

Generator für eingeprägte Ströme

Aufgabe 1: Innenwiderstand

Zur Berechnung des Innenwiderstandes werden Spannungsquellen kurzgeschlossen und Stromquellen stellen eine Unterbrechung dar. **Abb. 2** zeigt die resultierende Schaltung aus Sicht der beiden Klemmen b_1 und b_2 . Der Innenwiderstand \underline{Z}_i stellt also eine Serieschaltung von zweimal L parallel C dar:

$$\underline{Z}_i = \frac{j\omega L / j\omega C}{j\omega L + 1 / j\omega C} + \frac{j\omega L / j\omega C}{j\omega L + 1 / j\omega C} = 2 \cdot \frac{j\omega L}{1 - \omega^2 LC}$$

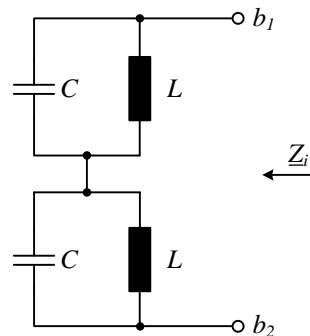


Abb. 1: Zur Berechnung des Innenwiderstandes \underline{Z}_i aus Sicht der beiden Klemmen b_1 und b_2 .

Alternativ kann der Innenwiderstand \underline{Z}_i auch aus der Summe der beiden Innenwiderstände $\underline{Z}_{i,1}$ und $\underline{Z}_{i,2}$ der Ersatzspannungsquellen nach Abb. 2 d) berechnet werden:

$$\underline{Z}_i = \underline{Z}_{i,1} + \underline{Z}_{i,2}$$

Die Innenwiderstände der Ersatzquellen betragen dabei (L parallel C):

$$\underline{Z}_{i1} = \underline{Z}_{i2} = \frac{j\omega L / j\omega C}{j\omega L + 1 / j\omega C} = \frac{j\omega L}{1 - \omega^2 LC}$$

Aufgabe 1: Ersatz-Spannungsquelle

Die Schaltung zur Erzeugung eines eingepprägten Stroms (**Abb. 1 a**) besteht aus zwei belasteten Spannungsteiler (Abb. 1 b)). Die Leerlaufspannung $\underline{U}_{V,L}$ (Last \underline{Z} von den Klemmen abgetrennt) kann direkt mit der Spannungsteilerregel berechnet werden:

$$\underline{U}_{V,L} = \underline{U}_{b1,L} - \underline{U}_{b2,L} = \frac{1 / j\omega C}{j\omega L + 1 / j\omega C} \cdot \underline{U}_N - \frac{j\omega L}{j\omega L + 1 / j\omega C} \cdot \underline{U}_N = \frac{1 + \omega^2 LC}{1 - \omega^2 LC} \cdot \underline{U}_N$$

Alternativ können beide Spannungsteiler je in eine Ersatzspannungsquelle $\underline{U}_{E1,2}$ mit Innenwiderstand $\underline{Z}_{j1,2}$ umgeformt werden (Abb. 1 d)). Die Grösse der Ersatzspannungsquellen entsprechen den Leerlaufspannungen an den Klemmen b_1 und b_2 :

$$\underline{U}_{E1} = \underline{U}_{b1,L} = \frac{1 / j\omega C}{j\omega L + 1 / j\omega C} \cdot \underline{U}_N, \text{ bzw. } \underline{U}_{E2} = \underline{U}_{b2,L} = \frac{j\omega L}{j\omega L + 1 / j\omega C} \cdot \underline{U}_N$$

Damit folgt für die Leerlaufspannung $\underline{U}_{V,L}$ an den Klemmen b_1 und b_2 :

$$\underline{U}_{V,L} = \underline{U}_{b1,L} - \underline{U}_{b2,L} = \underline{U}_{E1} - \underline{U}_{E2} = \frac{1 + \omega^2 LC}{1 - \omega^2 LC} \cdot \underline{U}_N$$

Die Leerlaufspannung $\underline{U}_{V,L}$ entspricht der Ersatzspannungsquelle der weiter vereinfachten Schaltung nach Abb. 1 c). Die Spannung \underline{U}_V ist also nicht konstant gleich $\underline{U}_{V,L}$, sondern aufgrund des Spannungsabfall über den Innenwiderständen lastabhängig!

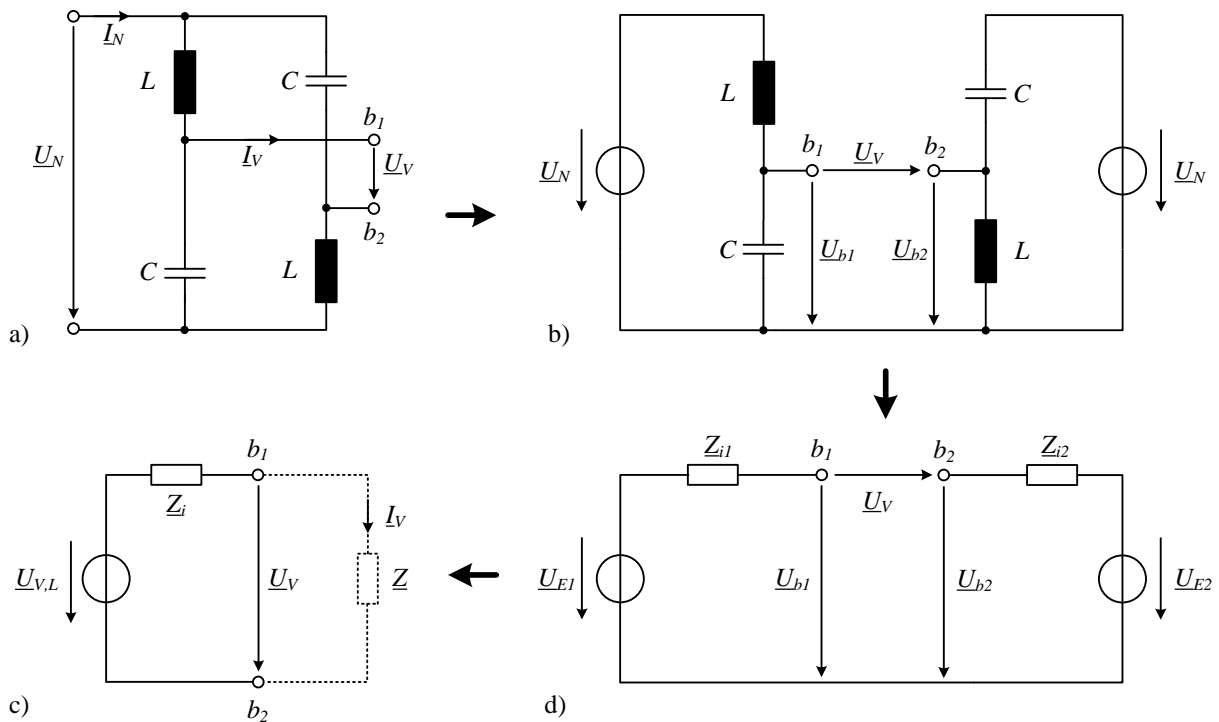


Abb. 1: Vorgehen bei der Transformation der Schaltung in ein äquivalente Ersatzschaltung.

Aufgabe 2

Der Laststrom I_V lässt sich mit dem Thévenin-Äquivalent viel einfacher berechnen:

$$I_V = \frac{\underline{U}_{V,L}}{\underline{Z} + \underline{Z}_i}$$

$$I_V = \frac{\frac{1 + \omega^2 LC}{1 - \omega^2 LC} \cdot \underline{U}_N}{\underline{Z} + \frac{2 \cdot j\omega L}{1 - \omega^2 LC}} = \frac{1 + \omega^2 LC}{2 \cdot j\omega L + \underline{Z}(1 - \omega^2 LC)} \cdot \underline{U}_N$$

Aufgabe 3

Damit I_V unabhängig von Z wird, muss die Bedingung

$$1 - \omega^2 LC = 0, \text{ also } \omega = \sqrt{1/LC}$$

gelten. $\omega = \sqrt{1/LC}$ ist die sog. Resonanzfrequenz, bei welcher die Impedanzen Z_L und Z_C entgegengesetzt gleich zueinander sind:

$$Z_L = j\omega L = j \cdot \sqrt{\frac{L}{C}}, \text{ bzw. } Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j \cdot \sqrt{\frac{L}{C}}$$

Mit der Bedingung $\omega^2 = 1/(L \cdot C)$ folgt nun für den von Z unabhängigen Lastwechselstrom:

$$I_V = \frac{2 \cdot \underline{U}_N}{2 \cdot j\omega L} = \frac{\underline{U}_N}{j\sqrt{L/C}} = -j \cdot \sqrt{\frac{C}{L}} \cdot \underline{U}_N$$

I_V hat die Frequenz $\omega = \sqrt{1/LC}$!

Aufgabe 4

Bei den Aufgaben 4 und 5 wird nicht mehr der Laststrom I_V betrachtet, sondern der Eingangsstrom I_N . Werden die Klemmen b_1 und b_2 kurzgeschlossen, stellt die Schaltung bezüglich des Eingangsstroms eine Serieschaltung von zweimal L parallel C dar (vgl. **Abb. 3 a**). Die Kurzschlussimpedanz Z_K folgt zu:

$$Z_K = \frac{j\omega L / j\omega C}{j\omega L + 1/j\omega C} + \frac{j\omega L / j\omega C}{j\omega L + 1/j\omega C} = 2 \cdot \frac{j\omega L}{1 - \omega^2 LC}$$

Damit berechnet sich der Kurzschlussstrom $I_{N,K}$ zu:

$$I_{N,K} = \frac{\underline{U}_N}{Z_K} = \frac{1 - \omega^2 LC}{2 \cdot j\omega L} \cdot \underline{U}_N$$

Mit der Bedingung $\omega^2 = 1/(L \cdot C)$ folgt $I_{N,K} = 0A$!

Alternativ kann der Kurzschlussstrom $I_{N,K}$ auch über die Knotengleichung $I_{N,K} = I_1 + I_2$ berechnet werden. Mit

$$\underline{U}_L = \underline{U}_C = \frac{\underline{U}_N}{2}$$

folgt

$$I_1 = \frac{\underline{U}_N}{2 \cdot j\omega L}, \text{ bzw. } I_2 = \frac{\underline{U}_N}{2} \cdot j\omega C,$$

und damit wiederum

$$I_{N,K} = \frac{1 - \omega^2 LC}{2 \cdot j\omega L} \cdot \underline{U}_N.$$

Wird $\omega = 1/\sqrt{LC}$ (Resonanzfrequenz) in die Gleichungen für I_1 und I_2 eingesetzt, folgt

$$I_1 = -j \cdot \frac{U_N}{2} \cdot \sqrt{\frac{C}{L}}, \text{ bzw. } I_2 = j \cdot \frac{U_N}{2} \cdot \sqrt{\frac{C}{L}}.$$

I_1 und I_2 stehen senkrecht auf \underline{U}_N und sind aufgrund der bei der Resonanzfrequenz gleichgrossen Impedanzen entgegengesetzt gleich! Der Eingangsstrom $I_{N,K}$ wird damit Null. Die im System vorhandene Energie wird abwechslungsweise in der Kapazität oder in der Induktivität (verlustlos) gespeichert.

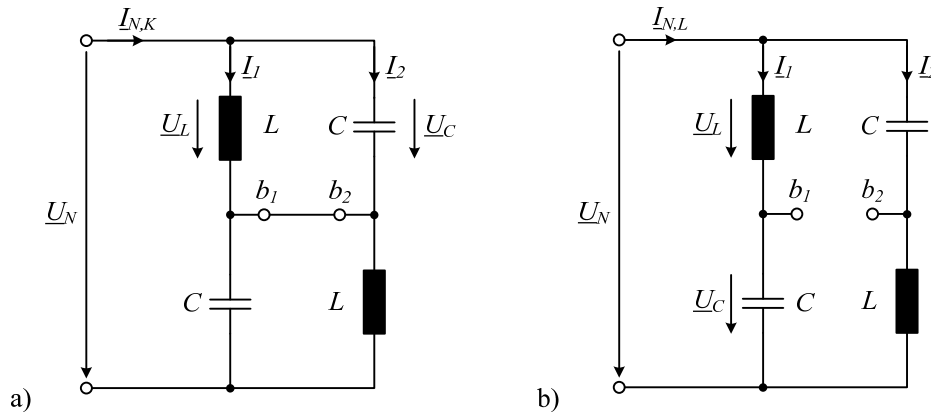


Abb. 3: Zur Berechnung des Eingangsstroms $I_{N,K}$ bei a) kurzgeschlossenen und b) offenen Klemmen b_1 und b_2 .

Aufgabe 5

Im Leerlauf (Klemmen b_1 und b_2 nicht verbunden) stellt die Schaltung bezüglich des Eingangsstroms eine Parallelschaltung von zweimal L in Serie mit C dar (vgl. Abb. 3 b)). Die Leerlaufimpedanz \underline{Z}_L folgt zu:

$$\underline{Z}_L = \frac{(j\omega L + 1/j\omega C)^2}{2(j\omega L + 1/j\omega C)} = \frac{1 - \omega^2 LC}{2 \cdot j\omega C}$$

Damit berechnet sich der Eingangsstrom $I_{N,L}$ im Leerlauf zu:

$$I_{N,L} = \frac{\underline{U}_N}{\underline{Z}_L} = \frac{2 \cdot j\omega C}{1 - \omega^2 LC} \cdot \underline{U}_N$$

Mit der Bedingung $\omega^2 = 1/(L \cdot C)$ folgt $I_{N,L} \rightarrow \infty$, die Bauteile werden also zerstört!

Alternativ kann hier auch nur die Impedanz \underline{Z}_S der Serieschaltung von L und C betrachtet werden:

$$\underline{Z}_S = j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$$

Bei der Resonanzfrequenz $\omega = 1/\sqrt{LC}$ wird

$$\underline{Z}_S = j \frac{L}{\sqrt{LC}} + \frac{1}{jC/\sqrt{LC}} = j \cdot \sqrt{\frac{L}{C}} - j \cdot \sqrt{\frac{L}{C}} = 0.$$