MUSTERLÖSUNG-Übungsblatt 9

A1) In der dritten Übungsaufgabe haben wir uns mit Sprungphänomenen bei Schaltungen ersten Grades, die Totpunkte in ihren Kennlinien besitzen, beschäftigt. Dabei war die Aussage, dass der einzige Ausweg aus Totpunkten ein Sprung aus diesem unter Beachtung der Stetigkeit der Zustandsoröße (uc bei Kap., il bei Ind.) ist und deswegen haben mir den dynamischen Pfod so fortgesetzt. Der Grund für dieset problematische Situation, nämlich die Existenz der Totpunkte ist eigentlich wieder eine überidealisierte Modellierung. Deswegen betrachtet man beispielsweise in unserer Schaltung auch die Induktivität der Zuleitungsdrähle L, die nun eine feinere Analyse dieser Konfliktsituation mithilfe deines Phasenportraits ermöglicht. Das Ziel. dieser Aufgabe 1st also die Lissung dieser Konfliktsituation mittels Sprungphänomene zu rechtfertigen, wobei die Schaltung hinneichend detailliert modelliert wird, namlich als Relaxationsoszillator. Relaxationsoszillatoren bilden einen Spezialfall der stückweise linearen Oszillatoren, die aus einer Kapazität, Induktivität und einem nichtlinearen resistiven Bauelement mit stückweise linearer Kennlinie bestehen. Für den Grenzfall L-O ergibt sich nämlich ein Relaxationsoszillator, der einen trapezformigen Grenzzyklus besitzt, an den sich die anderen Troppektorion unnöhern. Dieser Schaltungsaufbau eignet sich hervorragend für diese Analyse, da Noei der Schaltung aus Übungsblatt 3 auch eine stückweise lineares resistives Baudement gob.

C) Die Vorliegende Schaltung hat einen stlickweise linearen Widerstand mit der Kennlinie: $U_{\mathcal{F}} = \{Ri_{\mathcal{F}} - U_{\text{Sat}}, Bereich II , I_0 > I_{\mathcal{F}} \} - I_{\mathcal{O}}$

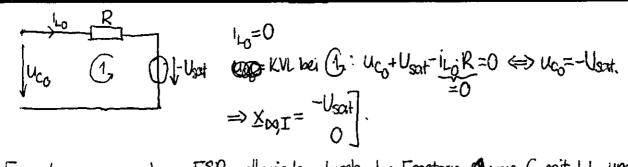
$$U_{\mathcal{F}} = r(i_{\mathcal{F}}) = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} - U_{SOI}, & Bereich II , & I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} - I_{\mathcal{F}}$$

$$\begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Bereich III , -I_{\mathcal{F}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI}, & Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} Ri_{\mathcal{F}} + U_{SOI$$

Um das ESB der Schaltung mit 7 im Bereich I zu zeichnen, soll man also @7 geeignet ersetzen, indem die Geichung Rif-Usat mit geeigneten Boudementen realisiert wird. Da dieser Ast der Kennlinie eine Gerode darstellt, also Tinear ist, kann man sie mit einem Helmholtz-Thévenin-ESB ersetzen, also mit einem Widerstand und einer Spannungsquelle, die in Reihe geschaltet sind. Der Widerstand an sich ist streng linear und geschaltet sie seine Kennlinie geht durch den Ursprung. Die Spannungsquelle sorat für die Verschiebung dieser Begerodenformigen Kennlinie. Die Spannungsquelle bei Helmholtz-Theuenin-ESB hat die Leerlaufspannung als ihlen u-Wert. Bei Leerlauf offensichtlich iz=0 und doraus folgt: Ug=-Usat. Der Widerstand entspricht dem Innenwiderstand Riff, der sich aus dem Quotient — errechnen lässt, wobei Ug zu Null gesetzt wird. Also gilt offensichtlich Ri=R. Damit ergibt sich des ESB zu:

Ol-Nat 二十一儿

Um den GGP X00,I agraphisch zu bestimmen, sollen bekannterweise die Kapazität mit einem Leerlauf und die Induktivität mit einem Kurzschluss ersetzt werden. Die Leerlaufspannung uco und der Kurzschlussstrom ile, adie mit KCLRKVL berechnet werden können, entsprechen dann den Koordinaten des GGPs XMI.



b) Für das nun gegebene ESB soll wieder durch das Ersetzen @ von C mit LL und von L mit KS der GGP jetzt für den Bereich II ermittelt werden.

$$\Rightarrow \frac{1}{|u_{co}|} = 0 \Rightarrow u_{co} = -R \cdot i_{Lo} = 0$$

$$|u_{co}| = -R \cdot i_{Lo} = 0$$

$$|u_{co}| = 0 \Rightarrow u_{co} = -R \cdot i_{Lo} = 0$$

$$|u_{co}| = 0 \Rightarrow u_{co} = -R \cdot i_{Lo} = 0$$

C) Der Kennlinienast für den Bereich III ist wieder eine Gerode mit der Gleichung Rix+Usat. Für das Helmholtz-Thévenin-ESB gilt dann offenkundig Uq=Usat und Ri=R. Der einzige Unterschied zu dem ESB für Bereich I ist damit der Wert der Spannung der Spannungsquelle. Die ist nämlich nicht mehr -Usat, sondern gilt IUq=Usat. Daraus folgt für den GGP Xooji logischerweise Xxoji Usat.

d) Damit ein Gleichgewichtspunkt real sein kann, muss er die Voraussetzungen aller Bauteile in der Schaltung erfüllen, also einen gültigen Betriebspunkt aller Kennlinien darstellen. Dabei isind vor allem die vorliegenden Fallunterscheidungen wichtig. Also ist das Fazit, dass die GGPe für peweilige Bereiche die Voraussetzungen dieser Bereiche erfüllen müssen, um real existierende GGFe das zu beschreiben War Der erste GGP $\times_{MT} = 0$ die Koordinaten Bereich ausgültig ist, besitzt also die Koordinaten $u_c = -U_{sat}$ und $i_c = 0$, daf den Zustandsgrößenvektor $x = u_c$ gilt. Die Voraussetzung des ersten Bereichs, die von \times_{MT} erfüllt werden soll, damit er einen realen GGP darstellt, lautet $i_r > I_o > 0$. Außerdem folgt aus einer trivialen KCL-Gleichung aus der Schaltung, dass $i_r = i_x$ gilt. Also gilt:

Da die Voraussetzung nicht erfüllt ist, ist xxx = 0 | beinen realen bzw. einen virtueller GGP.

Ein virtueller GGP ist ein GGP, der existieren wurde, falls der Bereich nicht mit dementsprechender Voraussetzung beschrönkt wäre. Beispielsweise würden die Trajektorien • um einen stabilen virtuellen GGP sich bis zum Bereichsgrenzen in gewöhnlicher Weise den GGP annähern aber ihn nicht erreichen, da er außerhalb der Grenzen liegt. Außer der Grenzen würden sie dann den Eigenschaften des entsprechende

Bereichs gehorchen.

Der zweite GGP $\searrow \times_{M,T}$ hat die Koordmaten $u_c=0$ und $i_c=0$. Die Voraussetzung für Bereich TL lautet $I_0>_{F}>-I_0$, also liegt $i_F=0$ in dem Gültigkeitsbereich. Wegen $i_C=i_F=0$ ist $\times_{M,T}$ dann ein realer GGP.

Der dritte GGP $x_{00,III}$ hat die Koordinaten $u_c=U_{50t}$, $i_L=0$ und muss die Voraussetzung $0>-I_0>i_F$ erfüllen. Aufgrung $i_L=i_F=0$ ist das aber nicht der Fall und ist $x_{00,III}$ ein virtueller GGP.

e) Nun soll das ESB für den Bereich II auf bekannter Weise analysiert, werden. Der Zustandsvektor lautet nach wie vor $\underline{x} = \frac{uc}{L}$. Die Zustandsbeschreibung kann für Bereich II in Matrix-Vektor-Notation als $\underline{x} = A_{II}\underline{x} + bv$ geschrieben werden, da die insgesamt nichtlineare Schaltung in diesem Bereich linear ist. Diese Beschreibung wieder mithilfe KCL-KVL-Gleichungen zu bestimmen.

linear ist. Diese Beschreibung ist wieder mithilfe KCL-KVL-Gleichungen zu bestimmen.

Control | Kappzität:
$$\dot{u}_{c} = \frac{1}{C}i_{c}$$
 , KCL bei $\dot{u}_{c}: i_{c}=-i_{L}$

Control | Kappzität: $\dot{u}_{c}=\frac{1}{C}i_{c}$, KVL bei $\dot{u}_{c}: -(-Ri_{L})-u_{L}+u_{c}=0$ $\Rightarrow u_{L}=u_{c}+Ri_{L}$

$$\dot{u}_{c}=\frac{1}{C}i_{L}$$

Noch dem Hinweis gilt v=Usat für die Erregung. Da in diesem Fall keine Erregung in den Gleichungen aber vorkammt, gilt also für A_{II} und \underline{b}_{II} :

$$A_{\Pi} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ \frac{1}{L} & \frac{R}{L} \end{bmatrix}, b_{\Pi} = 0.$$

fifür die Eigenwerte berechnet man wieder zuerst die Spur T und die Determinante von AII

$$T = O + \frac{R}{L} = \frac{R}{L},$$

$$\Delta = O \cdot \frac{R}{L} - \frac{1}{L} \cdot \frac{1}{C} = \frac{1}{LC}$$

$$\Rightarrow \lambda_{1,2} = \frac{T}{2} \pm \sqrt{\frac{T^2}{4} - \Delta} = \frac{R}{2L} \pm \sqrt{\frac{R^2}{4L^2} - \frac{1}{LC}}$$

Mit dem bekannten Ansatz folgen dann wie oben die Eigenwerte $A_1 = \frac{R}{2L} + \frac{R^2}{4L^2} \cdot \frac{1}{LC}$, $A_2 = \frac{R}{2L} - \frac{R^2}{4L^2} \cdot \frac{1}{LC}$.

Um die Stabilität zu beurteilen, muss dauf das Kriterium für Eigenwerte fbei Stabilität zurückgegriffen werden. Dieses besogt, dass die Realteilealler Eigenwerte negativ sein sollen. In diesem fall mit diesen zahlenmäßig unbekannten Eigenwerten sollen zwei Fälle unterschieden werden:

- $\frac{R^2}{4L^2} < \frac{1}{LC}$: In diesem Fall ist der Argumant der Wurzel negativ, also ist der zweite Summand der beiden Eigenwerte imaginär. Dodurch ergibt sich Ref2,1=Ref2,1= $\frac{R}{2L}$. Mit positiven Elementewerten RXO, LXO gilt $\frac{R}{2L} > 0$. Deshalb ist dessem fall instabil.
- $\frac{R^2}{4L^2} \ge \frac{1}{LC}$: In diesem Fall ist der Argument der Wurzel positiv und der Realteil besteht aus beiden $\frac{1}{4L^2} \ge \frac{1}{LC}$: Summanden, da die EWe rein reell sind. Mit positiven Elementewerten ist A_1 offensichtlich positiv, da souch $\frac{R}{2L}$ ols auch $\frac{R}{2L}$ ols auch $\frac{R}{2L}$ wurzel aus ingendwas positives positiv sind. Dadurch folgt, closs das System in diesem Fall auch instabil ist. Außerdem gilt auch $\frac{R}{2L} > 0$, da $\frac{R^2}{4L^2} \frac{1}{LC} < \frac{R^2}{4L^2}$ gilt und $\frac{R}{2L} > \frac{R^2}{4L^2} \frac{1}{LC}$

Daraus folgt, dass die Schaltung im Bereich II für positive Elementewerte instabil ist, wegen Reta_{ta}t>0.

g) Laut der Hinnreise reicht die Herleitung einer Bedingung für Bauelementewerte durch die EWe aus, wobei die Eigenwerte als Phasenportrait einen Knoten ergeben sollen, damit die Schaltung ein Relaxationsoszillator darstellt. Für einen Knoten müssen die Eigenwerter rein reell, und ungleich zueinander sein, wobei aber gleiche Vorzeichen haben. Die Gleichheit der Vorzeichen wird

eigentlich in der letzten Teilaufgabe gezeigt. Da $\frac{R^2}{4L^2}\frac{1}{LC}$ $=\frac{R}{4L^2}$ gilt, haben beide Eigenwerte, bei den auf $\frac{R}{1L}$, $\frac{R^2}{4L^2}\frac{1}{LC}$ einmal oddiert, eunmal dieser dowon subtrahiert wird, gleiche Vorzeichen, nörmlich sind sie positiv. Bestingt Der Für die Ungleichheit und Cadamit die Elle rein reell werden, soll der Argument der Wurzel positiv sein. Also lautet die Bedingung, die durch die Bauelemente erfüllt werden muss damit es sich um einen Relaxationsoszillotor Pandelt;

$$\frac{R^2}{4L^2} - \frac{1}{LC} > 0 \iff \frac{R^2}{4L^2} > \frac{1}{LC} \iff \frac{R^2}{4L} > \frac{1}{C} \iff \frac{R^2}{4} > \frac{L}{C} \iff \frac{R}{2} > \frac{L}{C}$$

Dabei reicht schon eine der obigen Formen als korrekte Antwort.

Außerdem kann man hier für positive Elementewerte auch schlussfolgern, wegen 2,>0,20 der Knoten ein instabiler Knoten ist.

h) Jetzt sind / Bauelementemerte mit C=0,5F, L=100mH, R=1,25L, Usat=10V zahlenmäßig gegeben. Die Formel für die Eigenwerte aus Teilaufopbe f) gilt natürlich immer noch. Man muss also die gegebenen Zahlenwerte lediglich in diese Formel einsetzen um die EWe von AII zahlenmäßig zu bekommen.

$$A_{1,2} = \frac{R}{2L} \pm \frac{R^{2}}{4L^{2}} \pm \frac{1}{LC} = \frac{1,2\Omega}{2.100 \text{mH}} \pm \frac{(1,2\Omega)^{2}}{4.(100 \text{mH})^{2}} + \frac{1}{100 \text{mH} \cdot 0.5F} = \frac{0,6\Omega}{0,1H} \pm \frac{(1,2\Omega)^{2}}{2.0,1H} - \frac{1}{0.1H \cdot 0.5F}$$

$$= 6\frac{\sqrt{A}}{A} + \frac{A}{\sqrt{S}} \pm \sqrt{\frac{6\sqrt{A}}{A} + \frac{A}{\sqrt{S}}} + \frac{1}{0,05\sqrt{S}} + \frac{6\sqrt{A}}{20} + \frac{1}{20} +$$

Also lauten die Eigenverte $\frac{\lambda_1=10\frac{1}{5}}{1.5}$, $\frac{\lambda_2=2\frac{1}{5}}{1.5}$ die wegen positiver Elementewerte wie erwartet positiv sind i) Um die Eigenvektoren mit dem bekannten Ansatz zu berechnen soll die Matrix A_{II} , deren formelmäßige Darstellung aus Teilaufgabe ei immer noch gilt, durch des Einsetzen der gegebenen

formelmäßige Darstellung aus Teilaufaabe ei immer noch gilt, durch das Einsetzen der gegebenen Elementewerte zahlenmäßig bestimmt werden.

$$A_{II} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ \frac{1}{L} & R \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{0.5F} \\ \frac{1}{100mH} & \frac{120}{100mH} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -2\frac{V}{As} \\ 0.1H & 0.12s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -2\frac{V}{As} \\ 0.1H & 0.12s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & A_{II} & A_{II} \\ 0.1H & 0.12s \end{bmatrix}$$

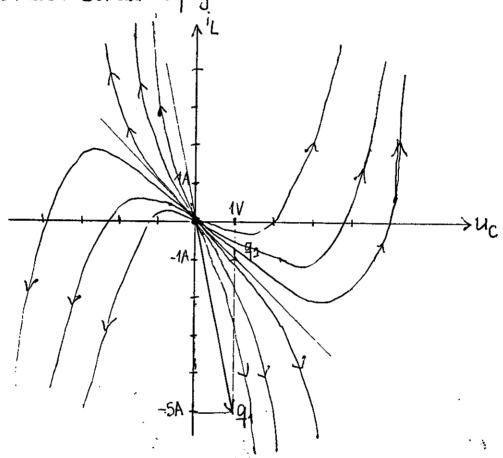
Total augusticaueixe wie falot berechnen:

Da 2, +2, und a12+0 gelten kann man die Eigenvektoren bekannterweise wie folgt berechnen:

Un die Eigenvektoren bei der Zeichnung des Phasenportraits einfacher in uc-il-Ebene eintragen zu können, ist eine geeignete Skalierung hilfreich. Bspw. kann 9, mit 1/2 As und 9,2 auch mit 1/2 As skaliert werden. Baraus folgt: 9=1V], 9=1V].

Die oben berechneten Eigenvektoren sind natürlich auch richtige Antworten.

J) Da nun die Eigenwerte und Eigenvektoren bekannt sind, kann das Phasenportrait für das ESB in u_c -i_L-Ebenz skizziert werden. Es gilt $A_1=10\frac{1}{5}>0$, $A_2=2\frac{1}{5}>0$ und damit $A_1\ne A_2$ Doraus folgt wie vorher überlegt, dass das Phasenportrait ein Instabiler Knoten ist. Die Lage des GGPs für den Bereich II, in dem ja dus untersuchte ESB gültig ist, wird schon als $\mathbf{x}_{\mathbf{M},\mathbf{II}}=0$] in Teilaufonbe bi berechnet. Außerdem ist in diesem Fall A_1 der schnellere Eigenwert, da $|A_1|>|A_2|$ gilt: Also sind die Trajektorien am Anfang in Richtung von q_1 und in der Nähe vom GGP in Richtung von q_2 . Wegen der Instabilität laufen die Trajektorien aus dem GGP raus. Und außerdem müssen die Trajektorien verzerzt eingetrogen werden, da die Zeichnung in u_c -i_L-Ebenz, also im nichttransformierten Zustandsraum erfolgt.



k) Nun sind wir an den Schritt angelangt, den Grenzibergang L-O durchzuführen, und einen idealen Relaxationsoszillator zu kriegen. In dieser Teilaufgabe soll die Trajektorie aus mit dem Anfangswert (), der auf dem resultierenden Phosenportrait auf der letzten Scite der Angabe angedeutet wird, in dieses gegebene Phosenportrait eingezeichnet werden. Die "Vorgehensweise ist ganz analog zu der Betrachtung des chnamischen Pfods, d.h. man soll die Pfelle im Phosenportrait folgen, also die Trajektorie soll wie die Nachbartrajektorien laufen. Um xo zugen die Afeile nach oben, deshalb zeichnet man eine Gerade wie die Nachbartrajektorien vertikal zur ur-Achse und deutet mit Pfellen die Richtung nach oben an. Wenn die schräg nach unten verlaufende Trajektorie erreicht wird, folgt unsere Trajektorie auch diese, stimmt also mit dieser überein. Da die Pfelle nach links unten zeigen, geht unsere Trajektorie auch in diese Richtung. Dann wird eidese Strecke beundet und dieser Punkt öhnelt sich einen Totpunkt. Hier stehen aber wieder senkrecht zur ur-Achse Astehende, diesmal nach unten Paulaufende Trajektorie zur Verfügung. Bis zur unteren schrägen Gerade nach oben rechts bis wieder einem quasi-toten Punkt. Da helfen wieder die Senkrechten

Geraden als Ausweg und unsere Trogektorien folgt wieder diese direkt nach oben, bis zur schrögen Gerade. Diese Sichrause Gerade wird auch gefolgt usw. Damit ist die Trogektorie opeschlossen. Diese oszilliert sich ständig auf dem tropezförmigen stabilen Grenzzuklus, was für Relaxationsoszillatoren charakteristisch ist. Die Zeichnung ist am Ende der Musterlösung als eine separate Seite eingefügt und aus der offiziellen GOP-Musterlösung entnommen.

1) Aus der Zeichnung ist es ersichtlich, dass bei dem Totpunkten, die sich bei der vorliegenden Schaltung auf der Kennlinie ohne Berücksichtigung von der Induktivität ergeben würden, Sprünge stattfinden. Damit ist der Ausweg aus Totpunkten Sprungphänomenz und der Ausweg ausweg aus Totpunkten Sprungphänomenz und der Ausweg ausweg

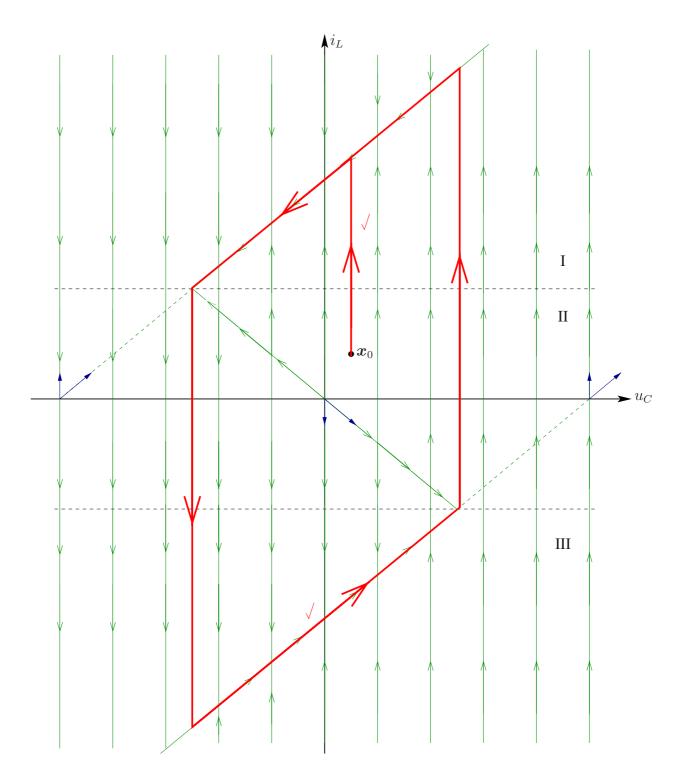


Bild 12: Resultierendes Phasenportrait