CHAPTER 03

이산 시스템의 시간 영역 해석

Time Domain Analysis of Discrete systems

온성권 전자통신공학과

23-2학기

Contents

- 3.1 시스템의 임펄스 응답 Impulse Response
- 3.2 이산 LTI 시스템의 컨벌루션 표현 Convolution
- 3.3 컨벌루션 합의 계산과 성질
- 3.4 차분 방정식에 의한 이산 LTI 시스템의 해석
- 3.5 임펄스 응답과 시스템의 특성

시간 영역 해석

이산 시스템의 시간 영역 해석

- 입/출력 신호를 시간 함수로 표현하여 시스템의 표현식을 구하고, 이를 이용하여 시스템의 특성을 해석하는 것
- 시스템 입출력 관계
 - : 차분 방정식 또는 컨벌루션 합의 형태로 표현됨

고유 응답과 강제 응답

- 고유응답 Natural Response
 - 시스템의 특성을 반영하는 응답
 - 시스템 모드들로만 구성됨
- 강제응답 Forced Response
 - 외부 입력의 특성을 반영하는 응답

영입력 응답과 영상태 응답

영입력 응답 - Zero Input Response

- 초기 조건에 의한 응답 성분
- 외부 입력에 독립적(입력=0)인 시스템 자체의 내부 조건에 대한 응답
- 시스템의 여러 본질적 특성을 파악 가능

영상태 응답 - Zero State Response

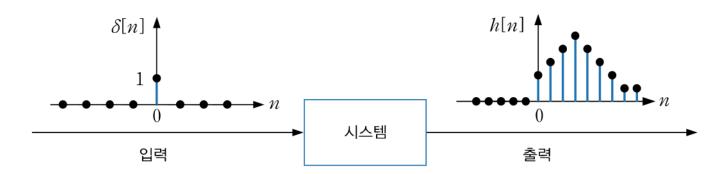
- 외부에서 넣어주는 입력만에 대한 응답
- 시스템 내부 조건과는 무관하게(초기 조건=0) 외부 입력에 대한 반응
- 원하는 결과를 얻기 위한 입력의 제어 방법 습득 가능

임펄스 응답 - Impulse Response

임펄스 응답 - Impulse Response

- 시스템의 입력이 임펄스 함수일 때의 응답
- 모든 초기 조건은 0으로 가정

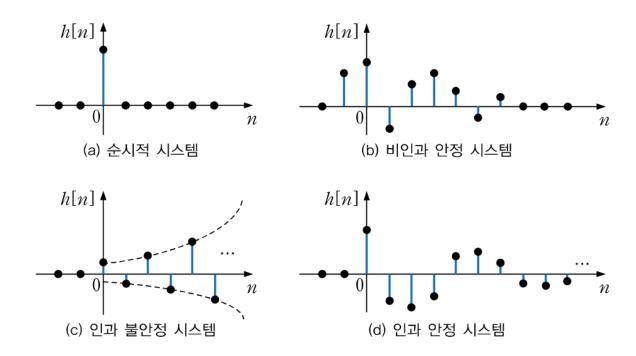
$$h[n] = L\{\delta[n]\}$$



[그림 3-1] 시스템 임펄스 응답의 발생

임펄스 응답 - Impulse Response

● 임펄스 응답



[그림 3-2] 여러 시스템의 임펄스 응답

FIR 시스템과 IIR 시스템

- 유한 임펄스 응답(Finite Impulse System FIR) 시스템
 - 임펄스 응답의 샘플 수가 유한한 시스템
 - 시스템 차분 방정식이 MA항들로만 이루어짐
 - Eg, y[n] = ax[n] + bx[n-1]
- 무한 임펄스 응답(Infinite Impulse System IIR) 시스템
 - 임플스 응답의 샘플 수가 무한한 시스템
 - 시스템 차분 방정식이 AR항을 반드시 포함함
 - Eg, y[n] + ay[n-1] = bx[n]

FIR 시스템과 IIR 시스템

예제 3-1

다음의 차분 방정식으로 표현되는 이산 시스템의 임펄스 응답을 구하라.

(a)
$$y[n] = ax[n] + bx[n-1]$$
 (b) $y[n] + ay[n-1] = bx[n]$

(b)
$$y[n] + ay[n-1] = bx[n]$$

풀이

(a) 임펄스 응답 : 시스템 차분 방정식에 $x[n] = \delta[n]$ 을 대입

$$h[n] = a \, \delta[n] + b \, \delta[n-1]$$

$$n=0$$
일 때, $h[0]=a\delta[0]+b\delta[-1]=a\cdot 1+b\cdot 0=a$
 $n=1$ 일 때, $h[1]=a\delta[1]+b\delta[0]=a\cdot 0+b\cdot 1=b$
 $n=2$ 일 때, $h[2]=a\delta[2]+b\delta[1]=a\cdot 0+b\cdot 0=0$
:

→ 따라서 이 시스템은 FIR 시스템이다.

FIR 시스템과 IIR 시스템

예제 3-1

풀이

(b) $h[n] = -ah[n-1] + b\delta[n]$ 에 반복하여 대입법을 적용한다. 이때 h[-1] = y[-1]이므로

$$n=0$$
일 때, $h[0]=-ah[-1]+b\delta[0]=(-a)\cdot 0+b\cdot 1=b$
 $n=1$ 일 때, $h[1]=-ah[0]+b\delta[1]=(-a)\cdot b+b\cdot 0=(-a)b$
 $n=2$ 일 때, $h[2]=-ah[1]+b\delta[2]=(-a)\cdot (-a)b+b\cdot 0=(-a)^2b$
:
 $n=k$ 일 때, $h[k]=-ah[k-1]+b\delta[k]=(-a)\cdot (-a)^{k-1}b+b\cdot 0=(-a)^kb$
:

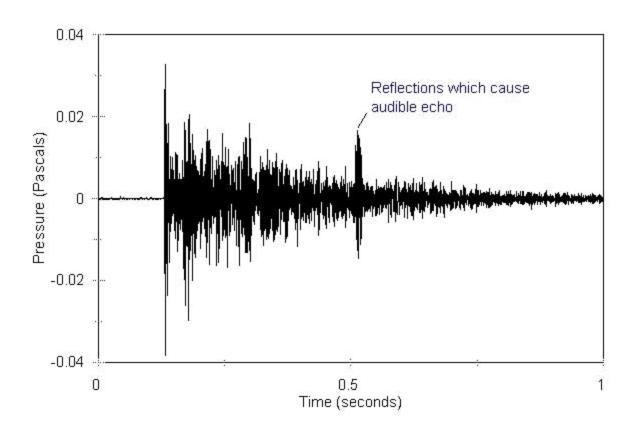
$$h[n] = (-a)^n b, \quad n \ge 0$$

→ 따라서 이 시스템은 IIR 시스템이다.

쉽게 생각해보기!



쉽게 생각해보기!



이산 LTI 시스템의 영상태 응답의 컨벌루션 표현

- 신호의 임펄스 표현과 선형성 및 시불변성을 이용
 - 이산 신호의 임펄스 표현 :

$$x[n] = \cdots + x[-1]\delta[n+1] + x[0]\delta[n] + \cdots + x[k]\delta[n-k] + \cdots$$
$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k]\delta[n-k]$$

- 가산성:
$$y[n]=L\{x[n]\}=\cdots+L\{x[0]\delta[n]\}+\cdots+L\{x[k]\delta[n-k]\}+\cdots$$

$$=\sum_{k=-\infty}^{\infty}L\{x[k]\delta[n-k]\}$$

이산 LTI 시스템의 영상태 응답의 컨벌루션 표현

- 동차성: $y[n]=\cdots + x[0]L\{\delta[n]\}+\cdots + x[k]L\{\delta[n-k]\}+\cdots$ $=\sum_{k=-\infty}^{\infty}x[k]L\{\delta[n-k]\}$ $y[n]=\sum_{k=0}^{n}x[k]h[n-k]$

- 시불변성: $y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] h[n-k]$
- 이산 LTI 시스템의 출력 : 입력과 임펄스 응답의 컨벌루션 합이 됨

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

 \rightarrow 만약 x[n] = 0, n < 0 & h[n] = 0, n < 0이면, $y[n] = \sum_{k=0}^{n} x[k]h[n-k]$

쉽게 생각해보기

$$y[n] = f(x[n], h[n])$$

The function, f, is what we call the convolution operator!

Convolution = Calculation of accumulated reaction

LTI 베개



Impulse 손가락



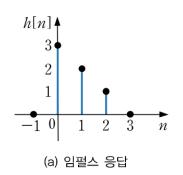
이산 LTI 시스템의 영상태 응답의 컨벌루션 표현

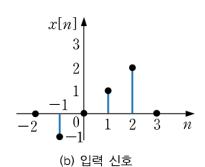
[표 3-1] 이산 LTI 시스템의 영상태 응답 표현을 구하는 과정

입력	출력	적용 원리
$\delta[n]$	h[n]	임펄스 응답
$\delta[n-k]$	h[n-k]	시불변성
$x[k]\delta[n-k]$	x[k]h[n-k]	선형성(동차성)
$x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] \delta[n-k]$	$y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] h[n-k]$	선형성(가산성)

예제 3-2

다음 그림은 이산 LTI 시스템의 임펄스 응답 h[n]과 입력 신호 x[n]을 나타낸 것이다. 이 입력에 대한 시스템의 출력을 구하라.





이산 LTI 시스템의 영상태 응답의 컨벌루션 표현

예제 3-2

풀이

임펄스의 합을 나타내면

$$\begin{split} x[n] &= -1 \cdot \delta[n+1] + 0 \cdot \delta[n] + 1 \cdot \delta[n-1] + 2 \cdot \delta[n-2] \\ &= x[-1]\delta[n+1] + x[0]\delta[n] + x[1]\delta[n-1] + x[2]\delta[n-2] \\ &= \sum_{k=-1}^{2} x[k]\delta[n-k] \end{split}$$

x[n]을 쪼갠 뒤, 중첩의 원리를 적용하여 각 임펄스 성분 $x[k]\delta[n-k]$ 에 대한 시스템 응답을 모두 더하면 시스템의 출력을 얻게 된다.

$$y[n] = \sum_{k=-1}^{2} x[k] h[n-k]$$

컨벌루션 합의 계산

● 미끄럼 방식 컨벌루션 계산법

- 컨벌루션 : 한 신호를 뒤집어 시간축의 좌측 끝부터 미끄러뜨려 끌고 오면서 매 순간 고정된 신호와 곱한 결과를 더하는 연산
- 총합은 시간 변수에 대해서 수행되는 것이 아니라 k에 대해서 수행

미끄럼 방식에 의한 컨벌루션 계산 알고리즘

- 1단계 : 두 신호의 시간축을 변환한다 $(n \to k)$.
- 2단계 : 신호 하나(x[k])를 고정시키고 다른 하나(h[k])를 시간 반전한다(h[-k]).
- 3단계 : 시간 반전된 h[-k]를 k축에서 n_0 만큼 이동시켜 $h[n_0-k]$ 를 구한다.
- 4단계 : $h[n_0-k]$ 와 x[k]를 곱하여 얻은 결과의 샘플 값들을 모두 더해 $n=n_0$ 순간의 컨벌루션 값 $y[n_0]$ 를 얻는다.
- 5단계 : $-\infty$ 에서 $+\infty$ 까지 모든 n에 대해 이를 반복하여 얻은 결과를 시간축 n에 대해 그려 최종 컨벌루션 결과(y[n])를 얻는다.

컨벌루션 합의 성질

[표 3-3] 컨벌루션 합의 성질

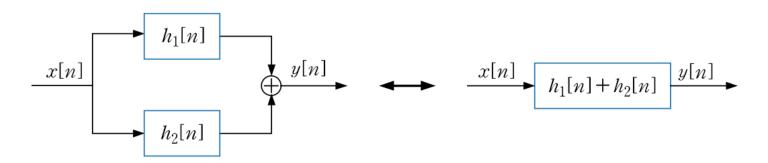
성질	표현식
교환법칙	x[n] * h[n] = h[n] * x[n]
결합법칙	$(x[n]*h_1[n])*h_2[n] = \ x[n]*(h_1[n]*h_2[n])$
배분법칙	$x[n] * (h_1[n] + h_2[n]) = x[n] * h_1[n] + x[n] * h_2[n]$
이동 성질	$y[n-n_0]=x[n-n_0] \ast h[n]$
길이와 끝	$ \begin{split} x[n] &= 0, \;\; n < n_1 \&\;\; n > n_2, \;\; h[n] = 0, \;\; n < n_3 \&\;\; n > n_4 \\ &\to \;\; y[n] = x[n] * \; h[n] = 0, \;\; n < n_1 + n_3 \&\;\; n > n_2 + n_4 \end{split} $

$$x[n] \qquad h[n] \qquad y[n] \qquad h[n] \qquad x[n] \qquad$$

[그림 3-6] 컨벌루션의 교환법칙의 물리적 의미

컨벌루션 합의 성질

[그림 3-7] 컨벌루션의 결합법칙의 물리적 의미

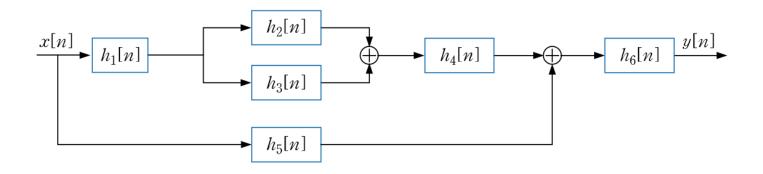


[그림 3-8] 컨벌루션의 배분법칙의 물리적 의미

컨벌루션 합의 성질

예제 3-4

다음과 같이 여러 개의 부시스템이 상호 연결된 시스템의 임펄스 응답을 구하라.



풀이

전체 시스템의 등가 단일 시스템을 나타내면 다음과 같다.

차분방정식에 의한 이산 LTI시스템의 표현

● 입출력 관계가 상수 계수의 차분 방정식으로 표현

$$y[n] + a_1y[n-1] + \cdots + a_py[n-p] = b_0x[n] + \cdots + b_qx[n-q]$$

예제 3-4

임펄스 응답이 $h[n] = (0.5)^n u[n]$ 인 이산 인과 LTI 시스템의 차분 방정식 표현을 구하라

풀이

이 시스템은 IIR시스템이다. 입출력 관계를 컨벌루션 합으로 나타내면

$$y[n] = \sum_{k=0}^{\infty} h[k]x[n-k] = \sum_{k=0}^{\infty} (0.5)^k x[n-k]$$

$$= x[n] + 0.5x[n-1] + 0.5^2 x[n-2] + \dots + 0.5^k x[n-k] + \dots$$

차분방정식에 의한 이산 LTI시스템의 표현

예제 3-4

풀이

y[n-1]에 대해 다시 쓰면

$$y[n-1] = \sum_{k=0}^{\infty} (0.5)^k x[n-1-k]$$

= $x[n-1] + 0.5x[n-2] + \dots + 0.5^{k-1}x[n-k] + \dots$

y[n]에서 0.5y[n-1]을 빼면

$$y[n] - 0.5y[n-1] = x[n]$$

- → 식 : 무한개의 시간 지연기, 곱셈기, 덧셈기가 필요
- → 식 ②: 시간 지연기, 곱셈기, 덧셈기가 하나씩만 있으면 구현 가능

차분 방정식의 풀이 - 반복 대입법

● 반복 대입에 의한 차분 방정식의 풀이

- 미분 방정식에는 없는 손쉽고 간단한 풀이 방법
- 반복해서 직전 단계 결과를 대입해 순차적으로 차분 방정식 해를 구함
- 일반적으로 닫힌 꼴의 해를 제공 않음
 - → 그러나 컴퓨터에 의한 수치적 계산에 매우 적합함

반복 대입법에 의한 차분 방정식 풀이

- 1단계 : 차분 방정식의 좌변에 y[n]만 남기고 우변으로 넘겨 정리한다.
- 2단계 : 시작 시점 n=i에서 주어진 초기 조건 y[i-1], …, y[i-k]와 이미 알고 있는 입력 값들을 대입하여 y[i]를 계산한다.
- 3단계 : 차분 방정식에서 n을 1 증가시켜 직전에 구한 y[i]와 이미 알고 있는 과거 출력 및 입력 값들을 대입하여 y[i+1]을 계산한다.
- 4단계 : 3단계의 과정을 반복한다.

반복 대입에 의한 차분 방정식의 풀이

예제 3-5

어떤 사람이 은행에 계좌를 개설하여 월이율 r로 매월 초에 정기적으로 예금을 하면 통장에 이자를 포함한 계좌의 총 잔고가 바로 표시된다고 한다. 매월 초에 예금한 직후의 계좌 잔고를 나타내는 차분 방정식을 구하라. 그리고 매월 예금액이 10만 원이고 월이율이 1% 인 경우에 대해 구해진 차분 방정식을 이용하여 처음 몇 개월의 계좌 잔고를 계산하라.

풀이

x[n] : n번째 월 초에 불입하는 예금액

y[n] : 예금액이 입금된 직후에 계산된 총 잔액

총 잔액 = 직전 월 총 잔액 + 한 달 동안의 이자 수입 + 입금한 예금액

$$y[n] = y[n-1] + ry[n-1] + x[n] = (1+r)y[n-1] + x[n]$$

$$n=0$$
일 때, $y[0]=1.01y[-1]+x[0]=1.01(0)+10=10$
 $n=1$ 일 때, $y[1]=1.01y[0]+x[1]=1.01(10)+10=20.1$
 $n=2$ 일 때, $y[2]=1.01y[1]+x[2]=1.01(20.1)+10=30.301$
 $n=3$ 일 때, $y[3]=1.01y[2]+x[3]=1.01(30.301)+10=40.604$

:

차분 방정식의 고전적 해법

- 1단계 : 차분 방정식으로부터 특성 방정식과 특성근 $\{\gamma_i\}$ 를 구한다.
- 2단계 : 특성근을 이용하여 동차해의 형태를 $y_h[n] = \sum_{i=1}^p c_i (\gamma_i)^n$ 으로 둔다.
- 3단계 : 입력과 같은 형태로 특이해 $y_p[n]$ 을 설정하고, 이를 차분 방정식에 대입하여 완전히 결정한다.
- 4단계 : $y[n] = y_h[n] + y_p[n]$ 이라 두고, 입력이 인가된 후의 초기 조건을 대입하여 동차해의 계수를 구함으로써 차분 방정식의 유일해를 확정한다.
- ※ 차분 방정식의 풀이는 z변환을 이용하는 것이 편리함

● 차분 방정식의 해 = 동차해 + 특이해

$$y[n] = y_h[n] + y_p[n]$$

● 동차해

- 동차 차분 방정식(입력항=0)의 해
- 시스템 모드들만의 선형결합으로 주어지는 응답 = 고유 응답
- 시스템의 고유한 특성과 관련됨

● 동차해의 구득

- 동차 차분 방정식 : $y[n] + a_1y[n-1] + \cdots + a_py[n-p] = 0$
- 동차해 $y_h[n]: c\gamma^n$ 꼴의 항(시스템 모드)들로 구성

 $\rightarrow c$ 는 초기(경계) 조건으로 결정

● 특성방정식

- 동차 차분 방정식에 $y_h[n] = c\gamma^n$ 을 대입

$$\gamma^{p} + a_{1}\gamma^{p-1} + \dots + a_{p-1}\gamma + a_{p} = (\gamma - \gamma_{1})(\gamma - \gamma_{2}) \dots (\gamma - \gamma_{p}) = 0$$

● 특성방정식의 근이 서로 다른 경우

$$y_h[n] = c_1 \gamma_1^n + c_2 \gamma_2^n + \dots + c_p \gamma_p^n$$

● 특성방정식의 *m*-중근인 경우

$$\begin{aligned} y_h[n] &= c_1 \gamma_1^n + c_2 n \gamma_1^n + \dots + c_m n^{m-1} \gamma_1^n + c_{m+1} \gamma_{m+1}^n + \dots + c_p \gamma_p^n \\ &= (c_1 + c_2 n + \dots + c_m n^{m-1}) \gamma_1^n + c_{m+1} \gamma_{m+1}^n + \dots + c_n \gamma_p^n \end{aligned}$$

예제 3-8

다음과 같은 차분 방정식의 동차해를 구하라.

$$y[n] - 5y[n-1] + 6y[n-2] = x[n-1] - 5x[n-2]$$

풀이

이 차분 방정식의 특성 방정식을 구하면

$$\gamma^2 - 5\gamma + 6 = (\gamma - 2)(\gamma - 3) = 0$$

이므로, 특성근은 $\gamma_1=2$, $\gamma_2=3$ 이 된다. 따라서 동차해는 다음과 같다.

$$y_h[n] = c_1(2)^n + c_2(3)^n$$

예제 3-9

다음과 같은 차분 방정식의 동차해를 구하라.

$$y[n] + 6y[n-1] + 12y[n-2] + 8y[n-3] = x[n]$$

풀이

이 차분 방정식의 특성 방정식을 구하면

$$\gamma^3 + 6\gamma^2 + 12\gamma + 8 = (\gamma + 2)^3 = 0$$

이므로, 특성근은 $\gamma = -2$ 가 된다. 따라서 동차해는 다음과 같다.

$$y_h[n] = (c_1 n^2 + c_2 n + c_3)(-2)^n$$

● 특이해

- 시스템 외부 입력의 형태에 의해 결정되는 응답 = 강제 응답
- 시스템 고유 특성과는 무관하고 입력의 닮은 꼴
- 고전적인 차분 방정식의 해법에서 얻어지는 특이해

[표 3-4] 입력 형태에 따른 차분 방정식의 특이해

입력 형태	특이해	
au[n]	cu[n]	
$\cos\left(\varOmega_0 n + \theta\right)$	$\begin{aligned} c_1 &\cos\left(\Omega_0 n + \theta\right) + c_2 \sin\left(\Omega_0 n + \theta\right) \\ &= c \cos\left(\Omega_0 n + \phi\right) \end{aligned}$	
n^m	$c_m n^m + c_{m-1} n^{m-1} + \dots + c_1 n + c_0$	
	$r \neq$ 특성근	cr^n
r^n	r=특성근	cnr^n
	r=m 중 특성근	cn^mr^n
$(a_m n^m + a_{m-1} n^{m-1} + \dots + a_1 n + a_0) r^n$	$(c_m n^m + c_{m-1} n^{m-1} + \dots + c_1 n + c_0) r^n$	

예제 3-10

[예제 3-8]의 식 (3.22)와 같은 차분 방정식에서 입력 x[n] = (3n+5)u[n]에 대한 특이해를 구하라.

풀이

특이해를 $y_p[n] = c_1 n + c_0$ 라 두고, 이를 차분 방정식에 대입하면

$$\begin{aligned} & \left\{ c_1 n + c_0 \right\} - 5 \left\{ c_1 (n-1) + c_0 \right\} + 6 \left\{ c_1 (n-2) + c_0 \right\} \\ &= \left\{ 3 (n-1) + 5 \right\} - 5 \left\{ 3 (n-2) + 5 \right\} \end{aligned}$$

가 된다. 이를 정리하면 다음과 같다.

$$2c_1n - 7c_1 + 2c_0 = -12n + 7$$

위 식의 양변을 비교하여 다음을 얻는다.

$$c_1 = -6, \quad c_0 = -17.5$$

따라서 입력 x[n]에 대한 차분 방정식의 특이해는 다음과 같다.

$$y_p[n] = -6n - 17.5$$

● 완전해

- $n \leq 0$ 에서의 초기(경계) 조건을 사용하여 동차해의 계수를 결정
- -입력에 의한 응답 성분 포함
 - → 입력 인가 이후의 초기 조건이 필요

예제 3-11

[예제 3-8]의 차분 방정식에서 입력이 x[n]=(3n+5)u[n], 초기 조건이 y[-1]=2, y[-2]=1로 주어질 때, 완전한 해를 구하라.

풀이

주어진 차분방정식의 해는 $n \ge 0$ 에서

$$y[n] = y_h[n] + y_p[n] = c_1(2)^n + c_2(3)^n - 6n - 17.5$$

예제 3-11

풀이

주어진 초기 조건은 n < 0에서의 값 \rightarrow 반복 대입법 이용해 $n \ge 0$ 에서의 초기 조건을 구함

$$y[n] = 5y[n-1] - 6y[n-2] + x[n-1] - 5x[n-2]$$

$$y[0] = 5y[-1] - 6y[-2] + x[-1] - 5x[-2] = 10 - 6 + 0 - 0 = 4$$

$$y[1] = 5y[0] - 6y[-1] + x[0] - 5x[-1] = 20 - 12 + 5 - 0 = 13$$

구한 초기 조건을 대입하면

$$y[0] = |c_1(2)^0 + c_2(3)^0 - 6(0) - 17.5 = 4$$
$$y[1] = c_1(2)^1 + c_2(3)^1 - 6(1) - 17.5 = 13$$

이므로, $c_1 = 28$, $c_2 = -6.5$ 를 얻는다. 따라서 완전해는 다음과 같이 된다.

$$y[n] = [28(2)^n - 6.5(3)^n] + [-6n - 17.5]$$

예제 3-11

풀이

만일 동차해의 계수를 결정할 때 초기 조건을 입력이 인가되기 이전의 값인 $y[-1]=2,\ y[-2]=1$ 을 사용하면 어떻게 될까? 이 초기 조건을 식 (3.23)에 대입하면

$$\begin{split} y[-1] &= c_1(2)^{-1} + c_2(3)^{-1} - 6(-1) - 17.5 = 2 \\ y[-2] &= c_1(2)^{-2} + c_2(3)^{-2} - 6(-2) - 17.5 = 1 \end{split}$$

이다. 이를 c_1 과 c_2 에 대해 연립하여 풀면 다음을 얻는다.

$$c_1 = 24, \ c_2 = 4.5$$

이 경우 차분 방정식의 해는 다음과 같이 된다.

$$y[n] = 24(2)^n + 4.5(3)^n - 6n - 17.5$$

→ 앞에서 구한 차분 방정식의 완전해와는 전혀 다른 결과!

예제 3-12

[예제 3-11]에 대해 고유 응답과 강제 응답이 영입력 응답과 영상태 응답과는 어떻게 다른지 살펴보기 위해 영입력 응답과 영상태 응답을 구하라.

풀이

영입력 응답 $y_s[n]$: 입력이 0일 때 초기 조건만으로 얻는 출력

 \rightarrow 동차해에 n < 0에서의 초기 조건을 대입

$$\begin{aligned} y_s[-1] &= c_1(2)^{-1} + c_2(3)^{-1} = 2 \\ y_s[-2] &= c_1(2)^{-2} + c_2(3)^{-2} = 1 \\ c_1 &= 4, \ c_2 = 0 \end{aligned}$$

따라서 영입력 응답은 다음과 같다.

$$y_s[n] = 4(2)^n$$

예제 3-12

풀이

영상태 응답 $y_i[n]$: 초기 조건이 0일 때의 입력으로만 얻는 시스템 응답

$$\rightarrow y[-1] = y[-2] = 0$$
으로 두고 $y[0]$ 과 $y[1]$ 을 계산

$$y[0] = 5y[-1] - 6y[-2] + x[-1] - 5x[-2] = 0 - 0 + 0 - 0 = 0$$

$$y[1] = 5y[0] - 6y[-1] + x[0] - 5x[-1] = 0 - 0 + 5 - 0 = 5$$

초기 조건을 대입하면

$$y[0] = c_1(2)^0 + c_2(3)^0 - 6(0) - 17.5 = 0$$

$$y[1] = c_1(2)^1 + c_2(3)^1 - 6(1) - 17.5 = 5$$

$$c_1 = 24, \ c_2 = -6.5$$

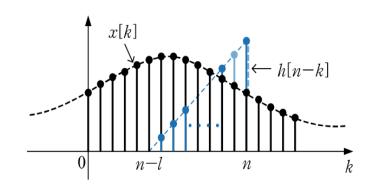
따라서 영상태 응답은 다음과 같다.

$$y_i[n] = [24(2)^n - 6.5(3)^n] + [-6n - 17.5]$$

.: 완전해 :
$$y[n] = y_s[n] + y_i[n] = [4(2)^n] + [24(2)^n - 6.5(3)^n - 6n - 17.5]$$

임펄스 응답의 물리적 의미

- 과거 입력 값들이 현재 출력에 기여하는 정도를 알려줌
 - 시각 n에서의 출력을 구성하는 과거 입력들에 대한 가중치의 의미
- 임펄스 입력 인가는 새로운 초기 조건을 부여하는 동작으로 간주 가능
 - n>0에서의 응답은 외부 입력이 아닌 시스템의 자체 특성 반영
 - → 시스템의 특성에 관한 정보를 임펄스 응답으로부터 알아낼 수 있다.
- 임펄스 함수는 모든 주파수 성분을 지님
 - 임펄스 응답은 시스템의 모든 주파수에 대한 응답 특성을 보여줌



[그림 3-11] 임펄스 응답의 물리적 의미

임펄스 응답과 시스템의 특성

- ullet 기억성 : $h[n] = lpha \delta[n]$ 이면 순시적(무기억) 시스템 $h[n]
 eq lpha \delta[n]$ 이면 동적(기억) 시스템
- ullet 인과성: h[n] = 0, n < 0 이면 인과적 시스템

$$y[n] = \sum_{k = -\infty}^{\infty} h[k]x[n - k] = \sum_{k = -\infty}^{-1} h[k]x[n - k] + \sum_{k = 0}^{\infty} h[k]x[n - k]$$

ullet 안정성: $\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$ 이면 BIBO 안정 o 시스템 모드 $|\gamma_i| < 1$

$$\begin{aligned} |y[n]| &= \left| \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] x[n-k] \right| \leq \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| |x[n-k]| \\ &\leq B_x \sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| \end{aligned}$$

임펄스 응답과 시스템의 특성

예제 3-14

[예제 2-6]에서 다음과 같은 누산기의 안정도 문제를 개념적으로 살펴보았는데, $\sum_{k=-\infty}^{\infty} |h[k]| < \infty$ 의 조건을 이용하여 안정도를 판별하라.

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

풀이

시스템의 출력을 입력과 임펄스 응답의 컨벌루션으로 나타내면 다음과 같다.

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

두 식을 비교하면 다음의 관계를 얻을 수 있다.

$$h[n-k] = \begin{cases} 1, & k \le n \\ 0, & k > n \end{cases}$$

따라서 누산기의 임펄스 응답은 다음과 같이 된다.

$$h[n] = \begin{cases} 1, & n \ge 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$$
 \rightarrow 누산기는 BIBO 불안정