



มหาวิทยาลัยราชภัฏนครปฐม

สัญญาณและระบบ

การแปลงฟูเรียร์

ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา (10)

Assoc.Prof.**Piya Kovintavewat**, Ph.D.

Data Storage Technology Research Center

Nakhon Pathom Rajabhat University

<http://home.npru.ac.th/piya>



Outline



- ❑ การแปลงฟูรีเยร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลาของสัญญาณไม่เป็นคาบ
- ❑ การแปลงฟูรีเยร์ของสัญญาณคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา
- ❑ คุณสมบัติการแปลงฟูรีเยร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา
- ❑ หลักการทวิภาวะ
- ❑ ผลตอบสนองเชิงความถี่ของระบบ LTI ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา

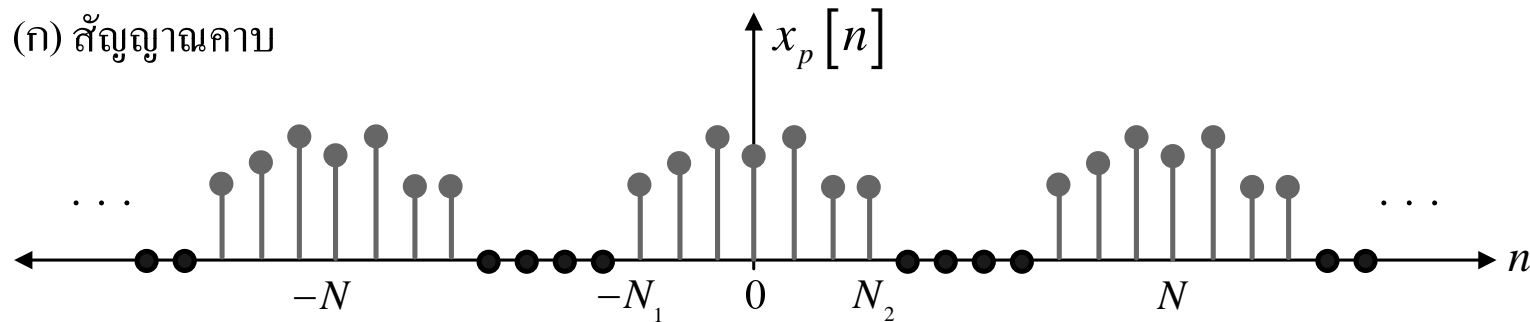


สูตรการแปลงฟูเรียร์

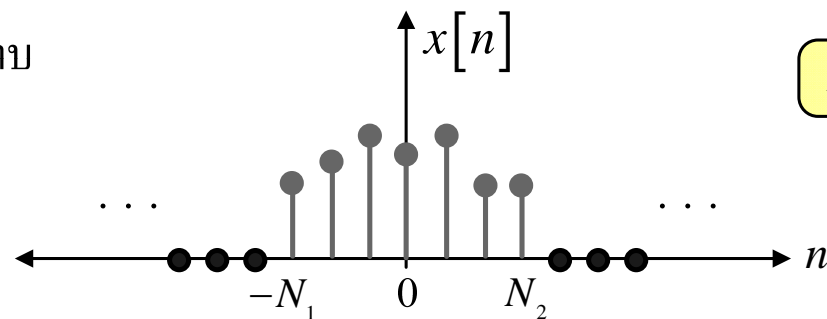


□ สัญญาณไม่เป็นคาบ \Rightarrow สัญญาณคาบที่มีคาบเวลาเท่ากับค่าอนันต์

(ก) สัญญาณคาบ



(ข) สัญญาณไม่เป็นคาบ



$$N \geq N_1 + N_2 + 1$$

ถ้าสัญญาณคาบ $x_p[n]$ มีคาบเวลา $N \rightarrow \infty \Rightarrow$ สัญญาณ $x_p[n]$ และ $x[n]$ คือสัญญาณเดียวกัน





สัญญาณคาบ $x_p[n]$ เขียนให้อยู่ในรูปของอนุกรมฟูเรียร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา (DFS) ได้คือ

$$x_p[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk(2\pi/N)n} \quad \text{และ} \quad a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_p[n] e^{-jk(2\pi/N)n}$$

โดยสัญลักษณ์ $k = \langle N \rangle$ หมายถึงค่า k ที่ใช้จะเรียงต่อกันเป็นจำนวน N พจน์ เนื่องจาก

$$x[n] = \begin{cases} x_p[n], & -N_1 \leq n \leq N_2 \\ 0, & \text{else} \end{cases} \Rightarrow a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=-N_1}^{N_2} x[n] e^{-jk(2\pi/N)n} = \frac{1}{N} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk(2\pi/N)n}$$



ถ้ากำหนดให้ $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n}$ และเปรียบเทียบสมการ a_k จะได้ $a_k = \frac{1}{N} X(e^{jk\omega_0})$ เมื่อ

$\omega_0 = 2\pi/N$ แทนค่า a_k ลงในสมการ $x_p[n]$ จะได้

$$x_p[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{N} X(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(e^{jk\omega_0}) e^{jk\omega_0 n} \omega_0$$





เมื่อ $N \rightarrow \infty$ จะได้ว่า $\omega_0 \rightarrow 0$ ถ้ากำหนดให้ $\omega_0 = \Delta\omega$ ดังนั้นจากรูปใหม่ได้เป็น

$$x_p[n] \Big|_{N \rightarrow \infty} = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=-N} X(e^{jk\Delta\omega}) e^{jk\Delta\omega n} \Delta\omega$$

และเมื่อ $\Delta\omega \rightarrow 0$ เครื่องหมายผลรวมจะเปลี่ยนเป็นเครื่องหมายปริพันธ์ ซึ่งเป็นผลทำให้

$x_p[n] \rightarrow x[n]$ ดังนั้นจะได้

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

โดย $X(e^{j\omega})$ เรียกว่าสเปกตรัมของสัญญาณ $x[n]$ ซึ่งมีลักษณะเป็นสัญญาณคาบที่มีคาบความถี่เท่ากับ 2π และ $X(e^{j\omega})$ หาได้จาก

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

เมื่อ $\omega = 2\pi f$ คือความถี่เชิงมุมมีหน่วยเป็นเรเดียนต่อวินาที





คู่การแปลงฟูเรียร์

□ การแปลงฟูเรียร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลาจะใช้สัญลักษณ์ต่อไปนี้

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

และ

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

เมื่อ $\mathcal{F}\{\cdot\}$ คือสัญลักษณ์การแปลงฟูเรียร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา และ $\mathcal{F}^{-1}\{\cdot\}$ คือสัญลักษณ์การแปลงฟูเรียร์ผกผันที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา นอกจากนี้ยังใช้สัญลักษณ์

$$x[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X(e^{j\omega})$$

เพื่อแสดงความสัมพันธ์ของคู่การแปลงฟูเรียร์ระหว่าง $x[n]$ และ $X(e^{j\omega})$





สเปกตรัมฟูเรียร์

โดยทั่วไป $X(e^{j\omega})$ เขียนให้อยู่ในรูปของฟังก์ชันเลขชี้กำลังเชิงซ้อนของความถี่ ω ได้คือ

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

เมื่อ $|X(e^{j\omega})|$ คือสเปกตรัมเชิงแอมพลิจูดแบบต่อเนื่อง และ $\angle X(e^{j\omega}) = \tan^{-1} \left(\frac{\text{Im}\{X(e^{j\omega})\}}{\text{Re}\{X(e^{j\omega})\}} \right)$

คือสเปกตรัมเชิงเฟสแบบต่อเนื่องของสัญญาณ $x[n]$

ถ้า $x[n]$ เป็นฟังก์ชันค่าจริง $\Rightarrow X(-e^{j\omega}) = X^*(e^{j\omega}) = |X(e^{j\omega})| e^{-j\angle X(e^{j\omega})}$

$$|X(-e^{j\omega})| = |X(e^{j\omega})| \quad \Rightarrow \text{ฟังก์ชันคู่}$$

$$\angle X(-e^{j\omega}) = -\angle X(e^{j\omega}) \quad \Rightarrow \text{ฟังก์ชันคี่}$$

\Rightarrow สเปกตรัมฟูเรียร์ของ $x[n]$ โดยมีลักษณะเป็นสเปกตรัมแบบต่อเนื่อง





Example 1

จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณเลขชี้กำลัง $x[n] = a^n u[n]$ เมื่อ $|a| < 1$

วิธีทำ ผลการแปลงฟูเรียร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลาของสัญญาณ $x[n]$ หาได้จาก

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \{a^n u[n]\} e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{\infty} a^n e^{-j\omega n} = \sum_{n=0}^{\infty} (ae^{-j\omega})^n = \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$$

โดยอาศัยอนุกรมเรขาคณิตแบบอนันต์ $\sum_{n=0}^{\infty} r^n = \frac{1}{1-r}$, $|r| < 1$

ดังนั้นจะได้ $a^n u[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$, $|a| < 1$





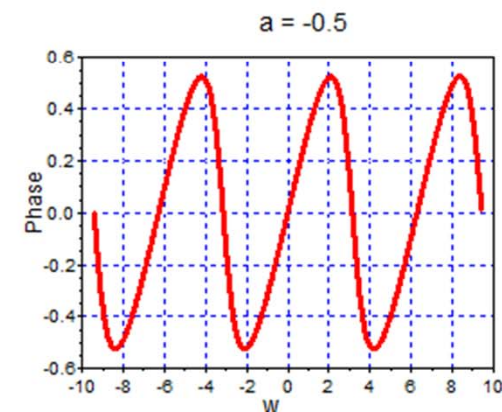
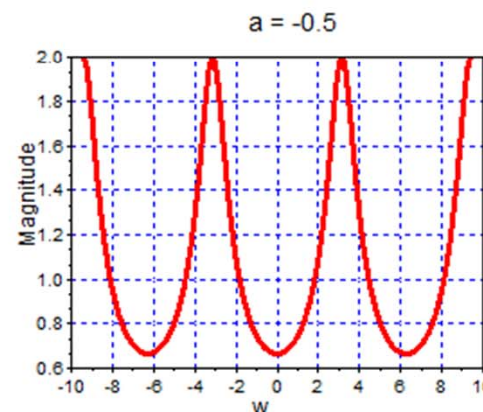
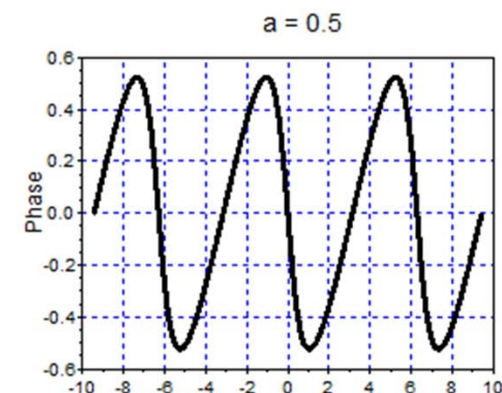
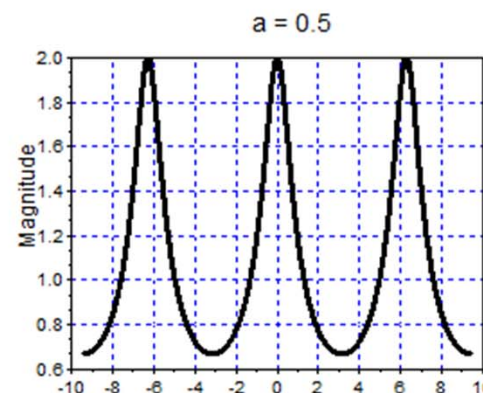
เนื่องจาก
$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - a\{\cos(\omega) - j\sin(\omega)\}} = \frac{1}{1 - a\cos(\omega) + ja\sin(\omega)}$$

ดังนั้น $X(e^{j\omega})$ แสดงให้อยู่ในรูปของขนาดและมุมเฟสได้ดังนี้

$$|X(e^{j\omega})| = \frac{1}{\sqrt{(1 - a\cos(\omega))^2 + (a\sin(\omega))^2}}$$

$$\begin{aligned} \angle X(e^{j\omega}) &= \tan^{-1}(1) - \tan^{-1}\left(\frac{a\sin(\omega)}{1 - a\cos(\omega)}\right) \\ &= -\tan^{-1}\left(\frac{a\sin(\omega)}{1 - a\cos(\omega)}\right) \end{aligned}$$

สเปกตรัมความถี่ $X(e^{j\omega})$ มีลักษณะเป็นสัญญาณคาบ
ที่มีคาบความถี่เท่ากับ 2π เรเดียนต่อวินาที





Example 2

จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณ $x[n] = a^{|n|}$ เมื่อ $|a| < 1$

วิธีทำ ผลการแปลงฟูเรียร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลาของสัญญาณ $x[n]$ หาได้จาก

$$\begin{aligned} X(e^{j\omega}) &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} a^{|n|} e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{-1} a^{-n} e^{-j\omega n} + \sum_{n=0}^{\infty} a^n e^{-j\omega n} \\ &= \sum_{n=1}^{\infty} a^n e^{j\omega n} + \sum_{n=0}^{\infty} a^n e^{-j\omega n} = \left\{ \sum_{n=0}^{\infty} (ae^{j\omega})^n - 1 \right\} + \sum_{n=0}^{\infty} (ae^{-j\omega})^n \end{aligned}$$

อาศัยอนุกรมเรขาคณิตแบบอนันต์ \Rightarrow ลสรุปได้เป็น

$$X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - ae^{j\omega}} - 1 + \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} = \frac{ae^{j\omega}}{1 - ae^{j\omega}} + \frac{1}{1 - ae^{-j\omega}} = \frac{1 - a^2}{1 - 2a \cos(\omega) + a^2}$$





Exercise 1

จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณ $x[n] = \Pi\left[\frac{n}{N_1}\right] = \begin{cases} 1, & |n| \leq N_1 \\ 0, & \text{else} \end{cases}$

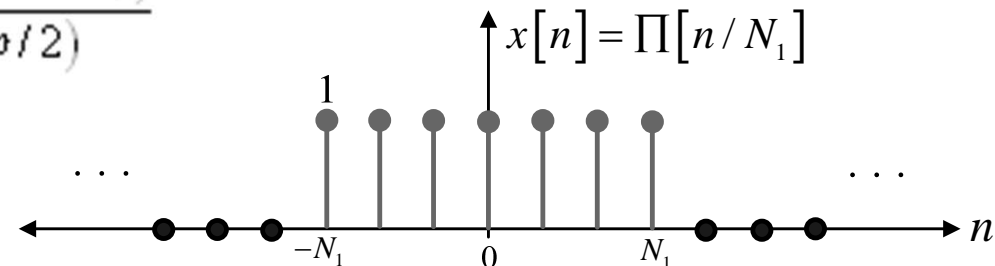
วิธีทำ ผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณ $x[n]$ หาได้จาก $X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-N_1}^{N_1} (1) e^{-j\omega n}$

เปลี่ยนตัวแปร $m = n + N_1$ จะได้ $X(e^{j\omega}) = \sum_{m=0}^{2N_1} e^{-j\omega(m-N_1)} = e^{j\omega N_1} \sum_{m=0}^{2N_1} e^{-j\omega m}$

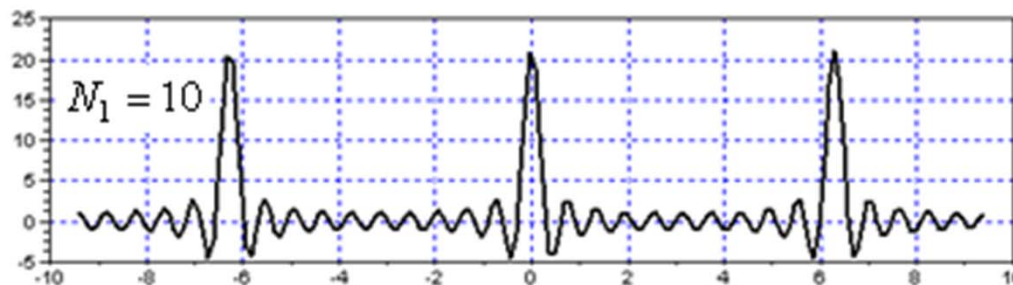
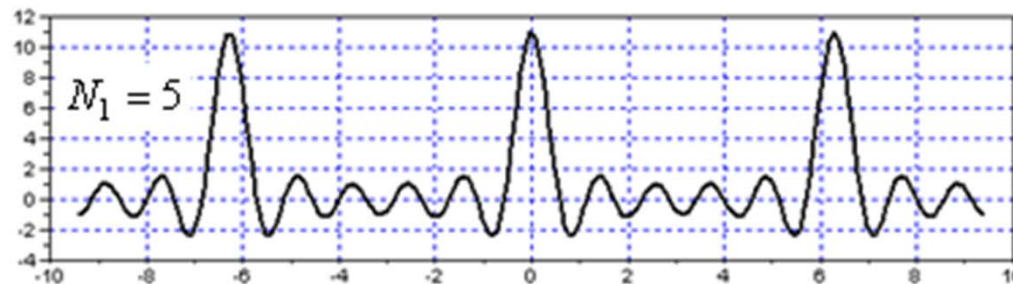
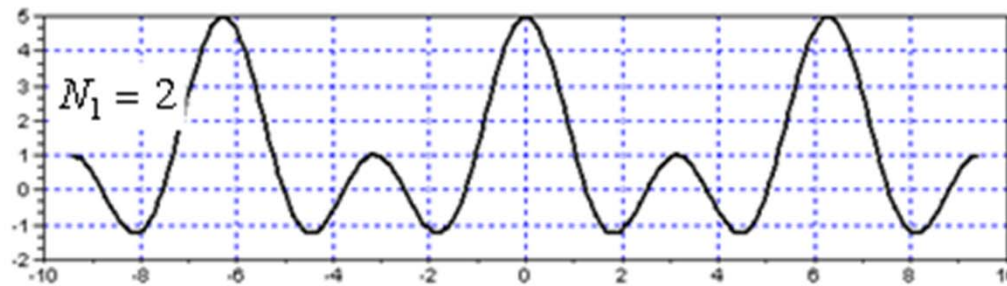
อาศัยอนุกรมเรขาคณิต $\sum_{i=0}^M \alpha^i = \frac{1-\alpha^{M+1}}{1-\alpha} \Rightarrow$ จัดรูปใหม่ได้เป็น

$$X(e^{j\omega}) = e^{j\omega N_1} \left\{ \frac{1 - e^{-j\omega(2N_1+1)}}{1 - e^{-j\omega}} \right\} = e^{j\omega N_1} \frac{e^{-j\omega(N_1+0.5)}}{e^{-j\omega/2}} \left\{ \frac{e^{j\omega(N_1+0.5)} - e^{-j\omega(N_1+0.5)}}{e^{j\omega/2} - e^{-j\omega/2}} \right\}$$

$$= \frac{\sin(\omega(N_1+0.5))}{\sin(\omega/2)} = (2N_1+1) \frac{\text{sinc}(\omega(N_1+0.5))}{\text{sinc}(\omega/2)}$$



- สเปกตรัมความถี่ของสัญญาณไม่เป็นคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลามีลักษณะเป็นสัญญาณคาบที่มีคาบความถี่เท่ากับ 2π
- เมื่อ N_1 มีค่ามากขึ้น (สัญญาณในโดเมนเวลามีความกว้างมากขึ้น) \Rightarrow สเปกตรัมความถี่จะถูกบีบให้แคบลง



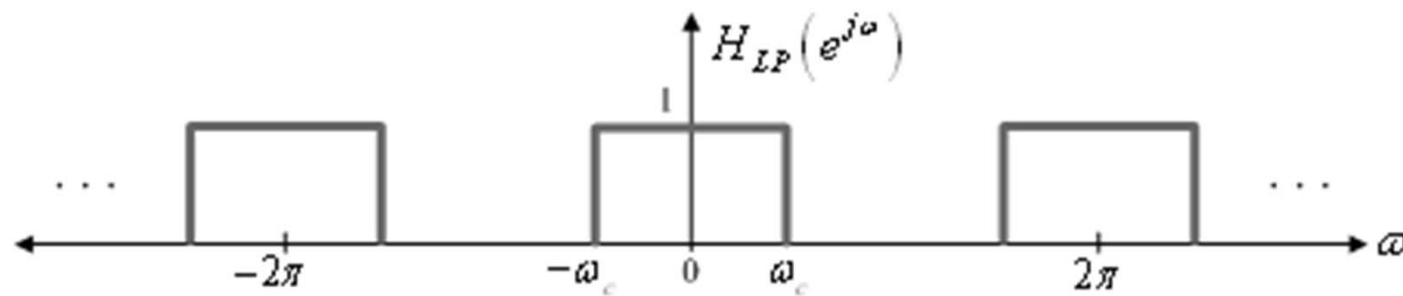
สเปกตรัมความถี่ของสัญญาณรูปสี่เหลี่ยม สำหรับค่า N_1 ต่างๆ





Example 3

จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ผกผันของสเปกตรัมความถี่ของวงจรกรองผ่านต่ำ $H(e^{j\omega})$ ที่มีความถี่ตัด ω_c



วิธีทำ สเปกตรัมความถี่ $H(e^{j\omega}) = \Pi\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right) = \begin{cases} 1, & |\omega| \leq \omega_c \\ 0, & \text{else} \end{cases}$

ผลการแปลงฟูเรียร์ผกผันของ $H(e^{j\omega})$ หาได้จาก

$$h[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} H(e^{j\omega}) e^{j\omega n} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} (1) e^{j\omega n} d\omega = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{e^{j\omega n}}{jn} \right]_{-\omega_c}^{\omega_c}$$

$$= \frac{1}{2\pi} \left[\frac{e^{j\omega_c n} - e^{-j\omega_c n}}{jn} \right] = \frac{\sin(\omega_c n)}{\pi n} = \frac{\omega_c}{\pi} \text{sinc}(\omega_c n)$$



การลู่อเข้าของ DtFT

- สัญญาณไม่เป็นคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา $x[n]$ จะหาผลการแปลงฟูเรียร์ได้ ก็ต่อเมื่อ

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

หรือสัญญาณ $x[n]$ มีพลังงานจำกัด $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 < \infty$

- ถ้าต้องการประมาณค่า $x[n]$ โดยหาปริพันธ์เพียงช่วงความถี่ $|\omega| \leq W$ นั่นคือ

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

ดังนั้น $\hat{x}[n] = x[n]$ ก็ต่อเมื่อ $W = \pi$ โดยจะไม่เกิดปรากฏการณ์กิบส์



Example 4



จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณอิมพัลส์หนึ่งหน่วย $x[n] = \delta[n]$

วิธีทำ ผลการแปลงฟูเรียร์หาได้จาก

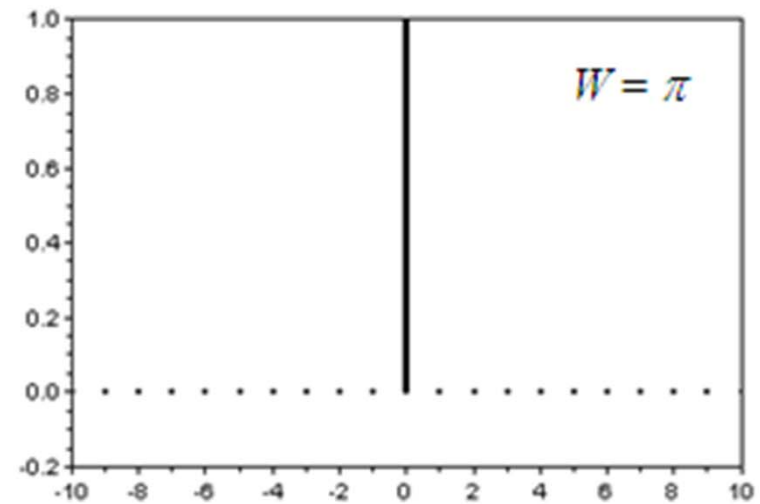
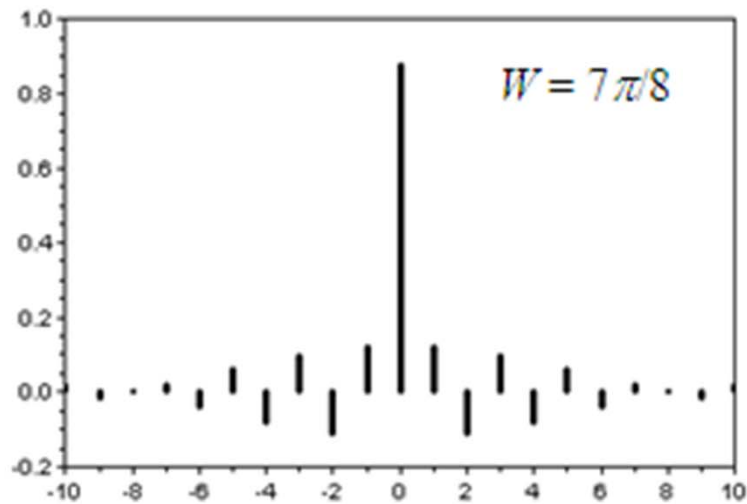
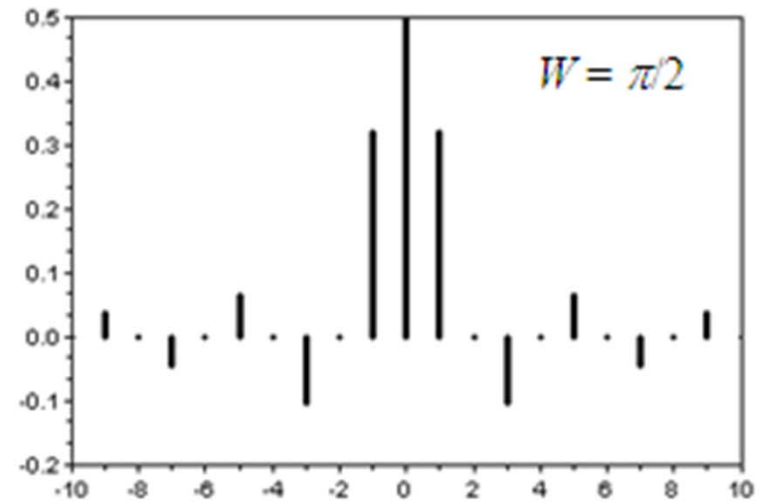
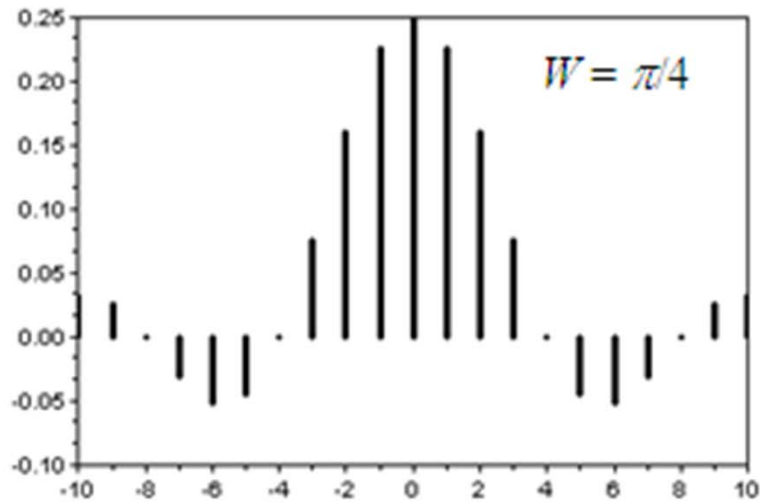
$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta[n] e^{-j\omega n} = 1$$

ถ้าต้องการประมาณค่าสัญญาณ $x[n]$ จะได้

$$\begin{aligned} \hat{x}[n] &= \frac{1}{2\pi} \int_{-W}^W (1) e^{j\omega n} d\omega = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{e^{j\omega n}}{jn} \right]_{-W}^W = \frac{1}{\pi n} \left[\frac{e^{j\omega W} - e^{-j\omega W}}{2j} \right] \\ &= \frac{\sin(Wn)}{\pi n} = \frac{W}{\pi} \text{sinc}(Wn) \end{aligned}$$

เมื่อ $W = \pi$ ก็จะได้สัญญาณ $x[n] = \delta[n]$ กลับคืนมาได้อย่างสมบูรณ์โดยไม่เกิดปรากฏการณ์กิบส์





ค่าประมาณของสัญญาณอิมพัลส์หนึ่งหน่วย $x[n] = \delta[n]$ สำหรับ W ค่าต่างๆ



การแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา



ถ้ากำหนดให้สัญญาณคาบ $x_p[n]$ มีคาบเวลาเท่ากับ N จะได้ว่า

$$x_p[n] = \sum_{k \in \langle N \rangle} a_k e^{jk\omega_0 n} \Leftrightarrow a_k = \frac{1}{N} \sum_{n \in \langle N \rangle} x_p[n] e^{-jk\omega_0 n} \quad \text{เมื่อ } \omega_0 = 2\pi/N$$

ถ้าให้ $x[n]$ คือสัญญาณไม่เป็นคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา ซึ่งมีค่าเฉพาะภายในหนึ่งช่วงเวลา $n \in \langle N \rangle$ นอกนั้นก็จะเป็นค่าศูนย์และให้ $x[n]$ มีผลการแปลงฟูเรียร์คือ

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} = \sum_{n \in \langle N \rangle} x[n] e^{-j\omega n}$$

ดังนั้นสัญญาณคาบ $x_p[n]$ สร้างได้จากสัญญาณไม่เป็นคาบ $x[n]$ โดยอาศัย

$$x_p[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n - mT] \quad (\text{เมื่อ } m \text{ เป็นเลขจำนวนเต็ม})$$





ถ้ากำหนดให้สัญญาณคาบ $x_p[n]$ มีคาบเวลาเท่ากับ N จะได้ว่า

$$x_p[n] = \sum_{k \in \langle N \rangle} a_k e^{jk\omega_0 n} \Leftrightarrow a_k = \frac{1}{N} \sum_{n \in \langle N \rangle} x_p[n] e^{-jk\omega_0 n} \quad \text{เมื่อ } \omega_0 = 2\pi/N$$

ถ้าให้ $x[n]$ คือสัญญาณไม่เป็นคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา ซึ่งมีค่าเฉพาะภายในหนึ่งช่วงเวลา $n \in \langle N \rangle$ นอกนั้นมีค่าเป็นค่าศูนย์และให้ $x[n]$ มีผลการแปลงฟูเรียร์คือ

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\omega n} = \sum_{n \in \langle N \rangle} x[n] e^{-j\omega n}$$

ดังนั้นสัญญาณคาบ $x_p[n]$ สร้างได้จากสัญญาณไม่เป็นคาบ $x[n]$ โดยอาศัย

$$x_p[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n - mT] \quad (\text{เมื่อ } m \text{ เป็นเลขจำนวนเต็ม})$$

ในทางปฏิบัติสัญญาณไม่เป็นคาบ $x[n]$ อาจพิจารณาว่าเป็นสัญญาณคาบได้ โดยที่คาบเวลา $N \rightarrow \infty$ ดังนั้นสัมประสิทธิ์อนุกรมฟูเรียร์เขียนได้ใหม่เป็น





$$a_k = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} x[n] e^{-jk\omega_0 n} = \frac{1}{N} X(e^{j\omega_0 k})$$

เมื่อ $X(e^{j\omega_0 k})$ คือค่าของ $X(e^{j\omega})$ ณ ความถี่ $\omega = k\omega_0$ แทนค่า a_k ลงในสมการ $x_p[n]$ จะได้

$$x_p[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k e^{jk\omega_0 n} = \frac{1}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} X(e^{j\omega_0 k}) e^{jk\omega_0 n}$$

จาก $e^{jk\omega_0 n} \xleftrightarrow{\text{DFT}} \sum_{l=-\infty}^{\infty} 2\pi\delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l)$ ดังนั้นจะได้

$$X_p(e^{j\omega}) = \mathcal{F}[x_p[n]] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi a_k \delta(\omega - k\omega_0)$$

และคู่การแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณคาบ $x_p[n]$ คือ

$$x_p[n] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x[n-mT] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X_p(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2\pi a_k \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right)$$

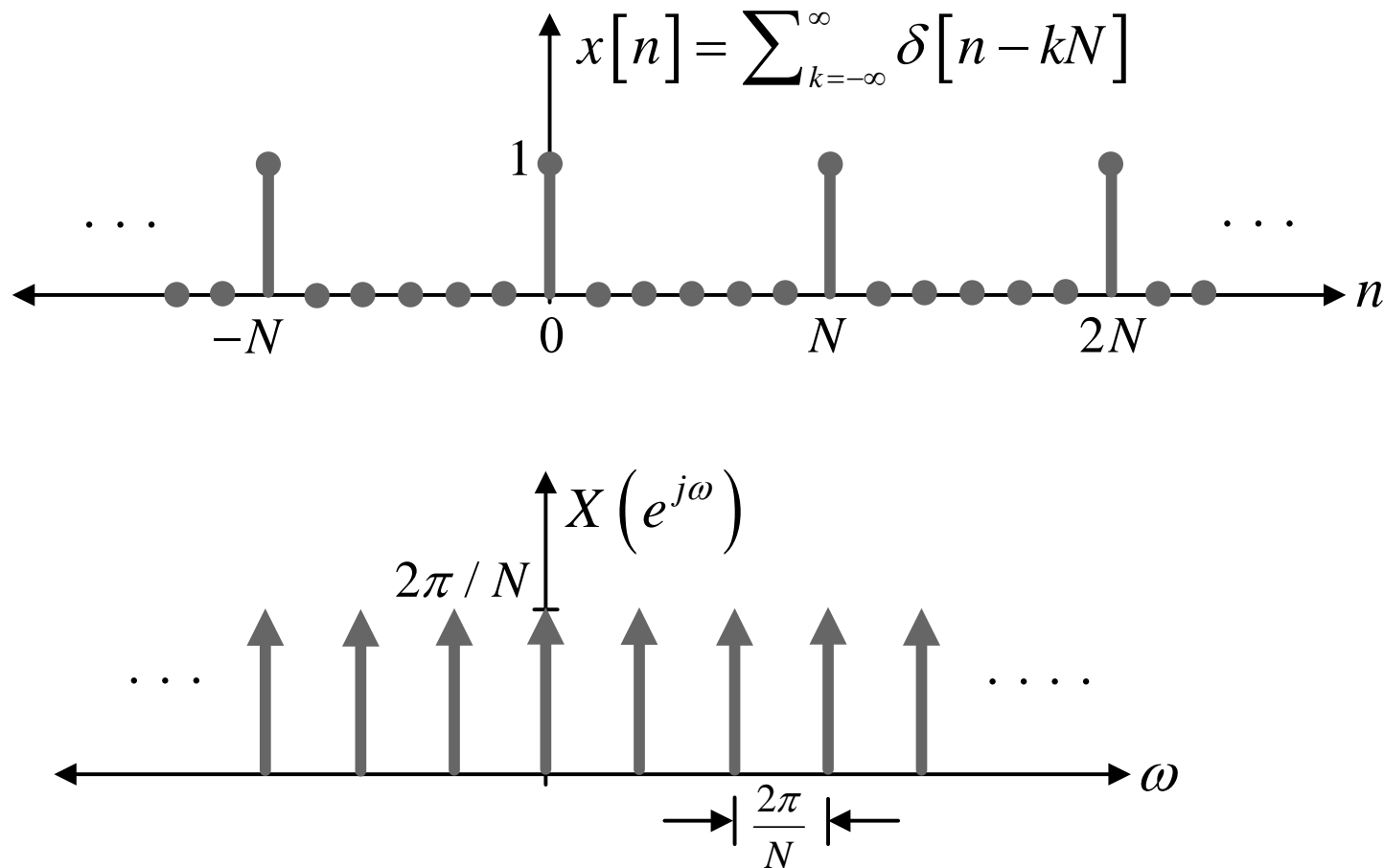
การแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณคาบ \Rightarrow ฟังก์ชันไคร้เคลตาที่เกิดขึ้นทุกความถี่ $k\omega_0$ เรเดียนต่อวินาที เมื่อ k เป็นเลขจำนวนเต็ม และแต่ละฟังก์ชันไคร้เคลตาจะถูกถ่วงน้ำหนักด้วยตัวประกอบการคูณเท่ากับ $2\pi a_k$



Example 5



จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของขบวนสัญญาณอิมพัลส์แบบเป็นคาบในภาพต่อไปนี้





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

สัมประสิทธิ์อนุกรมฟูริเยร์ของ $x[n]$ หาได้จาก $a_k = \frac{1}{N} \sum_{n \in \langle N \rangle} x[n] e^{-j\omega(2\pi/N)n}$

เลือกช่วงเวลาภายในหนึ่งคาบใดๆ เช่น $0 \leq n \leq N-1$ เพื่อหาค่า a_k ซึ่งจะได้ $a_k = 1/N$

ดังนั้นผลการแปลงฟูริเยร์ของสัญญาณคาบ $x[n]$ คือ $X(e^{j\omega}) = \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right)$

และคู่การแปลงฟูริเยร์ของขบวนสัญญาณอิมพัลส์แบบเป็นคาบคือ

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n - kN] \xleftrightarrow{\text{DFT}} \frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right)$$

\Rightarrow การแปลงฟูริเยร์ของขบวนสัญญาณอิมพัลส์แบบเป็นคาบให้ผลลัพธ์เป็น $X(e^{j\omega})$ ที่มีลักษณะเป็นขบวนสัญญาณโคเร็กเคลตาที่ถูกถ่วงน้ำหนักด้วยตัวประกอบการคูณเท่ากับ $2\pi/N$ และฟังก์ชันโคเร็กเคลตาแต่ละสัญญาณจะมีระยะห่างกันเท่ากับ $2\pi/N$ เรเดียนต่อวินาที



คุณสมบัติ DtFT



□ คู่การแปลงฟูเรียร์ $x[n] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} X(e^{j\omega})$ $y[n] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} Y(e^{j\omega})$

□ คุณสมบัติความเป็นคาบ $X(e^{j\omega+2\pi k}) = X(e^{j\omega})$

□ คุณสมบัติเชิงเส้น $ax[n] + by[n] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} aX(e^{j\omega}) + bY(e^{j\omega})$

□ คุณสมบัติการเลื่อนเวลา $x[n - n_0] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} e^{-j\omega n_0} X(e^{j\omega})$

□ คุณสมบัติการเลื่อนความถี่ $e^{j\omega_0 n} x[n] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} X(e^{j(\omega - \omega_0)})$

□ คุณสมบัติการพับทางเวลา $x[-n] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} X(e^{-j\omega})$

□ คุณสมบัติผลต่าง $x[n] - x[n-1] \xleftrightarrow{\text{DtFT}} (1 - e^{-j\omega}) X(e^{j\omega})$

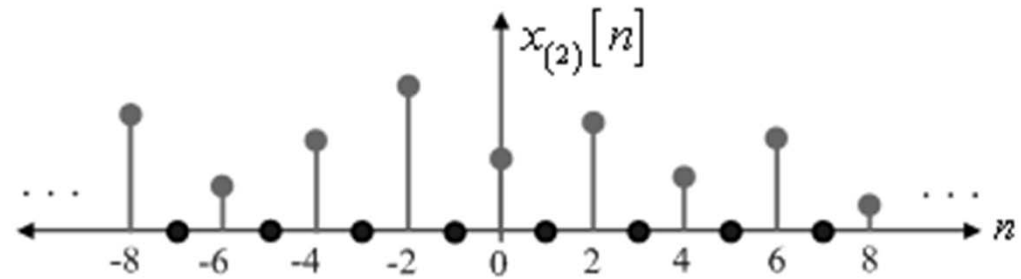
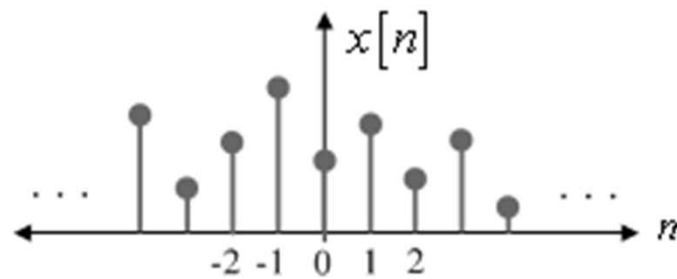




คุณสมบัติการขยายเวลา นิยามโดย

$$x_{(k)}[n] = \begin{cases} x[n/k], & \text{if } n \text{ is a multiple of } k \\ 0, & \text{else} \end{cases} \quad \text{เมื่อ } k \text{ เป็นเลขจำนวนเต็มบวก}$$

เช่น ถ้า $k=2$ จะได้ว่า $x_{(2)}[n]$ คือสัญญาณ $x[n]$ ที่ถูกใส่ค่าศูนย์จำนวน $k-1=1$ ตัวเข้าไประหว่างแซมเปิลที่อยู่ติดกันของ $x[n]$



สัญญาณ $x_{(k)}[n] \neq 0$ ก็ต่อเมื่อ $n = rk$ เมื่อ r เป็นเลขจำนวนเต็ม และ $x_{(k)}[n]$ มีผลการแปลงฟูริเยร์คือ

$$X_{(k)}(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x_{(k)}[n] e^{-j\omega n} = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x_{(k)}[rk] e^{-j\omega rk}$$

เนื่องจาก $x_{(k)}[rk] = x[r]$ จะได้ว่า $X_{(k)}(e^{j\omega}) = \sum_{r=-\infty}^{\infty} x[r] e^{-j(\omega k)r} = X(e^{j\omega k})$

ดังนั้นคุณสมบัติการขยายเวลามีคู่การแปลงฟูริเยร์คือ $x_{(k)}[n] \xleftrightarrow{DFT} X(e^{j\omega k})$





□ คุณสมบัติการสังยุค

$$x^*[n] \xleftrightarrow{DtFT} X^*(e^{-j\omega})$$

□ คุณสมบัติผลสะสมอันดับหนึ่ง

$$\sum_{m=-\infty}^n x[m] \xleftrightarrow{DtFT} \frac{1}{1-e^{-j\omega}} X(e^{j\omega}) + \pi X(e^{j0}) \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$$

□ คุณสมบัติการหาอนุพันธ์ในโดเมนความถี่

$$nx[n] \xleftrightarrow{DtFT} j \frac{dX(e^{j\omega})}{d\omega}$$

□ คุณสมบัติการทำคอนโวลูชัน

$$x[n]*h[n] \xleftrightarrow{DtFT} X(e^{j\omega})H(e^{j\omega})$$

□ คุณสมบัติการคูณ

$$x[n]y[n] \xleftrightarrow{DtFT} \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(e^{j\theta})Y(e^{j(\omega-\theta)})d\theta$$

- การคูณในโดเมนเวลามีค่าเทียบเท่ากับการทำคอนโวลูชันแบบคาบในโดเมนความถี่





□ ความสัมพันธ์ของพาร์ชีวาล

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} |X(e^{j\omega})|^2 d\omega$$

$|x[n]|^2 = x[n]x^*[n]$ เรียกว่าความเข้มของพลังงาน

$|X(e^{j\omega})|^2 = X(e^{j\omega})X^*(e^{j\omega})$ เรียกว่าสเปกตรัมความหนาแน่นพลังงานมีหน่วยเป็นจูลต่อเรเดียน

□ คุณสมบัติทวิภาวะ

$$x[n] \xleftrightarrow{DtFT} X(e^{j\omega}) \iff X(t) \xleftrightarrow{CtFS} a_k = x[-k]$$

▪ ระบบ LTI มีความเสถียร ก็ต่อเมื่อ $\sum_{n=-\infty}^{\infty} |h[n]| < \infty$

▪ ถ้าระบบ **ไม่**มีความเสถียรแล้ว สเปกตรัมความถี่ของ $h[n]$ จะมีค่าลู่ออก \Rightarrow ทำให้ไม่สามารถวิเคราะห์ระบบเพื่อหาค่าของสัญญาณเอาต์พุตได้





สัญญาณ $x[n]$	สเปกตรัมความถี่ $X(e^{j\omega})$
1	$2\pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$
$\delta[n]$	1
$u[n]$	$\frac{1}{1 - e^{-j\omega}} + \pi \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - 2\pi k)$
$\delta[n - n_0]$	$e^{-j\omega n_0}$
$e^{j\omega_0 n}$	$2\pi \sum_{l=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l)$
$\cos(\omega_0 n)$	$\pi \sum_{l=-\infty}^{\infty} \{ \delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) + \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l) \}$
$\sin(\omega_0 n)$	$\frac{\pi}{j} \sum_{l=-\infty}^{\infty} \{ \delta(\omega - \omega_0 - 2\pi l) - \delta(\omega + \omega_0 - 2\pi l) \}$
$a^n u[n], a < 1$	$\frac{1}{1 - ae^{-j\omega}}$





สัญญาณ $x[n]$	ผลกรรวมความถี่ $X(e^{j\omega})$
$(n+1)a^n u[n], a < 1$	$\frac{1}{(1-ae^{-j\omega})^2}$
$\frac{(n+r-1)!}{n!(r-1)!} a^n u[n], a < 1$	$\frac{1}{(1-ae^{-j\omega})^r}$
$a^{ n }, a < 1$	$\frac{1-\alpha^2}{1-2\alpha \cos(\omega)+\alpha^2}$
$\frac{\sin(Wn)}{\pi n} = \frac{W}{\pi} \text{sinc}(Wn),$ $0 < W < \pi$	$X(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1, & 0 < \omega \leq W \\ 0, & W < \omega \leq \pi \end{cases}$ $X(e^{j\omega})$ เป็นสัญญาณคาบที่มีคาบความถี่เท่ากับ 2π
$x[n] = \begin{cases} 1, & n < N_1 \\ 0, & \text{else} \end{cases}$	$\frac{\sin(\omega(N_1+0.5))}{\sin(\omega/2)}$
$\sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta[n-kN]$	$\frac{2\pi}{N} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{N}\right)$



Exercise 2



ถ้ากำหนดให้สัญญาณอินพุต $x[n] = \alpha^n u[n]$ และผลตอบสนองอิมพัลส์ของระบบ

$h[n] = \beta^n u[n]$ เมื่อ $|\alpha| < 1$ และ $|\beta| < 1$ ตามลำดับ จงหาสัญญาณเอาต์พุต $y[n]$ ของระบบนี้

วิธีทำ เนื่องจาก $x[n] = \alpha^n u[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}}, \quad |\alpha| < 1$

$$h[n] = \beta^n u[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} H(e^{j\omega}) = \frac{1}{1 - \beta e^{-j\omega}}, \quad |\beta| < 1$$

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

$$Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega}) H(e^{j\omega}) = \frac{1}{(1 - \alpha e^{-j\omega})(1 - \beta e^{-j\omega})}$$





ในกรณีที่ $\alpha \neq \beta$ สมการ $Y(e^{j\omega})$ จัดรูปได้เป็น

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{A}{(1 - \alpha e^{-j\omega})} + \frac{B}{(1 - \beta e^{-j\omega})} = \frac{\alpha}{\alpha - \beta} \frac{1}{(1 - \alpha e^{-j\omega})} - \frac{\beta}{\alpha - \beta} \frac{1}{(1 - \beta e^{-j\omega})}$$

ดังนั้น $y[n]$ หาได้จากการแปลงฟูเรียร์ผกผันของ $Y(j\omega)$ นั่นคือ

$$y[n] = \mathcal{F}\{Y(e^{j\omega})\} = \frac{\alpha}{\alpha - \beta} \alpha^n u[n] - \frac{\beta}{\alpha - \beta} \beta^n u[n] = \frac{1}{\alpha - \beta} \{\alpha^{n+1} - \beta^{n+1}\} u[n]$$

ในกรณีที่ $\alpha = \beta$ สมการ $Y(e^{j\omega})$ จัดรูปได้เป็น

$$Y(e^{j\omega}) = \frac{1}{(1 - \alpha e^{-j\omega})^2} = \frac{j}{\alpha} e^{j\omega} \frac{d}{d\omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right)$$





อาศัยคุณสมบัติการหาอนุพันธ์ $n\alpha^n u[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} j \frac{d}{d\omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right)$

และอาศัยคุณสมบัติการเลื่อนเวลา $(n+1)\alpha^{n+1} u[n+1] \xleftrightarrow{\text{DFT}} j e^{j\omega} \frac{d}{d\omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right)$

สัญญาณเอาต์พุตมีค่าเท่ากับ

$$y[n] = \mathcal{F}^{-1} \left\{ \frac{j}{\alpha} e^{j\omega} \frac{d}{d\omega} \left(\frac{1}{1 - \alpha e^{-j\omega}} \right) \right\} = (n+1)\alpha^n u[n+1]$$

เนื่องจากเมื่อ $n \leq -1$ จะได้ว่า $y[n] = 0$ ดังนั้นจะได้

$$y[n] = (n+1)\alpha^n u[n]$$



Example 6



จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณ $x[n] = \frac{\sin(\pi n/2) \sin(3\pi n/4)}{\pi^2 n^2}$

วิธีทำ เนื่องจาก $x[n] = x_1[n] x_2[n] = \frac{\sin(\pi n/2)}{\pi n} \frac{\sin(3\pi n/4)}{\pi n}$

จากคู่มือการแปลงฟูเรียร์ของวงจกรองผ่านต่ำ $\frac{\sin(\omega_c n)}{\pi n} \xleftrightarrow{DFT} \Pi\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)$

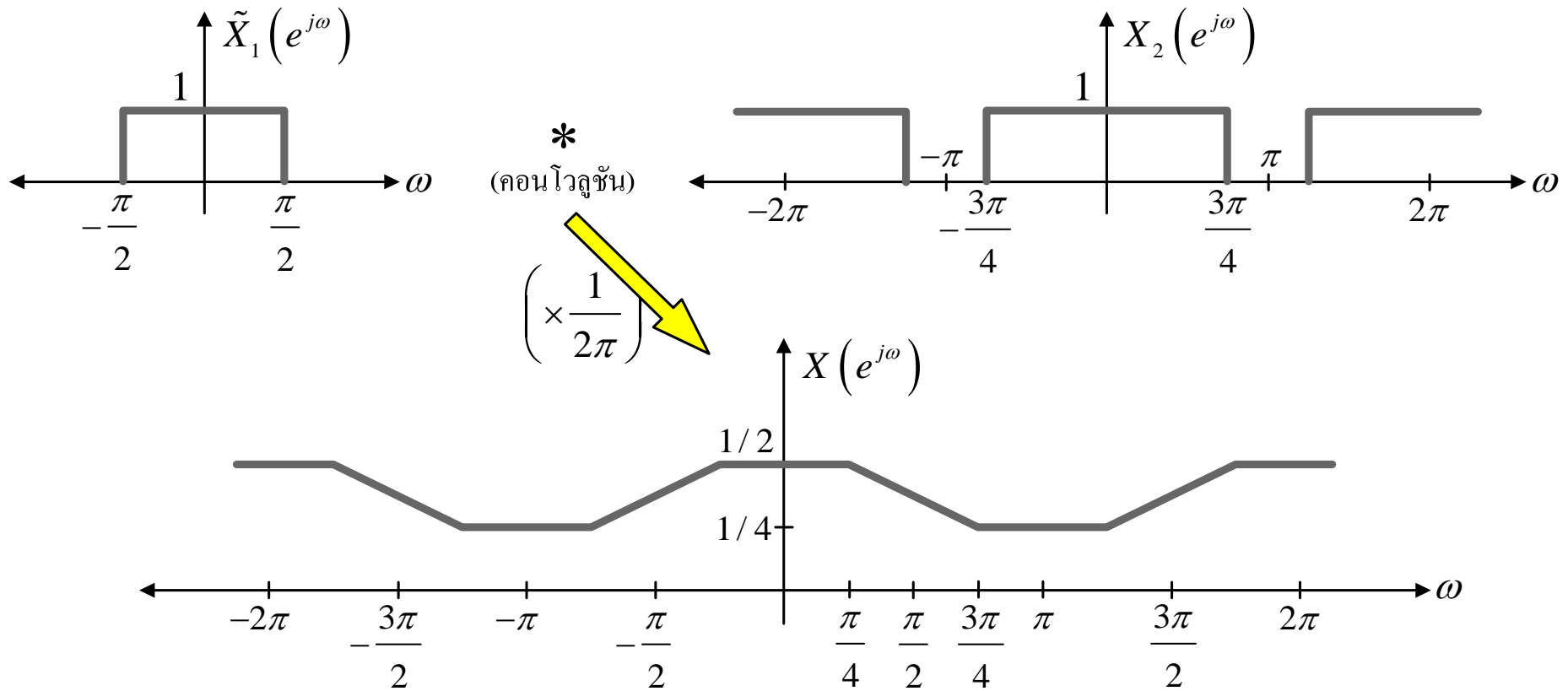
จะได้ว่า $x_1[n] = \frac{\sin(\pi n/2)}{\pi n} \xleftrightarrow{DFT} X_1(e^{j\omega}) = \Pi\left(\frac{\omega}{\pi/2}\right)$

$x_2[n] = \frac{\sin(3\pi n/4)}{\pi n} \xleftrightarrow{DFT} X_2(e^{j\omega}) = \Pi\left(\frac{\omega}{3\pi/4}\right)$

อาศัยคุณสมบัติการคูณ \Rightarrow ผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณ $x[n]$ มีค่าเท่ากับ

$$X(e^{j\theta}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$





สมการข้างต้นเป็นการทำคอนโวลูชันแบบเป็นคาบภายในช่วงคาบความถี่ 2π

อย่างไรก็ตามสามารถทำให้รูปของการทำคอนโวลูชันแบบปกติ โดยการแทนค่า

$$\tilde{X}_1(e^{j\theta}) = \begin{cases} X_1(e^{j\theta}), & -\pi < \theta < \pi \\ 0, & \text{else} \end{cases}$$

$$\text{ซึ่งจะได้ } X(e^{j\omega}) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} X_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \tilde{X}_1(e^{j\theta}) X_2(e^{j(\omega-\theta)}) d\theta$$





Example 7

จงหาผลการแปลงฟูเรียร์ของสัญญาณไม่เป็นคาบที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา $x[n] = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{\pi n}{2}\right)$

วิธีทำ การใช้คุณสมบัติทวิภาวะในการแก้ไข โจทย์ข้อนี้จะเริ่มจาก การหาสัญญาณคาบที่ต่อเนื่องทางเวลา $x(t)$ ที่มีคาบเวลา $T = 2\pi$ (ความถี่เชิงมุมมูลฐาน $\omega_0 = 2\pi/T = 1$ เรเดียนต่อวินาที) และมีสัมประสิทธิ์อนุกรมฟูเรียร์ $a_k = x[k]$ เนื่องจากคู่ CFS ของสัญญาณคาบรูปคลื่นสี่เหลี่ยม $x(t)$ คือ

$$x(t) = \begin{cases} 1, & |t| < T_1 \\ 0, & T_1 < |t| < \frac{T}{2} \end{cases} \xleftrightarrow{\text{CFS}} a_k = \frac{2T_1}{T} \text{sinc}(\omega_0 k T_1) = \frac{T_1}{\pi} \text{sinc}(k T_1)$$

โดย $a_k = x[k]$ ก็ต่อเมื่อ $T_1 = \pi/2 \Rightarrow$ เปรียบเทียบกับ $X(t) \xleftrightarrow{\text{CFS}} a_k = x[-k]$ จะได้

$$x[k] = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{\pi k}{2}\right) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} (1) e^{-jk t} dt$$





เปลี่ยนตัวแปรจาก k เป็น n และจาก t เป็น ω จะได้

$$x[n] = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{\pi n}{2}\right) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} (1) e^{-j\omega n} d\omega$$

แทนค่า $n = -n$ และอาศัยหลักความจริงที่ว่าฟังก์ชันซิงก์เป็นฟังก์ชันคู่ จะได้ว่า

$$x[-n] = \frac{1}{2} \text{sinc}\left(\frac{\pi n}{2}\right) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} (1) e^{+j\omega n} d\omega \quad (1)$$

อาศัย $X(t) \xleftrightarrow{\text{DFS}} a_x = x[-k]$ พร้อมทั้งเปรียบเทียบสมการ (1) กับสมการ

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

$$X(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1, & |\omega| \leq \pi/2 \\ 0, & \pi/2 < |\omega| \leq \pi \end{cases}$$



ผลตอบสนองเชิงความถี่ของระบบ LTI ที่ไม่ ต่อเนื่องทางเวลา



- ระบบ LTI ที่พบบ่อยในทางปฏิบัติจะถูกกำหนดโดยสมการเชิงผลต่างที่มีค่าสัมประสิทธิ์คงตัวแบบเชิงเส้น

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k]$$

สมการเชิงผลต่างอันดับ N



ผลตอบสนองเชิงความถี่ของระบบ LTI ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลา



□ ระบบ LTI ถูกกำหนดโดยสมการเชิงอนุพันธ์ที่มีค่าสัมประสิทธิ์คงตัวแบบเชิงเส้น

$$\sum_{k=0}^N a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^M b_k x[n-k]$$

สมการเชิงอนุพันธ์อันดับ N

การหาผลตอบสนองเชิงความถี่

กำหนดให้ $x[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} X(e^{j\omega})$ และ $y[n] \xleftrightarrow{\text{DFT}} Y(e^{j\omega}) \Rightarrow$ หากผลการแปลงฟูเรียร์ทั้งสองข้างจะได้

$$\mathcal{F}\left\{\sum_{k=0}^N a_k y[n-k]\right\} = \mathcal{F}\left\{\sum_{k=0}^M b_k x[n-k]\right\} \Rightarrow \sum_{k=0}^N a_k \mathcal{F}\{y[n-k]\} = \sum_{k=0}^M b_k \mathcal{F}\{x[n-k]\}$$

อาศัยคุณสมบัติการเลื่อนเวลา $\sum_{k=0}^N a_k e^{-j\omega k} Y(e^{j\omega}) = \sum_{k=0}^M b_k e^{-j\omega k} X(e^{j\omega})$

ดังนั้นผลตอบสนองอิมพัลส์ใน โดเมนความถี่คือ

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{\sum_{k=0}^M b_k e^{-j\omega k}}{\sum_{k=0}^N a_k e^{-j\omega k}}$$



Exercise 3



พิจารณาระบบ LTI ที่กำหนด โดยสมการ $y[n] - \frac{3}{4}y[n-1] + \frac{1}{8}y[n-2] = 2x[n]$

ก) จงหาผลตอบสนองอิมพัลส์ $h[n]$ ของระบบ

ข) กำหนดให้สัญญาณอินพุต $x[n] = \left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]$ จงหาสัญญาณเอาต์พุต $y[n]$

วิธีทำ

ก) หาผลการแปลงฟูเรียร์ทั้งสองข้าง จะได้ $Y(e^{j\omega}) - \frac{3}{4}e^{-j\omega}Y(e^{j\omega}) + \frac{1}{8}e^{-2j\omega}Y(e^{j\omega}) = 2X(e^{j\omega})$

ดังนั้นผลตอบสนองอิมพัลส์ในโดเมนความถี่ $H(e^{j\omega}) = Y(e^{j\omega}) / X(e^{j\omega})$ มีค่าเท่ากับ

$$H(e^{j\omega}) = \frac{2}{1 - \frac{3}{4}e^{-j\omega} + \frac{1}{8}e^{-2j\omega}} = \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}\right)\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)} = \frac{4}{1 - (1/2)e^{-j\omega}} - \frac{2}{1 - (1/4)e^{-j\omega}}$$

อาศัยการแปลงฟูเรียร์ผกผันจะได้ $h[n] = \mathcal{F}^{-1}\{H(e^{j\omega})\} = \left\{4\left(\frac{1}{2}\right)^n - 2\left(\frac{1}{4}\right)^n\right\}u[n]$





ข) เนื่องจากผลการแปลงฟูริเยร์ของ $x[n]$ คือ $X(e^{j\omega}) = \mathcal{F}\left\{\left(\frac{1}{4}\right)^n u[n]\right\} = \frac{1}{1 - (1/4)e^{-j\omega}}$

สัญญาณเอาต์พุตในโดเมนความถี่ $\Rightarrow Y(e^{j\omega}) = H(e^{j\omega})X(e^{j\omega}) = \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}\right)\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)^2}$

ทำการกระจายเศษส่วนย่อยจะได้ $Y(e^{j\omega}) = \frac{A_{11}}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}} + \frac{A_{12}}{\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)^2} + \frac{A_{21}}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$

จากการแก้สมการเพื่อหาค่า A_{11} , A_{12} , และ A_{21} จะได้ว่า $A_{11} = -4$, $A_{12} = -2$, และ $A_{21} = 8$ ดังนั้น

$$Y(e^{j\omega}) = -\frac{4}{1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}} - \frac{2}{\left(1 - \frac{1}{4}e^{-j\omega}\right)^2} + \frac{8}{1 - \frac{1}{2}e^{-j\omega}}$$

อาศัยการแปลงฟูริเยร์ผกผันและคู่การแปลงฟูริเยร์ที่ไม่ต่อเนื่องทางเวลาจะได้ว่า

$$y[n] = \mathcal{F}^{-1}\{Y(e^{j\omega})\} = \left[-4\left(\frac{1}{4}\right)^n - 2(n+1)\left(\frac{1}{4}\right)^n + 8\left(\frac{1}{2}\right)^n\right]u[n]$$

