

Netzwerke und Schaltungen II

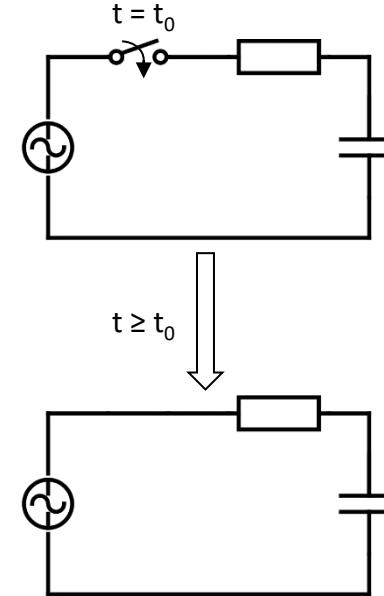
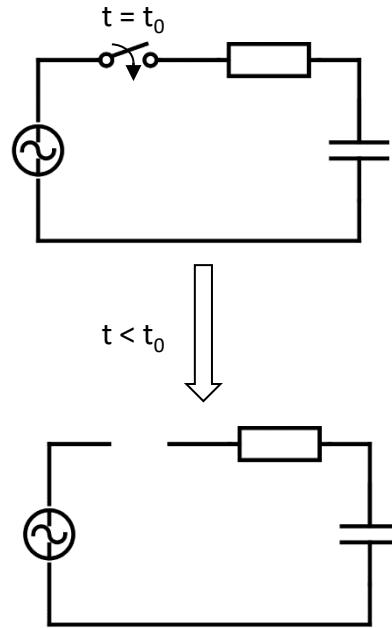
Übung 10 Schaltvorgänge in *RLC*-Netzwerken



THEORIE FÜR DIE ÜBUNG

Problemstellung

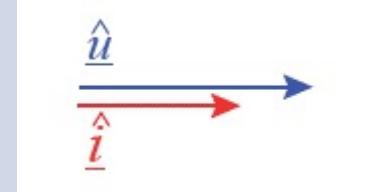
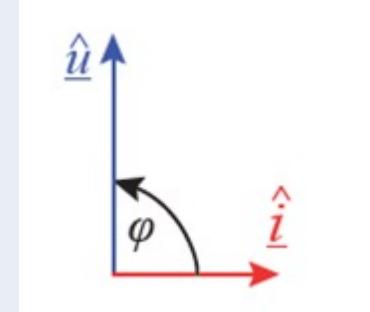
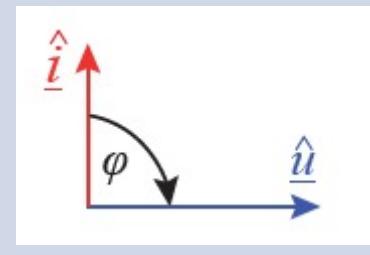
- **Bisher: Analyse von linearen Netzwerken mit sinusförmiger Anregung (mit Mitteln der komplexen Wechselstromrechnung) oder konst. Anregung.**
- **Neu: Schaltvorgänge**



- **Aufstellen der (linearen) DGL der Schaltung bei geschl. Schalter**
 - 1.: **Maschengleichung (bei Serienschaltung) oder Knotengleichung (bei Parallelschaltung) aufstellen**
 - 2.: **Strom-Spannungs-Relation für die einzelnen Komponenten (R, L, C) im Netzwerk aufstellen**
 - 3.: **Die Gleichung aus 1. mit Hilfe der Relationen aus 2. nur durch die interessierende Grösse ($u_C(t)$ oder $i_L(t)$) und ihre Ableitungen ausdrücken**
- **Die Lösung setzt sich zusammen aus $f(t) = f_h(t) + f_p(t)$**
- **$f_h(t)$ beschreibt den Schaltvorgang**
- **$f_p(t)$ beschreibt die Lösung für $t \rightarrow \infty$ (eingeschwungener Zustand)**
→ **bekannte Netzwerkberechnung**

Bemerkung: Bei komplexeren Netzwerken müssen mehrere Maschen-/Knotengleichungen aufgestellt werden, sodass am Ende ein ganzes System an DGLs zu lösen ist.

Wiederholung: Strom-Spannungs-Relationen der Bauelemente R, L, C

| Bauelement | Zeitbereich | Bildbereich | Zeigerdiagramm |
|--------------|--|--|--|
| Widerstand | $u_R = R \cdot i_R$ | $\hat{u}_R = R \cdot \hat{i}_R$ |  |
| Induktivität | $u_L = L \cdot \frac{di_L}{dt}$ | $\hat{u}_L = j\omega L \cdot \hat{i}_L$ |  |
| Kondensator | $u_C = \frac{1}{C} \cdot \int i_C dt$ $i_C = C \cdot \frac{du_C}{dt}$ | $\begin{aligned} \hat{u}_C &= \frac{1}{j\omega C} \cdot \hat{i}_C \\ &= -\frac{j}{\omega C} \cdot \hat{i}_C \end{aligned}$ |  |

Netzwerke mit einem Energiespeicher

- Falls das Netzwerk aus einer Kapazität und sonst nur aus mind. einem Widerstand besteht, gilt:

$$u_C(t) = u_{C,p}(t) - [u_{C,p}(t_0) - u_C(t_0)]e^{-\frac{t-t_0}{R_{in,C} \cdot C}}$$

Wert der Partikulären (stationären) Lösung bei $t = t_0$

Anfangswert

Innenwiderstand, von der Kapazität aus betrachtet bei geschl. Schalter

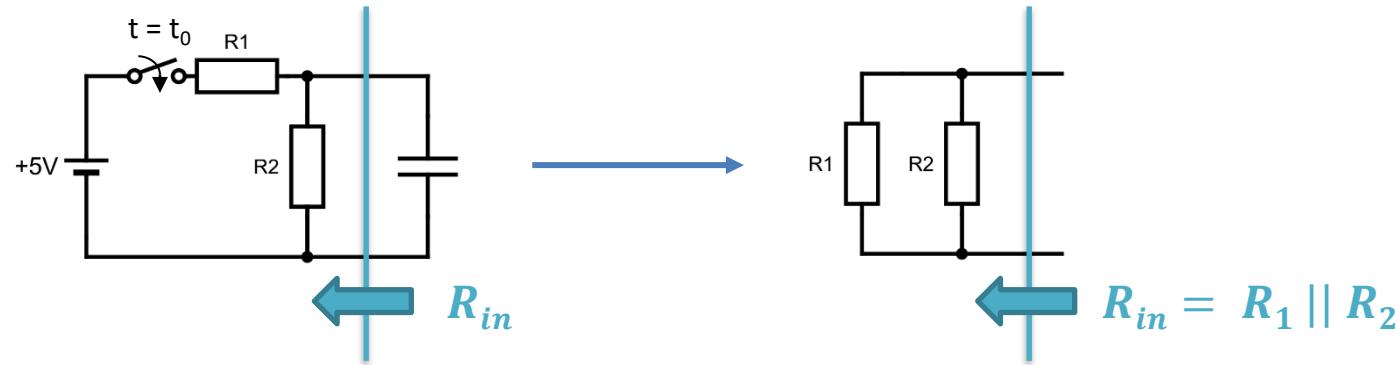
- Falls das Netzwerk aus einer Induktivität und sonst nur aus mind. einem Widerstand besteht, gilt:

$$i_L(t) = i_{L,p}(t) - [i_{L,p}(t_0) - i_L(t_0)]e^{-\frac{t-t_0}{R_{in,L} \cdot L}}$$

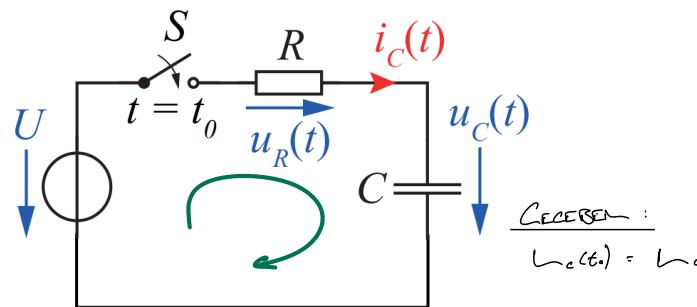
WARUM?

Z SEHEN LVR
HELPSE :)

- Anfangsbedingung/-wert (Wert von u_C bzw. i_L bei $t = t_0$) bestimmen:
 - Da $u_C(t)$ und $i_L(t)$ stetig sind, ist ihr Anfangswert gerade der Wert bei offenem Schalter zum Zeitpunkt t_0 (D.h. wir führen unsere gewohnten Berechnungen bei der Schaltung mit offenem Schalter durch)
- Innenwiderstand:
 - Berechnung bei geschl. Schalter
 - Spannungsquellen werden zu Kurzschlüsse
 - Stromquellen werden zu Leerläufen



Aufstellen der Differentialgleichungen



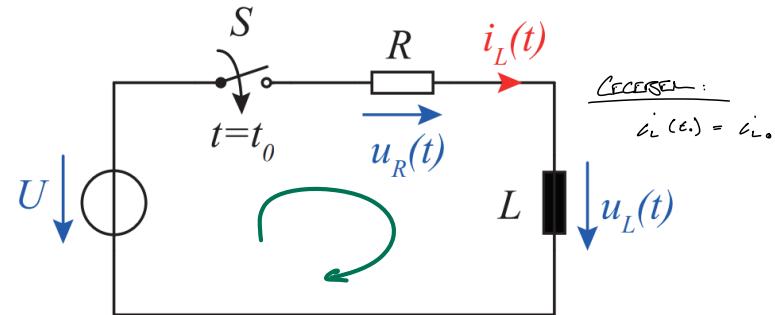
1) WIDERSTAND IST IM SERIE \Rightarrow KONDENSATOR \rightarrow KIRCHENGLICHTUNG \Rightarrow

$$\hookrightarrow L = L_R(t) + L_c(t)$$

$$\text{mit } L_R(t) = R \cdot i_c(t) = R \cdot C \cdot \frac{d}{dt} u_c(t)$$

$$L = R \cdot C \cdot L_c(t) + L_c(t) \quad \text{DGL :)}$$

$$\text{Bew: } \left\{ \begin{array}{l} \dot{u}_c(t) + \frac{1}{R \cdot C} u_c(t) = \frac{L}{R \cdot C} \\ u_c(t_0) = u_0 \end{array} \right.$$



1) WIDERSTAND IST IM SERIE \Rightarrow INDUCTIVITÄT \rightarrow KIRCHENGLICHTUNG \Rightarrow

$$\hookrightarrow L = L_R(t) + L_c(t)$$

$$L = R \cdot i_c(t) + L \cdot \frac{d}{dt} i_c(t) \quad \text{DGL :)}$$

$$\Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \frac{d}{dt} i_L(t) + \frac{R}{L} i_L(t) = \frac{L}{L} \\ i_L(t_0) = i_0 \end{array} \right.$$

$$\begin{cases} L_c(t) + \frac{1}{RC} L_c(t) = \frac{L}{RC} \\ L_c(t_0) = L_0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \frac{d}{dt} L_c(t) + \frac{R}{L} L_c(t) = \frac{L}{L} \\ L_c(t_0) = L_0 \end{cases}$$

HER: KONSTANTE
STORFLUXTION

FÜR $t \rightarrow \infty$
NÄHRT WIR
MIR L
ÜBER C

PARTIKULÄRE LÖSUNG: $L_{c,p}(t) = L$

HOMOGENE LÖSUNG: $L_c(t) + \frac{1}{RC} L_c(t) = 0$

$$CHF(\lambda) = \lambda + \frac{1}{RC} = 0$$

$$\Leftrightarrow \lambda = -\frac{1}{RC}$$

$$\Rightarrow L_{c,h}(t) = K \cdot e^{-\frac{1}{RC} t}$$

Z EXponentiell-
an-Satz ...

$$\begin{aligned} L_c(t) &= L_{c,p}(t) + L_{c,h}(t) \\ &= L + K \cdot e^{-\frac{1}{RC} t} \end{aligned}$$

→ MIT ANFÄNGSBEDINGUNG:

$$L_c(t_0) = L_0 = L + K \cdot e^{-\frac{1}{RC} t_0}$$

$$\Leftrightarrow K = [L_0 - L] e^{\frac{1}{RC} t_0}$$

$$\begin{aligned} L_c(t) &= L + [L_0 - L] e^{\frac{1}{RC} t_0} \cdot e^{-\frac{1}{RC} t} \\ &= L - [L - L_0] \exp\left[-\frac{t - t_0}{RC}\right] \end{aligned}$$

HER: KONSTANTE
STORFLUXTION

FÜR $t \rightarrow \infty$
NÄHRT WIR
DURCH L

PARTIKULÄRE LÖSUNG: $L_{c,p}(t) = \frac{L}{R}$

HOMOGENE LÖSUNG: $\frac{d}{dt} L_c(t) + \frac{R}{L} L_c(t) = 0$

$$CHF(\lambda) = \lambda + \frac{R}{L} = 0 \Leftrightarrow \lambda = -\frac{R}{L}$$

$$\Rightarrow L_{c,h}(t) = K e^{-\frac{R}{L} t}$$

Z EXponentiell-
an-Satz ...

$$\begin{aligned} L_c(t) &= L_{c,p}(t) + L_{c,h}(t) \\ &= \frac{L}{R} + K e^{-\frac{R}{L} t} \end{aligned}$$

→ MIT ANFÄNGSBEDINGUNG:

$$L_c(t_0) = L_0 = \frac{L}{R} + K e^{-\frac{R}{L} t_0}$$

$$\Leftrightarrow K = \left[L_0 - \frac{L}{R} \right] \exp\left[\frac{R}{L} t_0\right]$$

$$L_c(t) = \dots$$

$$= \frac{L}{R} \cdot \left[\frac{L}{R} - L_0 \right] \exp\left[-\frac{(t - t_0)R}{L}\right]$$

DGL höherer Ordnung lösen

- Systeme mit mehr als einem Energiespeicher führen zu DGL höherer Ordnung: $f^{(n)} + a_{n-1}f^{(n-1)} + \dots + a_1f^{(1)} + a_0f = g$
- Suchen eine Lösung der Form $f(t) = f_h(t) + f_p(t)$
- $f_p(t)$ wählen wir als die partikuläre Lösung der Schaltung bei geschlossenem Schalter. Dies entspricht der stationären Lösung für $t \rightarrow \infty$.
- Die homogene Lösung ist eine Superposition $\sum_i c_i e^{\lambda_i t}$, wobei λ_i die Nullstellen des charakteristischen Polynoms $\lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + a_1\lambda + a_0$ sind.
 - Bei einer k -fachen Nullstelle muss „ c_i “ durch ein Polynom des Grades $k - 1$ ersetzt werden (Bsp.: $\lambda = 4$ ist 3-fache Nst., dann ist der entspr. Lösungsterm $(b_1 + b_2t + b_3t^2)e^{4t}$)
 - Die Lösungsterme von komplexen Nst. kann man nach Euler in folgende Form umschreiben:
 $c_1 e^{(\alpha+i\beta)t} + c_2 e^{(\alpha-i\beta)t} \rightarrow c'_1 e^{\alpha t} \cos(\beta t) + c'_2 e^{\alpha t} \sin(\beta t)$
- Die Konstanten c_i können mit den Anfangsbedingungen bestimmt werden

BEISPIELAUFGABE

Aufgabe 1 Aufladen eines Kondensators

Ziel der Aufgabe ist es, die Ladekurve $u_C(t)$ eines Kondensators nach dem Umschalten von einer Spannungsquelle U_0 zu einer andere Spannungsquelle U zu bestimmen. Der Schalter werde dabei zum Zeitpunkt $t = t_0$ umgeschalten. Es gilt $U > U_0$.

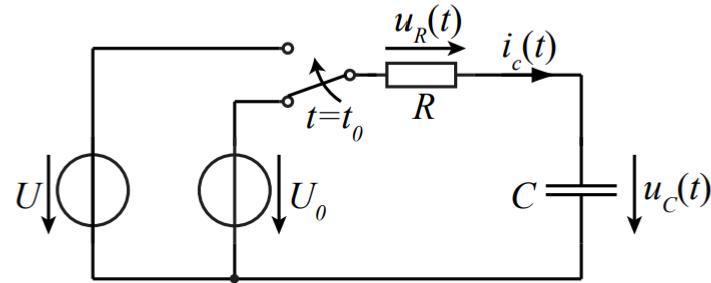


Abbildung 1: Netzwerk mit ohmsch-kapazitiver Last

- 1.1) Bestimmen Sie den Anfangs- und Endzustand (zu den Zeitpunkten $t = t_0$ resp. $t \rightarrow \infty$) der Spannung $u_C(t)$. Gehen Sie davon aus, dass der Schalter bereits sehr lange in der dargestellten Position war.
- 1.2) Bestimmen Sie den Spannungsverlauf $u_C(t)$.