

4. Übung

Aufgabe 2.3:

Das abgebildete System besteht aus zwei *LTI*-Systemen mit den Impulsantworten $h_1[n]$ und $h_2[n]$. Berechnen Sie die Antwort $y[n]$ des Gesamtsystems auf das Eingangssignal $x[n] = \delta[n] - \alpha \cdot \delta[n - 1]$, $|\alpha| < 1$.



$$h_1[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{|n|} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{10} \cdot n\right), \quad h_2[n] = \alpha^n \cdot \sigma[n]$$

Weil h_1 und h_2 stabil sind darf man sie vertauschen¹

$$\begin{aligned}
 y_1[n] &= x[n] * h_2[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_2[k] \cdot x[n-k] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \alpha^k \cdot \sigma[k] \cdot (\delta[n-k] - \alpha \cdot \delta[n-k-1]) \\
 &= \sum_{k=0}^{\infty} \alpha^k \cdot (\delta[n-k] - \alpha \cdot \delta[n-k-1]) \\
 &= \sum_{k=0}^{\infty} \alpha^k \cdot \delta[n-k] - \sum_{k=0}^{\infty} \alpha^{k+1} \cdot \delta[n-k-1] \\
 &\quad (k=n, \quad k=n-1) \\
 &\quad \downarrow^2 \\
 &= \alpha^n \cdot \sigma[n] - \alpha^{n-1+1} \cdot \sigma[n-1] \\
 &= \alpha^n \cdot (\sigma[n] - \sigma[n-1]) \\
 &= \alpha^n \cdot \delta[n]
 \end{aligned}$$

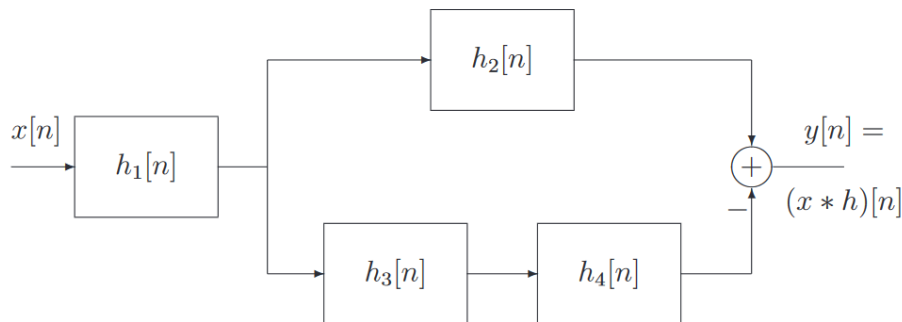
¹ Eigentlich sollte auch bei der richtigen Reihenfolge das gleiche Ergebnis herauskommen – mir bleibt aber immer ein Term mit $n-1$ übrig...

² Es kommt ein $\sigma[n]$ dazu, weil die Summe für $n < 0$ und gleichzeitig $k \geq 0$ immer 0 ist.

$$\begin{aligned}
 y[n] &= y_1[n] * h_1[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} y_1[k] \cdot h_1[n-k] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^{|k|} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{10} \cdot k\right) \cdot \alpha^{n-k} \cdot \delta[n-k] \\
 &\quad (k = n) \\
 &= \left(\frac{1}{2}\right)^{|n|} \cdot \sin^2\left(\frac{\pi}{10} \cdot n\right) \\
 &= h_1[n]
 \end{aligned}$$

Aufgabe 2.4:

Berechnen Sie die Gesamtimpulsantwort $h[n]$ des abgebildeten Systems, das aus einzelnen *LTI*-Systemen zusammengesetzt ist.



$$h_1[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^n \cdot \sigma[n]$$

$$h_2[n] = (n + 1) \cdot \sigma[n]$$

$$h_3[n] = h_2[n]$$

$$h_4[n] = \delta[n - 1]$$

$$\begin{aligned}
 h_5[n] &= h_3[n] * h_4[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_3[k] \cdot h_4[n-k] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} (k + 1) \cdot \sigma[k] \cdot \delta[n - k - 1] \\
 &\quad (k = n - 1) \\
 &= n \cdot \sigma[n - 1] \\
 &= h_2[n - 1]
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 h_6 &= h_2[n] - h_2[n-1] \\
 &= (n+1) \cdot \sigma[n] - n \cdot \sigma[n-1] \\
 &= n \cdot (\sigma[n] - \sigma[n-1]) + \sigma[n] \\
 &= \sigma[n]
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 h[n] &= h_1[n] * h_6[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \cdot \sigma[k] \cdot \sigma[n-k] \\
 &= \sum_{k=0}^{\infty} \left(\frac{1}{2}\right)^k \cdot \sigma[n-k] \\
 &= \sigma[n] \cdot \sum_{k=0}^n \left(\frac{1}{2}\right)^k \\
 &\quad \downarrow
 \end{aligned}$$

Geometrische Summenformel:

$$\begin{aligned}
 \sum_{n=0}^N q^n &= \frac{1 - q^{N+1}}{1 - q} \\
 &\quad \downarrow \\
 &= \sigma[n] \cdot \frac{1 - \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1}}{1 - \frac{1}{2}} \\
 &= \left(2 - \left(\frac{1}{2}\right)^n\right) \cdot \sigma[n]
 \end{aligned}$$

Aufgabe 2.5:Gegeben ist ein *LTI*-System mit der Impulsantwort

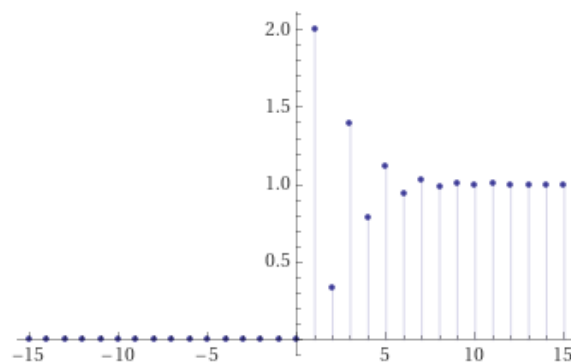
$$h[n] = 12 \cdot \left(\left(-\frac{1}{3} \right)^n - \left(-\frac{1}{2} \right)^n \right) \cdot \sigma[n]$$

a) Berechnen und skizzieren Sie die Sprungantwort $a[n]$ des Systems.

$$\begin{aligned}
 a[n] &= h[n] * \sigma[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} 12 \cdot \left(\left(-\frac{1}{3} \right)^k - \left(-\frac{1}{2} \right)^k \right) \cdot \sigma[k] \cdot \sigma[n-k] \\
 &= 12 \cdot \sum_{k=0}^{\infty} \left(\left(-\frac{1}{3} \right)^k - \left(-\frac{1}{2} \right)^k \right) \cdot \sigma[n-k] \\
 &\quad \downarrow^3 \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \sum_{k=0}^n \left(\left(-\frac{1}{3} \right)^k - \left(-\frac{1}{2} \right)^k \right) \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\sum_{k=0}^n \left(-\frac{1}{3} \right)^k - \sum_{k=0}^n \left(-\frac{1}{2} \right)^k \right) \\
 &\quad \downarrow \\
 &\text{Geometrische Summenformel:} \\
 &\quad \sum_{n=0}^N q^n = \frac{1 - q^{N+1}}{1 - q} \\
 &\quad \downarrow \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\frac{1 - \left(-\frac{1}{3} \right)^{n+1}}{1 - \left(-\frac{1}{3} \right)} - \frac{1 - \left(-\frac{1}{2} \right)^{n+1}}{1 - \left(-\frac{1}{2} \right)} \right) \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\frac{1 - \left(-\frac{1}{3} \right)^{n+1}}{\frac{4}{3}} - \frac{1 - \left(-\frac{1}{2} \right)^{n+1}}{\frac{3}{2}} \right) \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\frac{3}{4} \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3} \right)^{n+1} \right) - \frac{2}{3} \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{2} \right)^{n+1} \right) \right) \\
 &= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\frac{3}{4} - \frac{2}{3} - \frac{3}{4} \cdot \left(-\frac{1}{3} \right)^{n+1} + \frac{2}{3} \cdot \left(-\frac{1}{2} \right)^{n+1} \right)
 \end{aligned}$$

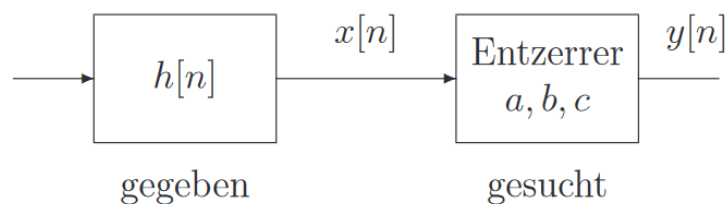
³ Es kommt ein $\sigma[n]$ dazu, weil die Summe für $n < 0$ und gleichzeitig $k \geq 0$ immer 0 ist.

$$\begin{aligned}
&= 12 \cdot \sigma[n] \cdot \left(\frac{1}{12} - \frac{3}{4} \cdot \left(-\frac{1}{3}\right)^{n+1} + \frac{2}{3} \cdot \left(-\frac{1}{2}\right)^{n+1} \right) \\
&= \left(1 - 9 \cdot \left(-\frac{1}{3}\right)^{n+1} + 8 \cdot \left(-\frac{1}{2}\right)^{n+1} \right) \cdot \sigma[n] \\
&= \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{-2} \cdot \left(-\frac{1}{3}\right)^{n+1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{-3} \cdot \left(-\frac{1}{2}\right)^{n+1} \right) \cdot \sigma[n] \\
&= \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-2} \right) \cdot \sigma[n]
\end{aligned}$$

Wolfram Alpha⁴

- b) Zur Vermeidung von Überschwingen der Sprungantwort $a[n]$ wird nun zum gegebenen System ein System in Kette geschaltet. Dieses Entzerrersystem wird durch die folgende Eingangs-/Ausgangsbeziehung beschrieben:

$$y[n] = a \cdot x[n] + b \cdot x[n-1] + c \cdot x[n-2]$$



Wie sind die Koeffizienten a, b, c zu wählen, so dass das Gesamtsystem kein Überschwingen zeigt, d.h. die Sprungantwort des entzerrten Gesamtsystems $\tilde{a}[n] = \sigma[n - n_0]$?

n_0 sollte so klein wie möglich gewählt werden, damit das System schnell reagiert.

⁴ discrete plot $(1 - (-1/3)^{(n-1)} - (-1/2)^{(n-2)}) \cdot \text{Step}(n)$ from $n=-15$ to $n=15$

$$y[n] = a \cdot x[n] + b \cdot x[n-1] + c \cdot x[n-2]$$

↓

$$\tilde{a}[n] = a \cdot a[n] + b \cdot a[n-1] + c \cdot a[n-2]$$

$$\sigma[n - n_0] = a \cdot a[n] + b \cdot a[n-1] + c \cdot a[n-2]$$

$$(n_0 = 0)$$

$$\sigma[n] = a \cdot a[n] + b \cdot a[n-1] + c \cdot a[n-2]$$

$$= a \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-2}\right) \cdot \sigma[n] + b \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-2} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-3}\right) \cdot \sigma[n-1]$$

$$+ c \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-3} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-4}\right) \cdot \sigma[n-2]$$

$$(n = 0)$$

$$1 = a \cdot (0) \cdot \sigma[n] + b \cdot (0) \cdot \sigma[0-1] + c \cdot (12) \cdot \sigma[0-2]$$

$$1 = 0$$

Keine Lösung $\rightarrow n_0$ zu klein

$$(n_0 = 1)$$

$$\sigma[n-1] = a \cdot a[n] + b \cdot a[n-1] + c \cdot a[n-2]$$

$$= a \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-2}\right) \cdot \sigma[n] + b \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-2} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-3}\right) \cdot \sigma[n-1]$$

$$+ c \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{n-3} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-4}\right) \cdot \sigma[n-2]$$

$$(n = 1)$$

$$1 = a \cdot \left(1 - 1 - \left(-\frac{1}{2}\right)^{1-2}\right) + b \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{-1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{-2}\right)$$

$$1 = 2a$$

$$a = \frac{1}{2}$$

$$(n = 2)$$

$$1 = \frac{1}{2} \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^1 - 1\right) + b \cdot \left(1 - 1 - \left(-\frac{1}{2}\right)^{-1}\right) + c \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^{-1} - \left(-\frac{1}{2}\right)^{-2}\right)$$

$$1 = \frac{1}{6} + 2b$$

$$b = \frac{5}{12}$$

$$(n = 3)$$

$$1 = a \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^2 - \left(-\frac{1}{2}\right)^1\right) + b \cdot \left(1 - \left(-\frac{1}{3}\right)^1 - 1\right) + c \cdot \left(1 - 1 - \left(-\frac{1}{2}\right)^{-1}\right)$$

$$1 = \frac{25}{36} + \frac{5}{36} + 2c$$

$$c = \frac{1}{12}$$

c) Wie groß sollte zweckmäßigerweise die Zeitverzögerung n_0 gewählt werden?

n_0 sollte so klein wie möglich gewählt werden, damit das System schnell reagiert.

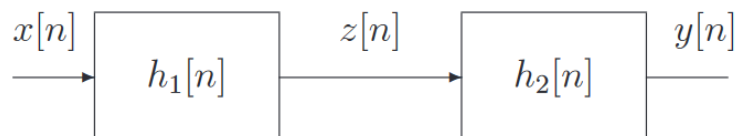
Aufgabe 2.6:

Ein System sei als Kettenschaltung zweier Teilsysteme realisiert. Das erste Teilsystem ist durch die Eingangs-/Ausgangsbeziehung:

$$z[n] = \sum_{k=n-N+1}^n x[k] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[n-k] \cdot x[k]$$

charakterisiert. Vom zweiten System ist die Impulsantwort bekannt:

$$h_2[n] = 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sin\left(\frac{2\pi n}{N}\right) \cdot \sigma[n]$$



a) Berechnen und skizzieren Sie die Impulsantwort $h_1[n]$ des ersten Teilsystems und die Impulsantwort $h[n]$ des Gesamtsystems.

$$\begin{aligned} \sum_{k=n-N+1}^n x[k] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[n-k] \cdot x[k] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sigma[k - (n - N + 1)] \cdot \sigma[n - k] \cdot x[k] \end{aligned}$$

$$h_1[n-k] = \sigma[k - n + N - 1] \cdot \sigma[n - k]$$

$$h_1[n] = \sigma[-n + N - 1] \cdot \sigma[n]$$

$$= \begin{cases} 1 & 0 \leq n \leq N - 1 \\ 0 & \text{sonst} \end{cases}$$

$$\begin{aligned}
h[n] &= h_1 * h_2 \\
&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[k] \cdot h_2[n-k] \\
&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sigma[-k + N - 1] \cdot \sigma[k] \cdot 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \cdot \sigma[n-k] \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sum_{k=0}^{N-1} \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \cdot \sigma[n-k]
\end{aligned}$$

Wenn $n > N - 1$:⁵

$$\begin{aligned}
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sum_{k=0}^{N-1} \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \\
&= 0
\end{aligned}$$

Wenn $n < N - 1$:

$$\begin{aligned}
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \sum_{k=0}^n \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \sum_{k=0}^n \frac{e^{j\frac{2\pi}{N}(n-k)} - e^{-j\frac{2\pi}{N}(n-k)}}{2j} \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(\sum_{k=0}^n e^{j\frac{2\pi}{N}(n-k)} - \sum_{k=0}^n e^{-j\frac{2\pi}{N}(n-k)} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(\sum_{k=0}^n e^{j\frac{2\pi}{N}n} \cdot e^{-j\frac{2\pi}{N}k} - \sum_{k=0}^n e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \cdot e^{j\frac{2\pi}{N}k} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N}n} \cdot \sum_{k=0}^n \left(e^{-j\frac{2\pi}{N}}\right)^k - e^{-j\frac{2\pi}{N}n} \cdot \sum_{k=0}^n \left(e^{j\frac{2\pi}{N}}\right)^k \right)
\end{aligned}$$

↓

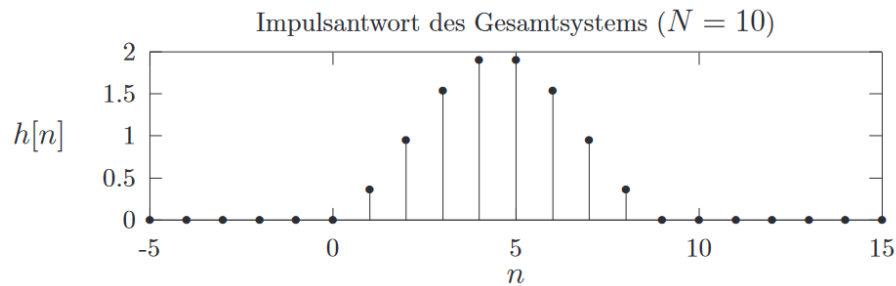
Geometrische Summenformel:

$$\sum_{n=0}^N q^n = \frac{1 - q^{N+1}}{1 - q}$$

↓

⁵ = 0, weil eine ganze Periode vom Sinus durchlaufen wird.

$$\begin{aligned}
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - \left(e^{-j\frac{2\pi}{N}}\right)^{n+1}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - \left(e^{j\frac{2\pi}{N}}\right)^{n+1}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}}} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1)}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}}} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1)}}{1 - e^{-j\frac{2\pi}{N}}} \cdot \frac{e^{j\frac{\pi}{N}}}{e^{j\frac{\pi}{N}}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{1 - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1)}}{1 - e^{j\frac{2\pi}{N}}} \cdot \frac{e^{-j\frac{\pi}{N}}}{e^{-j\frac{\pi}{N}}} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1) + j\frac{\pi}{N}}}{e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{\pi}{N}}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{e^{-j\frac{\pi}{N}} - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1) - j\frac{\pi}{N}}}{e^{-j\frac{\pi}{N}} - e^{j\frac{\pi}{N}}} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1 - \frac{1}{2})}}{2j \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right)} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \frac{e^{-j\frac{\pi}{N}} - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+1 - \frac{1}{2})}}{-2j \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right)} \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sigma[n] \cdot \frac{1}{2j} \cdot \frac{1}{2j \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right)} \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \left(e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} \right) + e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} \cdot \left(e^{-j\frac{\pi}{N}} - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} \right) \right) \\
&= -\frac{1}{2} \cdot \sigma[n] \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot n} e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} + e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} e^{-j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot n} e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} \right) \\
&= -\frac{1}{2} \cdot \sigma[n] \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} - e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot \frac{1}{2}} + e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} - e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot \frac{1}{2}} \right) \\
&= -\frac{1}{2} \cdot \sigma[n] \cdot \left(e^{j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} + e^{-j\frac{2\pi}{N} \cdot (n+\frac{1}{2})} - e^{j\frac{\pi}{N}} - e^{-j\frac{\pi}{N}} \right) \\
&= -\frac{1}{2} \cdot \sigma[n] \cdot \left(2 \cdot \cos\left(\frac{2\pi}{N} \cdot \left(n + \frac{1}{2}\right)\right) - 2 \cdot \cos\left(\frac{\pi}{N}\right) \right) \\
&= -\sigma[n] \cdot \left(\cos\left(\frac{\pi}{N} \cdot (2n + 1)\right) - \cos\left(\frac{\pi}{N}\right) \right) \\
&\quad \downarrow \\
&\cos(a) - \cos(b) = -2 \cdot \sin\left(\frac{a+b}{2}\right) \cdot \sin\left(\frac{a-b}{2}\right) \\
&\quad \downarrow \\
&= -\sigma[n] \cdot \left(-2 \cdot \sin\left(\frac{\left(\frac{\pi}{N} \cdot (2n + 1)\right) + \frac{\pi}{N}}{2}\right) \cdot \sin\left(\frac{\left(\frac{\pi}{N} \cdot (2n + 1)\right) - \frac{\pi}{N}}{2}\right) \right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N} \cdot (n + 1)\right) \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N} \cdot n\right) \cdot \sigma[n] \\
&h[n] = \begin{cases} 2 \cdot \sin\left(\pi/N \cdot (n + 1)\right) \cdot \sin(\pi/N \cdot n) & 0 \leq n \leq N - 1 \\ 0 & \text{sonst} \end{cases}
\end{aligned}$$



b) Berechnen Sie die Antwort $y[n]$ des Gesamtsystems auf das Eingangssignal:

$$x[n] = \sin\left(\frac{2\pi n}{N}\right), \quad -\infty < n < \infty$$

$$\begin{aligned} z[n] &= x[n] * h_1[n] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_1[k] \cdot x[n-k] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sigma[-k + N - 1] \cdot \sigma[k] \cdot \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n - k)\right) \\ &= \sum_{k=0}^{N-1} \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n - k)\right) \\ &\quad \downarrow^6 \\ &= 0 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} y[n] &= z[n] * h_2[n] \\ &= 0 \end{aligned}$$

c) Vertauschen Sie jetzt die Reihenfolge der beiden Teilsysteme und wiederholen Sie Punkt b). Warum erhält man dabei ein anderes Ergebnis, obwohl doch beide Teilsysteme *LTI*-Systeme sind und die Faltungsoperation normalerweise assoziativ ist?

$$\begin{aligned} z[n] &= x[n] * h_2[n] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_2[k] \cdot x[n-k] \end{aligned}$$

⁶ Summe über ganze Periode = 0.

$$\begin{aligned}
&= \sum_{k=-\infty}^{\infty} 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sin\left(\frac{2\pi k}{N}\right) \cdot \sigma[k] \cdot \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \\
&= 2 \cdot \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \sum_{k=0}^{\infty} \sin\left(\frac{2\pi k}{N}\right) \cdot \sin\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \\
&\quad \downarrow \\
&\sin(a) \cdot \sin(b) = \frac{1}{2} \cdot (\cos(a-b) - \cos(a+b)) \\
&\quad \downarrow \\
&= \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \left(\sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{2\pi k}{N} - \frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) - \sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{2\pi k}{N} + \frac{2\pi}{N} \cdot (n-k)\right) \right) \\
&= \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \left(\sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{4\pi k}{N} - \frac{2\pi}{N} n\right) - \sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{2\pi}{N} n\right) \right) \\
&= \sin\left(\frac{\pi}{N}\right) \cdot \left(\sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{2\pi}{N} \cdot (2k-n)\right) - \sum_{k=0}^{\infty} \cos\left(\frac{2\pi}{N} n\right) \right) \\
&\quad = \infty
\end{aligned}$$

Für eine Vertauschung müssen beide Teilsysteme stabil sein.
 h_2 ist nicht stabil.

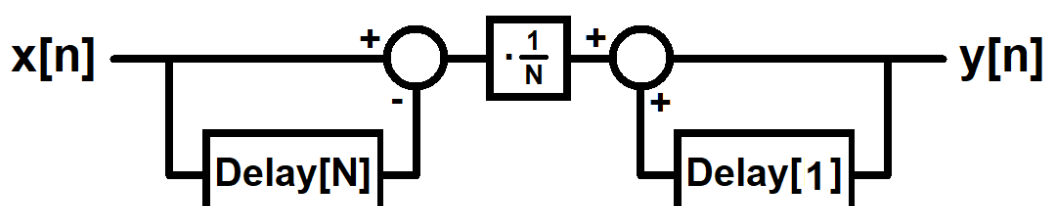
Aufgabe 2.7:

Es soll das Eingangs-/Ausgangsverhalten eines zeitdiskreten Systems untersucht werden, wobei das betrachtete System durch die folgende Differenzgleichung charakterisiert sei:

$$y[n] = y[n-1] + \frac{1}{N} \cdot (x[n] - x[n-N])$$

Und $x[n] = y[n] = 0$ für $n < 0$. Dabei repräsentiert $x[n]$ das Eingangssignal und $y[n]$ das Ausgangssignal des Systems.

- a) Zeichnen Sie ein Schaltbild des Systems bestehend aus Addierern, Multiplizierern und Verzögerungselementen.



b) Bestimmen Sie die Impulsantwort $h[n]$ und die Sprungantwort $a[n]$ des Systems.⁷

$$H(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} h[n] \cdot z^{-n}$$

$$\mathcal{Z}(y[n]) = \mathcal{Z}\left(y[n-1] + \frac{1}{N} \cdot (x[n] - x[n-N])\right)$$

$$Y(z) = z^{-1} \cdot Y(z) + \frac{1}{N} \cdot (X(z) - z^{-N} \cdot X(z))$$

$$Y(z) \cdot (1 - z^{-1}) = \frac{1}{N} \cdot X(z) \cdot (1 - z^{-N})$$

$$\frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{1}{N} \cdot \frac{1 - z^{-N}}{1 - z^{-1}}$$

$$= \frac{1}{N} \cdot \left(\frac{1}{1 - z^{-1}} - z^{-N} \cdot \frac{1}{1 - z^{-1}} \right)$$

$$= \frac{1}{N} \cdot \left(\frac{z}{z-1} - z^{-N} \cdot \frac{z}{z-1} \right)$$

↓

$$h[n] = \frac{1}{N} \cdot \left(\mathcal{Z}^{-1}\left(\frac{z}{z-1}\right) - \mathcal{Z}^{-1}\left(z^{-N} \cdot \frac{z}{z-1}\right) \right)$$

$$= \frac{1}{N} \cdot (\sigma[n] - \sigma[n-N])$$

$$a[n] = h[n] * \sigma[n]$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \cdot \sigma[n-k]$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{N} \cdot (\sigma[k] - \sigma[k-N]) \cdot \sigma[n-k]$$

$$= \frac{1}{N} \cdot \left(\sum_{k=-\infty}^{\infty} \sigma[k] \cdot \sigma[n-k] - \sum_{k=-\infty}^{\infty} \sigma[k-N] \cdot \sigma[n-k] \right)$$

$$= \frac{1}{N} \cdot \left(\sum_{k=0}^{\infty} \sigma[n-k] - \sum_{k=N}^{\infty} \sigma[n-k] \right)$$

$$= \frac{1}{N} \cdot \left(\sigma[n] \cdot \sum_{k=0}^n 1 - \sigma[n-N] \cdot \sum_{k=N}^n 1 \right)$$

⁷ Formel aus „sus2_zt_22_handout.pdf“, S. 41

$$\begin{aligned}
 &= \frac{1}{N} \cdot (\sigma[n] \cdot (n+1) - \sigma[n-N] \cdot (n-N+1)) \\
 &= \frac{1}{N} \cdot ((\sigma[n] - \sigma[n-N]) \cdot (n+1) + \sigma[n-N] \cdot N) \\
 a[n] &= \begin{cases} 0 & n < 0 \\ 1/N \cdot (n+1) & 0 \leq n \leq N-1 \\ 1 & n \geq N \end{cases}
 \end{aligned}$$

- c) Versuchen Sie eine alternative Systemrealisierung zu finden, die die gleiche Impulsantwort $h[n]$ aufweist, jedoch keine Rückkopplung verwendet.

$$h[n] = \frac{1}{N} \cdot (\sigma[n] - \sigma[n-N])$$

$$\begin{aligned}
 y[n] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \cdot x[n-k] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{1}{N} \cdot (\sigma[k] - \sigma[k-N]) \cdot x[n-k] \\
 &= \frac{1}{N} \cdot \sum_{k=0}^{N-1} x[n-k]
 \end{aligned}$$

(Gleitender-Mittelwert-Filter)

