

Tiefpass-Schaltplan wird auf Folie xx gezeigt

Ein Kondensator kann nicht unendlich schnell aufgefüllt oder entleert werden, sonst müsste der Strom auch unendlich sein. Deshalb, behält ein Kondensator seine Spannung und seine Ladung eine gewisse Zeit nach dem Einschalten der Signalquelle, es sei denn der Kondensator (oder Reihe von Kondensatoren) ist direkt an eine Spannungsquelle angeschlossen.

Man kann sich den Kondensator als ein Glass Wasser/Dose, oder einen Eimer vorstellen.

Übertragungsfunktion:

Man kann die Übertragungsfunktionen von Schaltungen mit Kondensatoren und Widerständen auch ohne exakte Herleitung schreiben wenn man folgendes berücksichtigt.

Die Übertragungsfunktion ist Quotient zwei komplexer Polynome.

Wenn wir in der Schaltung n unabhängige Kondensatoren haben (ihre Spannungen sind linearunabhängig) haben wir im Nenner Polynom n-ter Ordnung.

Die dominante Zeitkonstante ist die Summe von $C_i R_i$ Faktoren. C_i ist jede Kapazität in der Schaltung, R_i ist der Widerstand den die Kapazität C_i sieht.

Grad des Polynoms in Zähler ist kleiner oder gleich wie der Grad des Polynoms im Nenner.

Koeffizienten vom Polynom im Zähler bekommt man aus den Anfangsbedingungen. Wir fragen uns, welche Spannung haben wir kurz nach dem Einschalten ($t=0+$), welche lange nach dem Einschalten ($t=\text{unendlich}$).

Beispiel Tiefpass:

Die Übertragungsfunktion hat die allgemeine Form

$$H(s) = B_0 + b_1 s / (1 + sRC)$$

B_0 und B_1 rechnen wir aus den Anfangsbedingungen.

Kurz nach dem Einschalten ist die Ausgangsspannung 0 – Kondensator kann nicht unendlich schnell aufgeladen werden.

Kurz nach dem Einschalten sind die Frequenzen hoch (die Zeit ist kurz) deshalb haben wir $s \rightarrow \infty$.

Wir bekommen $b_1s / sRC = 0$ oder $b_1 = 0$.

Für DC Fall (das System war lange ein) haben wir $s = 0$. Da der Kondensator keinen DC Strom leitet haben wir $v_{in} = v_{out}$ oder $H = 1$.

Deshalb $B_0 = 1$

Wir schreiben $H(s) = 1/(1+sRC)$

Zeitverlauf:

Für ein System erster Ordnung und für ein Eingangssignal in Form von Sprung haben wir $v_{out}(t) = c_1 + c_2 \exp(-t/RC)$

Die Koeffizienten bekommen wir aus den Anfangsbedingungen.

$v_{out}(0+) = 0$ und $v_{out}(\infty) = v_{in_dc}$

Ergebnis ist $v_{out}(t) = v_{in_dc} (1 - \exp(-t/RC))$

Bode Plot. Bode Plot des Tiefpasses wird in Folie gezeigt. X Achse ist $20 \log(|H|)$ y-Achse ist $\log(\Omega)$. Es gilt $s = j\Omega$.

Für die Kreisfrequenz $\Omega = 1/T = 1/RC$ haben wir eine Polstelle. Die Linien im Plot sind die Asymptoten. Die eigentliche Kennlinie $|H|$ ist an der Polstelle um $\sqrt{2}$ (3dB) niedriger als ihr Maximum. Die Steigung nach der Polstelle ist -20dB/Dekade - oder 1-1 (10-mal weniger H für 10 höhere Frequenz). Die Phase ändert sich von 0 auf -90 Grad im Bereich um 0.1 bis 10 x Polstelle (2 Dekaden).

Beispiel: bestimmen wir H, Zeitverlauf und Bode Plot für den schnellen Spannungsteiler von Folie xx.

Wir haben zwar zwei Kondensatoren, nur 1 davon ist unabhängig. Die Übertragungsfunktion hat also die Form:

$$H(s) = B_0 + b_1s/(1+sT)$$

Das Polynom im Nenner beschreibt die Schaltung wenn sie selbst überlassen wird (Eigenverhalten). Schalten wir v_{in} aus - $v_{in} = 0$, um das Eigenverhalten zu analysieren. Wir können die Kondensatoren und die Widerstände

zusammenführen: $R_{eq} = R_1 \parallel R_2$, $C_{eq} = C_1 + C_2$. Die Schaltung hat die gleiche Form wie ein RC Glied. Die Zeitkonstante ist: $T = R_1 \parallel R_2 (C_1 + C_2)$.

B_0 und B_1 rechnen wir aus den Anfangsbedingungen.

Für DC Fall (das System war lange ein) haben wir $s = 0$. Da die Kondensatoren keinen DC Strom leiten spielen nur die Widerstände eine Rolle. Wir haben $v_{out} = v_{in} R_2 / (R_1 + R_2)$. Deshalb $B_0 = R_2 / (R_1 + R_2)$.

Kurz nach dem Einschalten ist die Ausgangsspannung fließt viel Strom durch die Kondensatoren – sie sind an die Spannungsquelle v_{in} kurzgeschlossen. Wir können in diesen kurzen Intervall die Widerstände vernachlässigen. Die Spannung am Ausgang im Moment 0^+ ist durch den kapazitiven Spannungsteiler gegeben. Es gilt: $v_{out}(0^+) = C_1 / (C_1 + C_2) v_{in}$.

Wir bekommen $B_1 / R_{eq} C_{eq} = C_1 / (C_1 + C_2)$. $B_1 = (C_1 + C_2) R_1 R_2 / (R_1 + R_2) C_1 / (C_1 + C_2) = R_2 / (R_1 + R_2) * C_1 R_1 = B_0 C_1 R_1$.

Die Übertragungsfunktion ist $H(s) = \frac{R_2 / (R_1 + R_2)}{1 + s R_1 C_1 / (1 + s R_{eq} C_{eq})}$

Wir haben eine Null- und eine Polstelle. Je nachdem ob DC ($R_2 / (R_1 + R_2)$) oder AC-Verstärkung ($C_1 / (C_1 + C_2)$) höher ist, ist die Polstelle oder Nullstelle auf niedriger Frequenz.

Ein Bode Plot wird in Folie xx gezeigt. Besonders interessant ist der Fall $C_1 R_1 = C_{eq} R_{eq} = (C_1 + C_2) R_1 R_2 / (R_1 + R_2)$ oder $C_1 / C_{sum} = R_2 / R_{sum}$. Die Null- und Polstelle heben sich dann auf. Die Übertragungsfunktion ist reelle Zahl. Unter Annahme $C_2 \gg C_1$ und $R_1 \gg R_2$ kann man die Bedingung umschreiben:

$C_1 / C_2 = R_2 / R_1$ oder $C_1 R_1 = C_2 R_2$.

2 Weitere Beispiele.