

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

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

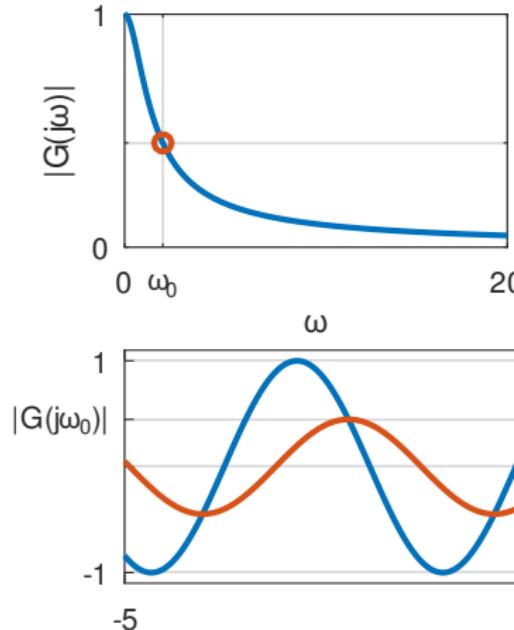
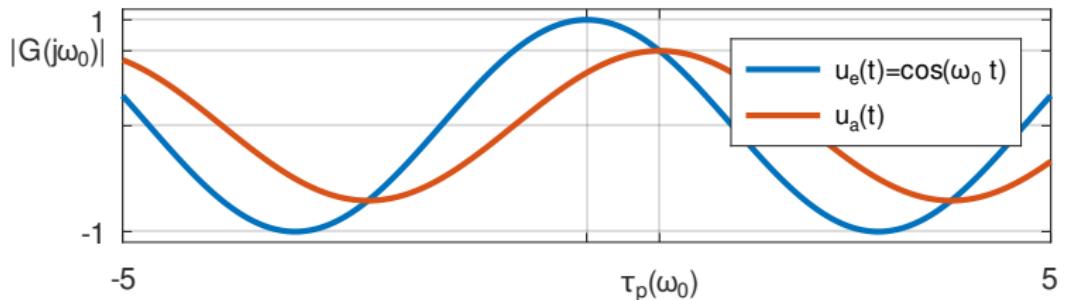
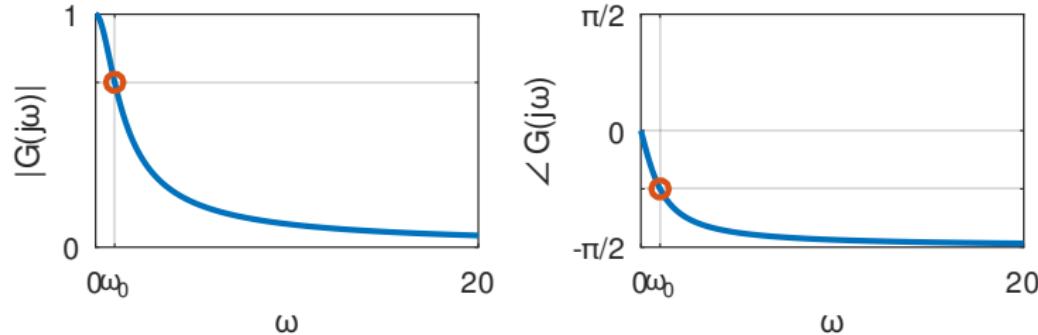
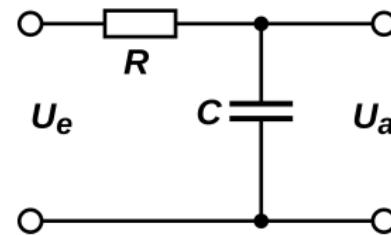
gibt die der Phasenverschiebung entsprechende Zeitverschiebung an:

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

Phasenlaufzeit

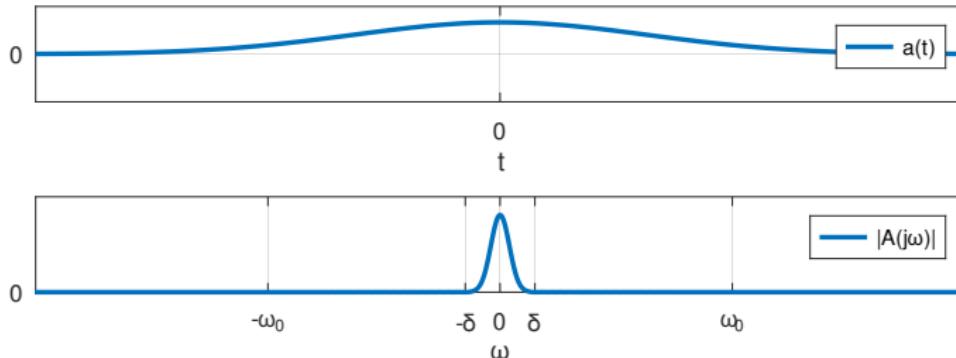
Beispiel RC-Glied (angepasst von Vorlesung 6)

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



Gruppenlaufzeit

Schmalbandige Signale

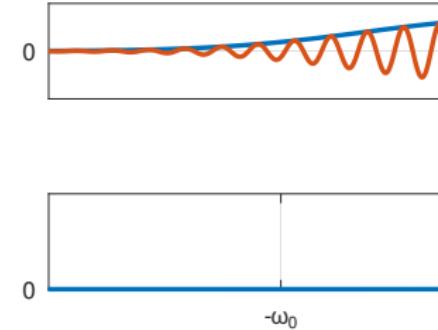


Ein reelles Signal $x(t) = a(t) \cos(\omega_0 t + \phi)$ ist **schmalbandig**, falls

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

- 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:

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



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

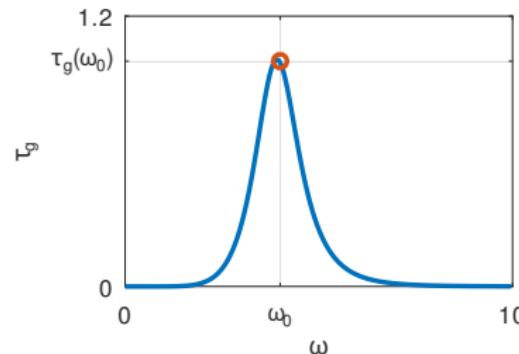
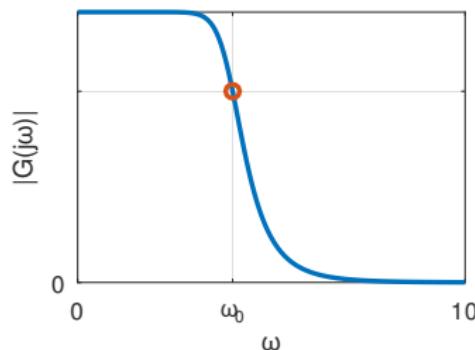
$$u(t) = a(t) \cos(\omega_0 t + \phi), \quad a(t) \text{ reell und langsam veränderlich}$$

mit dem Ausgangssignal

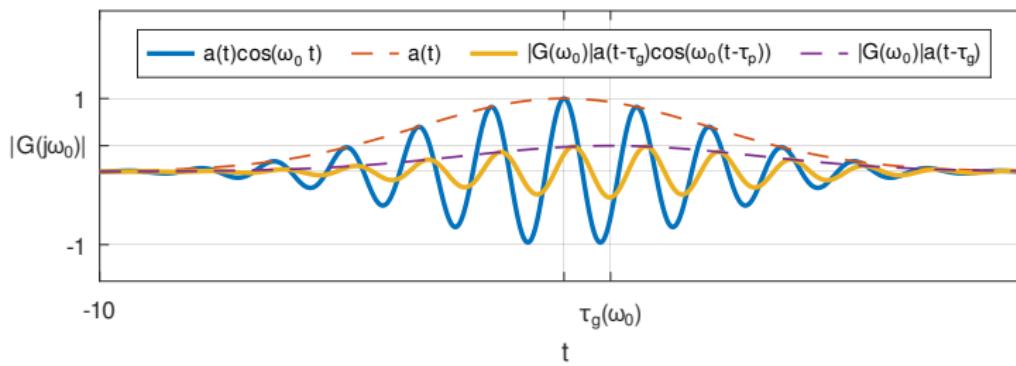
$$y(t) \approx |G(j\omega_0)| a(t - \tau_g(\omega_0)) \cos(\omega [t - \tau_p(\omega_0)] + \phi)$$

Gruppenlaufzeit

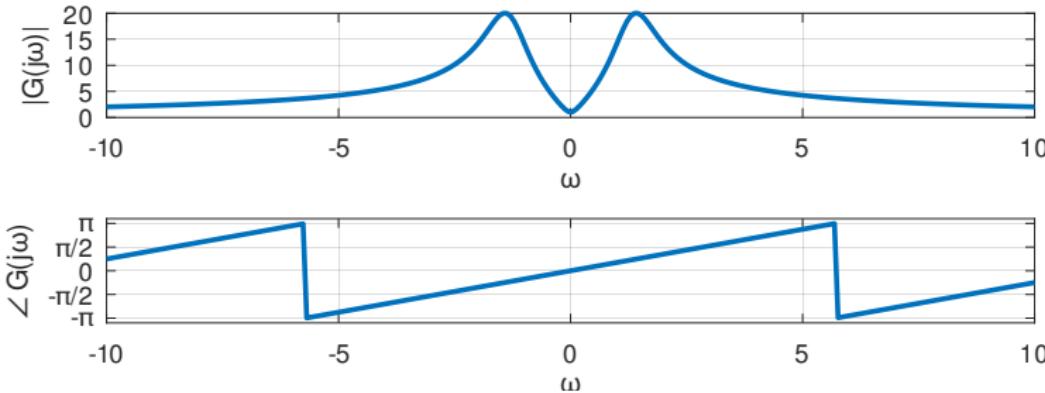
Illustration



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:

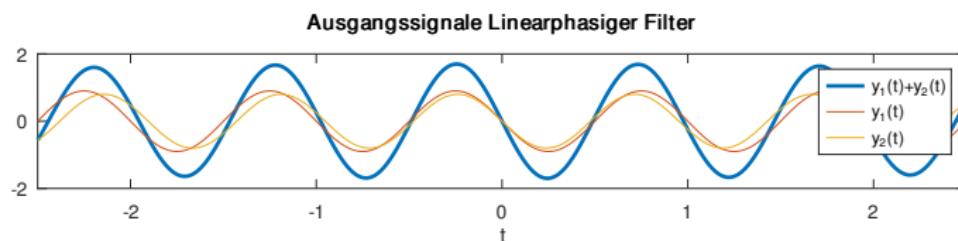
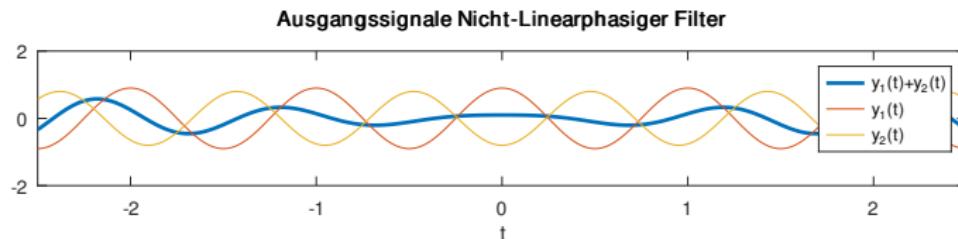
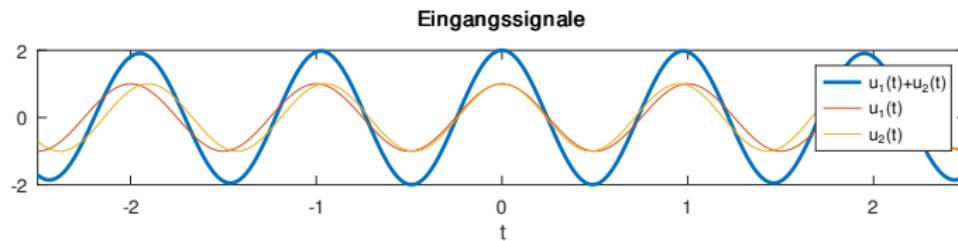
$$\angle G(j\omega) = -t_0\omega, \quad t_0 \text{ konstant.}$$

Die Gruppenlaufzeit eines linearphasigen Systems ist konstant:

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

Linearphasige Filter

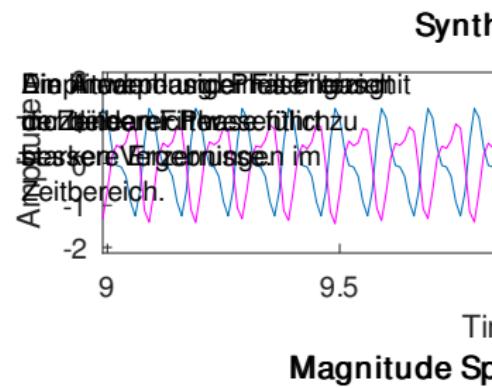
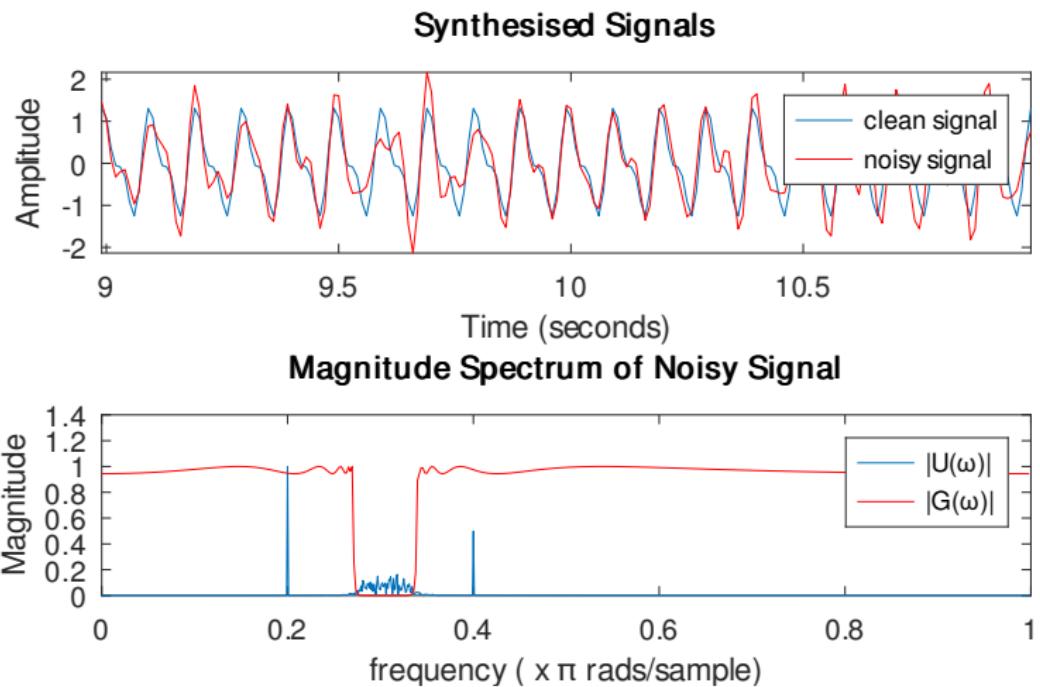
erhalten die Form des Signals im Zeitbereich besser



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

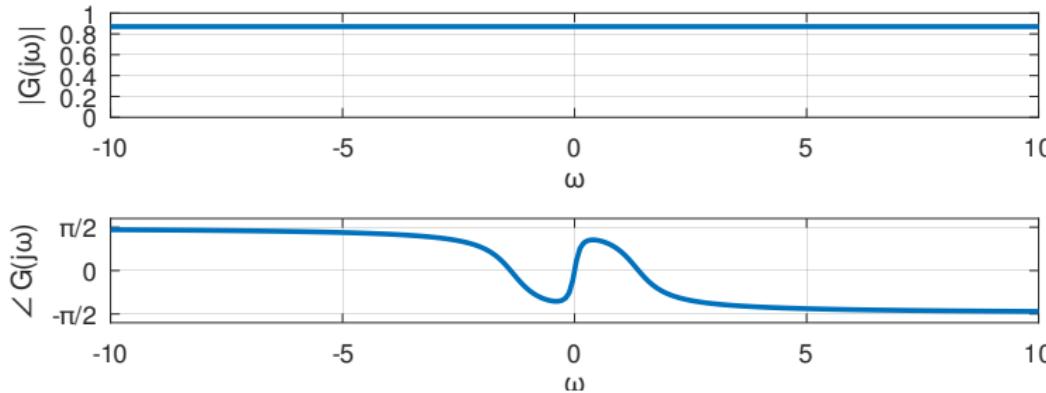
Linearphasige Filter

erhalten die Form des Signals im Zeitbereich besser – Beispiel



Dieses Beispiel wurde von Dr. David Dorran von der TU Dublin entwickelt:
<https://dadorran.wordpress.com/>.

Allpass-Filter



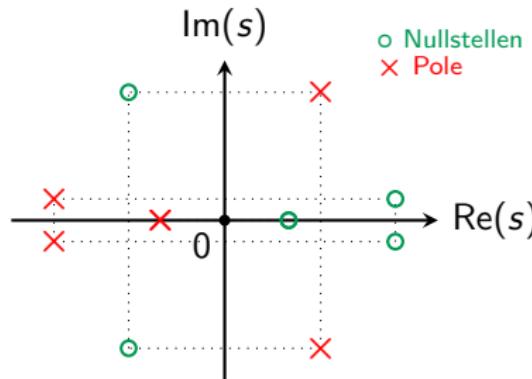
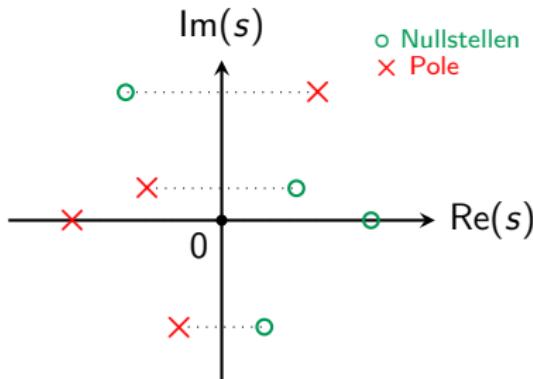
Ein LTI System mit Frequenzantwort $G(j\omega)$ ist **allpass**, falls

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

- 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 konjuguierten Paaren auf \Rightarrow zusätzliche Symmetrie bzgl. der reellen Achse

(sh. Vorlesung 7)

Allpass-Filter

Positive Gruppenlaufzeit

Das LTI System mit der Systemfunktion

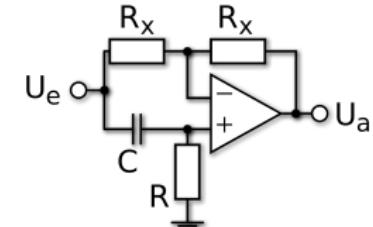
$$G(s) = \frac{s - 1}{s + 1}, \quad \operatorname{Re}(s) > -1$$

ist allpass, kausal und stabil und hat positive Gruppenlaufzeit:

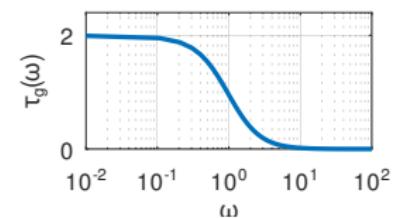
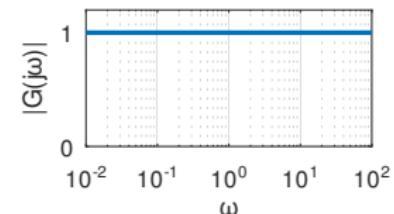
$$|G(j\omega)| = 1, \quad \tau_g(\omega) = \frac{2}{1 + \omega^2} > 0.$$

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

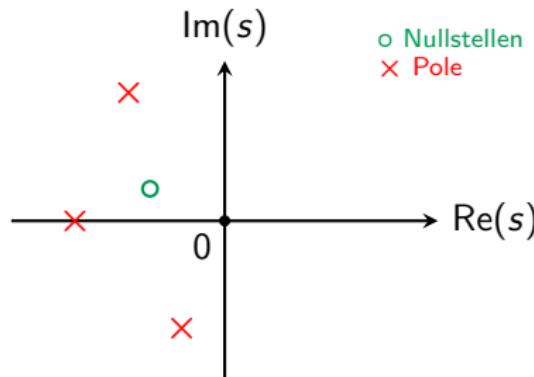
$$\tau_g(\omega) \geq 0.$$



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,

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

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

Minimalphasige Filter

Minimale Gruppenlaufzeit

Es sei $G(s)$ 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:

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

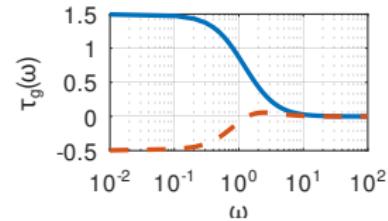
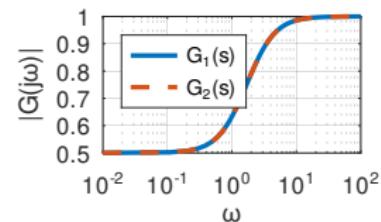
Wir betrachten die Frequenzantworten zweier LTI Systeme,

$$G_1(s) = \underbrace{\frac{s-1}{s+2}}_{\text{stabil, kausal, } \text{nicht minimalphasig}}, \quad \text{Re}(s) > -2$$

$$G_2(s) = \underbrace{\frac{s+1}{s+2}}_{\text{stabil, kausal, minimalphasig}}, \quad \text{Re}(s) > -2.$$

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