

통신공학

2강. 신호의 시간 영역 분석

CONTENTS

- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



시간 평균, 직류값, 실효값

■ 시간 평균 (time average)

$$\langle [\cdot] \rangle = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} [\cdot] dt$$

■ 직류값 (dc value)

$$x_{dc} = \langle x(t) \rangle = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt$$

• 유한 시구간 $t_1 \le t \le t_2$ 에서의 직류값

$$\frac{1}{t_2-t_1}\int_{t_1}^{t_2}x(t)dt$$

• 주기 신호의 직류값

$$x_{dc} = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t)dt = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} x(t)dt, \quad t_0 = 20$$



시간 평균, 직류값, 실효값

■ 실효값(RMS 값: root mean square value)

$$x_{rms} = \sqrt{\langle |x(t)|^2 \rangle} = \sqrt{\lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt}$$

• 주기 신호의 경우

$$x_{rms} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_{T} |x(t)|^2 dt}$$



전력과 에너지

- 전력 (power): 전기 회로의 경우
 - 부하의 소비 전력
 - > 순간 전력 (instantaneous power)

$$p(t) = v(t)i(t)$$

■ 부하가 저항 값 R을 가진 저항이라면

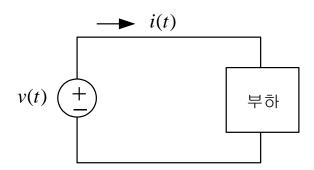
$$p(t) = v(t)i(t) = i^{2}(t)R = \frac{v^{2}(t)}{R}$$

■ 만일 R = I ohm이라면

$$p(t) = i^2(t) = v^2(t)$$

> **평균 전력**(average power)

$$P = \langle p(t) \rangle = \langle v(t)i(t) \rangle$$





전력과 에너지

- 전력 (power): 신호 해석의 경우
 - 신호 해석에서는 정규화된(normalized) 전력의 개념 사용
 - 즉, 저항 값이 $R=1\Omega$ 이라고 가정한 전력의 정의가 사용됨
 - ▶ 통신/신호처리에서는 신호나 잡음의 절대 전력이 중요한 것이 아니라 신호전력 대 잡음전력의 비(Signal to Noise Ratio: SNR)가 중요하다. 따라서 SNR 산출에서 저항 값이 상쇄되므로 정규화된 전력을 사용해도 된다.
 - 신호 x(t)의 전력
 - > 순간 전력 (instantaneous power)

$$p(t) = x^2(t)$$

> 평균 전력 (average power)

$$P = \langle |x(t)|^2 \rangle = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt$$



전력과 에너지

■ 평균 전력과 실효값의 관계

$$x_{\rm rms} = \sqrt{P}$$
, $P = x_{rms}^2$

■ 에너지(energy)

$$E = \lim_{T \to \infty} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt$$



데시벨

- 데시벨(decibel)
 - 두 전력의 비율(ratio)을 로그 값으로 표현한 것
 - 예: 입력의 전력 레벨 대 출력의 전력 레벨의 비율
- [정의] 데시벨 이득 (decibel gain)

$$dB = 10 \log \left(\frac{P_{\text{out}}}{P_{\text{in}}} \right)$$

- 여기서 Pin은 입력의 평균 전력이고, Pout은 출력의 평균 전력
- 데시벨 이득을 신호의 rms 값으로 표현하면

$$dB = 20 \log \left(\frac{x_{rmsout}}{x_{rmsin}} \right)$$

• 만일 dB 값을 알고 있다면 입력과 출력의 전력비는 다음과 같이 구할 수 있다.

$$\frac{P_{\text{out}}}{P_{\text{in}}} = 10^{\text{dB}/10}$$



데시벨

Example

- 3 dB 이득
 - 출력신호의 전력이 입력신호 전력의 2배
 - ▶ 출력신호의 전압이 입력신호 전압의 1.414배
- -3 dB 이득
 - 출력신호의 전력이 입력신호 전력의 0.5배
 - ▶ 출력신호의 전압이 입력신호 전압의 0.707배
- 6 dB 이득
 - > 출력신호의 전력이 입력신호 전력의 4배
 - 출력신호의 전압이 입력신호 전압의 2배



데시벨

- dBm
 - I mW에 대한 데시벨 전력 레벨
 - 기준 전력을 고정시킴으로써 dBm은 절대 전력을 표현하게 됨

$$dBm = 10 \log \left(\frac{\text{actual power level (watts)}}{10^{-3}} \right) = 30 + 10 \log(\text{actual power level (watts)})$$

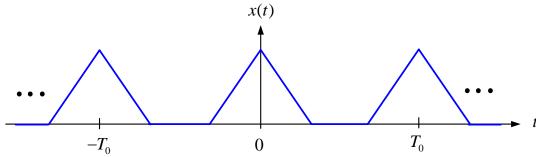
- 절대 전력을 나타내는 다른 데시벨 척도
 - dBW: I W에 대한 데시벨 전력 레벨
 - dBk: I kW에 대한 데시벨 전력 레벨
- **q**: 5 W = 7 dBW = 37 dBm = -23 dBk



주기와 주파수

- 주기(period)
 - T초마다 동일한 파형 반복

$$x(t+T) = x(t)$$

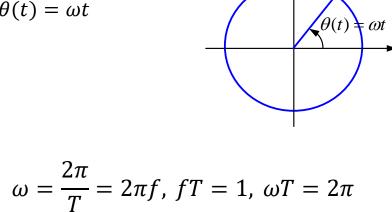


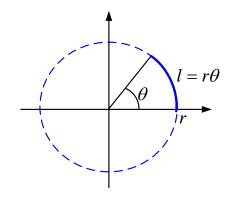
- 주파수(frequency): $f = \frac{1}{T}$ [Hz]
 - | 초마다 동일한 파형이 |/T 번 반복



주기와 주파수

- 각주파수(angular frequency)
 - 원주 상을 등속도로 회전하는 경우 : $\theta(t) = \omega t$
 - 주기가 라면 $\theta(T) = \omega T = 2\pi$
 - 각속도/각주파수: $\omega = \frac{2\pi}{T}$ [rad/sec]
 - 주기, 주파수, 각주파수의 관계







- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



신호의 유형

- 신호의 유형 분류
 - 연속시간 신호와 이산시간 신호
 - 아날로그 신호와 디지털 신호
 - 주기 신호와 비주기 신호
 - 에너지 신호와 전력 신호
 - 결정 신호와 랜덤 신호



연속시간 신호와 이산시간 신호

- 연속시간(CT) 신호 x(t)와 이산시간(DT) 신호 x[n]
 - 독립변수인 시간이 연속적인 값을 갖는지 이산적인 값을 갖는지에 의하여 구분
 - CT 신호 $\chi(t)$: 독립변수 t는 연속적인 시간축 상의 위치를 나타냄
 - DT 신호 x[n]: 독립변수 n은 불연속적인 혹은 이산적인 시간축 상의 위치(시간 인덱스)를 의미
 - ightharpoonup n은 integer로서 시간 자체가 아니라 단위 시간 (T_s) 이 n번 지난 후의 시간(즉 $t=nT_s$)을 나타낸다.
 - ightharpoonup 그러므로 t의 단위는 초(sec)이나, n은 정수값을 갖는 인덱스로서 단위는 없다.
 - Sampling: CT 신호를 DT 신호화
 - ightharpoonup Sampling 간격을 T_s 로 하는 경우

$$x[n] = x(t) \Big|_{t=nT_S} = x(nT_S)$$

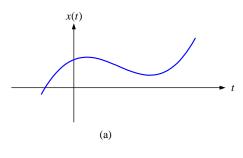


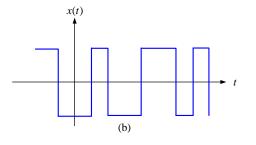
아날로그 신호와 디지털 신호

- 아날로그 신호와 디지털 신호
 - Analog 신호: 신호의 크기가 연속적인 범위에서 어떠한 값도 가질 수 있는 경우
 - Digital 신호: 신호 크기가 유한한 이산적인 값만 가질 수 있는 경우
 - ▶ 디지털 신호 중에서 두 개의 준위(level) 만을 갖는 신호를 이진(binary) 신호라 하며, M 개의 준위를 갖는 신호를 M진(M-ary) 신호라 한다.
 - Quantization(양자화): 아날로그 신호를 디지털 신호화

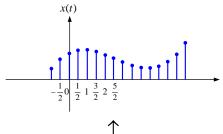


신호의 분류

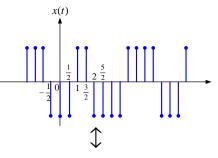


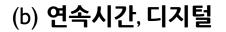


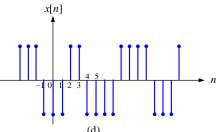




(c)







- (c) 이산시간, 아날로그
- (d) 이산시간, 디지털

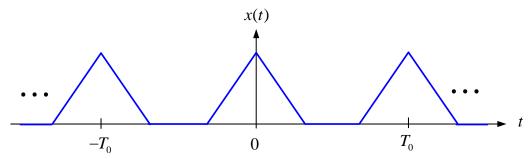


주기 신호와 비주기 신호

lacktriangle Periodic signal with period T

$$x(t) = x(t+T)$$

- 어떤 신호가 주기 T를 가진 주기 신호라면, 이 신호는 또한 주기 mT(m)은 자연수)를 가진 주기 신호가 된다.
- 기본주기(fundamental period) T_0 : minimum period
- 기본주파수(fundamental frequency) $f_0 = \frac{1}{T_0}$ [Hz]



■ Aperiodic (nonperiodic) signal: 주기신호가 아닌 신호

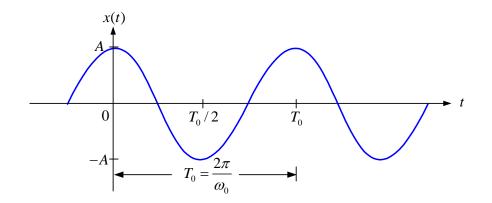


주기 신호

■ 정현파(sinusoidal) 신호: 대표적인 주기 신호

$$x(t) = A\cos(\omega_0 t)$$

- 기본주기: $T_0 = 2\pi/\omega_0$
- 기본주파수: $f_0 = 1/T_0 = \omega_0/2\pi$ [Hz], $\omega_0 = 2\pi/T_0 = 2\pi f_0$ [rad/sec]



■ 주기신호의 평균 전력

$$P = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} |x(t)|^2 dt$$



Energy Signal if

$$0 < E = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt < \infty$$

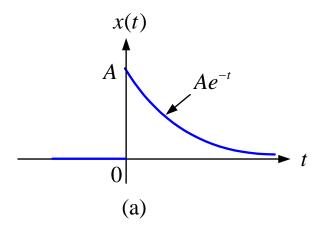
Power Signal if

$$0 < P = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt < \infty$$

- Note
 - 에너지 신호의 전력은 0이다.
 - 전력 신호의 에너지는 ∞이다.
 - 에너지 신호도 아니고 전력 신호도 아닌 신호가 존재한다.
 - (0): $x(t) = t \text{ or } x(t) = e^t$)
 - 주기 신호는 전력 신호이다.



■ Example



$$E = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{0}^{\infty} A^2 e^{-2t} dt = \frac{A^2}{2}, \qquad 0 < E < \infty \implies \text{Energy signal}$$

$$P = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{0}^{T/2} A^2 e^{-2t} dt = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \left[-\frac{A^2}{2} e^{-2t} \right]_{0}^{T/2} = \lim_{T \to \infty} \frac{A^2}{2T} = 0 \implies \text{Not power signal}$$



Example

$$E = \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^2 dt = \int_{-\infty}^{0} A^2 dt + \int_{0}^{\infty} A^2 e^{-2t} dt = \infty \quad \Rightarrow \text{Not energy signal}$$

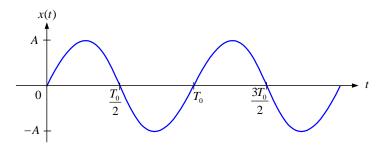
$$P = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^2 dt$$

$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{0} A^2 dt + \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{0}^{T/2} A^2 e^{-2t} dt$$

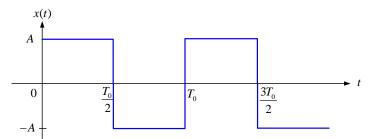
$$= \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} A^2 \frac{T}{2} + 0 = \frac{A^2}{2} \implies \text{Power signal}$$



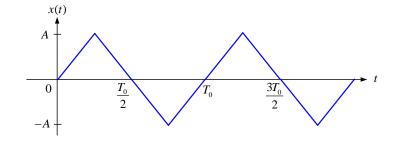
• Example: 평균전력을 구하라



$$P = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} A^2 \sin^2\left(\frac{2\pi t}{T_0}\right) dt = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} \frac{A^2}{2} \left\{ 1 - \cos\left(\frac{4\pi t}{T_0}\right) \right\} dt = \frac{A^2}{2}$$



$$P = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{0} (-A)^2 dt + \frac{1}{T_0} \int_{0}^{T_0/2} A^2 dt = \frac{A^2}{2} + \frac{A^2}{2} = A^2$$



$$P = \frac{4}{T_0} \int_0^{T_0/4} \left(\frac{4At}{T_0}\right)^2 dt = \frac{A^2}{3}$$



결정 신호와 랜덤 신호

- Deterministic Signal
 - 신호를 표현함에 있어서 불확실성이 없어서 수식이나 그래픽 형태로 신호에 대한 물리적인 기술을 완전히 할 수 있는 신호
 - $\mathbf{q}: x(t) = 10\cos(20\pi t + \pi/6)$
- Random Signal
 - 신호의 파라미터에 불확실성이 있어서 확률적으로만 표현할 수 있는 신호
 - $\mathbf{q}: x(t) = 10\cos(20\pi t + \theta)$ with θ a random variable dstributed in (0.2π)

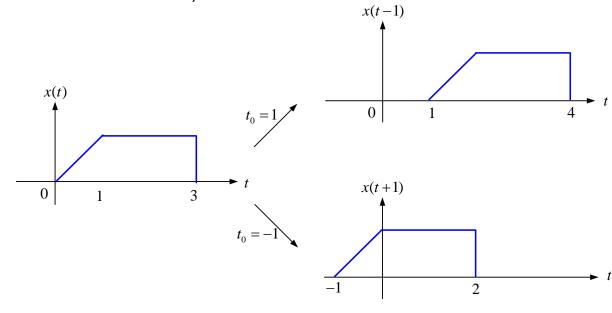


- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



신호의 기본 연산

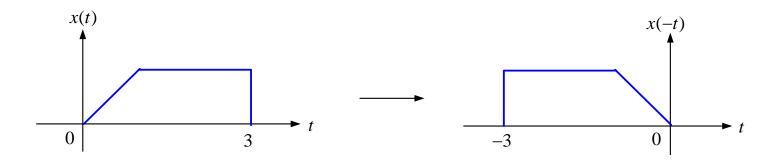
- 시간 천이 (time shift): $x(t-t_0)$
 - 신호를 시간축 상에서 t_0 만큼 오른쪽으로 이동
 - $t_0 > 0$: time delay
 - $t_0 < 0$: time advance (파형은 왼쪽으로 이동)





신호의 기본 연산

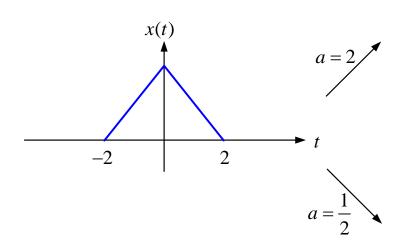
- Time Reversal: x(-t)
 - mirror image
 - 음반에 녹음된 음악을 반대 방향으로 재생시키는 것과 같은 조작

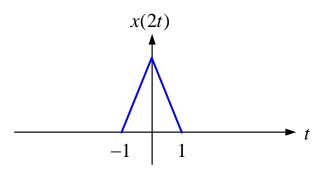


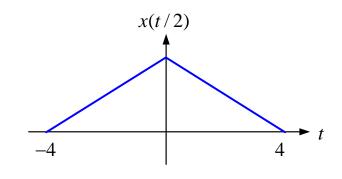


신호의 기본 연산

- Time Scaling: x(at)
 - |a| > 1: contraction (예: a=2 경우 2배속 재생)
 - |a| < 1: expansion (예: 음악을 느리게 재생)







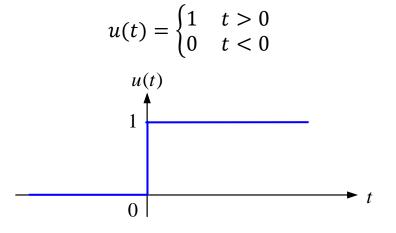


- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



STEP FUNCTION

■ 정의: Unit Step Function



- 사용
 - 전기회로의 분석에서 전원이 갑자기 가해지거나 제거되는 스위치 동작을 표현하는데 사용
 - 신호의 분석에서 시구간의 일부를 절사(truncate)한 파형을 표현하는데 사용

$$x(t)u(t), x(t)u(-t)$$



STEP FUNCTION

- [예세]
 - 다음 신호의 파형을 그려보라.

(a)
$$x(t) = u(t - 3)$$

(b)
$$x(t) = 2u(t+1)$$

(c)
$$x(t) = u(-t+1)$$

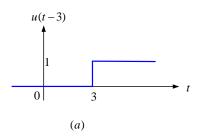
(d)
$$x(t) = u(t+2) - u(t-4)$$

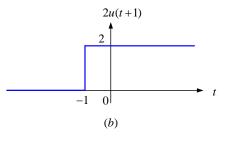
(e)
$$x(t) = \cos t [u(t) - u(t - 2\pi)]$$

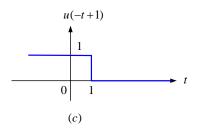


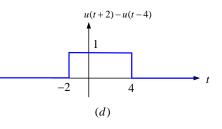
STEP FUNCTION

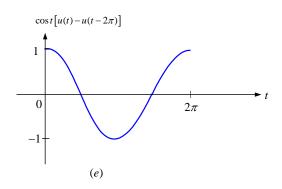
■ [풀이]









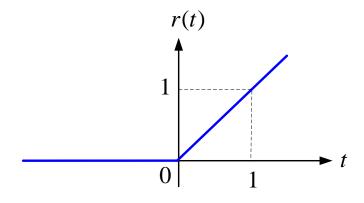




RAMP FUNCTION

■ 정의: Unit Ramp Function

$$r(t) = \begin{cases} t & t > 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases} = tu(t)$$



■ Unit step function과의 관계

$$u(t) = \frac{d}{dt}r(t)$$
$$r(t) = \int_{-\infty}^{t} u(\tau)d\tau$$



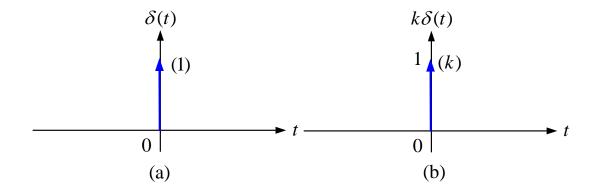
IMPULSE FUNCTION

■ 정의: Unit Impulse Function

$$\int_{t_1}^{t_2} x(t)\delta(t)dt = x(0), \qquad t_1 < 0 < t_2$$
i) $\delta(t) = 0 \quad \text{for } t \neq 0$
ii) $\delta(0) \to \infty$
iii)
$$\int_{-\varepsilon}^{\varepsilon} \delta(t)dt = 1 \quad \text{for any } \varepsilon > 0$$
iv) $\delta(t) = \delta(-t)$ i.e. even function

■ Impulse weight: $k\delta(t)$

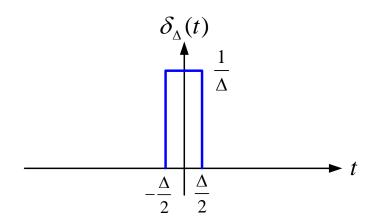
$$\int_{-\infty}^{\infty} k\delta(t)dt = k$$





IMPULSE FUNCTION

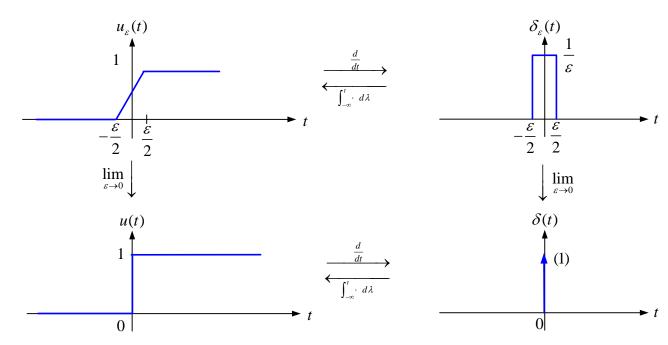
- Unit impulse 함수의 근사화
 - 단위 면적을 가지고 폭이 좁은 사각 펄스로 근사화된다.
 - 이 펄스의 폭 D가 좁을수록 펄스의 크기 I/D는 커지며,
 - 펄스 폭 D →0의 극한이 취해지면 단위 임펄스 함수가 된다.





■ Step function과의 관계

$$\frac{du(t)}{dt} = \delta(t)$$
$$\int_{-\infty}^{t} \delta(\lambda) d\lambda = u(t)$$

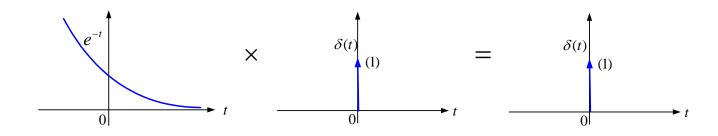


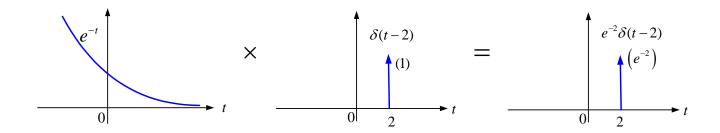


Sampling property

$$x(t)\delta(t) = x(0)\delta(t)$$

$$x(t)\delta(t - t_0) = x(t_0)\delta(t - t_0)$$







Sifting property

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t)\delta(t)dt = x(0)\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t)dt = x(0)$$
$$\int_{-\infty}^{\infty} x(t)\delta(t - t_0)dt = x(t_0)\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - t_0)dt = x(t_0)$$

$$\int_{t_1}^{t_2} x(t)\delta(t - t_0)dt = \begin{cases} x(t_0), & t_1 < t_0 < t_2 \\ 0, & \text{otherwise} \end{cases}$$



Convolution property

$$\int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t-\tau)d\tau = x(t) * \delta(t) = x(t)$$
$$x(t) * \delta(t-t_0) = x(t-t_0)$$

Scaling property

$$\delta(at) = \frac{1}{|a|}\delta(t)$$
$$\delta(at+b) = \frac{1}{|a|}\delta\left(t + \frac{b}{a}\right)$$



[예제]

(a)
$$\int_{-4}^{2} (2t + t^3) \, \delta(t - 3) dt$$

(b)
$$\int_{1}^{4} (2t + t^3) \, \delta(t - 3) dt$$

(c)
$$\int_{-\infty}^{\infty} \exp(t - 3) \, \delta(2t - 6) dt$$

(b)
$$\int_{1}^{4} (2t + t^3) \, \delta(t - 3) dt$$

(c)
$$\int_{-\infty}^{\infty} \exp(t-3) \, \delta(2t-6) dt$$

(a)
$$t_0 = 3 \notin (-4, 2) \Rightarrow 0$$

(b)
$$[2t + t^3]_{t=3} = 6 + 27 = 33$$

(c)
$$\left[\frac{1}{2}\exp(t-3)\right]_{t=3} = \frac{1}{2}$$

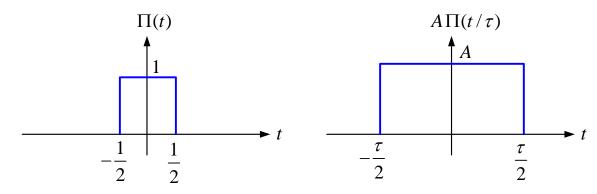


RECTANGULAR PULSE

■ 크기가 |이고 펄스 폭이 |인 사각 펄스(구형파)

$$\Pi(t) = \begin{cases} 1 & \text{for } -\frac{1}{2} < t < \frac{1}{2} = u\left(t + \frac{1}{2}\right) - u\left(t - \frac{1}{2}\right) \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

• 크기가 A이고 펄스 폭이 t인 사각 펄스: $A\Pi(t/\tau)$



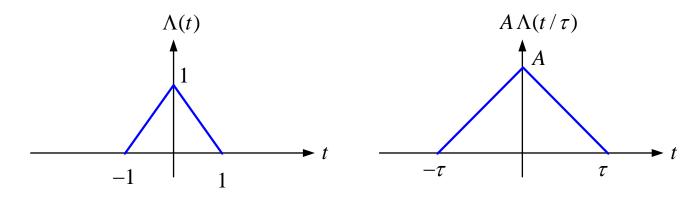


TRIANGULAR PULSE

■ 크기가 |이고 펄스 폭이 2인 삼각 펄스

$$\Lambda(t) = \begin{cases} 1 - |t| & \text{for } -1 < t < 1\\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

• 크기가 A이고 펄스 폭이 2t인 삼각 펄스: $A\Lambda(t/\tau)$



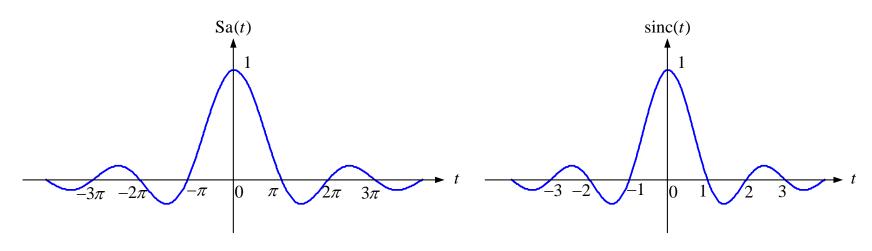


SAMPLING FUNCTION

■ Sa 함수와 sinc 함수

• Sa(t) =
$$\frac{\sin t}{t}$$

•
$$\operatorname{sinc}(t) = \frac{\sin \pi t}{\pi t} = \operatorname{Sa}(\pi t)$$



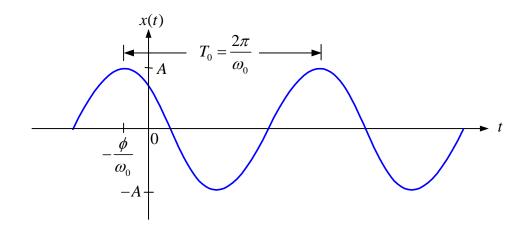


SINUSOIDAL FUNCTION

■ 정현파 신호

$$x(t) = A\cos(\omega_0 t + \phi) = A\cos(2\pi f_0 t + \phi)$$

- *A*: amplitude
- f_0 : frequency [Hz]
- w_0 : angular frequency [rad/sec] ($\omega_0 = 2\pi f_0$)
- f_0 : initial phase [rad]
- Period: $T_0 = 1/f_0 = 2\pi/\omega_0$





SINUSOIDAL FUNCTION

■ 정현파의 위상

$$x(t) = A\cos(\omega_0 t + \phi) = A\cos(\omega_0 (t + \tau)), \quad \tau = \frac{\phi}{\omega_0}$$

- 정현파에서 위상은 시간차와 같은 의미를 가진다.
- 두 정현파가 위상만 다르다는 것은 파형은 동일하고 시간적으로 선행하거나 지연된 것을 의미한다.
- ・ 그런데 주기 신호에서는 동일한 파형이 반복되므로 선행과 지연의 구별이 없다. 주기가 T0라면 τ 만큼 지연되었다는 것은 T0- τ 만큼 선행한다는 것과 같기 때문이다.



SINUSOIDAL FUNCTION

■ 정현파의 전력

$$x(t) = A\cos(\omega_0 t + \phi)$$

$$P = \frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} A^2 \cos^2\left(\frac{2\pi t}{T_0} + \phi\right) dt = \frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} \frac{A^2}{2} \left\{1 + \cos\left(\frac{4\pi t}{T_0} + 2\phi\right)\right\} dt$$

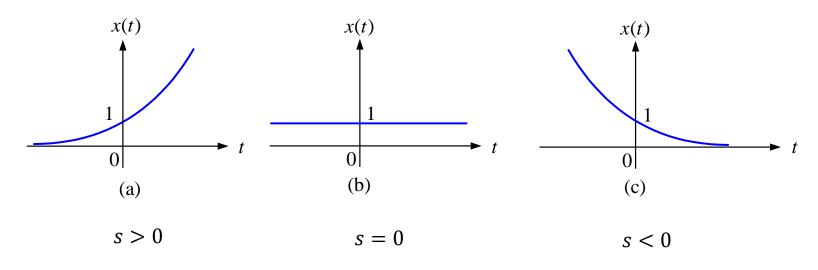
$$= \frac{A^2}{2}$$



■ 지수 함수

$$x(t) = e^{st}$$

(I) s가 실수인 경우 : real exponential function

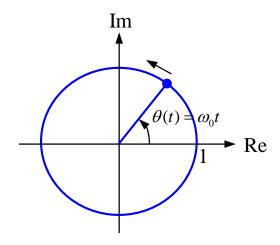




- 복소 정현파 (Complex Sinusoid) (2) s가 순허수인(s = jw₀) 경우
 - $x(t) = e^{j\omega_0 t}$
 - periodic with period $T_0 = 2\pi/w_0$

$$e^{j\omega_0 t} = e^{j\omega_0 t} e^{j2\pi} = e^{j\omega_0 (t+2\pi/\omega_0)}$$

• $x(t)=e^{j\omega_0t}$ 는 복소 평면에서 반지름이 |인 원주 상을 등각속도 w0로 회전하는 신호이다. 즉 $\left|e^{j\omega_0t}\right|=1$ 이며, 평균 전력이 |인 전력 신호이다.





■ Euler 항등식

$$e^{j\theta} = \cos\theta + j\sin\theta$$

■ 파를 Rectangular form으로 표현하면

$$x(t) = e^{j\omega_0 t} = \cos \omega_0 t + j \sin \omega_0 t$$

■ 정현파와 여현파는 다음과 같이 복소 정현파로 표현할 수 있다.

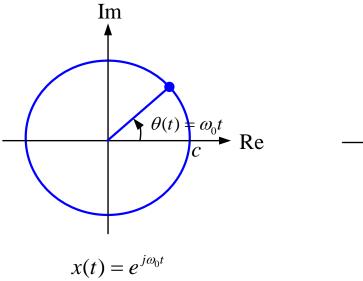
$$\cos \omega_0 t = \text{Re}\{e^{j\omega_0 t}\} = \frac{1}{2}e^{j\omega_0 t} + \frac{1}{2}e^{-j\omega_0 t}$$
$$\sin \omega_0 t = \text{Im}\{e^{j\omega_0 t}\} = \frac{1}{2j}e^{j\omega_0 t} - \frac{1}{2j}e^{-j\omega_0 t}$$

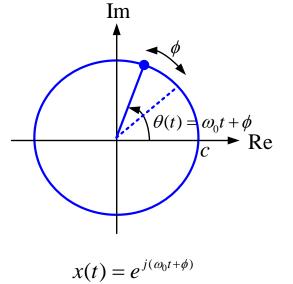


■ 초기 위상이 0이 아닌 경우

$$x(t) = e^{j(\omega_0 t + \phi)} = e^{j\omega_0 t} \cdot e^{j\phi}$$

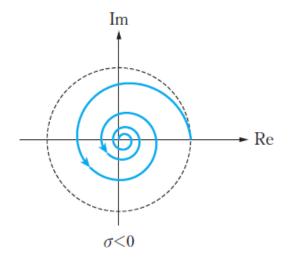
$$\Rightarrow \text{Re}\{x(t)\} = \cos(\omega_0 t + \phi), \quad \text{Im}\{x(t)\} = \sin(\omega_0 t + \phi)$$

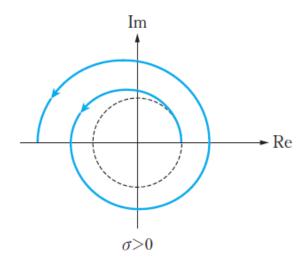






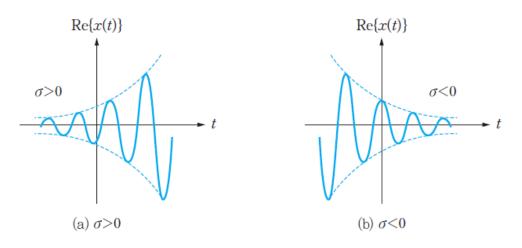
■ 복소 지수 함수 (Complex Exponential Function) - (3) s가 일반적인 복소수인($s=s+jw_0$) 경우 $x(t)=e^{(\sigma+j\omega_0)t}=e^{\sigma t}\cos\omega_0\,t+je^{\sigma t}\sin\omega_0\,t$







- 복소 지수 함수 (Complex Exponential Function) (3) s가 일반적인 복소수인($s=s+jw_0$) 경우 $x(t)=e^{(\sigma+j\omega_0)t}=e^{\sigma t}\cos\omega_0\,t+je^{\sigma t}\sin\omega_0\,t$
 - 실수부의 파형: s의 부호에 따라 진동하면서 진폭이 커지거나 진동하면서 진폭이 감쇠





- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



LINEAR SYSTEM VS. NONLINEAR SYSTEM

- Linear if
 - Additive: $T[x_1(t) + x_2(t)] = T[x_1(t)] + T[x_2(t)]$
 - Homogeneous: $T[\alpha x_1(t)] = \alpha T[x_1(t)]$
- Linearity를 위한 필요충분 조건: 중첩의 원리 성립

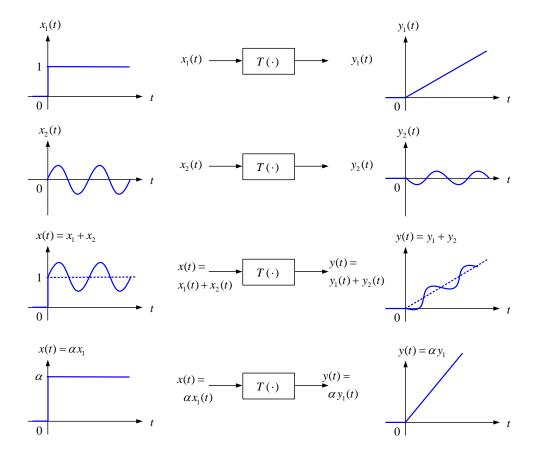
$$T[\alpha x_1(t) + \beta x_2(t)] = \alpha T[x_1(t)] + \beta T[x_2(t)]$$

- Nonlinear system: 선형 시스템이 아닌 시스템
 - Additivity나 homogeneity 중 어느 하나라도 만족이 안 되는 시스템



LINEAR SYSTEM VS. NONLINEAR SYSTEM

Principle of superposition





TIV SYSTEM VS.TV SYSTEM

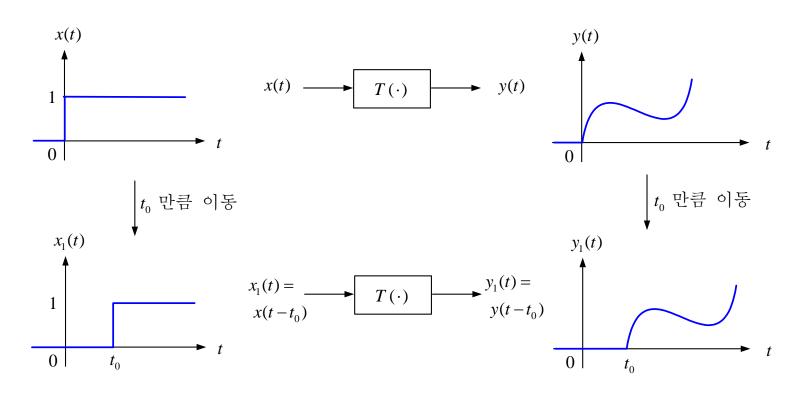
- Time Invariant (TIV: 시불변) 시스템의 개념
 - 시스템의 속성이 시간에 따라 변하지 않는 시스템
 - 시스템이 동작하는 시점에 상관 없이 항상 같은 출력을 발생시키는 시스템
- Time Varying (TV) 시스템
 - · TIV 시스템이 아닌 시스템(속성이 시간에 따라 변하는 시스템)
- TIV 시스템의 정의
 - 입력 x(t)에 대한 출력을 y(t) = T[x(t)]라 하자.
 - 이 입력을 t0초 후에 가하는 경우, 즉 $x_1(t) = x(t-t_0)$ 를 가하는 경우 출력이 $y_1(t) = y(t-t_0)$ 가 된다면, 즉 t_0 초 후에 동일한 파형의 출력이 나온다면 이 시스템을 시불변 시스템이라 한다. 즉

$$T[x(t-t_0)] = y(t-t_0)$$



TIV SYSTEM VS.TV SYSTEM

■ TIV **시스템**





$$T[x(t-t_0)] = y(t-t_0)$$

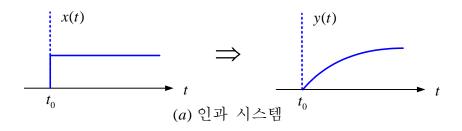
CAUSAL SYSTEM VS. NONCAUSAL SYSTEM

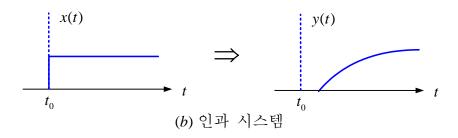
- Causal (인과) System의 개념
 - 아직 들어오지 않은 미래의 입력은 현재의 출력에 영향을 미치지 않는 시스템, 즉 원인(cause)이 있어야 결과(effect)가 있는 시스템의 속성을 인과적(causal)이라 한다.
 - 시각 t_0 에서 시스템의 출력 $y(t_0)$ 이 현재와 과거의 입력, 즉 $t \le t_0$ 의 입력에 의해서만 결정되는 시스템
- Noncausal (비인과) System
 - $t > t_0$ 의 입력이 $y(t_0)$ 에 영향을 미치는 시스템

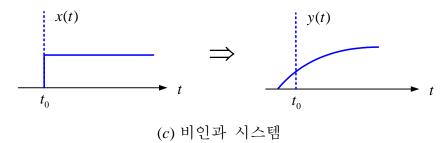


CAUSAL SYSTEM VS. NONCAUSAL SYSTEM

- Linear Causal System
 - For x(t) = 0 $(t \le t_0) \Rightarrow y(t) = 0$ $(t \le t_0)$







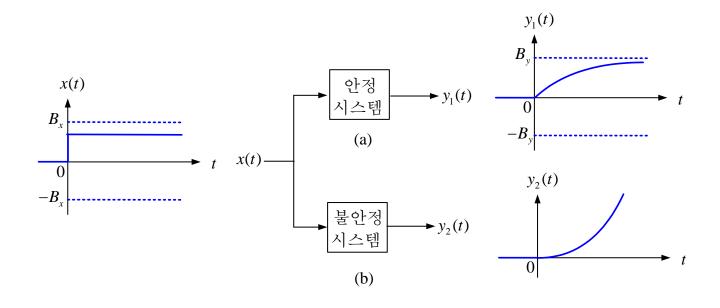


STABLE SYSTEM VS. UNSTABLE SYSTEM

- BIBO Stability
 - 시스템에 임의의 유한한 크기의 입력을 가했을 때, 출력이 무한한 크기로 발산하지 않는다면 그 시스템을 BIBO (bounded input bounded output) 안정 시스템(stable system)이라 한다.
 - 즉 모든 t 에서 $|x(t)| \le B_x < \infty$ 와 같이 크기가 유한한 임의의 입력에 대해, 출력이 모든 t 에서 $|y(t)| \le B_y < \infty$ 을 만족시킨다면 이 시스템은 BIBO 안정하다.
- Unstable System
 - · 입력의 크기가 유한한 값을 넘지 못하게 제한하더라도 출력이 발산하는 시스템



STABLE SYSTEM VS. UNSTABLE SYSTEM



- [Note]
 - BIBO 안정성을 증명하려면 크기가 제한된 모든 종류의 입력 신호에 대해 출력 신호의 크기가 제한된다는 것을 보여야 한다.
 - 불안정성을 증명하는 경우에는 출력 신호가 발산하게 되는 제한된 크기의 입력 신호의 예를 하나만 제시해도 충분하다.



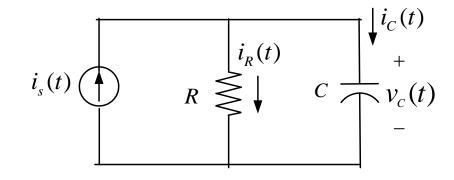
입출력 미분방정식에 의한 표현

- 입출력 미분방정식
 - 시스템의 예:

$$i_S(t) = i_R(t) + i_C(t) = \frac{v_C}{R} + C\frac{dv_C}{dt}$$

$$i_S(t) = x(t), v_C(t) = y(t)$$

$$\Rightarrow \frac{dy(t)}{dt} + \frac{1}{RC}y(t) = \frac{1}{C}x(t)$$



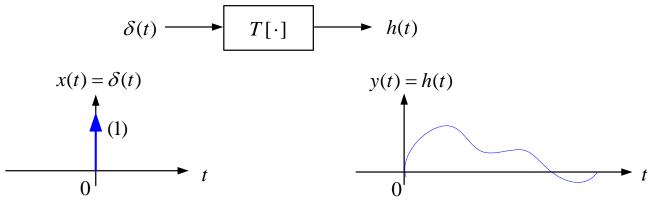
• 일반적인 선형 시불변 시스템의 입출력 미분방정식

$$\sum_{n=0}^{N} a_n \frac{d^n y(t)}{dt^n} = \sum_{m=0}^{M} b_m \frac{d^m x(t)}{dt^n}$$



IMPULSE RESPONSE에 의한 표현

- Impulse Response
 - $\mathbf{Q}: h(t) = T[\delta(t)]$

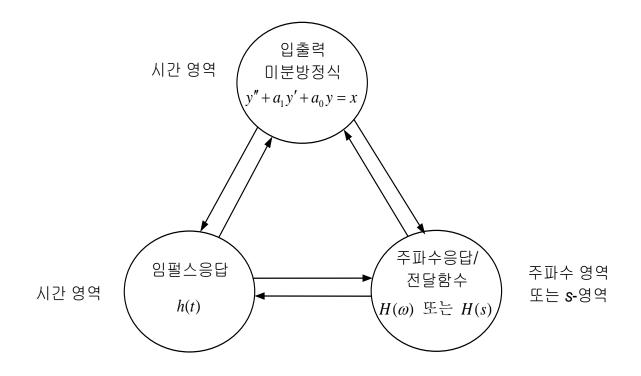


- 미분방정식 경우, 차수가 높으면 방정식의 해를 구하는 것이 쉽지 않다.
- 임펄스 응답에 의한 시스템 표현에서는 다음 적분만 계산하면 되므로 상대적으로 출력을 구하기가 쉽다.

$$y(t) = h(t) * x(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t - \tau)d\tau$$



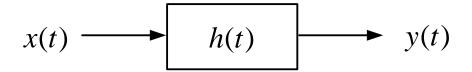
시스템에 대한 여러 가지 표현 방법





임펄스 응답으로 표현된 시스템의 응답

- LTI System의 응답
 - Convolution integral



$$y(t) = x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{2\pi} x(\tau)h(t-\tau)d\tau$$



CONVOLUTION의 성질

■ 교환성

$$x(t) * h(t) = h(t) * x(t)$$

■ 결합성

$$\{x(t) * h_1(t)\} * h_2(t) = x(t) * \{h_1(t) * h_2(t)\}$$

$$x(t) \longrightarrow h_1(t) \longrightarrow h_2(t) \longrightarrow y(t) \qquad \equiv \qquad x(t) \longrightarrow h(t) = h_1(t) * h_2(t) \longrightarrow y(t)$$

■ 분배성

$$x(t) * \{h_1(t) + h_2(t)\} = x(t) * h_1(t) + x(t) * h_2(t)$$

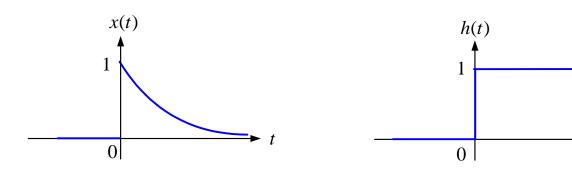
$$x(t) \xrightarrow{h_1(t)} + y(t) = x(t) \xrightarrow{h_1(t) + h_2(t)} + y(t)$$

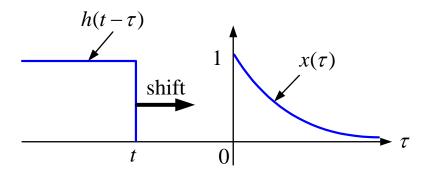
$$x(t) \xrightarrow{h_2(t)} + y(t) = x(t) + h_2(t) + h_2(t) + h_2(t)$$



CONVOLUTION 적분의 계산

- **[예세]**: y(t) = x(t) * h(t)
 - $x(t) = e^{-at}u(t), a > 0, h(t) = u(t)$

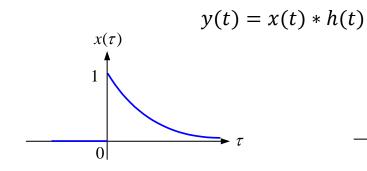


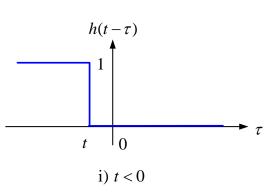




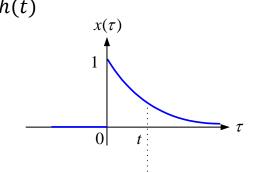
CONVOLUTION 적분의 계산

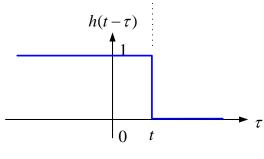
■ [풀이]





no overlap
$$\Rightarrow y(t) = 0$$





ii)
$$t > 0$$

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau = \int_{0}^{t} e^{-a\tau}d\tau = \frac{1}{a}(1 - e^{-at})$$



CONVOLUTION 적분의 계산

■ [\mathbb{Z} **0**]: y(t) = x(t) * h(t)

$$y(t) = \frac{1}{a}(1 - e^{-at})u(t)$$

$$y(t)$$

$$\frac{1}{a}$$

$$t$$



항등 시스템과 무왜곡 전송 채널

■ Identity 시스템

$$x(t) * \delta(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\delta(t - \tau)d\tau = x(t)$$

• 항등 시스템의 임펄스 응답

$$h(t) = \delta(t) \quad \leftrightarrow \quad y(t) = x(t)$$

■ 지연만 있는 시스템의 임펄스 응답

$$h(t) = \delta(t - t_0) \quad \leftrightarrow \quad y(t) = x(t - t_0)$$



항등 시스템과 무왜곡 전송 채널

- Distortionless Channel
 - 송신 신호가 상수의 배율(k배)로 곱해지고 일정 시간(t_0)만큼 지연되어 수신기에 들어온다면 수신 신호의 모양 자체는 송신 신호의 모양과 동일하므로 정보의 복구에 문제가 없다.
 - 이러한 통신 환경을 무왜곡 전송(distortionless transmission) 조건이라 한다.
 - 무왜곡 시스템의 임펄스 응답

$$h(t) = k\delta(t - t_0) \quad \leftrightarrow \quad y(t) = kx(t - t_0)$$





LTI SYSTEM의 임펄스 응답

Memoryless system

$$y(t) = Kx(t), K$$
는 상수 $\Leftrightarrow h(t) = K\delta(t)$

- Causal system
 - LTI system is causal if h(t) = 0, t < 0
 - Output of causal LTI system

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t-\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{t} x(\tau)h(t-\tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau = \int_{0}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau$$

- Stable system
 - LTI system is BIBO stable iff impulse response is absolutely integrable

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty$$



- 신호 해석을 위한 기초 용어
- 신호의 유형 분류
- 신호의 기본 연산
- 신호 해석에 많이 사용되는 기본 함수
- 선형 시스템
- 상관 함수



CROSS-CORRELATION FUNCTION

■ 에너지 신호의 상호상관 함수

$$R_{xy}(\tau) \triangleq \int_{-\infty}^{\infty} x^*(t)y(t+\tau)dt$$

■ 전력 신호의 상호상관 함수

$$R_{xy}(\tau) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^*(t) y(t+\tau) dt$$

• 주기 신호의 경우

$$R_{xy}(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x^*(t) y(t+\tau) dt$$



■ 에너지 신호의 자기상관 함수

$$R_{x}(\tau) \triangleq \int_{-\infty}^{\infty} x^{*}(t)x(t+\tau)dt$$

■ 자기상관 함수의 성질

i)
$$R_{x}(\tau) = R_{x}^{*}(-\tau)$$

ii) $R_{x}(0) \triangleq \int_{-\infty}^{\infty} |x(t)|^{2} dt = E$
iii) $|R_{x}(\tau)| \leq R_{x}(0)$



■ 전력 신호의 자기상관 함수

$$R_{\tau}(\tau) = \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x^{*}(t) x(t+\tau) dt$$

• 주기신호의 경우

$$R_{\tau}(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x^*(t) x(t+\tau) dt$$

• 자기상관 함수의 성질

$$i) R_{\chi}(\tau) = R_{\chi}^*(-\tau)$$

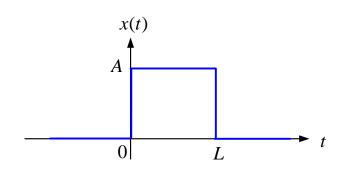
ii)
$$R_{x}(0) \triangleq \lim_{T \to \infty} \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} |x(t)|^{2} dt = P$$

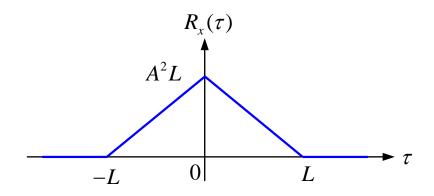
iii)
$$|R_x(\tau)| \leq R_x(0)$$

iv) If x(t) is periodic, then $R_x(\tau)$ is also periodic with same period



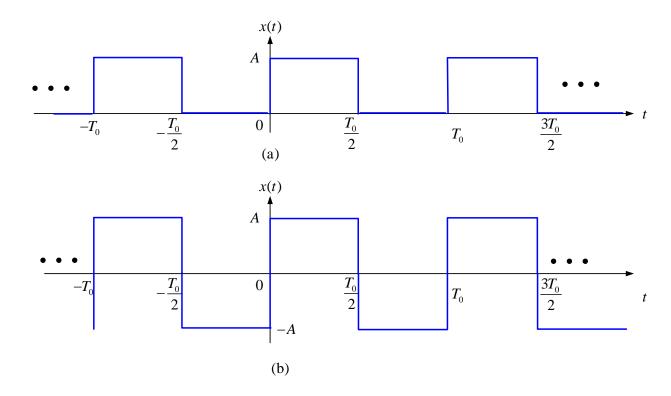
■ 예제 (에너지 신호)





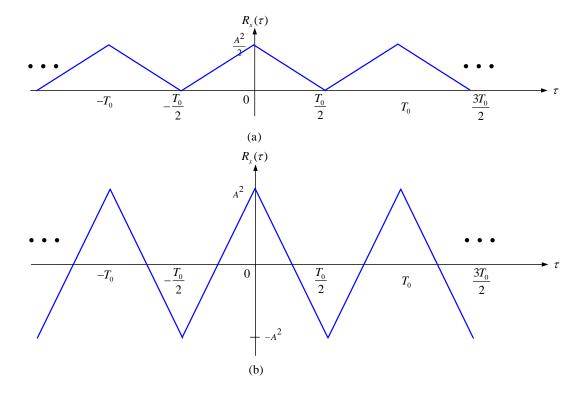


■ 예제 (전력 신호)





■ 예제 (전력 신호)





■ 예제 (정현파 신호)

$$x(t) = A\cos(2\pi f_0 t + \theta)$$

$$R_x(\tau) = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} x(t) x(t - \tau) dt$$

$$= \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} A\cos(\omega_0 t + \theta) \cdot A\cos(\omega_0 (t - \tau) + \theta) dt$$

$$= \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} \frac{A^2}{2} \{\cos(\omega_0 \tau) + \cos(2\omega_0 t - \omega_0 \tau + 2\theta)\} dt$$

$$= \frac{A^2}{2} \cos(\omega_0 \tau)$$

- · 자기상관 함수는 주기 신호이며 θ 와는 무관하다.
- $R_x(0)$ 는 신호의 평균 전력 $A^2/2$ 과 동일하다.



ANY QUESTIONS?