

Elvira Fleig, Rolf Jongebroed

Rechenübung Signale & Systeme (WiSe 2023/2024)

Abtastung (9. Termin)

08.01 - 14.01.2024

Hinweise

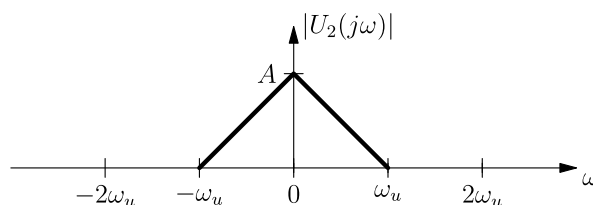
- Die Aufgabenblätter zur Rechenübung stehen jeweils vor dem jeweiligen Termin auf dem ISIS-Portal zum Download bereit.
- Aufgaben, die mit [HA] bzw. [AK] beginnen, sind Hausaufgaben bzw. alte Klausuraufgaben, die als Hausaufgabe bearbeitet werden sollen. Diese werden zusätzlich in den freiwilligen Tutorien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

1 Abtastung und Rekonstruktion

1.1 Das Signal $u_1(t) = A \cdot \sin(\omega_u \cdot t)$, $\omega_u = \frac{2\pi}{T_u}$, soll mit der Abtastfrequenz ω_T ideal abgetastet und übertragen werden. Zur Rekonstruktion steht ein idealer Tiefpass mit der Grenzfrequenz $\omega_g = \frac{3}{2}\omega_u$ zur Verfügung.

- a) Skizziere das Frequenzspektrum $U_1(j\omega)$ von $u_1(t)$.
- b) Es sei $\omega_T = 3\omega_u$. Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals sowie den Verlauf des rekonstruierten Signals im Zeitbereich.
- c) [HK]: Es sei $\omega_T = 1,5\omega_u$. Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals sowie den Verlauf des rekonstruierten Signals im Zeitbereich.
- d) Mit welcher Frequenz $\omega_{T,min}$ muss mindestens abgetastet werden, damit das Signal fehlerfrei rekonstruiert werden kann? Was geschieht bei $\omega_T = 2\omega_u$?

1.2 Gegeben sei das folgende Amplitudenspektrum $|U_2(j\omega)|$. Das dazugehörige Phasenspektrum sei $\varphi_2(\omega) = -2\pi\frac{\omega}{\omega_u}$, $\omega_u = \frac{2\pi}{T_u}$.



- a) Bestimme das Zeitsignal $u_2(t)$ mit Hilfe der inversen Fouriertransformation.
- b) Das Signal werde nun ideal abgetastet mit $\omega_T = 3\omega_u$. Skizziere für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich.
- c) Skizziere bei Abtastung mittels Signalausblendung für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich ($\omega_T = 3\omega_u$).

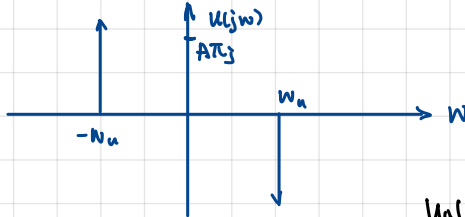
1 Abtastung und Rekonstruktion

1.1 Das Signal $u_1(t) = A \cdot \sin(\omega_u \cdot t)$, $\omega_u = \frac{2\pi}{T_u}$, soll mit der Abtastfrequenz ω_T ideal abgetastet und übertragen werden. Zur Rekonstruktion steht ein idealer Tiefpass mit der Grenzfrequenz $\omega_g = \frac{3}{2}\omega_u$ zur Verfügung.

- Skizziere das Frequenzspektrum $U_1(j\omega)$ von $u_1(t)$.
- Es sei $\omega_T = 3\omega_u$. Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals sowie den Verlauf des rekonstruierten Signals im Zeitbereich.
- [HK]: Es sei $\omega_T = 1,5\omega_u$. Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals sowie den Verlauf des rekonstruierten Signals im Zeitbereich.
- Mit welcher Frequenz $\omega_{T,min}$ muss mindestens abgetastet werden, damit das Signal fehlerfrei rekonstruiert werden kann? Was geschieht bei $\omega_T = 2\omega_u$?

a) $u(t) = A \cdot \sin(\omega_u \cdot t) = \frac{A}{2j} (e^{j\omega_u t} - e^{-j\omega_u t})$

$$\begin{aligned} U(j\omega) &= \frac{A}{2j} (\delta(\omega - \omega_u) - \delta(\omega + \omega_u)) \cdot 2\pi \\ &= \frac{A\pi}{j} (\delta(\omega - \omega_u) - \delta(\omega + \omega_u)) \\ &= -A\pi j (\delta(\omega - \omega_u) - \delta(\omega + \omega_u)) \\ &= A\pi j (\delta(\omega + \omega_u) - \delta(\omega - \omega_u)) \end{aligned}$$



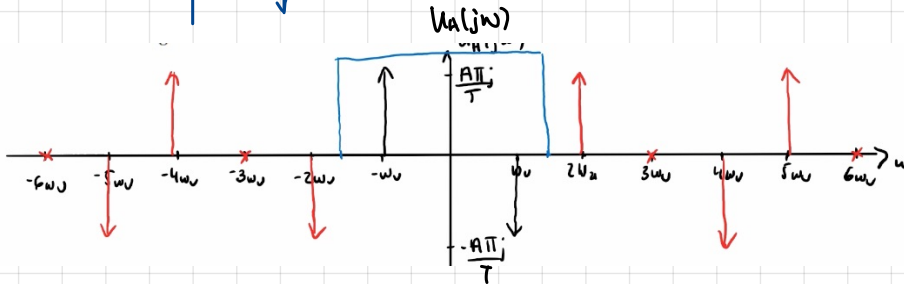
Fouriertabelle
 $\delta(t - t_0) \leftrightarrow e^{-j\omega t_0}$

Vertauschsatz

$$u(t) \leftrightarrow 2\pi U(j\omega)$$

$$e^{j\omega_u t} \leftrightarrow 2\pi \delta(\omega - \omega_u)$$

b)



ideale Abtastung

$$u(t) \xrightarrow{\otimes} u_A(t)$$

$$\delta_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT)$$

$$u_A(t) = u(t) \cdot \delta_T(t)$$

$$U_A(j\omega) = \frac{1}{2\pi} (U(j\omega) * \delta_{\omega_T}(\omega) \cdot \omega_T)$$

$$= \frac{1}{T} U(j\omega) * \delta_{\omega_T}(\omega)$$

$$= \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} U(j(\omega - k\omega_T))$$

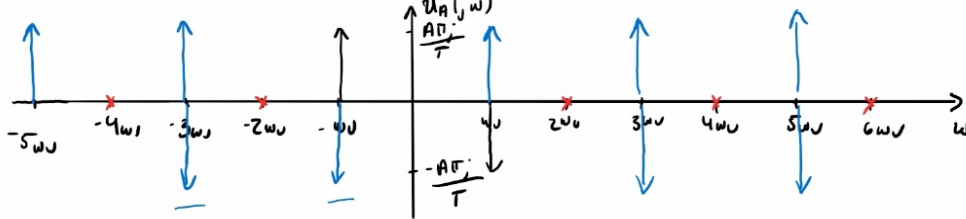
$$U_{Tp}(j\omega) = \frac{A\pi j}{T} (\delta(\omega + \omega_u) - \delta(\omega - \omega_u))$$

$$u(t) = \frac{A\pi j}{T} \left(\frac{1}{2\pi} e^{-j\omega_u t} - \frac{1}{2\pi} e^{j\omega_u t} \right)$$

$$= \frac{A}{2jT} (e^{j\omega_u t} - e^{-j\omega_u t})$$

$$= \frac{A}{T} \sin(\omega_u t)$$

d) Mit welcher Frequenz $\omega_{T,min}$ muss mindestens abgetastet werden, damit das Signal fehlerfrei rekonstruiert werden kann? Was geschieht bei $\omega_T = 2\omega_u$?



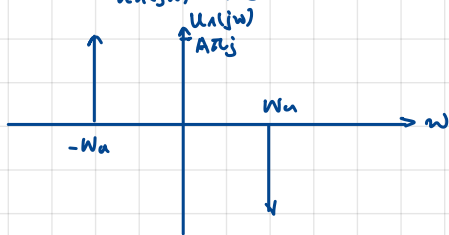
Abtasttheorem: $f_T \geq 2f_u$

c) [HK]: Es sei $\omega_T = 1,5\omega_u$. Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals sowie den Verlauf des rekonstruierten Signals im Zeitbereich.

Spektrum: $u_1(t) = A \cdot \sin(\omega_u \cdot t)$

φ

$$u_1(j\omega) = A \cdot j\pi (\delta(\omega + \omega_u) - \delta(\omega - \omega_u))$$

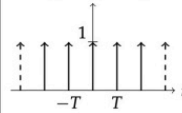


Deltakamm

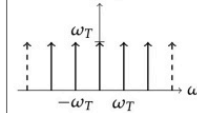
$$\delta_T(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT)$$

$$\omega_T \cdot \delta_{\omega_T}(\omega), \quad \text{mit } \omega_T = \frac{2\pi}{T}$$

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



$$U(j\omega)$$



Sinus / Kosinus

$$\cos(\omega_0 t), \quad \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$

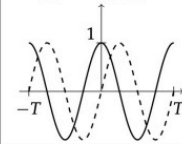
$$\sin(\omega_0 t)$$

$$\pi (\delta(\omega + \omega_0) + \delta(\omega - \omega_0))$$

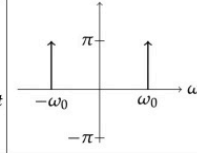
$$j\pi (\delta(\omega + \omega_0) - \delta(\omega - \omega_0))$$

$$u(t) = \cos(\omega_0 t) \quad \text{---}$$

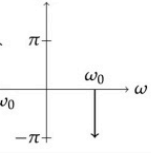
$$v(t) = \sin(\omega_0 t) \quad \text{---}$$



$$U(j\omega)$$



$$V(j\omega)/j$$



Abtastung: $u_1(t) \cdot \delta_T(t) = A \cdot \sin(\omega_u t) \cdot \delta_T(t)$

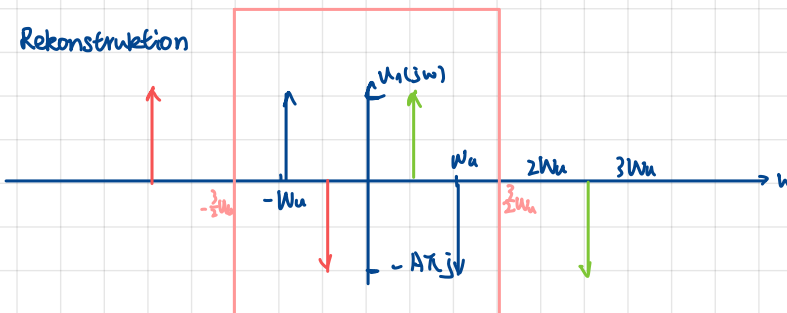
φ

$$\frac{A}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} u_1(j\omega - k\omega_T)$$

$$\omega_T = 1,5\omega_u$$



Rekonstruktion



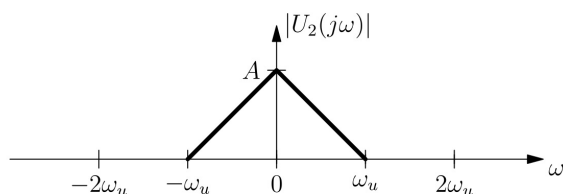
$$\omega_g = \frac{3}{2}\omega_u$$

$$u_1(j\omega) = \frac{A\pi j}{T} (\delta(\omega + \omega_u) - \delta(\omega - \omega_u) + \delta(\omega - \frac{\omega_u}{2}) - \delta(\omega + \frac{\omega_u}{2}))$$

φ

$$u_1(t) = \frac{A}{T} (\sin(\omega_u t) - \sin(\frac{\omega_u}{2} t))$$

1.2 Gegeben sei das folgende Amplitudenspektrum $|U_2(j\omega)|$. Das dazugehörige Phasenspektrum sei $\varphi_2(\omega) = -2\pi \frac{\omega}{\omega_u}$, $\omega_u = \frac{2\pi}{T_u}$.



- Bestimme das Zeitsignal $u_2(t)$ mit Hilfe der inversen Fouriertransformation.
- Das Signal werde nun ideal abgetastet mit $\omega_T = 3\omega_u$. Skizziere für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich.
- Skizziere bei Abtastung mittels Signalausblendung für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich ($\omega_T = 3\omega_u$).

a) $\varphi_2(\omega) = -2\pi \frac{\omega}{\omega_u} = -2\pi \frac{\omega T_u}{2\pi} = -\omega T_u$

$$u(j\omega) = A_u e^{j\varphi_u(\omega)} = A_u \cdot e^{-j\omega T_u}$$

$$u(t) = \mathcal{F}^{-1}\{A_u \cdot e^{-j\omega T_u}\} = \mathcal{F}^{-1}\{A_u(\omega)\} * \mathcal{F}^{-1}\{e^{-j\omega T_u}\}$$

Synthese Gleichung: $\mathcal{F}^{-1}\{A_u(\omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A_u(\omega) e^{j\omega t} d\omega$

$$= \frac{1}{2\pi} \left(\int_{-\omega_u}^0 \frac{A}{\omega_u} (\omega + \omega_u) \cdot e^{j\omega t} d\omega + \int_0^{\omega_u} \left(-\frac{A}{\omega_u}\right) (\omega - \omega_u) \cdot e^{j\omega t} d\omega \right)$$

$$= \frac{A}{2\pi} \left(\int_{-\omega_u}^0 \frac{\omega}{\omega_u} e^{j\omega t} d\omega + \int_{-\omega_u}^0 e^{j\omega t} d\omega + \int_0^{\omega_u} \left(-\frac{\omega}{\omega_u}\right) e^{j\omega t} d\omega + \int_0^{\omega_u} e^{j\omega t} d\omega \right)$$

Nebenrechnung partielle Integration

$$\int e^{j\omega t} d\omega = \frac{1}{jt} e^{j\omega t}$$

$$\int \frac{\omega}{\omega_u} e^{j\omega t} d\omega = \int u v' = uv - \int u' v$$

$$= \frac{\omega}{j\omega u t} e^{j\omega t} - \int \frac{1}{j\omega u t} e^{j\omega t} d\omega$$

$$= \frac{\omega}{j\omega u t} e^{j\omega t} + \frac{1}{\omega u t^2} e^{j\omega t}$$

$$= \frac{A}{2\pi} \left(\left[\frac{\omega}{j\omega u t} e^{j\omega t} + \frac{1}{\omega u t^2} e^{j\omega t} \right] \Big|_{-\omega_u}^0 + \left[\frac{1}{jt} e^{j\omega t} \right]_{-\omega_u}^0 \right.$$

$$\left. - \left[\frac{\omega}{j\omega u t} e^{j\omega t} + \frac{1}{\omega u t^2} e^{j\omega t} \right] \Big|_0^{\omega_u} + \left[\frac{1}{jt} e^{j\omega t} \right]_0^{\omega_u} \right)$$

$$= \frac{A}{2\pi} \cdot \left(\frac{1}{\omega u t^2} + \frac{e^{j\omega u t}}{jt} - \frac{1}{\omega u t^2} + \frac{1}{jt} - \frac{e^{-j\omega u t}}{jt} \right)$$

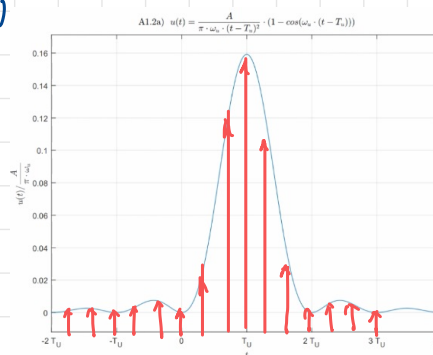
$$= \frac{A}{2\pi} \left(\frac{2 - e^{j\omega u t} - e^{-j\omega u t}}{\omega u t^2} \right)$$

$$= \frac{A}{2\pi} \cdot \frac{1}{\omega u t^2} (2 - 2\cos(\omega u t)) = \frac{A}{\pi \omega u t^2} (1 - \cos(\omega u t))$$

$$\mathcal{F}^{-1}\{e^{-j\omega T_u}\} \longleftrightarrow \delta(t - T_u)$$

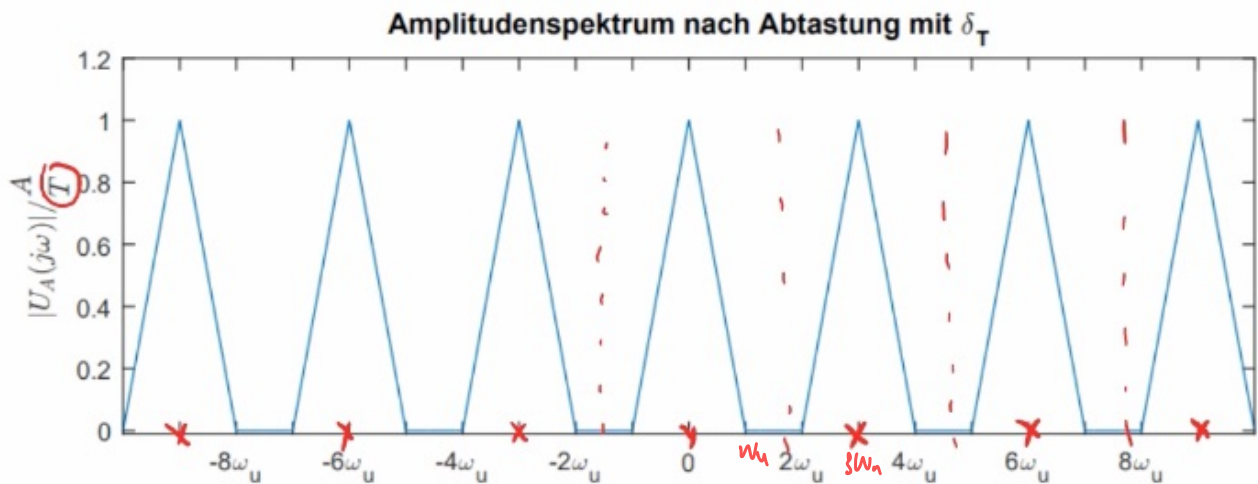
Zusammenfassung: $u(t) = \frac{A}{\pi \omega u t^2} (1 - \cos(\omega u t)) * \delta(t - T_u)$

$$= \frac{A}{\pi \omega u t^2} (1 - \cos(\omega u (t - T_u)))$$



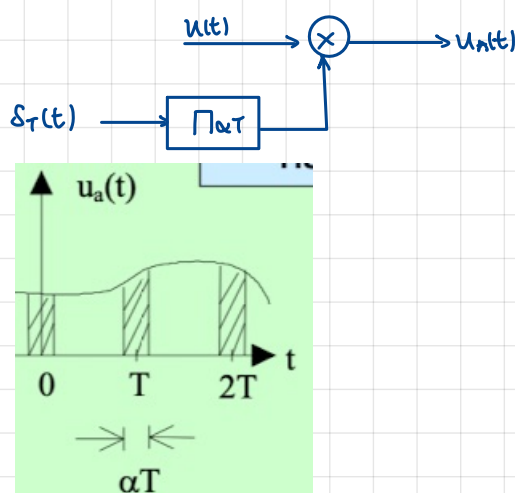
b) Das Signal werde nun ideal abgetastet mit $\omega_T = 3\omega_u$. Skizziere für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich.

$$\omega_T = 3\omega_u \Leftrightarrow \frac{2\pi}{T_T} = \frac{2\pi}{T_u} = 3 \Rightarrow T_T = \frac{1}{3} T_u$$



= shape top sampling

c) Skizziere bei Abtastung mittels Signalausblendung für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich ($\omega_T = 3\omega_u$).



$$u_A(t) = u(t) \cdot (\Pi_{\alpha T}(t) * \delta_T(t))$$

$$u_A(j\omega) = \frac{1}{2\pi} u(j\omega) * (\alpha T \cdot \text{si}(\frac{\omega \alpha T}{2}) \cdot \omega_T \delta_{\omega_T}(\omega))$$

$$= \alpha \cdot u(j\omega) * \underbrace{\left(\text{si}(\frac{\omega \alpha T}{2}) \cdot \delta_{\omega_T}(\omega) \right)}_I$$

I: mit Si-Fkt gewichteter Diracdelta

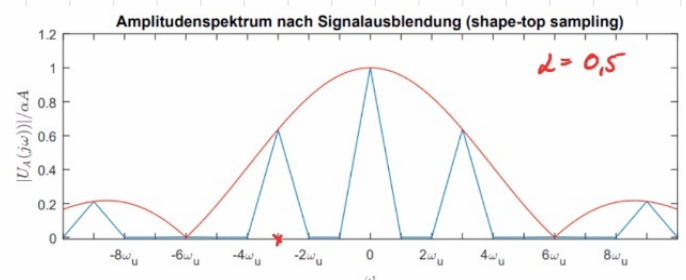
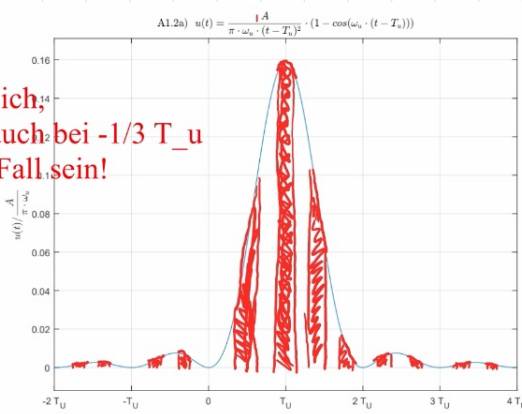
II: period. Fortsetzung mit unterschiedlichen Gewichten.

$$= \alpha \sum_{k=-\infty}^{\infty} \text{si}(k\pi\alpha) u(j(\omega - k\omega_T))$$

im Basisband $k=0$

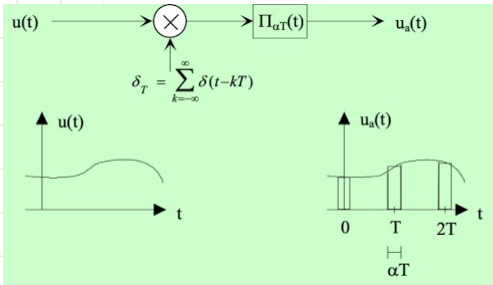
$$u_A(j\omega) = \alpha u(j\omega)$$

Das müsste natürlich, wie besprochen, auch bei $-1/3 T_u$ und $-2/3 T_u$ der Fall sein!



Flat top Sampling

d) Skizziere bei Abtastung mittels Signalverbreiterung für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich ($\omega_T = 3\omega_U$).



$$u_a(t) = (u(t) \cdot \delta_T(t)) * \Pi_{\alpha T}(t)$$

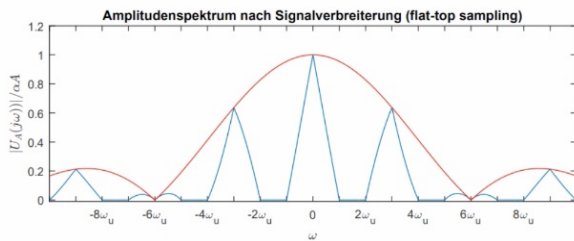
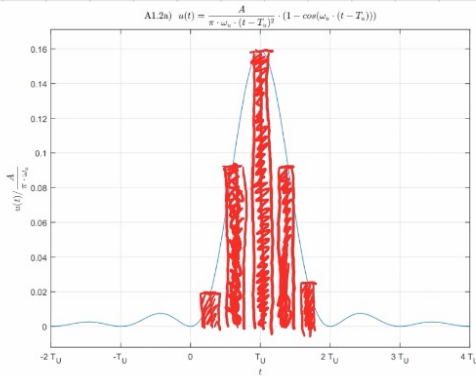
$$U_a(j\omega) = \left(\frac{1}{2\pi} U(j\omega) * \omega_T \cdot \delta_{\omega_T}(\omega) \right) \cdot \alpha T \text{si}\left(\frac{\omega \alpha T}{2}\right)$$

$$= \alpha \text{si}\left(\frac{\omega \alpha T}{2}\right) \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} U(j(\omega - k\omega_T))$$

$$= \underbrace{\alpha \left(U(j\omega) * \delta_{\omega_T}(\omega) \right)}_I \cdot \underbrace{\text{si}\left(\frac{\omega \alpha T}{2}\right)}_{II}$$

I: periode Wdh. des Spektrums

II: Gewichtung an jedem Fkt-Wert mit si-Fkt

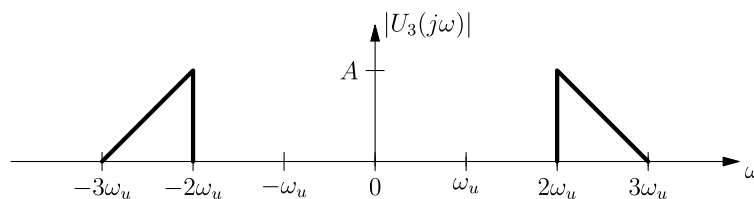


Basisband: $U_a(j\omega) = \alpha \text{si}\left(\frac{\omega \alpha T}{2}\right) U(j\omega)$
 $k=0$

- d) Skizziere bei Abtastung mittels Signalverbreiterung für das abgetastete Signal das Amplitudenspektrum sowie den Signalverlauf im Zeitbereich ($\omega_T = 3\omega_u$).

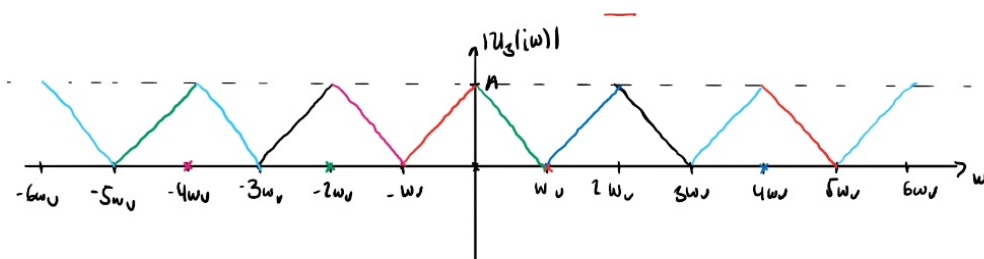
2 Abtastung von Bandpasssignalen

2.1 Gegeben sei das folgende Amplitudenspektrum $|U_3(j\omega)|$. Das Phasenspektrum sei konstant $\varphi(\omega) = 0$.



- a) Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals für den Fall $\omega_T = 2\omega_u$.
 b) [HA]: Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals für den Fall $\omega_T = 3\omega_u$.
 c) [HA]: Skizziere das Spektrum des abgetasteten Signals für den Fall $\omega_T = 5\omega_u$.

a)



$$U_h(j\omega) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{\infty} U(j(\omega - k\omega_T))$$

$k=0$

$k=1$

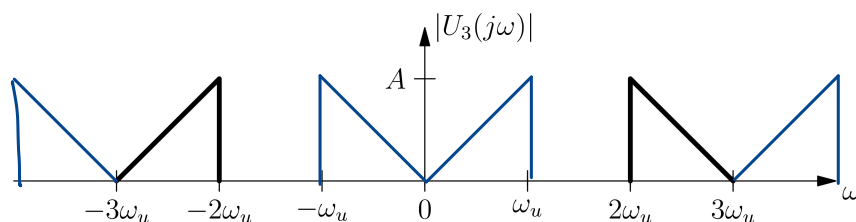
$k=2$

$k=-1$

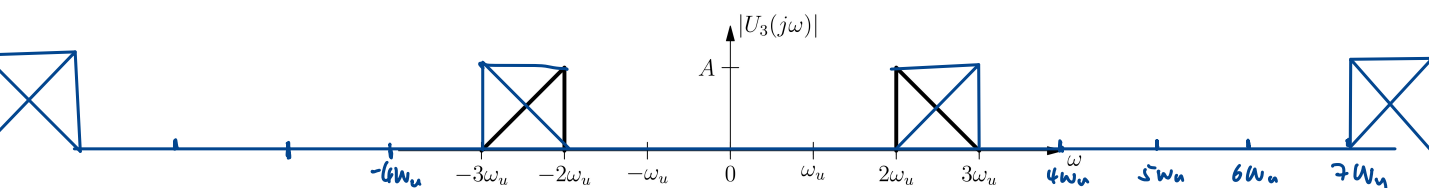
$k=-2$

Sonstige k

b)



c)



1. Bei der idealen Abtastung wird das kontinuierliche Signal $u(t)$ mit ... (Einzelne Wahl)

- ☐ einem Deltakamm multipliziert.
- ☐ einem Deltakamm multipliziert und anschließend einem Halteglied zugeführt.
- ☐ einer Rechteckpulsfolge multipliziert.

2. Durch die Abtastung eines kontinuierlichen Signals wird das resultierende Signal ...

(Einzelne Wahl)

- ☐ wert- und zeitdiskret.
- ☐ zeitdiskret.
- ☐ wertdiskret.

3. Welche der folgenden Aussagen sind richtig? (Mehrfachauswahl)

- ☐ Beim Nyquist-Abtast-Theorem ist die Abtastfrequenz größer als ω_u
- ☐ Beim Nyquist-Abtast-Theorem ist die zweifache ω_u kleiner als die Abtastfrequenz.
- ☐ Ein idealer Tiefpass kann nicht mehr zur fehlerfreien Rekonstruktion des ursprünglichen Signals verwendet werden.

Lösung: 1 - Deltakamm multipliziert
2 - zeitdiskret
3 - Abtastfrequenz ist größer als ω_u ,
Zweifache ω_u kleiner als ω_T