

# 디지털신호처리



강 의 노 트

## 비주기 이산 신호 푸리에 변환

12주차 2차시

## 학습내용

- ❖ 이산 푸리에 급수의 특징
- ❖ 비주기 이산 신호 푸리에 변환

## 학습목표

- ❖ 이산 푸리에 급수의 특징에 대해 나열하여 설명할 수 있다.
- ❖ 비주기 이산 신호 푸리에 변환에 대해 설명할 수 있다.



이산 푸리에 급수의 특징

1. 이산 푸리에 급수의 분석식과 합성식

이산 푸리에 급수  
(DTFS)의 분석식

$$X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n} \rightarrow X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

이산 푸리에 급수의  
합성식

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{j2\pi kn/N} \rightarrow x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{jk\Omega_0 n}$$

- 기본파( $\Omega_0 = \frac{2\pi}{N}$ )와 고조파( $\Omega_k = k \frac{2\pi}{N} = k\Omega_0$ )로 신호 성분 표현
- 단지  $N$ 개의 서로 다른 주파수 성분 존재(연속계의 경우 무한개 존재)
- $2\pi$ : 주기성에 의해  $k$ 고조파와  $N+k, 2N+k, \dots$  고조파는 동일 신호
- 스펙트럼 이  $2\pi$ 구간으로 대역 제한 되어 주기적으로 반복됨  
⇒ 신호도 주기  $N$ , 스펙트럼도 주기  $N$ 인 주기 함수

1) 이산 시간 푸리에 급수(DTFS)

이산 시간 분석식  
(푸리에 급수)

$$X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

이산 시간 합성식  
(푸리에 급수)

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{jk\Omega_0 n}$$

- 분석식과 합성식 모두 동일한 **유한개 항의 합**  
⇒ **수치 계산에 매우 적합함**

2) 진폭 및 위상 스펙트럼

- 푸리에 계수  $X[k]$ 는 복소수 ⇒ 극좌표 형태로 표현

$$X[k] = |X[k]| e^{j\angle X[k]}$$

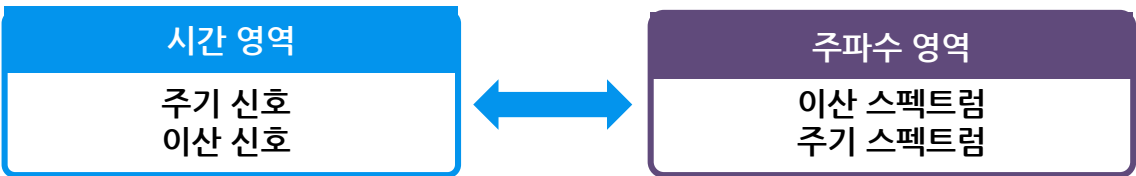
진폭 스펙트럼

$$|X[k]|$$

위상 스펙트럼

$$\angle X[k]$$

- 푸리에 급수 및 변환의 시간·주파수 쌍대성





이산 푸리에 급수의 특징

2. 이산 푸리에 급수의 주요 성질

1) 선형성(Linearity)

$x_1[n] \Leftrightarrow X_1[k]$  이고,  $x_2[n] \Leftrightarrow X_2[k]$  이면

$$Ax_1[n] + Bx_2[n] \Leftrightarrow AX_1[k] + BX_2[k]$$

2) 시간 이동(Time-shifting)

$x[n] \Leftrightarrow X[k]$  이면,

$$x[n - n_0] \Leftrightarrow X[k]e^{-j2\pi kn_0/N} = X[k]e^{-jkn_0\Omega_0}$$

- 신호를 시간 영역에서  $n_0$ 샘플만큼 지연 또는 이동했을 경우, 주파수 영역에서는 **위상의 변화**만 있고, **진폭에는 변화가 없음**을 의미
- **[예]**  $n_0 = N$ 일 경우  
$$x[n - N] \Leftrightarrow X[k]e^{-j2\pi kN/N} = X[k]e^{-j2\pi k} = X[k]$$

3) 시간 컨볼루션

$x_1[n] \Leftrightarrow X_1[k]$  이고,  $x_2[n] \Leftrightarrow X_2[k]$  일 경우

$$x_1[n] \otimes x_2[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[m]x_2[n - m] \Leftrightarrow NX_1[k]X_2[k]$$

※ 기호 : 원형 컨볼루션(Circular Convolution)

- 시간영역에서의 컨볼루션은 주파수 영역에서 **곱셈**이 된다는 성질

4) 주파수 컨볼루션

$$x_1[n]x_2[n] \Leftrightarrow X_1[k] \otimes X_2[k] = \sum_{m=0}^{N-1} X_1[m]X_2[k - m]$$

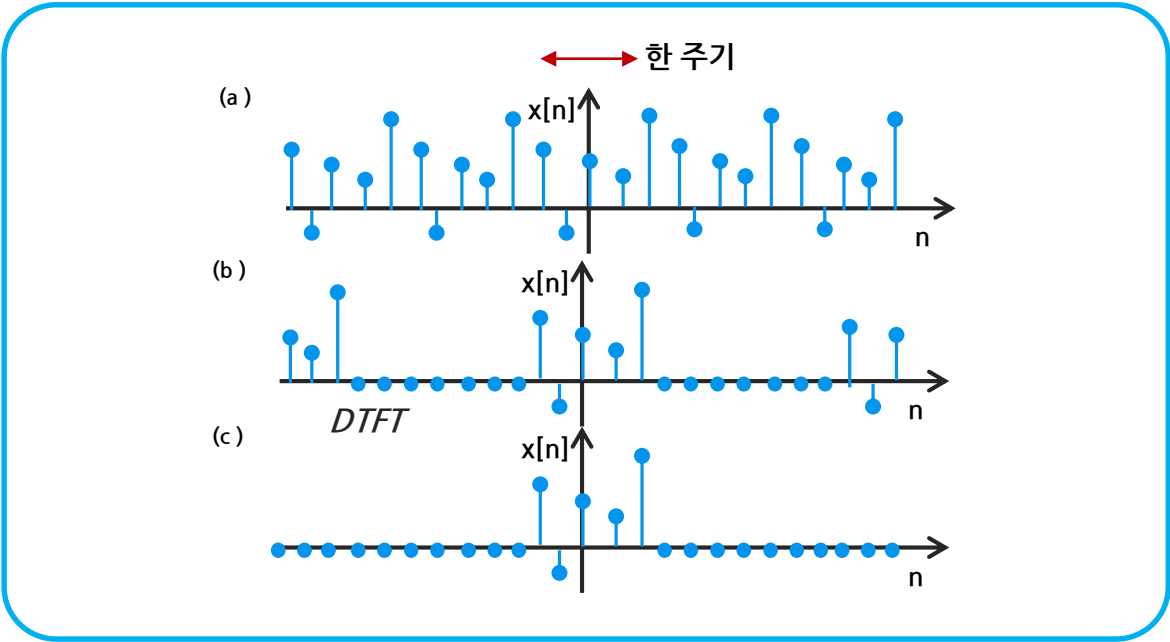
- 시간영역에서의 곱셈은 **주파수 영역에서 컨볼루션**으로 계산됨
- 시간영역과 주파수 영역에 대한 **쌍대성(Duality)**이 성립함



비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

1. 비주기 이산 신호에 대한 푸리에 변환 유도

$$X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$



- (a) 이산 신호의 주기  $N=5$
- 이산주기신호 (a)에서 한 주기만 (5개의 샘플)을 선택하여 (b) 부분과 같이 다른 주기를 가지도록 함
- 그 사이를 0으로 채우면, (b)신호는 주기  $N=12$ 의 주기신호
- 이 과정을 더 진행하여 0을 더 채워 넣으면서 주기가 무한대인 이산 신호를 만들 수 있음
- (c) 신호는 주기  $N=\infty$ 인 이산 신호 즉 **비주기 이산 신호**가 됨



이런 방법으로 비주기 신호를 만든다면 스펙트럼  $X[k]$ 는 어떻게 변화할까?

- 주기  $N$ 이 계속해서 증가함에 따라서  $(1/N)$ 의 곱셈 때문에 **진폭  $X[k]$ 의 크기는 점점 작아짐**  $N \rightarrow \infty$
- 기본 주파수  $\Omega_0 = \frac{2\pi}{N}$ 는 주기  $N$ 이 증가하면서 점점 작아지면 인접한  $X[k]$ 는 점점 가까워지며,  $N \rightarrow \infty$ 의 극한에서는 모든 주파수 성분들이 점점 가까워져 궁극적으로 **이산 스펙트럼의 분포가 연속적인 스펙트럼**으로 변화

$$k\Omega_0 = k \frac{2\pi}{N} \rightarrow \Omega$$



비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

1. 비주기 이산 신호에 대한 푸리에 변환 유도

주기 N인 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 급수(DTFS)

$$X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk \frac{2\pi}{N} n}$$

→

비주기 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 변환(DTFT)

$$X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

- 주기 N이 무한대로 커지면서 각각의 스펙트럼 계수  $X[k]$ 가 0으로 가는 것을 방지
- 스펙트럼 계수에 N을 곱하고( $N \times X[k]$ ) n의 범위도  $n=\pm\infty$  구간으로 확장된 비주기 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 변환  $X(\Omega)$ 를 얻을 수 있음

비주기 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 변환

$$X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$

- $X(\Omega)$ 는 주기적임 ( $2\pi$ 의 배수만큼 주파수 차가 나는 이산 복소 정현파는 동일)  
$$X(\Omega + 2m\pi) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j(\Omega + 2m\pi)n}$$
$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\Omega n} e^{-j2m\pi n} = X(\Omega)$$

주기 N인 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 합성식

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{jk \frac{2\pi}{N} n}$$

→

비주기 이산 신호  $x[n]$ 에 대한 이산 푸리에 역변환

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$

- 연속적인 이산 푸리에 변환  $X(\Omega)$  로 부터 시간영역 이산 신호  $x[n]$ 은 **이산 푸리에 역변환**을 통하여 생성가능함
- 이산 푸리에 역변환은 연속 스펙트럼  $X(\Omega)$ 로 부터 어떻게 **시간영역 신호  $x[n]$ 을 합성하고 재생성**할 수 있는지를 나타냄
- 이산 신호의 주파수 스펙트럼은 연속 신호와 **달리 반복적인 특성**을 가짐 이는 샘플링에 따른 결과로, **디지털 신호의 모호성**을 나타내는 것임



비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

2. 비주기 이산 신호 푸리에 변환 수렴 조건

- 1) 절대 총합 가능
  - $x[n]$ 이 절대 총합 가능(Absolutely Summable)하면 푸리에 변환은 존재함

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

3. 비주기 이산 신호에 대한 진폭과 위상 스펙트럼

- 1) 진폭과 위상 스펙트럼

$$X(\Omega) = |X(\Omega)|e^{j\angle X(\Omega)}$$

**진폭 스펙트럼**      $|X(\Omega)| \rightarrow$  주기가  $2\pi$ 인 주기함수  
 $x[n]$ 의 복소지수 성분들의 **상대적인 크기를** 나타냄

**위상 스펙트럼**      $\angle X(\Omega) \rightarrow$  주기가  $2\pi$ 인 주기함수  
 $x[n]$ 의 복소지수 성분들의 **상대적인 위상을** 나타냄

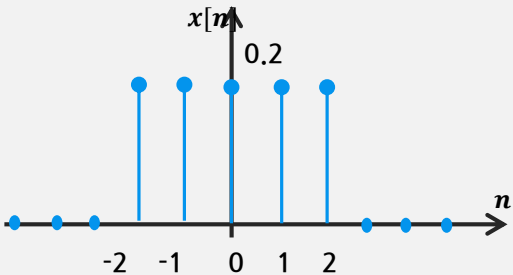


비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

3. 비주기 이산 신호에 대한 진폭과 위상 스펙트럼

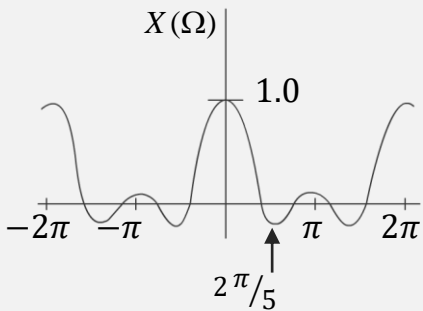
예제 32-01

다음과 같은 비주기 이산 신호에 대한 푸리에 변환을 구해 보자.



[예제풀이]

$$\begin{aligned} X(\Omega) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n]e^{-j\Omega n} = 0.2e^{-j2\Omega} + 0.2e^{-j\Omega} + 0.2e^{j0} + 0.2e^{j\Omega} + 0.2e^{j2\Omega} \\ &= 0.2(1 + 2\cos\Omega + 2\cos2\Omega) \end{aligned}$$



샘플링 정리에 의한 결과로 주파수 스펙트럼은  
주기가  $2\pi$ 인 **주기적인 연속 스펙트럼**임





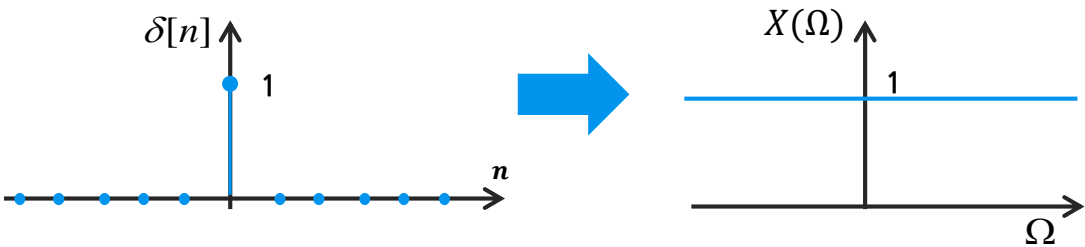
비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

4. 주요 이산 신호에 대한 이산 푸리에 변환

1) 임펄스 신호

- 단위 임펄스 신호  $x[n] = \delta[n]$  의 이산 시간 푸리에 변환

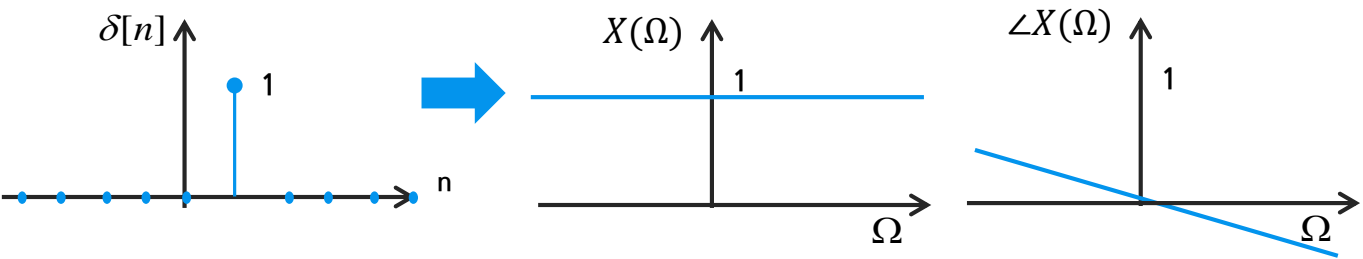
$$X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta[n] e^{-j\Omega n} = 1$$



⇒ 임펄스 신호는 **모든 주파수 성분을 포함함**

2) 시간 지연된 임펄스 신호

$$x[n] = \delta[n-1] \qquad X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta[n-1] e^{-j\Omega n} = e^{-j\Omega}$$



⇒ 스펙트럼의 크기는 1이지만, **주파수에 비례하는 위상**을 가짐

비주기 이산 신호 푸리에 변환(Discrete Time Fourier Transform)

4. 주요 이산 신호에 대한 이산 푸리에 변환

3) 정현파 신호

$$e^{j\Omega_0 n} \Leftrightarrow 2\pi\delta(\Omega - \Omega_0)$$

$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} 2\pi\delta(\Omega - \Omega_0) e^{j\Omega n} d\Omega = e^{j\Omega_0 n}$$

⇒ 오일러 공식을 이용하여 정현파는 복소 정현파로 바꾸어 나타내면

$$F\{\cos \Omega_0 n\} = F\left\{\frac{e^{j\Omega_0 n} + e^{-j\Omega_0 n}}{2}\right\} = \pi\delta(\Omega - \Omega_0) + \pi\delta(\Omega + \Omega_0)$$

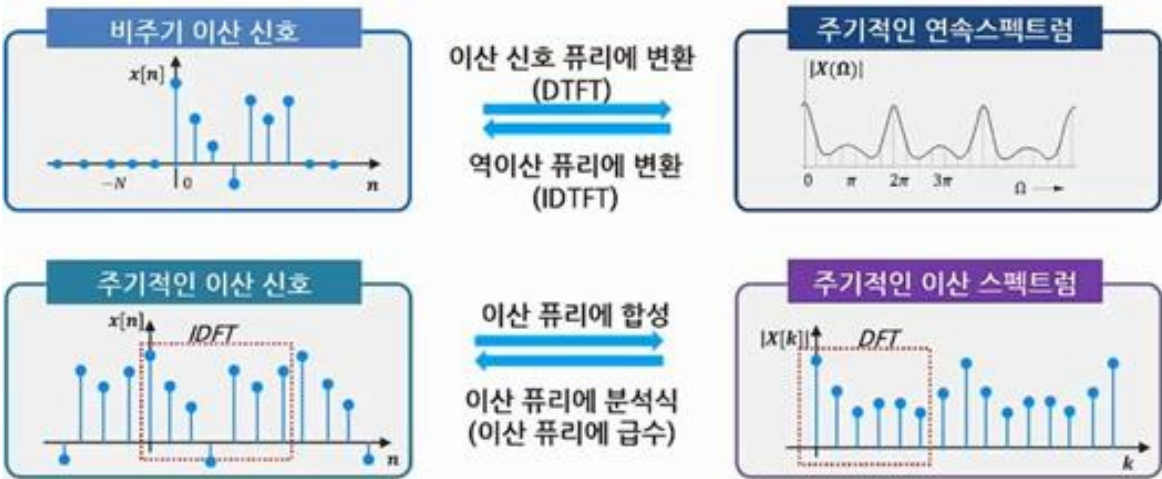
$$\cos \Omega_0 n \Leftrightarrow \pi\delta(\Omega - \Omega_0) + \pi\delta(\Omega + \Omega_0)$$

4) 이산 주기 신호

- 이산 주기 신호의 주파수 스펙트럼은 같은 파형을 가진 비주기 신호의 이산 푸리에 변환을 샘플링한 이산함수임 ⇒ 스펙트럼 간격은  $2\pi$ 임

$$X_N(\Omega) = \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(k\Omega_0) \delta(\Omega - k\Omega_0)$$

$$\frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X_N(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega = \sum_{k=0}^{N-1} X_k e^{jk\Omega n} = x_N[n]$$



핵심정리

이산 푸리에 급수의 특징

이산 시간 분석식  
(푸리에 급수)

$$X[k] = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

이산 시간 합성식  
(푸리에 급수)

$$x[n] = \sum_{k=0}^{N-1} X[k] e^{jk\Omega_0 n}$$

- 이산 푸리에 급수의 주요성질
  - 선형성(Linearity)  
 $x_1[n] \Leftrightarrow X_1[k]$  이고  $x_2[n] \Leftrightarrow X_2[k]$  이면  
 $Ax_1[n] + Bx_2[n] \Leftrightarrow AX_1[k] + BX_2[k]$
  - 시간이동(Time-shifting)  
 $x[n] \Leftrightarrow X[k]$  이면,  $x[n - n_0] \Leftrightarrow X[k] e^{-j2\pi kn_0 / N} = X[k] e^{-jk\Omega_0 n_0}$
  - 시간 컨볼루션  $x_1[n] \otimes x_2[n] = \sum_{m=0}^{N-1} x_1[m] x_2[n - m] \Leftrightarrow NX_1[k] X_2[k]$
  - 주파수 컨볼루션  $x_1[n] x_2[n] \Leftrightarrow X_1[k] \otimes X_2[k] = \sum_{m=0}^{N-1} X_1[m] X_2[k - m]$

비주기 이산 신호에 대한 푸리에변환

