

# Das Interpolationsfilter, eine Idee aus früheren Tagen

## Der Phasen- und Amplitudengang

Dipl.- Ing. Björnstjerne Zindler, M.Sc.

[www.Zenithpoint.de](http://www.Zenithpoint.de)

Erstellt: 13. November 1995 / 15. September 1997

Letzte Revision: 2. April 2021

### Inhaltsverzeichnis

<b>1</b>	<b>Der Phasen- und Amplitudengang</b>	<b>3</b>
1.1	Die Übertragungsfunktion $G_I(s)$ . . . . .	4
1.2	Die Übertragungsfunktion $G_{II}(s)$ . . . . .	5
1.3	Fallzusammenfassungen . . . . .	6
1.3.1	Fall 8 + 9 = Typ „SRI“ und Fall 10 + 11 + 12 = Typ „SVI“ . . . . .	6
1.3.2	Fall 8 + 9 = Typ „SRI“ und Fall 10 + 11 + 12 = Typ „SVI“ . . . . .	8

---

### Literatur

[001] Keine für vorliegenden Text.

---



## 1 Der Phasen- und Amplitudengang

Im vorangegangenen Kapitel wurden die Übertragungsfunktionen ermittelt bei einem Einheitsimpuls am Eingang und verschiedenen Ausgangssignalszenarien. Insgesamt wurden zwei Übertragungsfunktionen als global nutzbar extrahiert. [001]ff.  
Phase / Amplitude

$$G_I(s) = \frac{A + B \cdot s}{1 + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2} \quad \text{und} \quad G_{II}(s) = \frac{C + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2}{1 + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2} \cdot \frac{1}{s + D}$$

Diese werden im folgenden Abschnitt in die komplexe Ebene transformiert und nach dem allgemein gültigen Vorgehen daraus der Amplituden- und Phasengang ermittelt.

## 1.1 Die Übertragungsfunktion $G_I(s)$

Ü.funktion I

Gegeben ist die Übertragungsfunktion  $G_I(s)$ :

$$G_I(s) = \frac{A + B \cdot s}{1 + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2}$$

⇒

$$|G_1(j\omega)| = \frac{\sqrt{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}$$

↔

$$\angle G_1(j\omega) = -\arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2}$$

Und:

$$|G_2(j\omega)| = \sqrt{A^2 + B^2 \cdot \omega^2}$$

↔

$$\angle G_2(j\omega) = \arctan \frac{B}{A} \omega$$

Der Betrag und die Phase werden zusammengesetzt:

$$|G_I(j\omega)| = |G_1(j\omega)| \cdot |G_2(j\omega)|$$

⇒

$$|G_I(j\omega)| = \frac{\sqrt{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2} \cdot \sqrt{A^2 + B^2 \cdot \omega^2}$$

Damit ergibt sich für den Betrag endgültig:

$$|G_I(j\omega)| = \sqrt{\frac{A^2 + B^2 \cdot \omega^2}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}}$$

Weiterhin:

$$\angle G_I(j\omega) = \angle G_1(j\omega) + \angle G_2(j\omega)$$

⇒

$$\angle G_I(j\omega) = \arctan \frac{B}{A} \omega - \arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2}$$

⇒

$$\angle G_I(j\omega) = \arctan \frac{\frac{B}{A} \cdot \omega - \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2}}{1 + \frac{B}{A} \cdot \omega \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2}}$$

⇒

$$\angle G_I(j\omega) = \arctan \frac{B \cdot (1 - B \cdot \omega^2) - 2 \cdot A^2}{A \cdot (1 + B \cdot \omega^2)} \cdot \omega$$

## 1.2 Die Übertragungsfunktion $G_{II}(s)$

Gegeben ist die Übertragungsfunktion  $G_{II}(s)$ :

Ü.funktion II

$$G_{II}(s) = \frac{C + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2}{1 + 2 \cdot A \cdot s + B \cdot s^2} \cdot \frac{1}{s + D}$$

⇒

$$|G_1(j\omega)| = \frac{\sqrt{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}$$

↔

$$\angle G_1(j\omega) = -\arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2}$$

Und:

$$|G_3(j\omega)| = \sqrt{(C - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}$$

↔

$$\angle G_3(j\omega) = \arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{C - B \cdot \omega^2}$$

Und:

$$|G_4(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{D^2 + \omega^2}}$$

↔

$$\angle G_4(j\omega) = -\arctan \frac{\omega}{D}$$

Der Betrag und die Phase werden zusammengesetzt:

$$|G_{II}(j\omega)| = |G_1(j\omega)| \cdot |G_3(j\omega)| \cdot |G_4(j\omega)|$$

⇒

$$|G_{II}(j\omega)| = \frac{\sqrt{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2} \cdot \sqrt{(C - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2} \cdot \frac{1}{\sqrt{D^2 + \omega^2}}$$

Damit ergibt sich für den Betrag endgültig:

$$|G_{II}(j\omega)| = \sqrt{\frac{(C - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{D^2 + \omega^2}}$$

Weiterhin:

$$\angle G_{II}(j\omega) = \angle G_1(j\omega) + \angle G_3(j\omega) + \angle G_4(j\omega)$$

⇒

$$\angle G_{II}(j\omega) = \arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{C - B \cdot \omega^2} - \arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega}{1 - B \cdot \omega^2} - \arctan \frac{\omega}{D}$$

⇒

$$\angle G_{II}(j\omega) = \arctan \frac{2 \cdot A \cdot \omega \cdot (1 - C)}{(C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2} - \arctan \frac{\omega}{D}$$

⇒

$$\angle G_{II}(j\omega) = \arctan \frac{2 \cdot A \cdot D \cdot \omega \cdot (1 - C) - (C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) \cdot \omega - 4 \cdot A^2 \cdot \omega^3}{2 \cdot A \cdot \omega^2 \cdot (1 - C) + (C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) \cdot D + 4 \cdot A^2 \cdot D \cdot \omega^2}$$

Im weiteren Verlauf werden der ermittelte Phasen- und Amplitudengang von  $G_I(s)$  und  $G_{II}(s)$  auf die betrachteten Typen „SVI“ und „SRI“ wieder aufgeteilt und weiter betrachtet.

Fallzusammenf.

### 1.3 Fallzusammenfassungen

#### 1.3.1 Fall 8 + 9 = Typ „SRI“ und Fall 10 + 11 + 12 = Typ „SVI“

Es liegt demnach ein Bandpass vor. Dessen Mittenfrequenz ist berechenbar durch das Maximum von  $|G_{Fall8}(j\omega)|$ :

$$|G_I(j\omega)| = \sqrt{\frac{A^2 + B^2 \cdot \omega^2}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}} \rightarrow \infty$$

⇒

$$(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2 \rightarrow 0$$

⇒

$$B^2 \cdot \omega^4 - 2 \cdot B \cdot \omega^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2 - 1 \rightarrow 0$$

⇒

$$\omega^4 - 2 \cdot \omega^2 \cdot \frac{B - 2 \cdot A^2}{B^2} - \frac{1}{B^2} \rightarrow 0$$

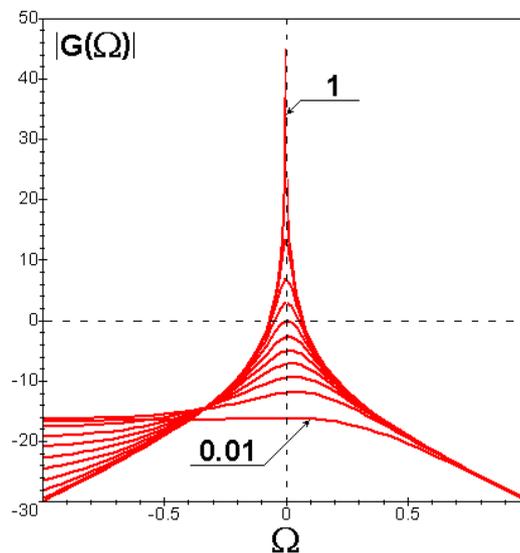
⇒  $f'(x)$

$$\omega^2 - \frac{B - 2 \cdot A^2}{B^2} = 0$$

⇒

$$\omega_{MAX} = \frac{1}{B} \cdot \sqrt{B - 2 \cdot A^2}$$

Grafisch dargestellt in Abhängigkeit von  $0.01 \leq \xi \leq 1$ :



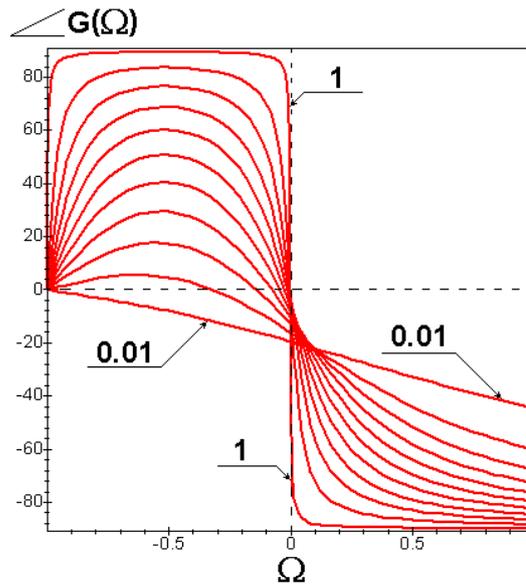
Mit:

$$\omega = \pi \cdot 10^\Omega \quad \leftrightarrow \quad \Omega = \lg \frac{\omega}{\pi}$$

⇒

$$\omega_{MIN} = \frac{1}{10} \cdot \pi \quad \omega_0 = \pi \quad \omega_{MAX} = 10 \cdot \pi$$

Die Phase besitzt folgendes grafisches Ergebnis in Abhängigkeit von  $\xi$ :



Mit:

$$\omega = \pi \cdot (\Omega + 1) \quad \leftrightarrow \quad \Omega = \frac{\omega - \pi}{\pi}$$

Die dazugehörige Durchtrittsfrequenz  $\omega_D$ :

$$\angle G_I(j\omega) = 0^\circ$$

⇒

$$\arctan \frac{B \cdot (1 - B \cdot \omega^2) - 2 \cdot A^2}{A \cdot (1 + B \cdot \omega^2)} \cdot \omega = 0$$

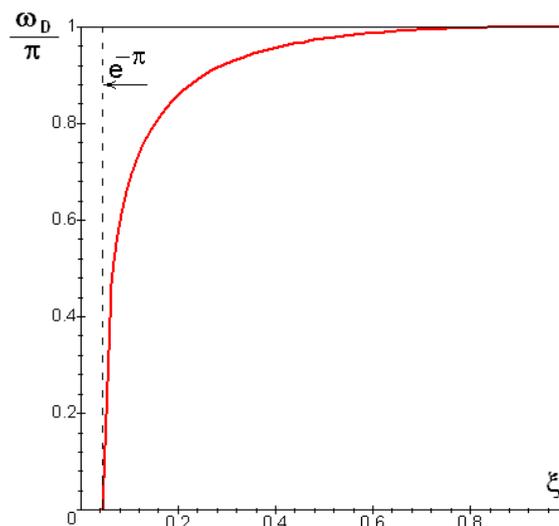
⇒

$$B \cdot (1 - B \cdot \omega^2) - 2 \cdot A^2 = 0$$

⇒

$$\omega_D = \frac{1}{B} \cdot \sqrt{B - 2 \cdot A^2}$$

Grafisch:



Der Wert der Durchtrittsfrequenz ist gleich des Ortes des Betragsmaximums.

1.3.2 Fall 8 + 9 = Typ „SRI“ und Fall 10 + 11 + 12 = Typ „SVI“

Die Betragsextrema sind berechenbar über:

$$|G_{II}(j\omega)| = \sqrt{\frac{(C - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}{(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{D^2 + \omega^2}}$$

⇒

$$(C - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2 \rightarrow 0$$

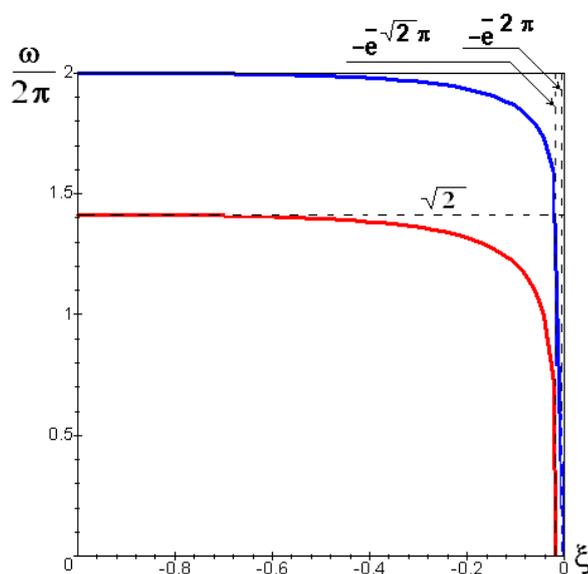
$$(1 - B \cdot \omega^2)^2 + 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2 \rightarrow 0$$

$$\sqrt{D^2 + \omega^2} \rightarrow 0$$

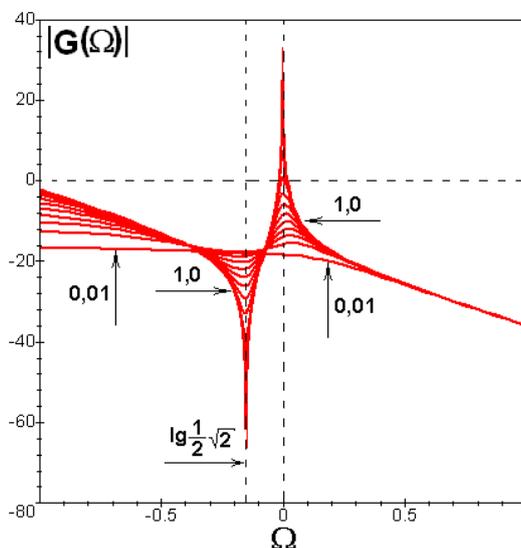
⇒

$$\omega_{MAX_1} = \frac{1}{B} \cdot \sqrt{B \cdot C - 2 \cdot A^2} \quad \omega_{MAX_2} = \frac{1}{B} \cdot \sqrt{B - 2 \cdot A^2}$$

⇒



Der Betrag selbst, grafisch dargestellt in Abhängigkeit von  $-0.9 \leq \xi \leq -0.01$  sowie  $-1 \leq \xi \leq -0.9$ :



Mit:

$$\omega = 2 \cdot \pi \cdot 10^\Omega \quad \leftrightarrow \quad \Omega = \lg \frac{\omega}{2\pi}$$

⇒

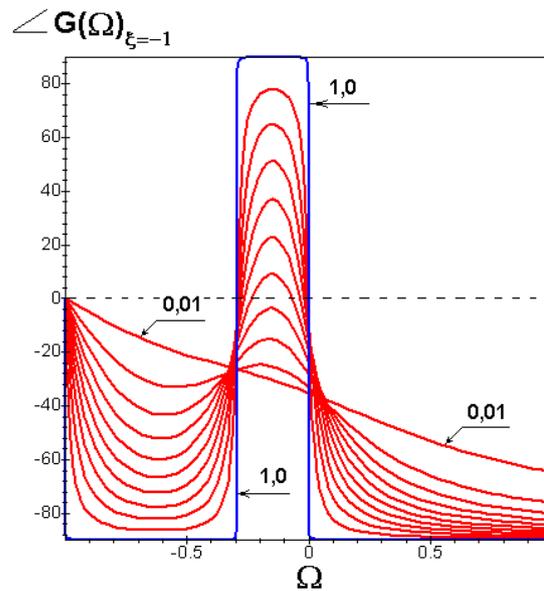
$$\omega_{MIN} = \frac{1}{5} \cdot \pi \quad \omega_1 = \sqrt{2} \cdot \pi \quad \omega_0 = 2 \cdot \pi \quad \omega_{MAX} = 20 \cdot \pi$$

Es liegt global ein Tiefpass vor, kombiniert mit einem Bandpass bei „ $2 \cdot \pi$ “ und einer Bandsperre bei „ $\sqrt{2} \cdot \pi$ “.

Weiterhin gilt für die Phase:

$$\angle G_{II}(j\omega) = \arctan \frac{2 \cdot A \cdot D \cdot \omega \cdot (1 - C) - (C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) \cdot \omega - 4 \cdot A^2 \cdot \omega^3}{2 \cdot A \cdot \omega^2 \cdot (1 - C) + (C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) \cdot D + 4 \cdot A^2 \cdot D \cdot \omega^2}$$

⇒



Mit:

$$\omega = 2 \cdot \pi \cdot (\Omega + 1) \quad \leftrightarrow \quad \Omega = \frac{\omega - 2 \cdot \pi}{2 \cdot \pi}$$

Die dazugehörige Durchtrittsfrequenz  $\omega_D$ :

$$\angle G_{II}(j\omega) = 0^\circ$$

⇒

$$2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - (C - B \cdot \omega^2) \cdot (1 - B \cdot \omega^2) - 4 \cdot A^2 \cdot \omega^2 = 0$$

⇒

$$\omega^4 - \omega^2 \cdot \frac{(C + 1) \cdot B - 4 \cdot A^2}{B^2} - \frac{2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - C}{B^2} = 0$$

Kurzzeitige Substitution:

$$\Omega^2 - \Omega \cdot \frac{(C + 1) \cdot B - 4 \cdot A^2}{B^2} - \frac{2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - C}{B^2} = 0$$

⇒

$$\Omega_{1;2} = \frac{(C + 1) \cdot B - 4 \cdot A^2}{2 \cdot B^2} \pm \frac{1}{2 \cdot B^2} \cdot \sqrt{\left\{ \begin{array}{l} ((C + 1) \cdot B - 4 \cdot A^2)^2 \\ + \\ 4 \cdot B^2 \cdot (2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - C) \end{array} \right.}}$$

Resubstitution:

$$\omega_{1;2} = \frac{1}{2B} \sqrt{2(C + 1)B - 8A^2 \pm 2\sqrt{((C + 1)B - 4A^2)^2 + 4B^2(2AD(1 - C) - C)}}$$

⇒

$$\omega_{D;1} = \frac{1}{2 \cdot B} \cdot \sqrt{\begin{cases} 2 \cdot B \cdot (C + 1) \\ - \\ 8 \cdot A^2 \\ + \\ 2 \cdot \sqrt{(B \cdot (C + 1) - 4 \cdot A^2)^2 + 4 \cdot B^2 \cdot (2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - C)} \end{cases}}$$

Und:

$$\omega_{D;2} = \frac{1}{2 \cdot B} \cdot \sqrt{\begin{cases} 2 \cdot B \cdot (C + 1) \\ - \\ 8 \cdot A^2 \\ - \\ 2 \cdot \sqrt{(B \cdot (C + 1) - 4 \cdot A^2)^2 + 4 \cdot B^2 \cdot (2 \cdot A \cdot D \cdot (1 - C) - C)} \end{cases}}$$

Grafisch:

