{\text{Coefficients}} \underbrace{\delta[n-k]}_{\text{Basic Signals}}$$

خاصیت غربالی (sifting) تابع نمونه‌ی واحد

5

H.R. POURREZA

بیان یک سیگنال گسسته در زمان با استفاده از نمونه های واحد

MV Lab
Ferdowsi University of Mashhad
m v l a b . u m . a c . i r

$x[n] \rightarrow \text{DT System} \rightarrow y[n]$

فرض کنید که سیستم خطی است، و پاسخ آن به $\delta[n-k]$ برابر با $h_k[n]$ است

$$\delta[n-k] \rightarrow h_k[n]$$

$$\Downarrow$$

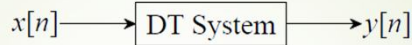
بر اساس جمع آثار

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k] \rightarrow y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h_k[n]$$

6

H.R. POURREZA

بیان یک سیگنال گسسته در زمان با استفاده از نمونه های واحد



حال فرض کنید که سیستم LTI است، و پاسخ نمونه واحد را $h[n]$ فرض کنید

$$\delta[n] \rightarrow h[n]$$

بر اساس تغییرناپذیری با زمان



$$\delta[n - k] \rightarrow h[n - k]$$

بر اساس خطی بودن و تغییرناپذیری با زمان

$$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n - k] \rightarrow y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n - k]$$

Convolution Sum H.R. POURREZA

7

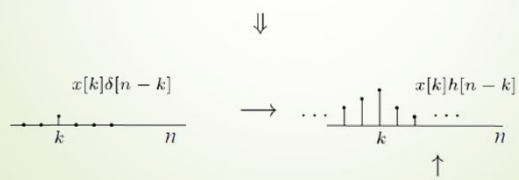
جمع کانولوشن، بیان پاسخ سیستم های LTI



$$y[n] = x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n - k]$$



تفسیر



Sum up responses over all k

H.R. POURREZA

8

کانولوشن

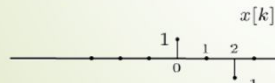
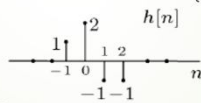
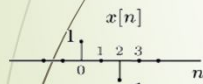


نمایش عملکرد کانولوشن $y[n]=x[n]*h[n]$

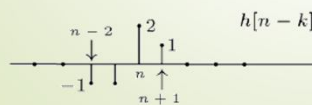
برای n مقداری در نظر گرفته، آن را ثابت فرض کنید

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$$

به عنوان تابعی از k و با مقدار ثابت n



$y[0] = \sum$ prod of overlap for $n = 0$



$y[1] = \sum$ prod of overlap for $n = 1$

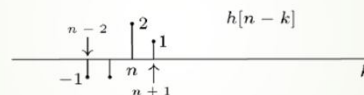
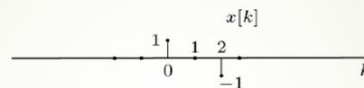
H.R. POURREZA

9

کانولوشن



محاسبه مقادیر متوالی: شیفت، ضرب و جمع



$$\begin{aligned}
 y[n] &= 0 \quad \text{for } n < -1 \\
 y[-1] &= 1 \times 1 = 1 \\
 y[0] &= 0 \times 1 + 1 \times 2 = 2 \\
 y[1] &= (-1) \times 1 + 0 \times 2 + 1 \times (-1) = -2 \\
 y[2] &= (-1) \times 2 + 0 \times (-1) + 1 \times (-1) = -3 \\
 y[3] &= (-1) \times (-1) + 0 \times (-1) = 1 \\
 y[4] &= (-1) \times (-1) = 1 \\
 y[n] &= 0 \quad \text{for } n > 4
 \end{aligned}$$

H.R. POURREZA

10

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



1- یک سیستم LTI گسسته در زمان می تواند کاملاً با پاسخ نمونه واحد آن مشخص شود

مثال 1: $h[n] = \delta[n - n_0]$

$$y[n] = x[n - n_0]$$

⇓

$$x[n] * \delta[n - n_0] = x[n - n_0]$$

11

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



مثال 2- $y[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$ انباشتگر پاسخ نمونه واحد

$$h[n] = \sum_{k=-\infty}^n \delta[k] = u[n]$$

⇓

$$x[n] * u[n] = \sum_{k=-\infty}^n x[k]$$

12

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



2- خاصیت جابجایی

$$y[n] = x[n] * h[n] = h[n] * x[n]$$

برای اثبات این رابطه، بسادگی می توان از یک تغییر متغیر $t = n - k$ در رابطه $y[n] = x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]h[n-k]$ استفاده کرد.

در این صورت رابطه $y[n] = \sum_{t=-\infty}^{\infty} x[n-t]h[t]$ و یا رابطه ی $y[n] = h[n] * x[n]$ بدست خواهد آمد که معادل است با $y[n] = \sum_{t=-\infty}^{\infty} h[t]x[n-t]$

13

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



2- خاصیت جابجایی (ادامه)

مثال 1: ارتباط پاسخ پله ($s[n]$) و پاسخ نمونه واحد ($h[n]$)

$$s[n] = u[n] * h[n] = h[n] * u[n]$$

↑
step
input

↑
"input"

↑
Unit Sample response
of accumulator

↓

$$s[n] = \sum_{k=-\infty}^n h[k]$$

14

H.R. POURREZA

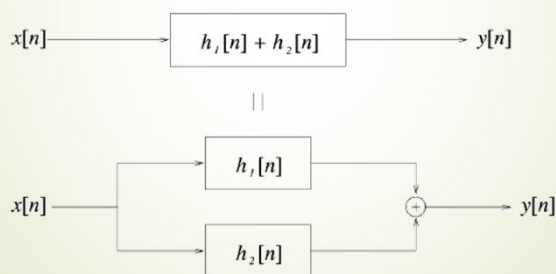
خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



3- خاصیت توزیع پذیری

$$x[n] * (h_1[n] + h_2[n]) = x[n] * h_1[n] + x[n] * h_2[n]$$

تفسیر



15

H.R. POURREZA

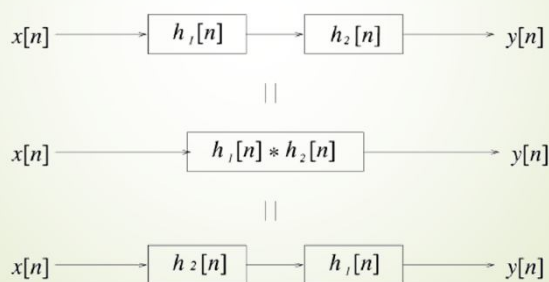
خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



4- خاصیت شرکت پذیری

$$x[n] * (h_1[n] * h_2[n]) = (x[n] * h_1[n]) * h_2[n]$$

مفهوم (خاص سیستم های LTI)



16

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k]$$

بدون حافظه بودن) با توجه به رابطه بالا، سیستم بدون حافظه است اگر و تنها اگر:

$$h[n] = 0 \quad \forall n \neq 0 \Rightarrow y[n] = k \cdot x[n]$$

معکوس پذیری) سیستم معکوس پذیر است اگر و تنها اگر:

$$\exists h'[n] \mid h[n] * h'[n] = \delta[n]$$

17

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



علیت) سیستم علی است اگر و تنها اگر:

$$h[n] = 0 \quad \forall n < 0 \quad y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k] = \sum_{k=0}^{\infty} h[k]x[n-k]$$

همانطور که مشاهده می شود خروجی تنها به گذشته ورودی ربط دارد

18

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



پایداری) سیستم پایدار است اگر و تنها اگر:

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| < \infty$$

به خاطر بیاورید: شرط BIBO $\forall n: |x[n]| < T_1 \Rightarrow |y[n]| < T_2$

اثبات: 1) اگر رابطه $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| = \alpha < \infty$ برقرار باشد سیستم پایدار است

فرض کنید $|x[n]| < T_1$

$$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k]$$

$$|y[n]| = \left| \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k] \right| \leq \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| |x[n-k]| \leq T_1 \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| = T_1 \alpha$$

19

H.R. POURREZA

خصوصیات کانولوشن و سیستم های LTI گسسته در زمان



پایداری) ادامه

اثبات: 2) اگر سیستم پایدار باشد آنگاه $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| < \infty$

عکس نقیض را اثبات می کنیم.

پس اگر $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| = \infty$ باشد سیستم ناپایدار است

برای سیستم مفروض با پاسخ نمونه واحد $h[n]$ ورودی محدود زیر را در نظر بگیرید:

$$x[n] = \begin{cases} 0 & \text{if } h[-n] = 0 \\ \frac{|h[-n]|}{h[-n]} & \text{if } h[-n] \neq 0 \end{cases}$$

$$y[0] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[0-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[-k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \frac{|h[k]|}{h[k]}$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| = \infty \quad \text{ورودی محدود، خروجی نامحدود: ناپایدار}$$

20

H.R. POURREZA