



Elektrotechnisches Grundlagenpraktikum

Gleichstromsteller

- Tiefsetzsteller
- Inverswandler
- Hochsetzsteller

Inhaltsverzeichnis

1	Lern	ziele	3
2	Liter	atur	3
3	Gerä	te	3
4	Theo	retische Grundlagen	4
	4.1	Vorwort	4
	4.2	Einleitung	4
	4.3	Prinzip des Durchfluss- oder Drossel-Abwärtswandlers (Tiefsetzsteller)	7
		4.3.1 Siebwirkung durch ein L-R-Tiefpass	8
		4.3.2 Realisierung des Tiefsetzstellers (Drossel-Abwärtswandler)	. 11
		4.3.2.1 Bestimmung der Ausgangsspannung des Tiefsetzstellers	. 13
	4.4	Drossel-Inverswandler	
	4.5	Drossel-Aufwärtswandler (Hochsetzsteller)	
_	-		. 10
5	Durc	hführung des Versuchs	19
	5.1	Differenztastkopf	
	5.2	PWM-Generator	. 20
	5.3	Aufgabe 1: Parameter des PWM-Generators	. 21
	5.4	Die Gleichstromsteller-Box	. 21
	5.5	Aufgabe 2: Kennwerte des Leistungstransistors	
	5.6	Der Tiefsetzsteller	. 22
	5.7	Aufgabe 3: Stromverläufe am Tiefsetzsteller	. 22
	5.8	Aufgabe 4: Kennlinienbestimmung des MOSFETS	. 26
	5.9	Aufgabe 5: Tiefsetzsteller ohne Glättungskondensator	
	5.10	Aufgabe 6: Tiefsetzsteller mit Glättungskondensator	
	5.11	Aufgabe 7: Bestimmung des Wirkungsgrades des Tiefsetzstellers	30
		Aufgabe 8: Drossel-Inverswandler ohne Glättungskondensator	
	5.13	Aufgabe 9: Drossel-Inverswandler mit Glättungskondensator	34
ETC	GP - Ve	ersuchsfeedback	37
Anh	ang A	Auszug aus dem Datenblatt IPP200N15N3G	39

5 Durchführung des Versuchs

Der Gleichstromsteller Versuch ist einer der anspruchsvollsten im Praktikum. Sie können sehr schnell einen Kurzschluss produzieren und dadurch z. B. den Leistungstransistor zerstören. Gehen Sie daher mit besonderer Sorgfalt beim Aufbau vor.

Frage 1:

Welche Gleichstromsteller können gefährlich hohe Spannungen erzeugen? Wie vermeiden Sie dies?

Antwort:
Diessel-Inverswandler, Hochsetzsteller
-> magliebat niedrigahmige Last anschließen

Oszillografieren Sie immer mit den angeschlossenen Differenztastköpfen, da Sie damit an jeder beliebigen Stelle der Schaltung Messungen vornehmen können ohne einen Kurzschluss über die Masseverbindung des Oszilloskopes zu verursachen.



5.1 Differenztastkopf

Bild 5.1 zeigt den Differenztastkopf. Sowohl bei Kanal 1 als auch Kanal 2 des Oszilloskops ist in diesem Versuch ein Differenztastkopf vorgeschalten. Wie Sie bereits wissen, können Sie im 2-Kanalbetrieb mit dem Oszilloskop nur bezüglich einer gemeinsamen Masse Signale erfassen, weil die Massen beider Kanäle im Oszilloskop verbunden sind. Durch die Vorschaltung der Differenz-

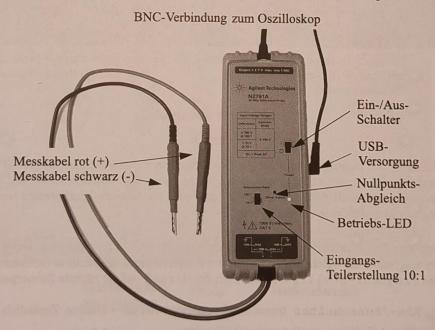


Bild 5.1 Differenztastkopf

tastköpfe entfällt diese Einschränkung, da der Tastkopf das über die Messkabel erfasste Signal anpasst.



Stellen Sie die Eingangsteiler der Differenztastköpfe auf 10:1.

Damit Sie auf dem Oszilloskop die richtige Spannung ablesen vergewissern Sie sich, dass im Channel Menü (CH1 bzw. CH2) die Einstellung Probe jeweils auf *10 steht.

5.2 PWM-Generator

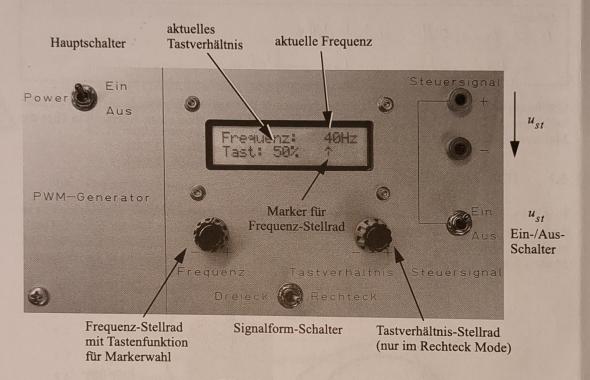


Bild 5.2 PWM Generator

Bild 5.2 zeigt den Signalgenerator für die Erzeugung einer pulsweitenmodulierten (PWM) Rechteckspannung zur Ansteuerung des Leistungstransistors des Gleichstromstellers. Neben dem Rechtecksignal mit variablem Tastverhältnis kann auch ein Dreiecksignal erzeugt werden, je nach Stellung des Signalform-Schalters.

Die Frequenz des Steuersignales ist über das Frequenz-Stellrad änderbar. Der Marker ↑ im Display zeigt dabei an, welche Zehnerpotenz der Frequenz durch das Stellrad verändert wird. Drückt man das Frequenz-Stellrad, so wechselt der Marker auf die nächste Zehnerpotenz.

Der u_{st} Ein-/Ausschalter trennt das Steuersignal von der + Buchse. Zusätzlich blinkt bei getrenntem Signal die "Frequenz:"-Anzeige im Display.



Schalten Sie das Steuersignal immer ab, während Sie eine Schaltung auf-/umbauen.

5.3 Aufgabe 1: Parameter des PWM-Generators

Machen Sie sich mit der Funktionsweise des PWM-Generators vertraut, indem Sie u_{st} oszillografieren und die folgenden Minimal- und Maximalparameter ermitteln:

Signalform	min. Frequenz f _{min} / Hz	max. Frequenz f _{max} / Hz	min. Tastverhältnis 9 _{min} / %	max. Tastverhältnis 9 _{max} / %	Amplitude u_{ss}/V bei f_{min}	Amplitude u_{ss}/V bei f_{max}
Rechteck	40	6003000	5%	95%	5,4	5,4
Dreieck	40	600			5.8	3344

5.4 Die Gleichstromsteller-Box



Bild 5.3 zeigt die Frontplatte der Versuchsbox für den Gleichstromsteller. Das Steuersignal u_{st} und die Versorgungsspannung $+U_{in}$ werden an der linken Seite eingespeist. In der oberen Hälfte ist der Aufbau für den Tiefsetzsteller, in der unteren Hälfte der für den Inverswandler.

Sie können immer nur einen der beiden Wandler aufbauen, da Diode, Speicherdrossel und Siebkondensator physikalisch nur einmal in der Box vorhanden sind, aber intern mehrfach entsprechend der Schaltsymbole auf die Steckbuchsen verdrahtet wurden.



Rechts befinden sich unterschiedliche Lastwiderstände.

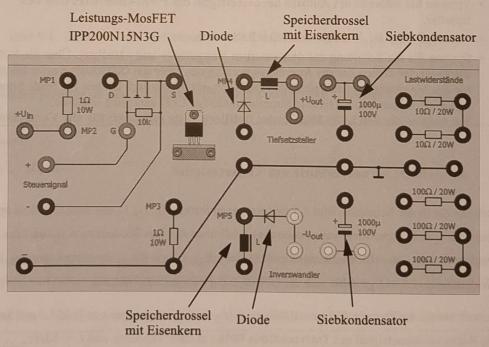


Bild 5.3 Frontplatte der Gleichstromsteller-Box

5.5 Aufgabe 2: Kennwerte des Leistungstransistors

Im Anhang A ab Seite 39 finden Sie einen Auszug aus dem Datenblatt des Leistungstransistors. Entnehmen Sie die Schwellspannungen $V_{GS(th)}$, bei denen der Transistor voll leitet bzw. sicher sperrt. Wie groß ist der maximale Drain-Source-Widerstand R_{DS} , wenn der Transistor leitet?

Antwort:

Transistor sperrt sicher für:

 $V_{GS(th)} \ll 42 V$

Transistor leitet voll für:

 $V_{GS(th)} \ge 4$ V

 $R_{DS} = 6,02 \Omega$

Vergleichen Sie die Schwellspannungen mit dem Aussteuerbereich der Steuerspannung u_{st} des PWM-Generators.

5.6 Der Tiefsetzsteller

Bauen Sie die Schaltung des Tiefsetzstellers nach Bild 5.4 auf Seite 23 auf.

Hinweise:



- Trennen Sie während des Aufbaus das Steuersignal des PWM-Generators über den Schalter.
- Verwenden Sie $R_L = 50\Omega = 100\Omega \parallel 100\Omega$ als Last.
- Speisen Sie die Schaltung aus dem externen Netzgerät (+ und Buchse). Über die VOL-TAGE-Regler stellen Sie die Ausgangsspannung ein. Über die CURRENT-Regler können Sie den Maximalstrom einstellen, den das Netzgerät liefern darf. Drehen Sie beide Stromregler ganz nach rechts. Die rote Strombegrenzungs-LED darf nicht leuchten.

Verwenden Sie den LOW-AMP Modus (mittlere Taste gedrückt) für alle Versuche!

5.7 Aufgabe 3: Stromverläufe am Tiefsetzsteller

Messen Sie die in der Schaltung Bild 5.4 eingetragenen Ströme i_L , i_D , i_T mit dem Oszilloskop. Der Spulenstrom i_L ist proportional zum Spannungsabfall über R_L , der Diodenstrom i_D und der Transistorstrom i_T kann aus der Spannungsmessung über R_{MP1} und R_{MP3} bestimmt werden. Durch den Widerstandswert 1Ω gestaltet sich die Umrechnung entsprechend einfach.

Skizzieren Sie die auftretenden Stromverläufe i_L , i_T , i_D in die Diagramme von Bild 5.5 auf Seite 24 für ein Rechteck-Steuersignal mit **Tastverhältnis 50%** bei einer Frequenz von f=50Hz.

Wiederholen Sie die Messung für f=200Hz und skizzieren Sie i_L , i_T , i_D in die Diagramme in Bild 5.6 auf Seite 25.

Hinweise:

- Überlegen Sie sich für die Messung der Ströme welche Eingangsverstärkung (V/DIV) am Oszilloskop einzustellen ist, damit Sie den Signalverlauf 1:1 in die bereitstehenden Diagramme übertragen können, da Sie ja mit dem Oszilloskop nur eine zum Strom proportionale Spannung messen können.
- Erfassen Sie u_{st} mit CH1 und triggern Sie so, dass Sie den Verlauf wie in den Diagrammen vorgegeben erhalten.
- Erfassen Sie mit CH2 die zum jeweiligen Strom proportionale Spannung.

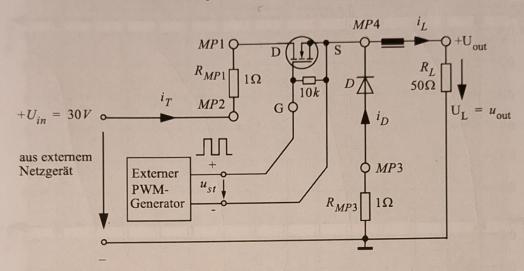


Bild 5.4 Schaltbild des Tiefsetzstellers mit Messwiderständen R_{MP1} und R_{MP3}

Bei welcher Schaltphase des Transistors erreicht der Diodenstrom i_D seinen Maximalwert?

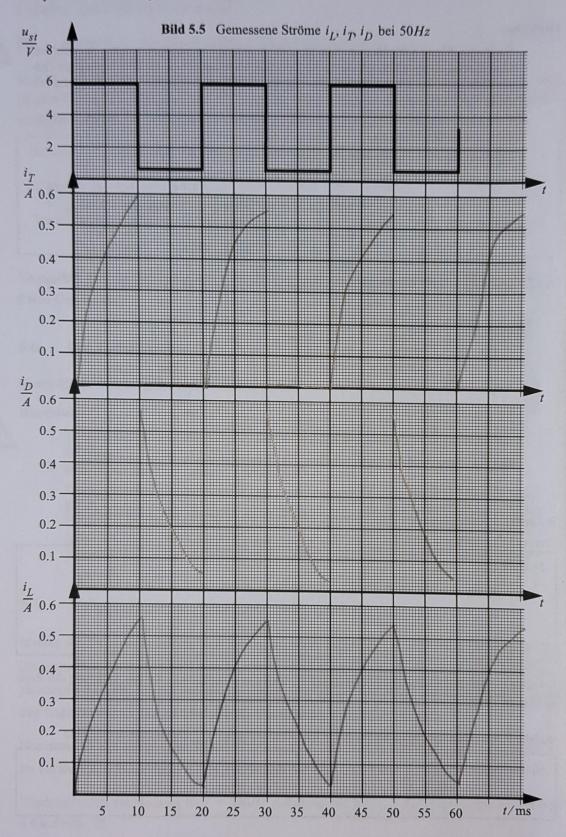
Warum?

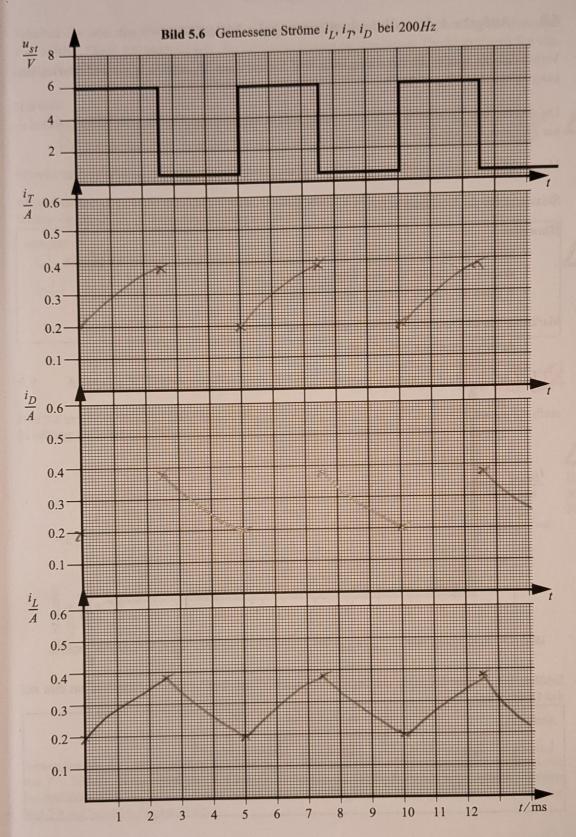
Taus, da nur in dieser Phase Strom isser die Diode fließt Antwort:

Erhöhen Sie nun probeweise die Frequenz auf 1-2kHz und beobachten Sie die Änderung der Restwelligkeit von Ausgangsspannung u_{out} bzw. Ausgangsstrom i_L .

Welche Proportionalität zwischen Frequenz und Restwelligkeit Δi_L können Sie feststellen?

Antwort: $\Delta i_L \sim \frac{1}{L}$





5.8 Aufgabe 4: Kennlinienbestimmung des MOSFETS

Verwenden Sie wieder die Schaltung nach Bild 5.4 auf Seite 23, allerdings mit reduzierter Eingangsspannung $+U_{in}=18V$.

Die Ansteuerung mittels des PWM-Generators sei ein Rechtecksignal mit Tastverhältnis 50% bei einer Frequenz von 150Hz.

Messen Sie nun die Kennlinie $i_{Drain} = i_T = f(u_{DS})$ mit dem Oszilloskop im XY-Betrieb.

Skizzieren Sie die Kennlinie in Bild 5.7.

Hinweise:

- Mittels VERT X/Y-Taste XY versetzen Sie das Oszilloskop in den XY-Betrieb
- Wählen Sie für die X-Achse (CH1) 2V/DIV
- Wählen Sie für die Y-Achse (CH2) 50mV/DIV

Markieren Sie im Diagramm die beiden Zustände:

- · A. Schalttransistor "leitet" und
- · B. Schalttransistor "sperrt"

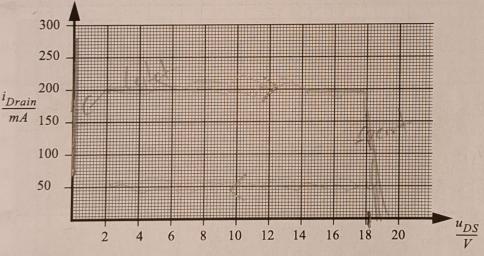


Bild 5.7 Schaltkennlinie $i_{Drain}(u_{DS})$ bei 150Hz. A. Transistor leitet, B. Transistor sperrt.

Erhöhen Sie nun die Frequenz der Steuerspannung bis max. 2 kHz. Welchen Einfluss hat dies auf den Drainstrom?

Antwort: Weniger Restwelligheat, Kleineres Stromintarial Schalten Sie jetzt den PWM-Generator auf eine dreieckförmige Ausgangsspannung der Frequenz f=150Hz. Diese Ansteuerung soll eine schlechte Steuerung simulieren. Oszillografieren Sie wieder die Kennlinie $i_{Drain}=f(u_{DS})$.

Hinweis:

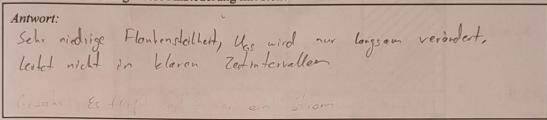
• Drehen Sie den Intensitätsregler am Oszilloskop auf Maximum, dann erkennen Sie die Übergangswege vom leitenden Zustand in den Sperrzustand des Transistors und zurück.



jetzt

Skizzieren Sie die Übergangswege mit Richtungsangabe (Pfeil) in das Diagramm in Bild 5.7.

Warum handelt es sich um eine ungeeignete Ansteuerung? Welche Gefahren bringt diese Ansteuerung mit sich?



5.9 Aufgabe 5: Tiefsetzsteller ohne Glättungskondensator



Bild 5.8 zeigt das Schaltbild des Tiefsetzstellers ohne zusätzliche Messwiderstände. Bauen Sie diese Schaltung zunächst ohne Masseverbindung (- - -) zum Kondensator auf.

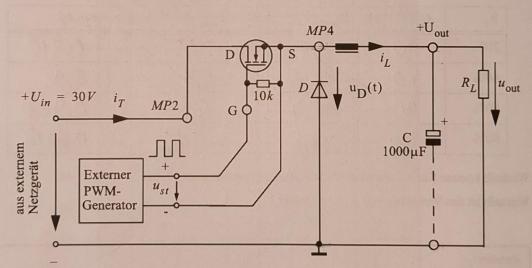


Bild 5.8 Schaltbild des Tiefsetzstellers

Verwenden Sie als Lastwiderstand den Wert $R_L = 50\Omega$ und ein Rechtecksteuersignal der Frequenz von f = 200 Hz. Oszillografieren Sie nun die Diodenspannung $u_D(t)$ und die Ausgangsspannung des Tiefsetzstellers $u_{out}(t)$, wobei sich die beiden Oszillogramme überlagern sollen, wie dies im Bild 5.9 auf Seite 28 dargestellt ist.

Berechnen Sie die Spannungs-Zeitflächen A_1 für die in der Tabelle gegebenen Tastverhältnisse ϑ_T . Bestimmen Sie anschließend mit dem Multimeter im Gleichspannungsbereich durch Messen von $u_{out}(t) = U_{out}$ die Spannungs-Zeitflächen A_2 .

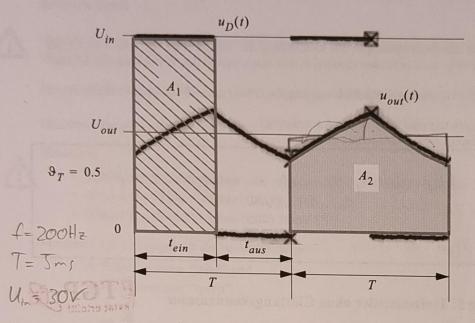


Bild 5.9 Überlagerung der Oszillogramme $u_D(t)$ und $u_{out}(t)$

ϑ_T	$A_1 [V \cdot ms]$	U_{out} [V]	$A_2 = U_{out} \cdot T \left[V \cdot ms \right]$	A_2/A_1
20%	30	515	27,5	0,916
40%	60	11,6	58	0,96
60%	90	4,7	885	0,983
80%	120	23,8	119	0,9316

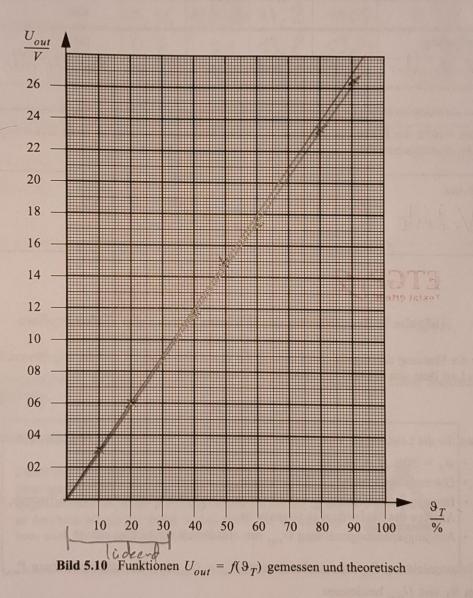
Weshalb können Sie A_2 aus einer Gleichspannungsmessung bestimmen? Weshalb ist das Verhältnis von A_2/A_1 kleiner 1?

5.10 Aufgabe 6: Tiefsetzsteller mit Glättungskondensator

Schließen Sie jetzt den Glättungskondensator C an (gestrichelte Verbindung in der Schaltung nach Bild 5.8). Wählen Sie $R_L=100\Omega$ sowie f=200Hz und messen Sie die Ausgangsspannung U_{out} mit dem Digitalmultimeter im Gleichspannungsbereich. Tragen Sie in das Lösungsdiagramm Bild 5.10 die Messwerte $U_{out}=f(\vartheta_T)$ ein und skizzieren Sie anschließend in dasselbe Diagramm die theoretisch zu erwartende Kurve nach Gl. (4.15) auf Seite 14.

Hinweis: Überprüfen Sie U_{in} mit dem Multimeter und stellen Sie bestmöglichst $U_{in}=30.00\,V$ ein





Bestimmen Sie nun den Bereich der Kennlinie in dem der Steller in lückendem Betrieb arbeitet, d. h. $i_L = 0$ wird. Oszillografieren Sie dazu $u_D(t)$. Kennzeichnen Sie die Grenze zum lückenden Betrieb in Bild 5.10.

Welcher Spannung folgt $u_D(t)$ während des lückenden Betriebs? Warum?

Hinweis: Überlegen Sie sich welches Bauteil die Energiequelle im lückenden Betrieb ist.



lückender Betrieb:
$$u_D(t) = U_{out} - U_{\ell}$$

Begründung:

Antwort:

Warum weicht die Kurve der gemessenen, realen Ausgangsspannung im nicht lückenden Betrieb von der theoretischen ab?

Antwort:



5.11 Aufgabe 7: Bestimmung des Wirkungsgrades des Tiefsetzstellers

Über die Messung der zugeführten Leistung aus dem Labornetzgerät und der abgeführten Leistung in die Last lässt sich der Wirkungsgrad des Stellers ermitteln:

$$\eta = P_{out}/P_{in}$$
 Gl. (5.1)

Messen Sie die Leistung für verschiedene Verbraucher R_L . Verwenden Sie folgende Anordnung:

- $\vartheta_T = 50\%, f = 200Hz$
- \bullet Glättungskondensator C angeschlossen
- Eingangsstrommessung I_T mit einem eingeschleiften Multimeter im 10A Bereich, da die Anzeige des Netzgerätes zu ungenau ist
- Ausgangsspannungsmessung U_{out} mit Multimeter

Die Eingangsleistung P_{in} erhalten Sie dann zu $P_{in} = U_{in} \cdot I_T$. Die Ausgangsleistung P_{out} können sie aus R_L und U_{out} bestimmen.

Wie lautet die Beziehung zwischen P_{out}, R_L und U_{out} ?

R_L/Ω	U_{in}/V	I_T/A	P_{in}/W	U_{out}/V	Pout/W	$\eta = P_{out}/P_{in}$
100	30.0	0,08	2,78	14,6	2,13	0,934
50	30.0	0,15	4,5	14,5	4,2	0,934
20	30.0	0,36	10,800061	14,2	10,08	0,933
10	30.0	0,7	21	13,8	19,04	0,907
5	30.0	1,4	42	13,1	343	0,817

Weshalb sinkt der Wirkungsgrad bei kleiner werdendem R_L ? Was könnten Sie dagegen tun?



Die nun nachfolgenden Aufgaben werden mit dem Sperrwandler durchgeführt. Daher nochmals folgende Warnung:

Warnung!

Durch das Sperrwandlerprinzip können sehr hohe Induktions-Spannungsspitzen entstehen, wenn keine Last am Wandler angeschlossen ist. Seien Sie in jedem Fall vorsichtig, da diese durchaus wegen der freien Verkabelung des Versuchsaufbaus auch für Sie gefährlich sein können!



5.12 Aufgabe 8: Drossel-Inverswandler ohne Glättungskondensator

Bild 5.11 zeigt die Gesamtschaltung des Drossel-Inverswandlers. Entfernen Sie alle Verbindungen der vorherigen Tiefsetzsteller-Schaltung, einschließlich des eingeschleiften Multimeters und bauen Sie die Inverswandler-Schaltung in der unteren Hälfte der Versuchsbox auf. Der Drossel-Inverswandler hat diesen Namen, da seine Ausgangsspannung u_{out} negativ ist.

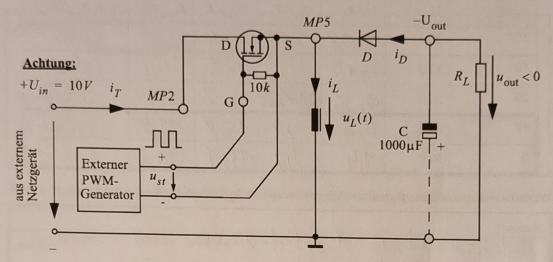


Bild 5.11 Gesamtschaltung des Drossel-Inverswandlers



Beachten Sie, dass die Versorgungsspannung jetzt nur $U_{in} = 10.0V$ beträgt.

Zunächst soll der Kondensator C nicht angeschlossen sein. Wählen Sie $R_L = 50\Omega$ und f = 200Hz.

Oszillografieren Sie dann die Spannung $u_L(t)$ an der Spule und die Ausgangsspannung $u_{out}(t)$ des Stellers so, dass beide Diagramme einander überlagern (s. Bild 5.12).

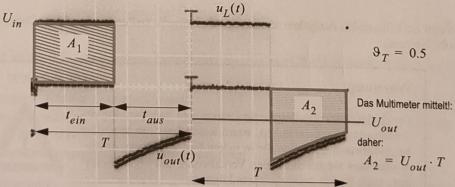


Bild 5.12 Spannungs-Zeit-Flächen des Drossel-Inverswandlers

Überprüfen Sie, wie sich bei verschiedenen Tastverhältnissen $\vartheta_T = t_{ein}/T$ die Flächen A_1 und A_2 zueinander verhalten. Bestimmen Sie die Fläche A_2 mit dem Multimeter und tragen Sie Ihre Messund Rechenergebnisse in die folgende Tabelle ein. Beachten Sie, dass u_{out} negativ ist und dass das Multimeter den zeitlichen Mittelwert $U_{out} = \bar{u}_{out}$ anzeigt. Die Spannungs-Zeitfläche A_2 (s. auch Bild 5.12) berechnet sich daher zu $A_2 = U_{out} \cdot T$.

ϑ_T	$A_1 [V \cdot ms]$	Uout [V]	$A_2 = U_{out} \cdot T [V \cdot ms]$	A_2/A_1
20%	10	-1,57	7,85	0,785
40%	20	-3,6	18	0,3
60%	30	-5,6	28	0,93
80%	40	-7.5	37,5	0,94

Das Verhältnis der Spannungs-Zeitflächen beim Inverswandler ist deutlich kleiner als beim Tiefsetztsteller.

Was sagt dies über den Wirkungsgrad des Inverswandlers aus?

Welchen Maximalwert $|u_{out}|_{max}$ (zu messen mit dem Oszilloskop!) erreicht die Ausgangsspannung bei $\vartheta_T=0.8$?

Vergleichen Sie den Wert mit der Höhe der Eingangsspannung U_{in} .

Antwort:
$$|u_{out}|_{max} = 42.6V \approx 4.4$$

5.13 Aufgabe 9: Drossel-Inverswandler mit Glättungskondensator

Schließen Sie nun den Glättungskondensator mit der Kapazität C nach Bild 5.11 an (gestrichelte Verbindung). Vermessen Sie die Kennlinie der Ausgangsspannung als Funktion des Tastverhältnisses $\left|U_{out}\right|=f(\vartheta_T)$ für a) $R_L=50\Omega$ und b) $R_L=300\Omega$, jeweils bei f=200Hz.

Zeichnen Sie die Kennlinien in das Diagramm in Bild 5.13 ein.



Prüfen Sie, ob die Strombegrenzung des Netzgerätes auf LOW steht und beide Current Regler maximal aufgedreht sind! Kennzeichnen Sie in Ihrem Diagramm den Bereich, ab dem die Strombegrenzung des Netzgerätes einsetzt.

Tragen Sie nach der Messung auch die theoretische Kurve für $U_{ein} = 10V$ in Bild 5.13 ein.

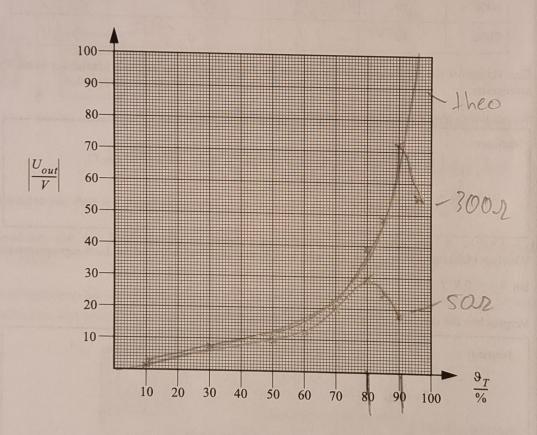


Bild 5.13 Funktionen $|U_{out}| = f(\vartheta_T)$ am Drossel-Inverswandler für a) $R_L = 50\Omega$ und b) $R_L = 300\Omega$ sowie theoretisch c)

1. Warum weichen die Kurven der realisierten Ausgangspannungen von der theoretisch möglichen ab? (Berücksichtigen Sie das Schaltungsprinzip und was real für $\vartheta_T=100\%$ passiert)

2. Der Drossel-Inverswandler hat einen geringeren Wirkungsgrad als der Durchflusswandler (Tiefsetzsteller). Wie ist dies zu erklären? (Denken Sie an die Art des Energietransports von der Quelle (Netzgerät) zur Last.)

Antwort:

- zu 1. Strombegrenzung vom Netzteil, Verluste
- zu 2. Wenn Transistor leutet theor. Vurzsolles tes Energie bommt nur indiralet viber die finle