

Elvira Fleig, Rolf Jongebroed

Rechenübung Signale & Systeme (WiSe 2023/2024)

Zeitdiskrete Fouriertransformation, DFT (11. Termin)

29.01 - 04.02.2024

Hinweise

- Die Aufgabenblätter zur Rechenübung stehen jeweils vor dem jeweiligen Termin auf dem ISIS-Portal zum Download bereit.
- Aufgaben, die mit [HA] bzw. [AK] beginnen, sind Hausaufgaben bzw. alte Klausuraufgaben, die als Hausaufgabe bearbeitet werden sollen. Diese werden zusätzlich in den freiwilligen Tutorien vorge-rechnet bzw. besprochen.

1 Fouriertransformierte zeitdiskreter Signale

1.1 Gegeben sei das Signal $u(t) = \delta(t) - 2\delta(t - T) + 2\delta(t - 2T) + \delta(t - 3T)$.

- a) Bestimme die Fouriertransformierte $U(j\omega)$ des Signals $u(t)$ und skizziere das Amplitudenspektrum $|U(j\omega)|$. Welche Eigenschaften zeichnen $U(j\omega)$ aus?
- b) Überführe allgemein die Fouriertransformierte einer zeitdiskreten Funktion in die Fouriertransformierte einer Zahlenfolge durch Einführung der normierten Kreisfrequenz $\Omega = \omega T$.
- c) Gib die Fouriertransformierte der Zahlenfolge $\{1, -2, 2, 1\}$ in Abhängigkeit von der normierten Kreisfrequenz Ω an und skizziere das dazugehörige Amplitudenspektrum.
- d) Welchen Einfluss hätte eine zeitliche Verschiebung τ (bspw. eine Verzögerung) auf die Fouriertransformierte einer zeitdiskreten Funktion?

2 Diskrete Fouriertransformation (DFT)

2.1 DFT und iDFT

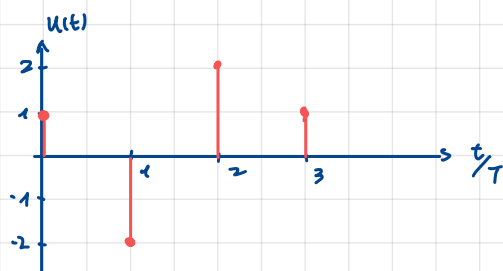
- a) Bestimme die DFT der Zahlenfolge $\{1, -2, 2, 1\}$ und skizziere das dazugehörige Amplitudenspektrum.
- b) [HA]: Überprüfe das Ergebnis durch Rücktransformation des Signals mittels inverser DFT.
- c) Welche Eigenschaften unterscheiden die DFT von der gewöhnlichen Fouriertransformation?

2.2 [HA]: Berechne die Faltung $y(n) = u(n) * v(n)$, $u = \{1, 0, 1\}$, $v = \{0, 2, 1\}$ **mittels Multiplikation der entsprechenden DFT-Spektren im Frequenzbereich.**

1 Fouriertransformierte zeitdiskreter Signale

1.1 Gegeben sei das Signal $u(t) = \delta(t) - 2\delta(t - T) + 2\delta(t - 2T) + \delta(t - 3T)$.

- a) Bestimme die Fouriertransformierte $U(j\omega)$ des Signals $u(t)$ und skizziere das Amplitudenspektrum $|U(j\omega)|$. Welche Eigenschaften zeichnen $U(j\omega)$ aus?



Analysis Gleichung:

$$U(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} u(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) e^{-j\omega t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} (-2)\delta(t-T) e^{-j\omega t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} 2\delta(t-2T) e^{-j\omega t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t-3T) e^{-j\omega t} dt$$

Ausblendeeigenschaft: $u(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} u(t) \delta(t-\tau) dt$

$$= e^{-j\omega 0} - 2e^{-j\omega T} + 2e^{-j\omega 2T} + e^{-j\omega 3T}$$

$$= e^{-j\omega \cdot \frac{3}{2}T} \cdot (e^{j\omega \cdot \frac{3}{2}T} - 2e^{j\omega \cdot \frac{T}{2}} + 2e^{-j\omega \cdot \frac{T}{2}} + e^{-j\omega \cdot \frac{3}{2}T})$$

$$= e^{-j\omega \cdot \frac{3}{2}T} \cdot (2\cos(\frac{3}{2}T\omega) - 4j\cos(\frac{1}{2}T\omega))$$

Amplitudenspektrum: $|U(j\omega)| = \sqrt{Re^2 + Im^2} = \sqrt{(2\cos(\frac{3}{2}T\omega))^2 + (4\cos(\frac{1}{2}T\omega))^2}$
 $= \sqrt{2(\cos(3T\omega) + 1) + 8(1 - \cos(T\omega))}$
 $= \sqrt{10 + 2\cos(3T\omega) - 8\cos(T\omega)}$

$$|U(\omega)| = 2$$

mit $\omega_T = \frac{2\pi}{T}$

$$|U(\frac{\omega_T}{4})| = \sqrt{10 + 2\cos(3\pi \cdot \frac{1}{4} \cdot \frac{2\pi}{T}) - 8\cos(\pi \cdot \frac{1}{4} \cdot \frac{2\pi}{T})} = \sqrt{10}$$

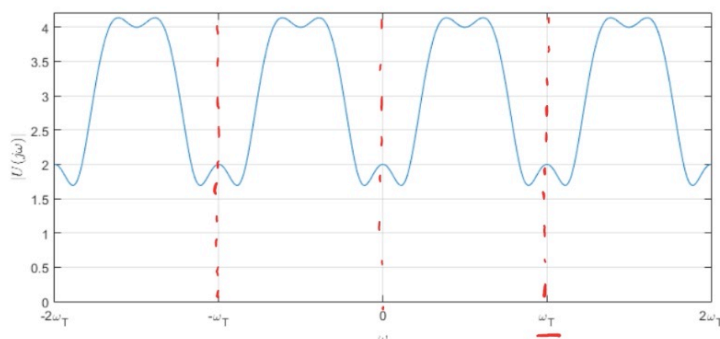
$$|U(\frac{\omega_T}{2})| = 4$$

$$|U(\frac{3\omega_T}{4})| = \sqrt{10}$$

$$|U(\omega_T)| = 2$$

$$|U(\frac{5\omega_T}{4})| = \sqrt{10}$$

$u(t)$ reellwertig: $A_U(\omega) = A_U(-\omega)$
 $\varphi_U(\omega) = -\varphi_U(-\omega)$



Perioden dauern von $[-\frac{\omega_T}{2}, \frac{\omega_T}{2}]$

- b) Überführe allgemein die Fouriertransformierte einer zeitdiskreten Funktion in die Fouriertransformierte einer Zahlenfolge durch Einführung der normierten Kreisfrequenz $\Omega = \omega T$.

$$u_A(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \cdot \delta(t - kT)$$

$$U_A(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} u_A(t) e^{-j\omega t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \delta(t - kT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - kT) e^{-j\omega t} dt = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \cdot e^{-j\omega kT}$$

Einführung normierte Kreisfrequenz Ω

$$\Omega = \frac{2\pi f}{f_T} = \frac{\omega}{f_T} = \omega T \rightarrow \text{periodisch zu } 2\pi!$$

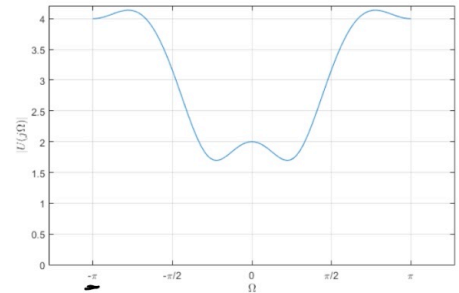
$$u(j\Omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(k) e^{-jk\Omega}$$

$$k = 0 \ 1 \ 2 \ 3$$

- c) Gib die Fouriertransformierte der Zahlenfolge $\{1, -2, 2, 1\}$ in Abhängigkeit von der normierten Kreisfrequenz Ω an und skizziere das dazugehörige Amplitudenspektrum.

$$\begin{aligned} u(j\Omega) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(k) e^{-jk\Omega} = 1 \cdot e^{-j \cdot 0 \cdot \Omega} - 2e^{-j\Omega} + 2e^{-j \cdot 2\Omega} + e^{-j \cdot 3\Omega} \\ &= e^{-j \cdot \frac{3}{2}\Omega} \cdot (e^{j \cdot \frac{3}{2}\Omega} - 2e^{j \cdot \frac{1}{2}\Omega} + 2e^{-j \cdot \frac{1}{2}\Omega} + e^{-j \cdot \frac{3}{2}\Omega}) \\ &= e^{-j \cdot \frac{3}{2}\Omega} \cdot (2\cos(\frac{3}{2}\Omega) - 4j\sin(\frac{1}{2}\Omega)) \end{aligned}$$

$$|u(j\Omega)| = (4\cos^2(\frac{3}{2}\Omega) + 16\sin^2(\frac{1}{2}\Omega))^{\frac{1}{2}}$$



- d) Welchen Einfluss hätte eine zeitliche Verschiebung τ (bspw. eine Verzögerung) auf die Fouriertransformierte einer zeitdiskreten Funktion?

$$v(t) = u_A(t - \tau) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \delta(t - \tau - kT)$$

$$V(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \delta(t - \tau - kT) \cdot e^{-j\omega t} dt$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - \tau - kT) e^{-j\omega t} dt$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) e^{-j\omega \tau} \cdot e^{-j\omega kT}$$

$$= e^{-j\omega \tau} \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(kT) \cdot e^{-j\omega kT}$$

$$= e^{-j\omega \tau} u(j\omega)$$

2 Diskrete Fouriertransformation (DFT)

2.1 DFT und iDFT

- a) Bestimme die DFT der Zahlenfolge $\{1, -2, 2, 1\}$ und skizziere das dazugehörige Amplitudenspektrum.
- b) [HA]: Überprüfe das Ergebnis durch Rücktransformation des Signals mittels inverser DFT.
- c) Welche Eigenschaften unterscheiden die DFT von der gewöhnlichen Fouriertransformation?

a) Allgemein: $u_{DFT}(n) = u(jn\Delta\Omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} u(k) e^{-jkn\Delta\Omega}$

$$\Delta\Omega = \frac{2\pi}{N} \quad 0 \leq n \leq N-1$$

$$N = 4 \rightarrow \Delta\Omega = \frac{\pi}{2}$$

$$\begin{aligned} u_{DFT}(n) &= \sum_{k=0}^3 u(k) e^{-jkn\Delta\Omega} = u(0) e^{-j0 \cdot n \cdot \frac{\pi}{2}} + u(1) e^{-j1 \cdot n \cdot \frac{\pi}{2}} + u(2) e^{-j2 \cdot n \cdot \frac{\pi}{2}} + u(3) e^{-j3 \cdot n \cdot \frac{\pi}{2}} \\ &= 1 - 2e^{-\frac{1}{2}jn\pi} + 2e^{-jn\pi} + e^{-\frac{3}{2}jn\pi} \end{aligned}$$

$$u_{DFT}(0) = 1 - 2 + 2 + 1 = 2$$

$$u_{DFT}(1) = 1 - 2e^{-\frac{4}{2}j\pi} + 2e^{-j\pi} + e^{-\frac{3}{2}j\pi}$$

$$= 1 - 2 \cdot (-j) + 2 \cdot (-1) + (j) = -1 + 3j$$

$$u_{DFT}(2) = 1 - 2e^{-j\pi} + 2e^{-2j\pi} + e^{-3j\pi}$$

$$= 1 - 2(-1) + 2(1) + (-1) = 4$$

$$u_{DFT}(3) = 1 - 2e^{-\frac{3}{2}j\pi} + 2e^{-j\pi} + e^{-\frac{1}{2}j\pi}$$

$$= 1 - 2(j) + 2(-1) + (-j) = -1 - 3j$$

Bei reellen Zahlen folgen

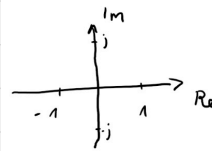
$$u_{DFT}(n) = u_{DFT}(-n)$$

$$u_{DFT}(-n) = u_{DFT}^*(n)$$

$$\Rightarrow \text{mit } u_{DFT}(-n) = u_{DFT}(-n+N)$$

$$\Rightarrow u_{DFT}(N-n) = u_{DFT}^*(n)$$

$$u_{DFT}^*(1) = u_{DFT}(4-1) = u_{DFT}(3) = -1 - 3j$$



$$\pi = 180^\circ$$

$$-\pi = -180^\circ$$

$$\frac{\pi}{2} = 90^\circ$$

$$-\frac{\pi}{2} = -90^\circ$$

Es müssen damit (bei geradem N) nur die Werte $u_{DFT}(n)$ von $n = 0$ bis $N/2$ berechnet werden.

在这张图片中，星号 (*) 通常用来表示共轭复数 (complex conjugate)。在数学中，一个复数的共轭是将其虚部的符号取反，如果复数是 $a + bi$ 的形式 (其中 a 和 b 是实数， i 是虚数单位)，那么它的共轭是 $a - bi$ 。

Amplitudenspektrum

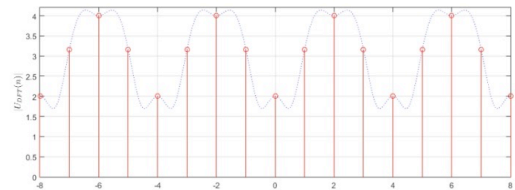
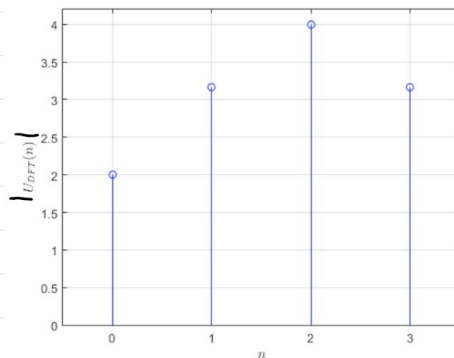
$$|u_{DFT}(n)| = \left(\text{Re}\{u_{DFT}(n)\}^2 + \text{Im}\{u_{DFT}(n)\}^2 \right)^{\frac{1}{2}}$$

$$|u_{DFT}(0)| = 2$$

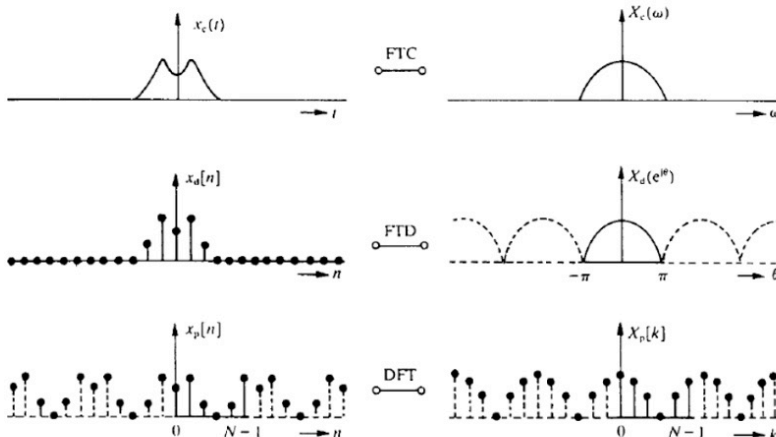
$$|u_{DFT}(1)| = \sqrt{10}$$

$$|u_{DFT}(2)| = 4$$

$$|u_{DFT}(3)| = \sqrt{10}$$



c) Welche Eigenschaften unterscheiden die DFT von der gewöhnlichen Fouriertransformation?



Zeit- und Frequenzbereich bei Zahlenfolgen

FTC: kontinuierl. FT,

FTD: FT für zeitdiskrete Signale; DFT: diskrete FT;

b) [HA]: Überprüfe das Ergebnis durch Rücktransformation des Signals mittels inverser DFT.

$$\text{aus a)} \quad U_{\text{DFT}}(n) = \begin{cases} 2, & n=0 \\ -1+3j, & n=1 \\ 4, & n=2 \\ -1-3j, & n=3 \end{cases}$$

Rücktransformation:

$$N=4, \Delta\Omega = \frac{2\pi}{N} = \frac{2\pi}{4} = \frac{\pi}{2}$$

$$u(k) = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^3 U_{\text{DFT}}(n) \cdot e^{jkn\frac{\pi}{2}}$$

$$= \frac{1}{4} \cdot (2 + (-1+3j)e^{jk\frac{\pi}{2}} + 4e^{jk\pi} + (-1-3j)e^{jk\frac{3\pi}{2}})$$

$$u(0) = \frac{1}{4} \cdot (2 + (-1+3j) + 4 + (-1-3j)) = 1$$

$$u(1) = \frac{1}{4} \cdot (2 + (-1+3j)j + 4 \cdot (-1) + (-1-3j) \cdot (-j)) = \frac{1}{4} (2 - j - 3 - 4 + j - 3) = -2$$

$$u(2) = \frac{1}{4} (2 + (-1+3j)(-1) + 4 \cdot 1 + (-1-3j)(-1)) = \frac{1}{4} (2 + 1 - 3j + 4 + 1 + 3j) = 2$$

$$u(3) = \dots = 1$$

$$u(k) = \{1, -2, 2, 1\}$$

iDFT (inverse DFT)

$$u(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} U_{\text{DFT}}(n) \cdot e^{jkn\Delta\Omega}$$

2.2 [HA]: Berechne die Faltung $y(n) = u(n) * v(n)$, $u = \{1, 0, 1\}$, $v = \{0, 2, 1\}$ mittels Multiplikation der entsprechenden DFT-Spektren im Frequenzbereich.

Vorgehensweise: ① DFT $\rightarrow U_{\text{DFT}}(n), V_{\text{DFT}}(n)$
 ② $Y_{\text{DFT}}(n) = U_{\text{DFT}}(n) \cdot V_{\text{DFT}}(n)$
 ③ iDFT $\rightarrow y(n)$

① DFT

$$U_{\text{DFT}}(n) = \sum_{k=0}^{N-1} u(k) e^{-jkn\Delta\Omega} \quad u(n) = \{1, 0, 1\}$$

$$N=3 \quad \Delta\Omega = \frac{2\pi}{N} = \frac{2\pi}{3}$$

$$U_{\text{DFT}}(n) = 1 + 0 + 1 \cdot e^{-2jn\frac{2\pi}{3}}$$

$$U_{\text{DFT}}(0) = 1 + 1 = 2$$

$$U_{\text{DFT}}(1) = 1 + e^{-\frac{4j\pi}{3}} = 1 - \frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j = \frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j$$

$$U_{\text{DFT}}(2) = U_{\text{DFT}}^*(3-2) = \frac{1}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j$$

$$U_{\text{DFT}}(n) = \left\{ 2, \frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j, \frac{1}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j \right\}$$

$$V_{\text{DFT}}(n) = 2 \cdot e^{-jn\frac{2\pi}{3}} + e^{-jn\frac{4\pi}{3}}$$

$$V_{\text{DFT}}(0) = 3$$

$$V_{\text{DFT}}(1) = 2 \left(-\frac{1}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j \right) + \left(-\frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j \right) = -\frac{3}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j$$

$$V_{\text{DFT}}(2) = V_{\text{DFT}}^*(3-2) = -\frac{3}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j$$

$$V_{\text{DFT}}(n) = \left\{ 3, -\frac{3}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j, -\frac{3}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j \right\}$$

$$\textcircled{2} \quad Y_{\text{DFT}}(n) = U_{\text{DFT}}(n) \cdot V_{\text{DFT}}(n)$$

$$Y_{\text{DFT}}(0) = U_{\text{DFT}}(0) \cdot V_{\text{DFT}}(0) = 2 \cdot 3 = 6$$

$$Y_{\text{DFT}}(1) = U_{\text{DFT}}(1) \cdot V_{\text{DFT}}(1) = \left(\frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j \right) \cdot \left(-\frac{3}{2} - \frac{\sqrt{3}}{2}j \right) = -\frac{3}{4} - \frac{\sqrt{3}}{4}j - \frac{3}{4}\sqrt{3}j + \frac{3}{4} = -\sqrt{3}j$$

$$Y_{\text{DFT}}(2) = Y_{\text{DFT}}^*(3-2) = \sqrt{3}j$$

$$\therefore Y_{\text{DFT}}(n) = \{6, -\sqrt{3}j, \sqrt{3}j\}$$

② IDFT $\rightarrow y(n)$

IDFT (inverse DFT)

$$u(k) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} U_{\text{DFT}}(n) \cdot e^{jkn\Delta\Omega}$$

$$\Delta\Omega = \frac{2\pi}{3}$$

$$y(k) = \frac{1}{3} \cdot (6 - \sqrt{3}j e^{jk \cdot \frac{2\pi}{3}} + \sqrt{3}j e^{jk \cdot \frac{4\pi}{3}})$$

$$y(0) = 2$$

$$y(1) = \frac{1}{3} \cdot (6 + \frac{3}{2} + \frac{3}{2}) = 3$$

$$y(2) = \frac{1}{3} (6 - 3) = 1$$

$$y(n) = \{2, 3, 1\}$$

→ Hinweis: für die Faltung im Zeitbereich muss man die zyklische Faltung ausrechnen

AK - Aufgabe

$$\text{geg.: } u = \{-1, 0, 2\}$$

$$\text{ges.: } U_{\text{DFT}}(n)$$

$$U_{\text{DFT}} = \sum_{k=0}^{N-1} u(k) \cdot e^{-jkn\Delta\Omega}$$

$$N=3$$

$$\Delta\Omega = \frac{2\pi}{N}$$

$$U_{\text{DFT}} = (-1 + 0 + 2e^{-jn\frac{4\pi}{3}})$$

$$U_{\text{DFT}}(0) = (-1 + 2) = 1$$

$$\begin{aligned} U_{\text{DFT}}(1) &= -1 + 2e^{-j\frac{4\pi}{3}} = -1 + 2(-\frac{1}{2} + \frac{\sqrt{3}}{2}j) \\ &= -2 + \sqrt{3}j \end{aligned}$$

$$U_{\text{DFT}}(2) = -2 - \sqrt{3}j$$

$$\therefore U_{\text{DFT}}(n) = \{1, -2 + \sqrt{3}j, -2 - \sqrt{3}j\}$$