

# Signale und Systeme

## Vorlesung 9: Analoge Filter I

Prof. Dr.-Ing. Sander Wahls | WS 25/26

# Analoge Filter



- Wir werden heute beginnen, uns mit analogen Filtern zu befassen
- Ein **Filter** ist ein LTI System, welches die Aufgabe hat, unerwünschte Effekte aus Signalen (z.B. Rauschen) zu entfernen
- Wir nennen sie **analog**, wenn es sich um zeitkontinuierliche Systeme handelt, welche z.B. mit einer elektrischen Schaltung realisiert werden
- Digitale Filter werden wir später behandeln
- Phasen- und Amplitudengang eines Filters sind beide von Bedeutung
- Wir werden uns heute zunächst mit der **Rolle der Phase** beschäftigen

# Inhalt

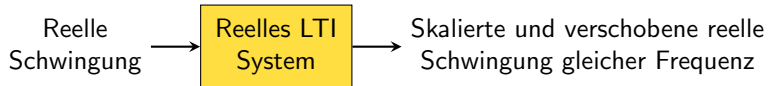
1. Phasen- und Gruppenlaufzeit

2. Linearphasige Filter

3. Allpass-Filter

4. Minimalphasige Filter

# Phasenlaufzeit



- In Vorlesung 6 hatten wir gesehen, dass ein reelles LTI System reelle Schwingungen skaliert und in ihrer Phase verschiebt:

$$u(t) = \cos(\omega_0 t + \phi) \Rightarrow y(t) = |G(j\omega_0)| \cos(\omega_0 t + \phi + \angle G(j\omega_0))$$

Die **Phasenlaufzeit**

$$\tau_p(\omega_0) = -\frac{\angle G(j\omega_0)}{\omega_0}$$

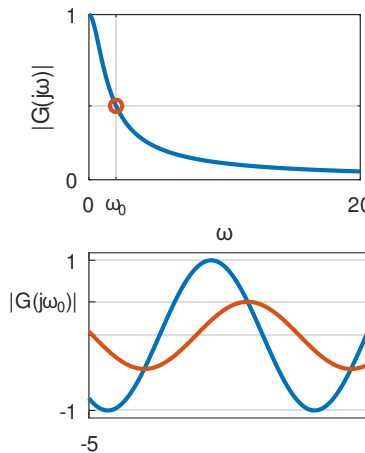
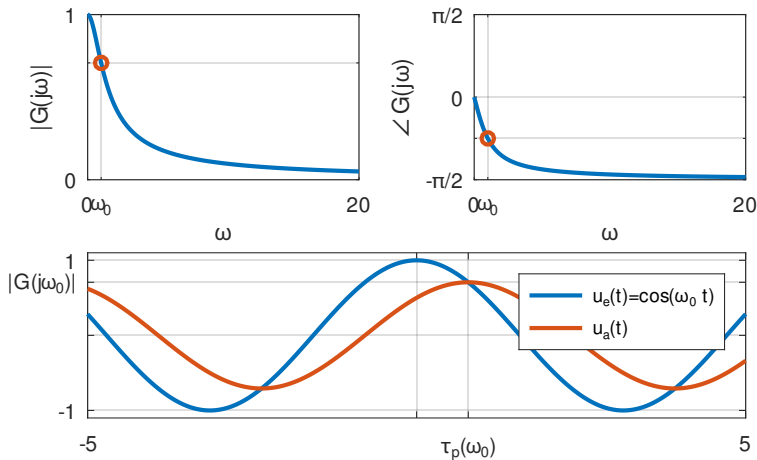
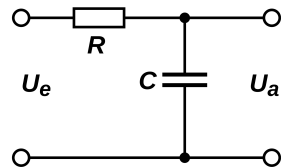
gibt die der Phasenverschiebung entsprechende Zeitverschiebung an:

$$u(t) = \cos(\omega_0 t + \phi) \Rightarrow y(t) = |G(j\omega_0)| \cos(\omega_0 (t - \tau_p(\omega_0)) + \phi)$$

# Phasenlaufzeit

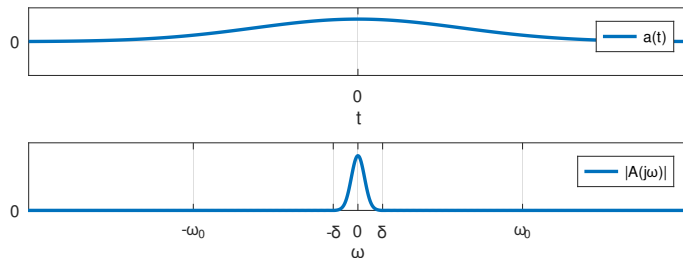
## Beispiel RC-Glied (angepasst von Vorlesung 6)

Wir beobachten nun, wie die die Frequenzantwort eines RC-Glieds mit  $RC = 1$  dessen Reaktion auf verschiedene harmonische Schwingungen vorhersagt ...



# Gruppenlaufzeit

## Schmalbandige Signale

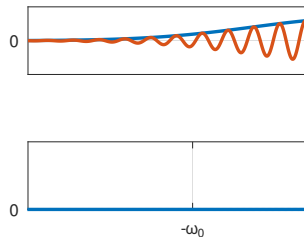


Ein reelles Signal  $x(t) = a(t) \cos(\omega_0 t + \phi)$  ist **schmalbandig**, falls

$$A(j\omega) = 0, \quad \forall |\omega| > \delta \text{ mit } \delta \ll \omega_0.$$

- Da  $a(t)$  nur niedrige Frequenzen enthält, ist es „langsam veränderlich“
- Im Zeitbereich ist  $a(t)$  daher die **Einhüllende** von  $x(t)$
- Im Frequenzbereich entstehen zwei Kopien des ursprünglichen Spektrums:

$$x(t) = a(t) \frac{e^{j(\omega_0 t + \phi)} + e^{-j(\omega_0 t + \phi)}}{2} \xrightarrow{\mathcal{F}} \frac{e^{j\phi}}{2} A(j(\omega - \omega_0)) + \frac{e^{-j\phi}}{2} A(j(\omega + \omega_0))$$



Für komplexe Signale würde man statt dessen

$$x(t) = a(t)e^{j\omega_0 t}$$

betrachten. Wir konzentrieren uns hier auf den reellen Fall.

# Gruppenlaufzeit

## Definition und Interpretation

Es sei  $G(j\omega)$  eine Frequenzantwort. Dann ist die **Gruppenlaufzeit**

$$\tau_g(\omega_0) = -\frac{d\angle G(j\omega_0)}{d\omega}.$$

- Wenn das Eingangssignal eines reellen Systems schmalbandig ist, so gibt die Gruppenlaufzeit die Verzögerung der Einhüllenden an:

Ein reelles LTI System mit Frequenzantwort  $G(j\omega)$  reagiert auf den Eingang

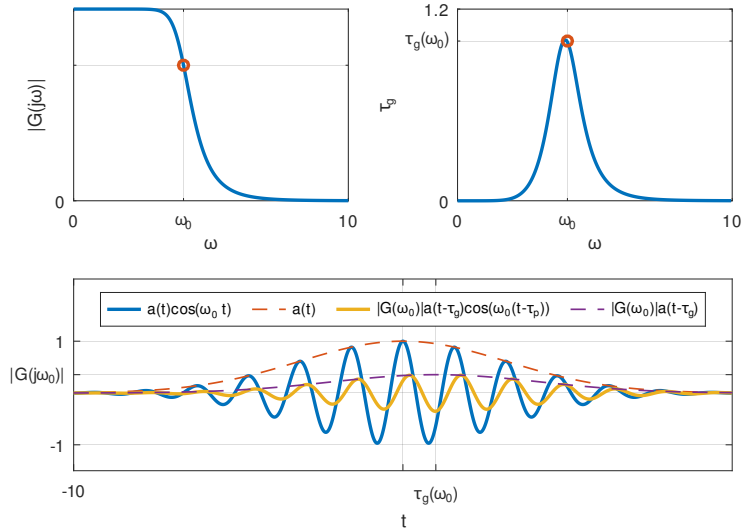
$$u(t) = a(t) \cos(\omega_0 t + \phi), \quad a(t) \text{ reell und langsam veränderlich}$$

mit dem Ausgangssignal

$$y(t) \approx |G(j\omega_0)| a(t - \tau_g(\omega_0)) \cos(\omega[t - \tau_p(\omega_0)] + \phi)$$

# Gruppenlaufzeit

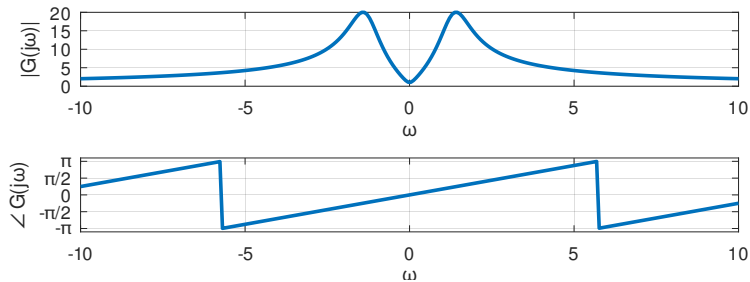
## Illustration



Die Gruppenlaufzeit gibt an, wie sehr die langsam veränderliche Einhüllende  $a(t)$  des Wellenpakets verzögert wird.



# Linearphasige Filter



Ein LTI System ist **linearphasig**, falls der *entfaltete* Phasengang linear ist:

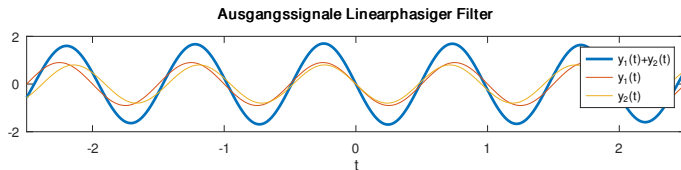
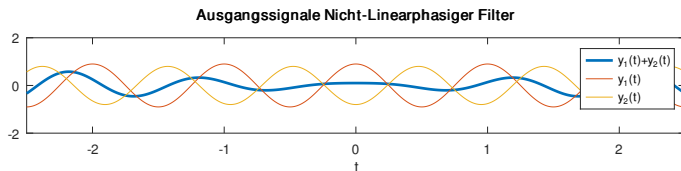
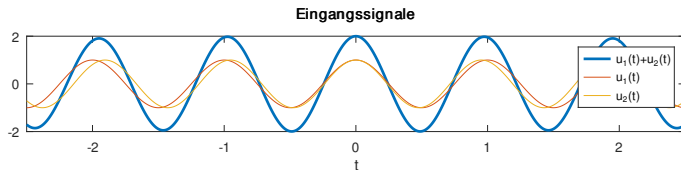
$$\angle G(j\omega) = -t_0\omega, \quad t_0 \text{ konstant.}$$

Die Gruppenlaufzeit eines linearphasigen Systems ist konstant:

$$\tau_g(\omega) = t_0.$$

# Linearphasige Filter

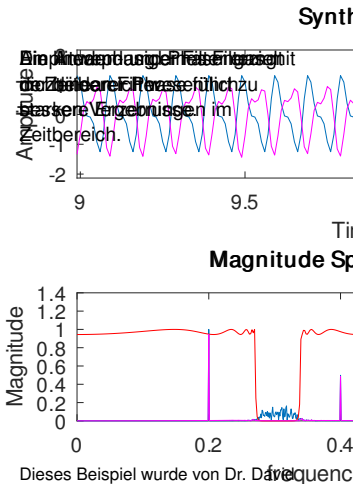
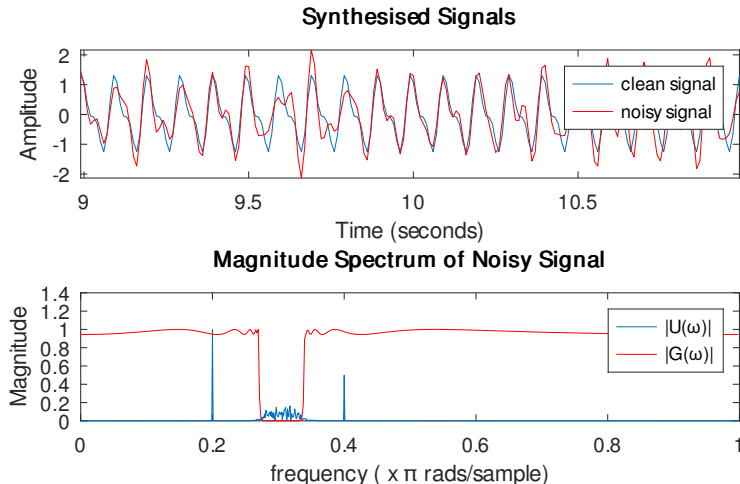
erhalten die Form des Signals im Zeitbereich besser



- Bei nichtlinearphasigen Filtern können sich am Eingang konstruktiv überlagernde Schwingungen durch unterschiedliche Phasenverschiebungen am Ausgang aufheben
- Bei linearphasigen Filtern ist dies nicht möglich

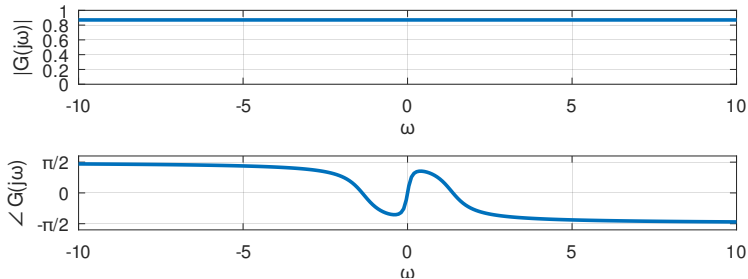
# Linearphasige Filter

erhalten die Form des Signals im Zeitbereich besser – Beispiel



Dieses Beispiel wurde von Dr. Dávid Dorrán von der TU Dublin entwickelt:  
<https://dadorrán.wordpress.com/>

# Allpass-Filter



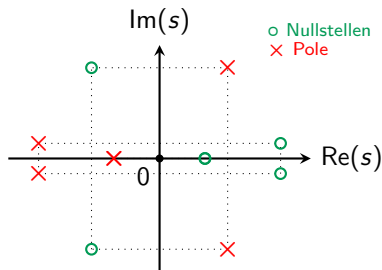
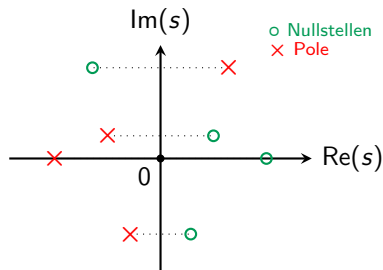
Ein LTI System mit Frequenzantwort  $G(j\omega)$  ist **allpass**, falls

$$|G(j\omega)| = A, \quad \forall \omega \in \mathbb{R}, \quad A > 0 \text{ konstant.}$$

- Während linearphasige Filter also einen idealen Phasengang haben, haben Allpass-Filter einen idealen Amplitudengang
- Sie werden daher zur Behebung von Phaseneffekten genutzt

# Allpass-Filter

## Symmetrien von Polen und Nullstellen



*Links:* Beispielhaftes Pol-Nullstellendiagramm eines komplexen Allpasses.

*Rechts:* Beispielhaftes Pol-Nullstellendiagramm eines reellen Allpasses.

Ein LTI System mit rationaler Systemfunktion ist **allpass** g.d.w.

$$G(s) = K \prod_{k=1}^M \frac{s + a_k^*}{s - a_k}, \quad K, a_1, \dots, a_M \in \mathbb{C}, \quad K \neq 0$$

- $G(s)$  hat also einen Pol an  $s = a_k$ , g.d.w. es eine Nullstelle an  $-a_k^* = -\text{Re}(a_k) + j \text{Im}(a_k)$  hat  $\Rightarrow$  Symmetrie bzgl. der imaginären Achse
- Falls das System zusätzlich reell ist, treten komplexe Pole und Nullstellen in konjugierten Paaren auf  $\Rightarrow$  zusätzliche Symmetrie bzgl. der reellen Achse

(sh. Vorlesung 7)

# Allpass-Filter

## Positive Gruppenlaufzeit

Das LTI System mit der Systemfunktion

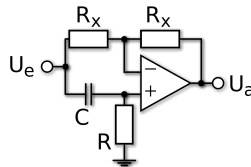
$$G(s) = \frac{s-1}{s+1}, \quad \operatorname{Re}(s) > -1$$

ist allpass, kausal und stabil und hat positive Gruppenlaufzeit:

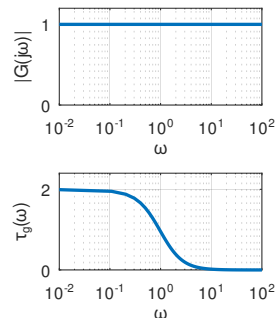
$$|G(j\omega)| = 1, \quad \tau_g(\omega) = \frac{2}{1+\omega^2} > 0.$$

Falls die Systemfunktion  $G(s)$  eines kausalen und stabilen Allpass-Systems rational ist, so ist die Gruppenlaufzeit immer nicht-negativ:

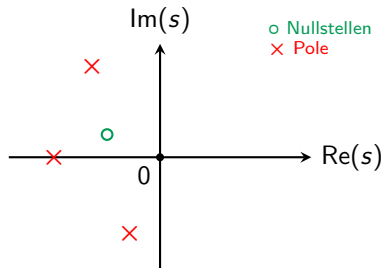
$$\tau_g(\omega) \geq 0.$$



Das Beispiel entspricht obiger Schaltung mit  $R = C = 1$ .



# Minimalphasige Filter



Beispielhaftes  
Pol-Nullstellendiagramm eines  
minimalphasigen Systems.

Ein LTI System mit rationaler Systemfunktion ist **minimalphasig**, falls alle Nullstellen und Pole in der linken Halbebene  $\text{Re}(s) < 0$  liegen.

Ein minimalphasiges stabiles und kausales LTI System mit rationaler Systemfunktion  $G(s)$  hat eine stabile und kausale Inverse mit Systemfunktion  $\frac{1}{G(s)}$ .

# Minimalphasige Filter

## Zerlegung in Allpass und Minimalphasiges System

Es sei  $G(s)$  eine rationale Systemantwort ohne Pole oder Nullstellen auf der imaginären Achse. Dann gibt es ein minimalphasiges  $G_{\text{mp}}(s)$  und einen Allpass  $G_{\text{ap}}(s)$ , so dass

$$G(s) = G_{\text{mp}}(s)G_{\text{ap}}(s).$$

Wir betrachten das Beispiel  $G(s) = \frac{s-1}{s-2}$ . Dann ist  $G_{\text{ap}}(s) = \frac{s-1}{s+1} \frac{s+2}{s-2}$  allpass,

$$G_{\text{mp}}(s) = \frac{G(s)}{G_{\text{ap}}(s)} = G(s) \frac{s+1}{s-1} \frac{s-2}{s+2} = \frac{\cancel{s} \cancel{+1} s+1}{\cancel{s} \cancel{-2} s \cancel{-1} s+2} = \frac{s+1}{s+2}$$

minimalphasig, und es gilt  $G_{\text{mp}}(s)G_{\text{ap}}(s) = G(s)$ .



# Minimalphasige Filter

## Minimale Gruppenlaufzeit

Es sein  $G(s)$  die rationale Systemfunktion eines stabilen und kausalen Systems. Falls  $G(s)$  minimalphasig ist, so hat kein anderes (stabiles, kausales, rationales) System mit dem gleichen Amplitudengang eine kleinere Gruppenlaufzeit:

$$\forall \omega \in \mathbb{R} : \quad |G(j\omega)| = |G_1(j\omega)| \quad \Rightarrow \quad \tau_g(\omega) \leq \tau_{g1}(\omega)$$

Wir betrachten die Frequenzantworten zweier LTI Systeme,

$$G_1(s) = \frac{s-1}{s+2}, \quad \operatorname{Re}(s) > -2$$

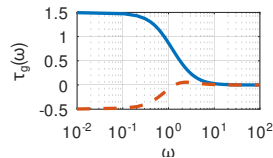
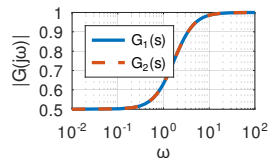
stabil, kausal, *nicht* minimalphasig

$$G_2(s) = \frac{s+1}{s+2}, \quad \operatorname{Re}(s) > -2.$$

stabil, kausal, minimalphasig

Die Amplitudengänge sind gleich. Die Gruppenlaufzeit des minimalphasigen Systems ist wie erwartet kleiner als die des nicht minimalphasigen Systems.

(ohne Nullstellen und Pole auf der imaginären Achse)



# Literaturverzeichnis I

- [1] Fleshgrinder, "File:Tiefpass.svg — Wikimedia Commons, the free media repository," <https://commons.wikimedia.org/w/index.php?title=File:Tiefpass.svg&oldid=871974035>, 2009, [Online; accessed 10-November-2024].