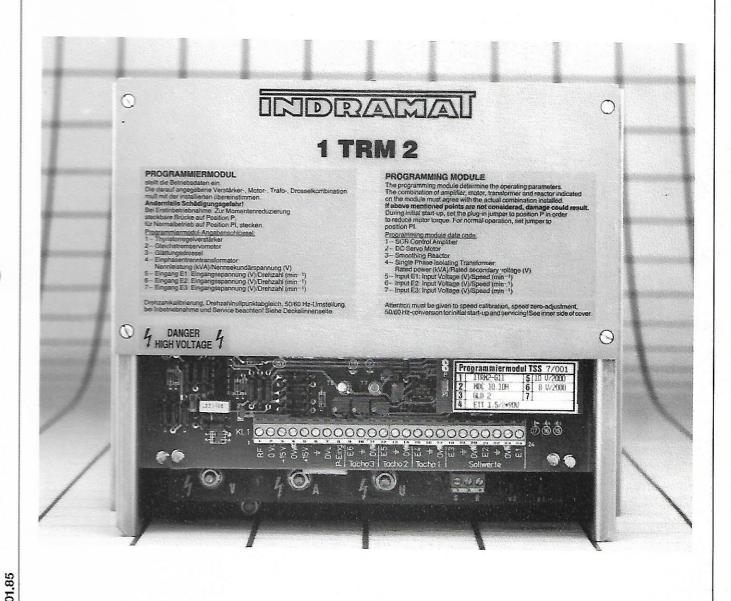
# -Servosysteme

8-2-2020 SCANNED BY PAUL PYNACKER Holland

# 1Achsen-2Puls Thyristor-Regelverstärker



# Zweipulsiges Steuergerät in einachsiger Ausführung für MDC-Gleichstromservomotore

Allgemeines	3
Funktionsbeschreibung	4
Inbetriebnahme	10
Servoantriebsüberprüfung	12
NC-Betrieb	13
Technische Dokumentation	15

altsverzeichnis		
Seite		Seite
	5.	Zusammenschalten mit einer NC-Steuerung13
	5.1	Positionsgeregelter Betrieb mit einer NC-Steuerung13
.1 Zusammenhang zwischen Sollwertspannung		.1 Festlegung des Regelsinnes
Differenzeingang 4		NC-Steuerung
EMK-Kompensation 4		
Linearisierungsnetzwerk	6.	Technische Dokumentation15
Summierverstärker V1 und V2 5		Typenschlüssel15
Steuersatz 5	i	Technische Daten 1TRM216
Synchronisation		Anschlußplan 1TRM217
Dynamische Strombegrenzung 7		, and a second s
Regler- und Zündfreigabe		Blockschaltplan 1TRM2 (TSS7/TSS 12)18
Zündwinkelüberdeckung-Vorstrom 7		Gesamtstromlaufplan 1TRM2/TSS 7-Version 19
P-Eingang8	3	Coodinion of manipular Transport
2 50/60 Hz-Umstellung 8	3	Gesamtstromlaufplan 1TRM2/TSS 12-Version .21
3 Netzteil	3	Kennzeichnungsdruck TRM 23
.1 Netzteil 8	3	Kennzeichnungsdruck TSS 724
5 Programmiermodule TSS 7 und TSS 12 8		Kennzeichnungsdruck TSS 1224
Inbetriebnahme10		
Inbetriebnahmeausrüstung10		Kennzeichnungsdruck ZAM 425
Überprüfungen10		
Erster Anlauf10		
Drehzahlkalibrierung11		
Drehzahlnullpunktabgleich11		
Kontrolle der Servoantriebsdimensionierung. 12		
.1 Drehmoment im Vorschubbereich		
Einstellung des Gewichtsausgleiches12		
Regelverhalten bei Sollwertsprüngen12		
	Seite	Seite   Allgemeines

Abbildungen

### Inhaltsverzeichnis

### **Tabellen** Nr.: Seite Nr.: 1TRM2-Schema ......3 1 Feinsicherungen im Netzteil ......8 2 Strom/Drehzahl-Diagramm in den vier Quadranten ......5 3 Zündwinkel-Drehzahlzusammenhang ......5 4 Linearisierungsnetzwerk ......5 5 Ausgangsimpuls der Zündimpulserzeuger ...... 5 6 Umwandlung der zündwinkelanalogen Spannungen in netzsynchrone Zündimpulse ..... 6 Synchronisation ...... 7 7 8 9 Programmiermodulaufschrift TSS 7 und TSS 12 .... 9 Batteriespeisegerät ......10 10 Charakteristische Sprungantworten des 11 Drehzahlregelkreises bei verschiedenen Funktionsschaltbild des Positionsregelkreises . . . . 13 12 Ky-Diagramm ......14

Seite

# 1. Allgemeines

Der INDRAMAT - Thyristorregelverstärker 1TRM2 ist ein äußerst kompaktes 2pulsiges Stromrichtergerät zur stetigen Drehzahlregelung von permanenterregten INDRAMAT-Gleichstromservomotoren MDC. Mit Hilfe der Ankerkreissteuerung ist stetiges Treiben und Bremsen bei wechselndem Drehmoment im Vierquadrantenbetrieb möglich.

Das Gerät wird in kompakter Kassettenbauform der Schutzart IP 00 zum Einbau in einen Schaltschrank hergestellt. Die Ansteuerungsnahtstellen entsprechen den VDI-Richtlinien 3422.

Verschiedene Ausführungsarten ergeben sich durch unterschiedliche Typenanschluß-Wechselspannungen (vgl. Technische Daten 1TRM2, Technische Dokumentation).

Die wichtigsten Baugruppen des 1TRM2 sind im Blockschaltplan (vgl. Technische Dokumentation) und in **Abb.** 1 in ihrem funktionellen Zusammenhang dargestellt.

### Netzteil

Es übernimmt die Reglereigenversorgung, die aus der Regelspannung U<sub>M</sub>, der internen Lastspannung U<sub>L</sub> und der Synchronisationsspannung besteht.

Daneben liefert es die externe Regelspannung U<sub>M</sub>

### Regelteil

Dieses besteht im wesentlichen aus:

- ☐ Drehzahlregler (vgl. Kap.2.1)
- ☐ EMK-Kompensation (vgl. Kap. 2.3)
- ☐ Linearisierungsnetzwerk (vgl. Kap. 2.4)
- ☐ Summierverstärker (vgl. Kap. 2.5)
- ☐ Dynamischer Strombegrenzung (vgl. Kap. 2.8) ☐ Programmiermodulen TSS 7 bzw. TSS 12
- ☐ Programmiermodulen TSS 7 bzw. TSS 12 (vgl. Kap. 2.15)

### Steuersatz

Er besteht aus den Impulserzeugerbausteinen, den Impulsverstärkerstufen und den Impulsübertragern (vgl. Kap. 2.5)

### Leistungsteil

Es besteht aus den Leistungsthyristoren mit dem Kühlkörper.

Die standardmäßige Ausführung eines Antriebspaketes setzt sich zusammen aus:

(vgl. **Abb. 1** und Anschlußplan *1TRM2*; in der Technischen Dokumentation).

- 1 Thyristorregelverstärker 1TRM2
- 1 Einphasentrenntransformator ETT zur Speisung des Leistungsteiles
- 1 Drossel zur Glättung des Ankerstromes
- 1 INDRAMAT-Gleichstromservomotor MDC

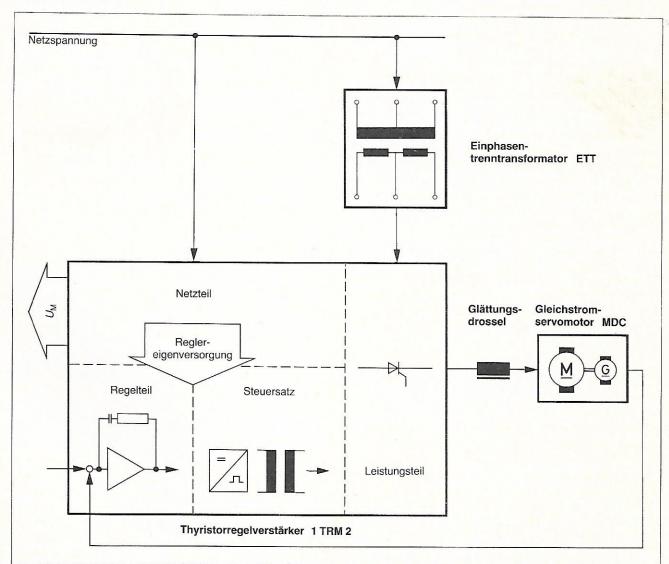


Abb. 1: 1 TRM 2 Schema

# 2. Funktionsbeschreibung des Thyristorregelverstärkers 1 TRM 2

Die Beschreibung bezieht sich auf die in der Technischen Dokumentation aufgeführten Pläne.

Die wichtigsten Baugruppen sind im Blockschaltbild des Anschlußplanes (vgl. Technische Dokumentation) in ihrem funktionellen Zusammenhang dargestellt.

Zur Einstellung einer Drehzahl wird dem Drehzahlregler V 6 über den Sollwerteingang E 1, E 2 oder E 3 eine drehzahlanaloge Spannung zugeführt. Der Drehzahlistwert wird mit einem Tachogenerator erfaßt und über einen Tachoeingang E 4, E 5 oder E 6 zum Drehzahlregler geführt. Dieser bildet eine Differenz von Drehzahlsollwert und Istwert und ändert entsprechend seine Ausgangsspannung.

Das PI-Verhalten des Drehzahlreglers: (Widerstand und Kondensator in der Rückführung) gewährleistet eine optimale Ausregelung ohne stationäre Regelabweichung.

Die Ausgangsspannung des Drehzahlreglers V 6 wird über das Linearisierungsnetzwerk und die Summierverstärker V 1, V 2 den Impulserzeugerbausteinen IC 1, IC 2 zugeführt. Entsprechend der Spannungsänderung verschiebt sich der Zündwinkel des Thyristorsatzes und die Geräteausgangsspannung ändert sich. Die Spannungsdifferenz zwischen Geräteausgangsspannung und der Motor-EMK ändert sich mit und damit auch der Motorstrom. Das dabei entstehende Drehmoment beschleunigt die Massen des Antriebes und führt zu einer Drehzahländerung, die der Soll-Istwert-Differenz am Eingang des Reglers entgegenwirkt.

Überschreitet nun der Motorstrom den eingestellten Grenzstrom unzulässig lange, dann greift die dynamische Strombegrenzung über V 5 ein und verringert den Motorstrom auf den eingestellten Grenzwert.

Zur Einhaltung des Spitzenstromes und zur Sicherung der Kommutierungs- und Entmagnetisierungsgrenzen des angeschlossenen Gleichstromservomotors wird der Zündwinkel entsprechend der Motordrehzahl durch die EMK-Kompensation mitgeführt.

Damit auch bei kleiner Drehzahl und Motorstillstand eine hohe Antriebssteife gewährleistet ist und der Motor unmittelbar der Regelung folgt, arbeiten die Thyristoren mit einer einstellbaren Zündwinkelüberdeckung.

### 2. 1 Drehzahlregler

Im Drehzahlregler ist ein besonders temperaturstabiler Operationsverstärker mit einer maximalen Offsetspannungsdrift von nur 3  $\mu$ V/°K eingesetzt.

Der Drehzahl-Nullpunkt (weitgehender Stillstand des Antriebes bei Sollwert Null) kann mit dem Poti P4 abgeglichen werden. Die Beschaltung des Reglers garantiert optimales Regelverhalten der angeschlossenen Antriebskombination. (Vgl. dazu Kap. 4.3)

## 2. 1. 1 Zusammenhang zwischen Sollwertspannung und Drehzahl

Das Verhältnis von Sollwertspannung und Drehzahl an den Sollwerteingängen E1, E2 und E3 ist auf dem Programmiermodul TSS7 oder TSS12 durch Eingangswiderstände festgelegt. Die entsprechenden Widerstände werden nach den Gleichungen (1) oder (2) berechnet.

Legt der Kunde ein neues Sollwertspannungs-/Drehzahlverhältnis fest, so ist zweckmäßigerweise dies auf dem Programmiermodul TSS7 oder TSS12 einzutragen.

### Programmiermodul TSS7

R1 bzw. R2 = 
$$\frac{U_{\text{soll}}}{n} \cdot k - 4,99 \text{ [k-Ohm]}$$
 (1)

$$R3 = \frac{U_{\text{soll}}}{N} \cdot k \text{ [k-Ohm]}$$
 (2)

R1, R2, R3 = erforderlicher Eingangswiderstand in k-Ohm

U<sub>soll</sub> = Sollwerteingangsspannung in Volt

n = gewünschte Drehzahl in min-1

k = Konstante, resultierend aus Eingangsempfindlichkeit von 0,33 μ A/min

 $k = 3000 \left[ \frac{k \text{-Ohm}}{V \cdot \text{min}} \right]$ 

Wird beispielsweise gewünscht, daß der Servomotor 1000 min<sup>-1</sup> bei einer Sollwertspannung von 9 V am Eingang E1 erreicht, ist folgender Sollwerteingangswiderstand erforderlich:

$$R1 = \frac{9}{1000} \cdot 3000 - 4,99 = 22 [k-Ohm]$$

### **Programmiermodul TSS12**

Beim TSS12 werden die beiden Eingänge E1 und E2 als ein Differenzeingang benützt, dessen Verhältnis von Eingangsspannung zu Drehzahl über den Widerstand R26 bestimmt wird.

$$R26 = \frac{U_{\text{soll}}}{\Pi} \cdot k \text{ [k-Ohm]}$$
 (3)

R26 = erforderlicher Eingangswiderstand in k-Ohm

Widerstand R3 wird nach Gleichung (2) berechnet.

# 2.2. Differenzeingang

Liegen Potentialunterschiede zwischen dem Bezugspunkt der Sollwertvorgabe und dem Nullpotential des Thyristorregelverstärkers vor, so können daraus resultierende Fehler (bis zu einer Potentialdifferenz von 2V) vermieden werden.

Dazu wird das Programmiermodul *TSS 12* mit dem darauf befindlichen Differenzverstärker V 1 verwendet. Eine zusätzliche Glättung des Sollwertes erfolgt durch einen Kondensator.

Die Sollwertspannung ist dafür zwischen den Eingängen E1/24 und E2/21 anzulegen und darf  $\pm$  10 V nicht überschreiten. Die angelegte Sollwertspannung wird mit Verstärkung 1:1 an den Eingangswiderstand R 26 des Drehzahlreglers übertragen.

### 2.3 EMK-Kompensation

### Aufgabe:

Um die Einhaltung der drehzahlabhängigen Maximalströme zu sichern und andererseits Spitzenströme im Arbeitsbereich zu ermöglichen, kann der Zündwinkel drehzahlabhängig, entsprechend der Kommutierungskennlinie des angeschlossenen Servomotors, eingegrenzt werden. Die EMK-Kompensation bewirkt dann ein Strom-Drehzahl-Diagramm in den vier Quadranten, wie es in der Abb. 2 gezeigt wird.

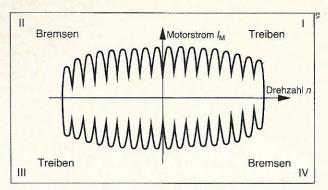


Abb. 2: Strom/Drehzahl-Diagramm in den vier Quadranten

### Wirkungsweise:

Die zur Motor-EMK proportionale Tachospannung wird über den Widerstand R 13 (oder R 14 bzw. R 15) dem Summierverstärker V 1 zugeführt. Dieser stellt über den Steuersatz den drehzahlabhängigen Zündwinkel $\alpha_{\text{EMK}}$  ein. Der Drehzahlregler kann mit seinem Stellbereich den Zündwinkel  $\alpha_{\text{EMK}}$  um den Wert  $\pm \alpha_{\text{R}}$  verändern.

### Somit gilt:

$$\alpha_{\text{max}} = \alpha_{\text{EMK}} \pm \alpha_{\text{R}} \tag{4}$$

### (siehe Abb. 3)

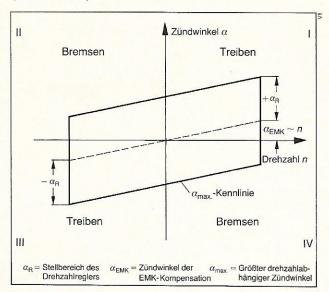


Abb. 3: Zündwinkel-Drehzahlzusammenhang

### 2.4 Linearisierungsnetzwerk

### Aufgabe:

Es gleicht die Nichtlinearität des Zündwinkel-Motorstromzusammenhangs aus und ermöglicht damit einen stabilen Betrieb mit hoher Antriebssteife.

### Wirkungsweise:

Dem Zündwinkel proportional ist der Ausgangsstrom i<sub>2</sub> (**Abb. 4**). des Linearisierungsnetzwerkes. Der Strom i<sub>2</sub> steigt linear mit der ReglerausgangsspannungU⑥, bis sich am Punkt ⑥ die Diodenschleusenspannung einstellt. Bei weiterer Erhöhung vonU⑥bleibt der Strom über R 18 konstant und eine weitere Zunahme von i<sub>2</sub> kann nur noch über R 16 erreicht werden. Das ergibt einen nichtlinearen Zu-

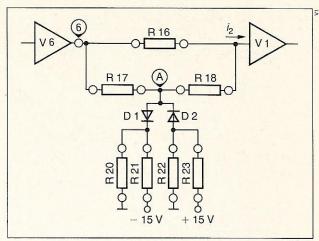


Abb. 4: Linearisierungsnetzwerk

sammenhang zwischen U6 und i $_2$ , der die Nichtlinearität zwischen Zündwinkel und Motorstrom weitgehend ausgleicht.

### 2.5 Summierverstärker V 1 und V 2

In den Summierverstärkern werden die Ströme des Linearisierungsnetzwerkes, der EMK Kompensation, der Zündwinkelüberdeckung und der dynamischen Strombegrenzung addiert und den Impulserzeugerbausteinen IC 1 und IC 2 als zündwinkelanaloge Spannungen zugeführt. (Vgl. Anschlußplan, Technische Dokumentation).

### 2. 6 Steuersatz

Er besteht aus den Impulserzeugerbausteinen, den Impulsverstärkerstufen und den Impulsübertragern.

### Aufgabe

Der Steuersatz formt, ähnlich einem A/D Wandler, zündwinkelanaloge Spannungswerte in netzsynchrone Zündimpulse um.

### Wirkungsweise:

Er vergleicht die Ausgangsspannung von V 1 (MP®) im IC 1 und von V 2 (MP⑦) im IC 2 mit der netzsynchronen Sägezahnspannung (MP⑩). (Vgl. Anschlußplan, Technische Dokumentation, und **Abb. 6**).

In dem Zeitbereich, in dem die Sägezahnspannung größer als die Ausgangsspannung ist, werden die entsprechenden Thyristoren durch Zündimpulse gezündet. IC 1 steuert die positive, IC 2 die negative Thyristorgruppe. Einer der Zündimpulse ist in Abb. 5 dargestellt.

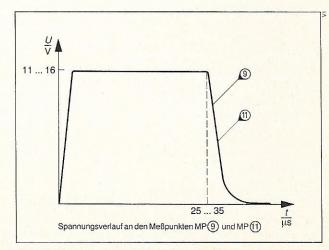


Abb. 5: Ausgangsimpuls der Zündimpulserzeuger

- 1. Netzspannung für die Reglereigenversorgung und das Leistungsteil abschalten.
- 2. Meßpunkt MP 2 auf Masse (OV<sub>M</sub>) legen
- 3. Oszillograf zwischen OV<sub>M</sub> und Meßpunkt MP (4) anschließen.

Zeitskala

ms/Div.

- :1 Spannungsskala: 0,5 V /Div.
- 4. Netzspannung für die Reglereigenversorgung und das Leistungsteil aufschalten.
- 5. Regler- und Impulsfreigabe geben
- 6. Die Stromflußdauer sollte gerade bis max. 1 ms betragen, ggf. an Poti P 5 einstellen (vgl. Abb. 8)
- 7. Meßpunkt MP ②von OV<sub>M</sub> trennen.

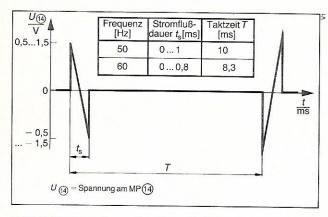


Abb. 8: Grenzwerte zur Vorstromeinstellung

### 2.11 P-Eingang

### Aufgabe:

Mit dem P-Eingang kann die Verstärkung des Drehzahlreglers mit einem externen Signal geändert werden.

### Wirkungsweise:

Durch Anlegen einer Spannung von + 3 V bis + 30 V am P-Eingang (Klemme 8) ändert der Komparator IC 3/4 seine Ausgangsspannung von ca. - 15 V auf +15 V und der FET T 7 wird leitend. Die PI-Beschaltung des Drehzahlreglers wird von dem Widerstand R 4 überbrückt, das reduziert die Verstärkung des Drehzahlreglers. Nach Wegnahme des Signals am P-Eingang sperrt T 7 wieder.

### 2.12 50/60 Hz-Umstellung

Für den Betrieb an 60 Hz Netzfrequenzen, die Brücke B 3 einlöten.

Bei 50 Hz-Betrieb darf B 3 nicht eingesetzt sein! Nach der Umstellung ist eine Überprüfung der Zündwinkelüberdeckung erforderlich (Vgl. Kap. 2.10)

### 2.13 Netzteil

Das Netzteil ist auf der schwenkbaren Leiterkarte untergebracht, während der zugehörige Netzteiltransformator auf dem Kühlkörper montiert ist.

Das Netzteil liefert die Versorgungsspannungen UM, U∟für die Reglereigenversorgung und die Synchronisationsspannung für den Steuersatz. Das Netzteil ist kurzschlußfest, aber nicht überlastfest. Durch Herauslöten der Brücken B 1 und B 2 kann das Netzteil unabhängig von internen und externen Verbrauchern geprüft werden.

Zur Anpassung an Netzspannungen von 500 V, 440 V, 420 V, 415 V dient der Spartransformator EST 50 VA. (Vgl. Maßblatt, Technische Dokumentation).

### 2.14 Sicherungen

### 2.14.1 Netzteil

Der Netzanschluß für die Reglereigenversorgung wird durch Feinsicherungen geschützt.

Bezeich- nung	Strom [mA]	Spannung	Plazierung
e1, e2	250 mittel träge	Netz- anschluß	Leiter- karte ZAM4

Tabelle 1: Feinsicherungen im Netzteil

### 2.14.2 Leistungsteil

Die Auswahl der erforderlichen Absicherung für das Leistungsteil erfolgt applikationsabhängig. Die notwendigen Berechnungsgrundlagen sind im Prospekt ID 71000 zu finden.

### Programmiermodule TSS 7 und TSS 12

Der Unterschied zwischen der TSS 7- und der TSS 12-Version besteht in der Anzahl der Sollwerteingänge:

- $\Box$  TSS 7: 3 Sollwerteingänge
- ☐ TSS 12: 2 Sollwerteingänge, davon einer als Differenzeingang (vgl. Kap. 2.2).

Die Programmiermodule TSS 7 und TSS 12 erlauben eine optimale Anpassung des Thyristorregelverstärkers an die angeschlossene Servoantriebskombination. Für jede Motor-, Trafo- und Drosselkombination sind folgende Baugruppenbeschaltungen auf den Programmiermodulkärtchen TSS 7 und TSS 12 unter der Variantennummer (XXX) spezifiert:

- □ Drehzahlreglerbeschaltung
- □ Eingangsbeschaltung
- ☐ EMK-Kompensation

Programmiermodul-Nr.

- ☐ Linearisierungsnetzwerk
- ☐ Einstellung der dynamischen Strombegrenzung

Die wichtigsten Informationen stehen auf dem Programmiermodulaufdruck. (Beispiel vgl. Abb. 9: TSS 7 - Modul, Variantennummer 002)

P	ogrammiermodul-Nr.	TSS 7/002
1	Thyristorregelverstärker	1 TRM 2 - G 11
2	Gleichstromservomotor	MDC 10.20 F
3	Glättungsdrossel	GLD 2
4	Einphasentrenntransformator Nennleistung (kVA)/	
5	Nennsekundärspannung (V)	ETT 2,5/2x140 V

- Eingang E 1 Eingangsspannung (V)/ Drehzahl (min-1) 10V/2000
- 6 Eingang E2 Eingangsspannung (V)/ 10 V/2000 Drehzahl (min-1)
- Eingang E3 Eingangsspannung (V)/ Drehzahl (min-1) frei wählbar

Pr	ogrammiermodul	TS	S 7/_	002
	1 TRM 2-G11	5	10V/200	00minī <sup>1</sup>
2	MDC 10.20 F	6	10V/200	00min <sup>-1</sup>
3	GLD 2	7	\/	min <sup>1</sup>
4	ETT 2,5/2 x 140	۷(		

Programmiermodul TSS 12/204						
1	1 TRM2 - G11	5	9V/200	00min <sup>-1</sup>		
2	MDC 10.10H	6	W	min <sup>1</sup>		
3	2xGLD2	7	V/	min <sup>1</sup>		
4	ETT 5 / 2 x 140 V					

Abb. 9: Programmiermodulaufschrift für TSS 7 und TSS 12. Dabei ist zu beachten, daß bei TSS 12 die Position 6 (Differenzverstärker) frei bleibt.

# 4. Kontrolle der Servoantriebsdimensionierung

Damit können neben Überprüfung von Prototypen auch Veränderungen innerhalb einer Maschinenserie erfaßt werden.

### 4.1 Drehmomentmessung

Da die Stromaufnahme des Gleichstromservomotors ein Maß für das abgegebene Drehmoment ist, kann das Lastdrehmoment indirekt über die Stromaufnahme gemessen werden. Der Umrechnungsfaktor von Strom zu Drehmoment steht auf dem Motortypenschild unter  ${}_{n}K_{m}$ " in Nm/A.

Der Strom wird als Spannungsabfall an einem 1-m Ohm Meßwiderstand gemessen, der zwischen Motor und Mp geschaltet ist. Ein Drehspulmeßgerät zeigt den arithmetischen Mittelwert des Stromes an (100 mV = 100 A), für den der Strom-Drehmoment-Faktor  $K_m$  [Nm/A] gilt.

Zu beachten ist, daß der Spannungsabfall an den dafür vorgesehenen Meßbuchsen, innerhalb der Lastanschlüsse, gemessen wird.

### 4.1.1 Drehmoment im Vorschubbereich

Dabei muß der Motor das Grunddrehmoment aufbringen. Es entsteht an der anzutreibenden Motorachse, ohne Bearbeitungskräfte, infolge von Lastreibung bei maximalem Werkstückgewicht und ständigen Lastwirkungen wie bei unausgeglichenen Gewichten. Dieses Grunddrehmoment sollte die im Prospekt ID 71 000 angegebenen Richtwerte nicht überschreiten. Es wird zweckmäßigerweise bei minimaler und bei maximaler Vorschubgeschwindigkeit gemessen.

### 4.1.2 Drehmoment im Eilgangbereich

Im Eilgang soll das Lastmoment des Motors 75% seines Dauerdrehmomentes nicht überschreiten. Einige Ursachen für einen übermäßigen Anstieg des Lastdrehmomentes im Eilgang sind:

- ☐ Schlechter hydraulischer Gewichtsausgleich bei vertikalen Achsen (zuviel Druckabfall)
- □ Ölbadgetriebe mit zuviel Flüssigkeitsstau in der Verzahnung
- ☐ Schlechte Kugelrückführung in der Mutter der Kugelrollspindel.

### 4.2 Einstellung des Gewichtsausgleiches

Die Einstellung ist derart auszuführen, daß die Motorstromaufnahme (entspricht Lastdrehmoment) bei Auf- und Abwärtsbewegung der Maschinenachse einen gleichen Minimalwert zeigt.

### 4.3 Regelverhalten bei Sollwertsprüngen

Die bei INDRAMAT eingesetzte Beschaltung des Drehzahlreglers genügt im allgemeinen den üblichen Betriebserfordernissen. Eine Überprüfung des Regelverhaltens kann nach den unten aufgeführten Richtlinien erfolgen:

Das Batteriespeisegerät muß als Testsignal einen Sollwertsprung ausgeben.

Bei ca. 10%, 50% und 100% der maximalen Motordrehzahl wird die Tachospannung aufgezeichnet. (Mit Speicheroszilloskop oder schnellem Schreiber). Eine Testserie sollte mindestens fünf Sprungantworten aufweisen. Je nach Anschnittzeitpunkt der Netzspannung können die Sprungantworten Unterschiede in Anstiegsflanke und Überschwingweite aufweisen.

Bei einer Sprungantwort von 10% der max. Motordrehzahl sind Überschwinger von 40% zulässig, wenn in der gleichen Testserie auch kleinere auftreten (vgl. dazu **Abb. 11.** Eine Änderung der Optimierung erfolgt auf dem Programmiermodul *TSS 7* bzw. *TSS 12* mit Widerstand R5 und Kondensator C1.

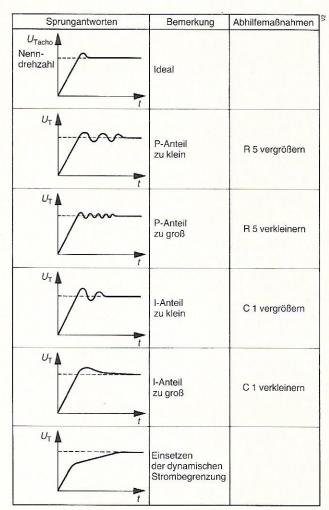


Abb. 11: Charakteristische Sprungantworten des Drehzahlregelkreises bei verschiedenen PI-Beschaltungen

# 5. Zusammenschalten mit einer NC-Steuerung

### 5.1 Positionsgeregelter Betrieb mit einer NC-Steuerung

Das Zusammenwirken von numerischer Steuerung, Vorschubantrieb, Maschine und Positionsmeßeinrichtung ist in **Abb. 12** schematisch dargestellt.

Die numerische Steuerung errechnet die Differenz  $x_w$  zwischen Positionssollwert w und dem momentanen Positionsistwert x. Die Positionsabweichung  $x_w$  multipliziert mit dem  $K_v$ -Faktor, ergibt den Geschwindigkeitssollwert  $v_{soll}$  für den unterlagerten Geschwindigkeitsregelkreis. Er verursacht eine Bewegung, durch die der Positionsistwert x sich dem Positionssollwert w nähert. Durch Annäherung an den Positionssollwert wird w-x= $x_w$  immer kleiner, dadurch auch  $y_{soll}$ . Die Schlittengeschwindigkeit nimmt ab und wird bei w-x= $x_w$ 0, zu Null.

### 5.1.1 Festlegung des Regelsinnes

Grundsätzlich ist davon auszugehen, daß die von der NC für positive Fahrrichtung ausgegebene Spannungspolarität die Maschinenachse auch in positiver Richtung, bezogen auf die Maschinenkoordinate, bewegt. Diese Spannungspolarität ist, nach Abklemmen des NC-Ausgangs (= Geschwindigkeitssollwert v soll), durch ein Batteriespeisegerät an den Sollwerteingang des Regelverstärkers zu legen. Der Maschinenschlitten muß sich in positiver Richtung bewegen, andernfalls sind Anker und Tacho umzupolen.

Anschließend muß überprüft werden, ob der Positionsregelkreis eine Positionsabweichung korrigiert. Dazu an den abgeklemmten NC-Ausgang ein Gleichspannungsmeßgerät anschließen und mit dem Batteriespeisegerät eine kleine positive Sollwertspannung anlegen, um den Schlitten zu bewegen.

Die NC-Ausgangsspannung muß negativer werden, um die Positionsabweichung zu korrigieren. Im anderen Fall muß die Polarität des Geschwindigkeitssollwertes gedreht werden.

### Achtung:

Läuft ein Servoantrieb nach dem Schließen des Positionsregelkreises mit anwachsender Geschwindigkeit, so ist die Polung im Positionsregelkreis falsch.

### 5.1.2 Oberwelligkeit des Sollwertes

Die Oberwelligkeit der von der numerischen Steuerung ausgegebenen Gleichspannung darf, abhängig von der Frequenz dieser Oberwelligkeit, folgenden Wert nicht überschreiten:

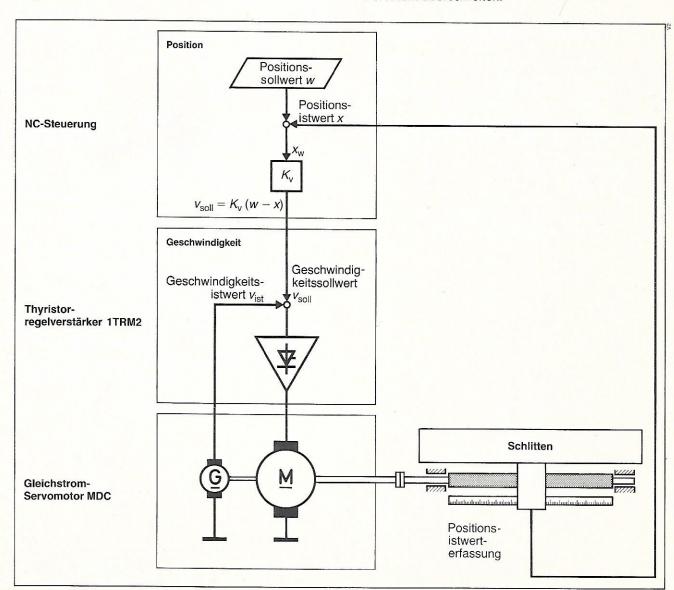


Abb. 12: Funktionsschaltbild des Positionsregelkreises

$$U_{SS} = 0.01 \cdot f \cdot U[V]$$
 (8)

U<sub>SS</sub> = Spitze - Spitze Wert der zulässigen überlagerten Wechselspannung in Volt

f = Frequenz der Oberwelligkeit in Kilohertz

U = max. Wert der NC-Ausgangsspannung in Volt

Bei höheren Oberwelligkeiten sind Stabilitätsprobleme in der Regelung zu erwarten.

Eine Glättung des Signals durch einen Filter ist aufgrund der verzögernden Wirkung des Filters im Regelkreis nur bedingt möglich.

### 5.1.3 Sollwerteingangsbewertung mit einer NC-Steuerung

Im Regelverstärker des Servoantriebs ist der Eingangswiderstand für die  $v_{\rm soil}$  - Sollwertspannung der numerischen Steuerung stets so zu bemessen, daß bei 80%—90% der max. NC-Ausgangsspannung die max. Schlittengeschwindigkeit schon erreicht wird. Dadurch wird sichergestellt, daß bei geringem Überschwingen der NC-Ausgangsspannung die Positionsregelung im aktiven Bereich bleibt. Weitere Informationen zur Berechnung des erforderlichen Eingangswiderstandes siehe Kap. 2.1.1.

### 5.1.4 Verstärkung des Positionsregelkreises

Die von der numerischen Steuerung pro Wegeinheit ausgegebene Spannung und der Spannungsdrehzahl-Zusammenhang am Drehzahlreglereingang bestimmen die Verstärkung des Positionsregelkreises.

Das Verhältnis der Schlittengeschwindigkeit zur Positionsabweichung  $\mathbf{x}_{\mathbf{w}}$  wird als  $\mathbf{K}_{\mathbf{v}}$ -Faktor bezeichnet.

$$K_{v} = \frac{V}{X_{w}} \left[ \frac{\text{m/min}}{\text{mm}} \right]$$
 (9)

v = Geschwindigkeit in m/min x<sub>w</sub> = Positionsabweichung in mm

### 5.1.5 Slope, geknickte Kennlinie

Um im Vorschubbereich hohe Verstärkungen zu erreichen und im Eilgangbereich dennoch keine schädlichen Beschleunigungen in Kauf nehmen zu müssen, sind zwei Verfahren üblich:

### 1. Slope

Bei diesem Verfahren gibt die numerische Steuerung, wie in der vorgeschriebenen Weise ausgemessen, bis zum Eilgangbereich eine Verstärkungskennlinie aus, die der Verstärkung im Vorschubbereich entspricht.

Im Betrieb ändert die Steuerung die Sollwerte oberhalb des Vorschubbereiches zeitabhängig, so daß übermäßige Beschleunigungen vermieden werden. Bei richtiger Einstellung wird die Wirkung einer geknickten Verstärkungskennlinie erzielt. Die richtige Einstellung des Slope ist dann gegeben, wenn die Hochlauf- und Bremszeiten für die Eilganggeschwindigkeit 180—240 ms (entsprechend  $K_v=1-0.75$ ) betragen.

### 2. Geknickte Verstärkungslinie

Bei diesem Verfahren ist die Einstellung derart vorzunehmen, daß sich im Vorschubbereich der gewünschte K<sub>v</sub>-Faktor einstellt und im Eilgang die Beschleunigung nicht weiter ansteigt. Knickpunkt der Kennlinie sollte ca. 10% über dem Vorschubbereich liegen (vgl. **Abb. 13**).

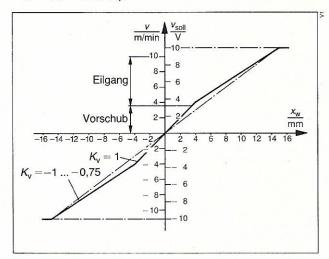
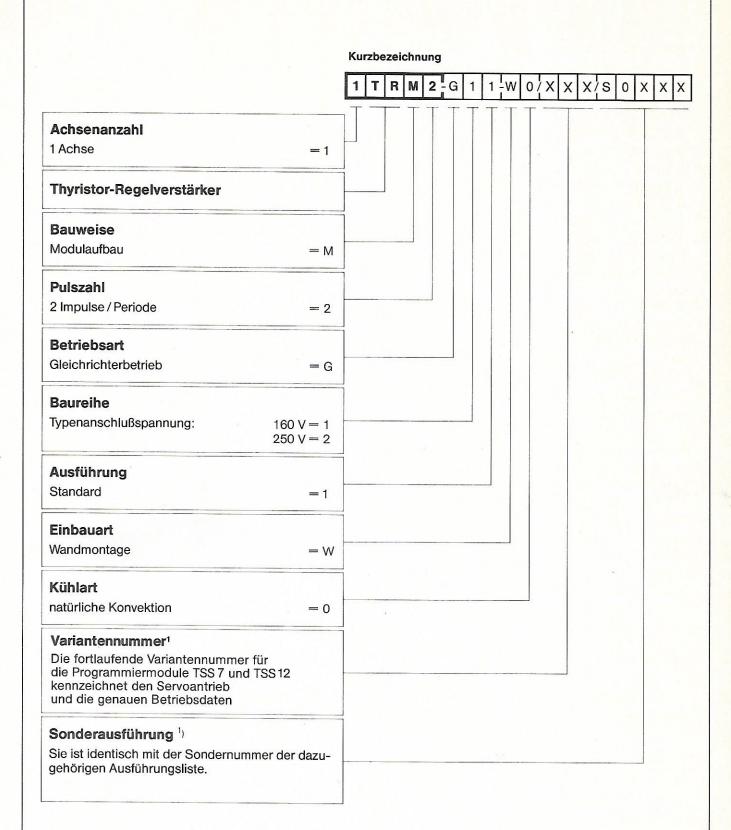


Abb. 13: K<sub>v</sub>-Diagramm

# Typenschlüssel



i) Die Nummern werden vom Werk festgelegt. Ist für eine in Betracht kommende Ausführung die Nummer nicht bekannt, so ist der betreffende Punkt im Klartext zu beschreiben. Die Festlegung erfolgt dann bei der ersten Ausführung.

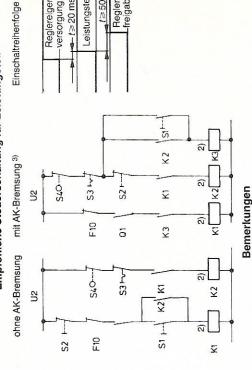
# Technische Daten 1 TRM 2

Danishawa		nbol	1 TRM 2				
Bezeichnung		heit]	G 11	G 21			
Typenanschluß-Wechselspannung	U <sub>Aa</sub>	[V]	160	250			
Typenausgang-Gleichspannung	U <sub>d</sub>	[V]	140	220			
Typenausgang-Gleichstrom	I <sub>d</sub>	[A]	47	47			
Typenleistung	P <sub>Typ</sub>	[kVA]	6,6	10,3			
Verlustleistung	P <sub>Verl</sub>	[W]	70				
Regelbereich			analog:>1:2000; digital:>1:200000				
Nullpunktstabilität	[n	1 nin °C ]	0,001				
Netzteil mit Synchronisation			immer vo	orhanden			
Anschlußspannung <sup>1</sup>		[V]	380; umstellbar auf 220 oder 460				
Netzfrequenz		[Hz]	50, umstellbar auf 60				
Anschlußleistung		[VA]	10				
Regelspannung für extern		[V]	$\pm$ 15; Welligkeit $<$ 0,1 %, max. belastbar $\pm$ 100 r				
Lastgleichspannung für extern		[V]	nicht vorhanden				
Einsatzdaten, Ausführung							
Betriebstemperaturbereich bei Nennleistung	T <sub>B</sub>	[°C]	0 b	is 45			
max.Betriebstemperaturmitred.Nennleistung	T <sub>B max</sub>	[°C]	+	65			
Lagerungs- und Transporttemperatur	T <sub>C</sub>	[°C]	- 30 b	nis + 85			
Aufstellhöhe	h	[m]	max. 100	0 über NN			
Gewicht	m	[kg]	2	2,6			
Feuchtigkeitsklasse				F			
Schutzart			IP 00 nach DIN 40 050				

 $<sup>\</sup>begin{array}{lll} \textbf{U}_{Aa} &= \text{max. zul. Transformator-Sekundärspannung, gemessen Phase -mp, noch 10\% Überspannung möglich} \\ \textbf{U}_{d} &= \text{max. mögliche Ausgangsspannung (arith. Mittelwert) bei Typenanschlußwechselspannung} \\ \textbf{I}_{d} &= \text{zul. Dauereffektivwert des Ausgangsgleichstromes bei 45 °C Umgebungstemperatur} \\ \textbf{P}_{Typ} &= \textbf{U}_{d} \cdot \textbf{I}_{d \ zul} \\ \textbf{P}_{Verl} &= \text{Verlustleistung bei I}_{d \ zul} \end{array}$ 

<sup>1</sup> Spannungswert ± 10%

# Empfohlene Steuerschaltung für Leistungsteil



9

min 0,5 mm<sup>2</sup>

 $\supset$ 

P-Eing./

**0VM/7** 

Q E5/12

**♦** E6/9

nist

JE4/15

0VL/2

4

>

KL1

91 /÷ Q ] 수/13

Smm 2,0 nim

10VM/17

2,5-4mm<sup>2</sup>

0VM/11 **OVM/14** 

110

RF/1

min 0,5 mm<sup>2</sup>

R ž

t≥ 50 ms Regler-Lfreigabe

Leistungsteil

Reglereigen-<- t≥ 20 ms ·versorgung

	t. n <sub>soll</sub> : Sollwertspannung (nos n F1 F2 F3 nositiv gegen 0 V)	n <sub>et</sub> : Tachospannung (Istwertspannung)	(pos. n <sub>ist</sub> : E6, E5, E4 positiv gegen 0 V <sub>M</sub> )	Od 1.1 Trivia 2-Yusygarigaspg., genresser Anschriub Agegen Env. Mot.: Drehrichtung bei Blick auf die Antriebswelle
	Mot.	Q	(+	
_	ŋ	1	+	
itätei	n <sub>ist</sub>	1	+	
Polaritäten	nsoil	+	1	

+   -   -   -	R1 : Ankerkurzschlußwiderstand 5)	RF : Reglerfreigabe 1)	S1 : Leistungsteil Ein	S2 : Leistungsteil Aus	S3 : Not-Aus	S4 : Achsensicherheitsendschalter	T1 : Leistungstransformator ETT 5)	U2 : beliebige Steuerspannung	Y1 : Haltebremse, elektrisch lösend 4)	
-   -	B1 : DC-Tachogenerator 4)	F1, 2: Leitungsschutz min. 2 A	F10 Thermokontakt 4)	: Betriebsbereit Servoantrieb	: Leistungsteil	Ankerkurzschluß	Glättungsdrossel	DC-Servomotor MDC 4)	: Kurzschluß- und Überlast- schutz für T1 5)	20100
+ + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + + - + - + + - + + - + + + + + + + +	<u>m</u>	F1.2	F10	<u>₹</u>	27	•		Ξ		

2

min15mm

Für jede Servoantriebsausrüstung ist ein bestimmter Einphasentrenntransformator ETT festgelegt. Die Daten des ETT bestimmen maßgebend die Servoantriebseigenschaften. Deshalb müssen Nennleistung, -sekundärspannung, Schaltgruppe und Kurzschlußspannung stets den Angaben von Indramat entsprechen.

# Fußnoten:

F2

ů

1-154/3

9/=

nin0,5mm2

n

+151/5 **DVM/4** 

KLZ

(O) +-1

1 OVM / 20

61/₹

)E1/24

nosu(=)-

TSS-7-Version

)E3/18

 $\frac{1}{100}$   $(\equiv)$ 

TSS-12-Version

1512J

22/41

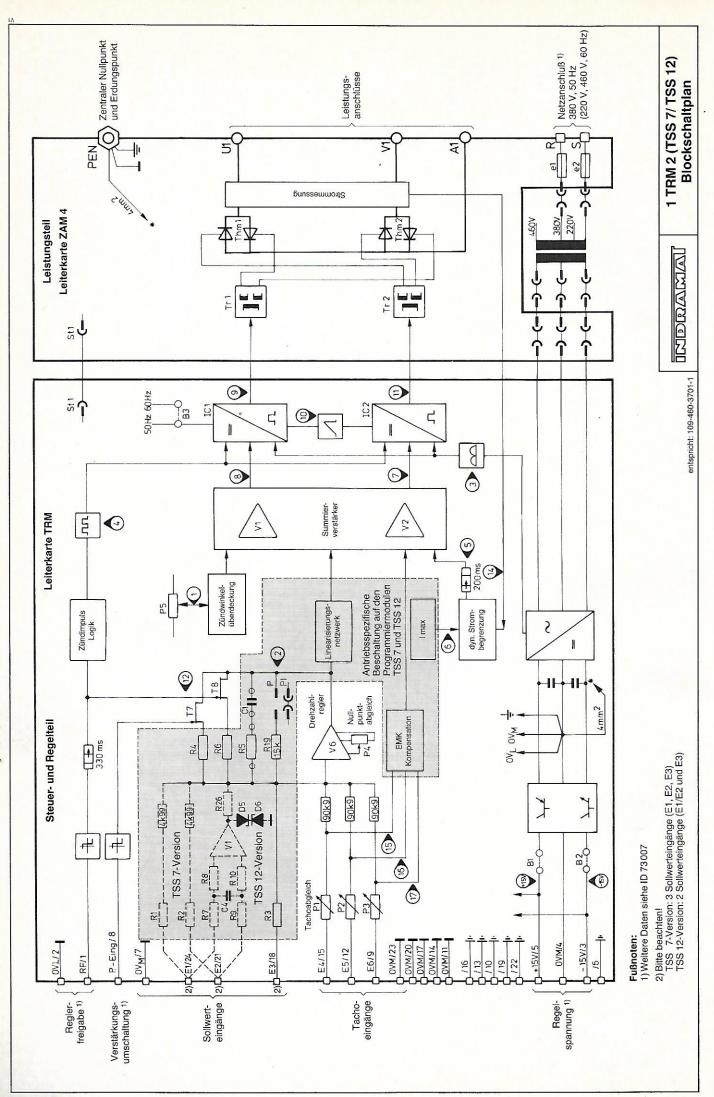
PEN

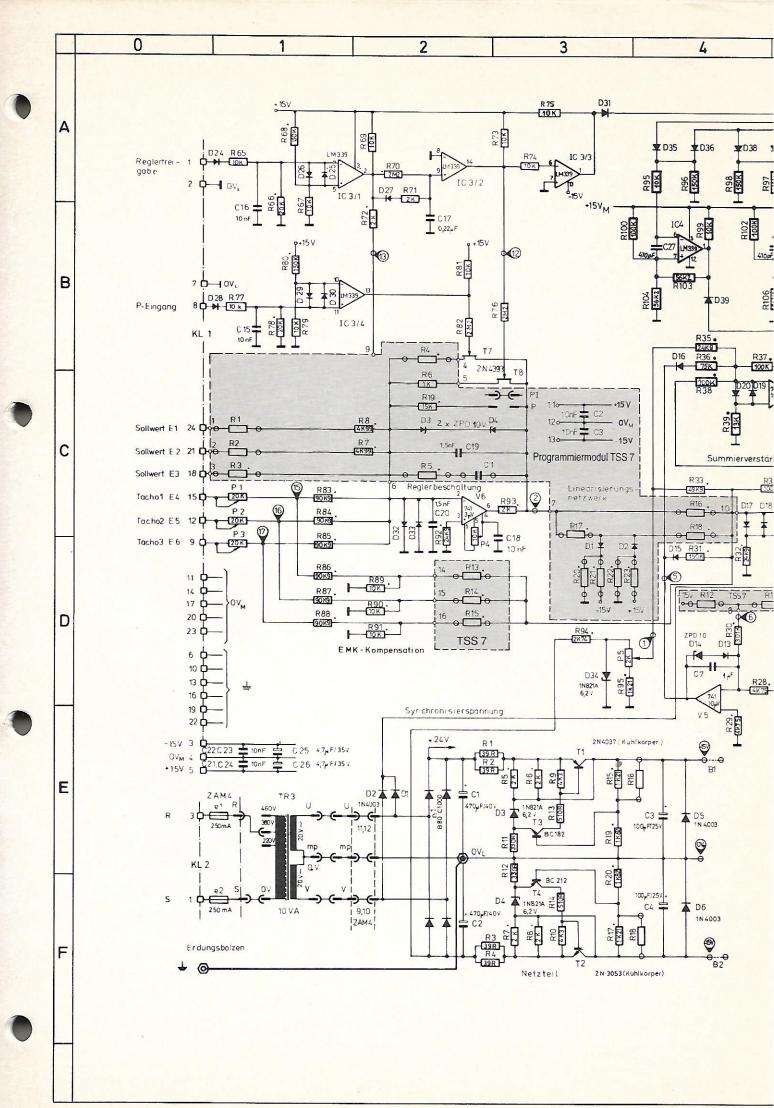
0VM/23

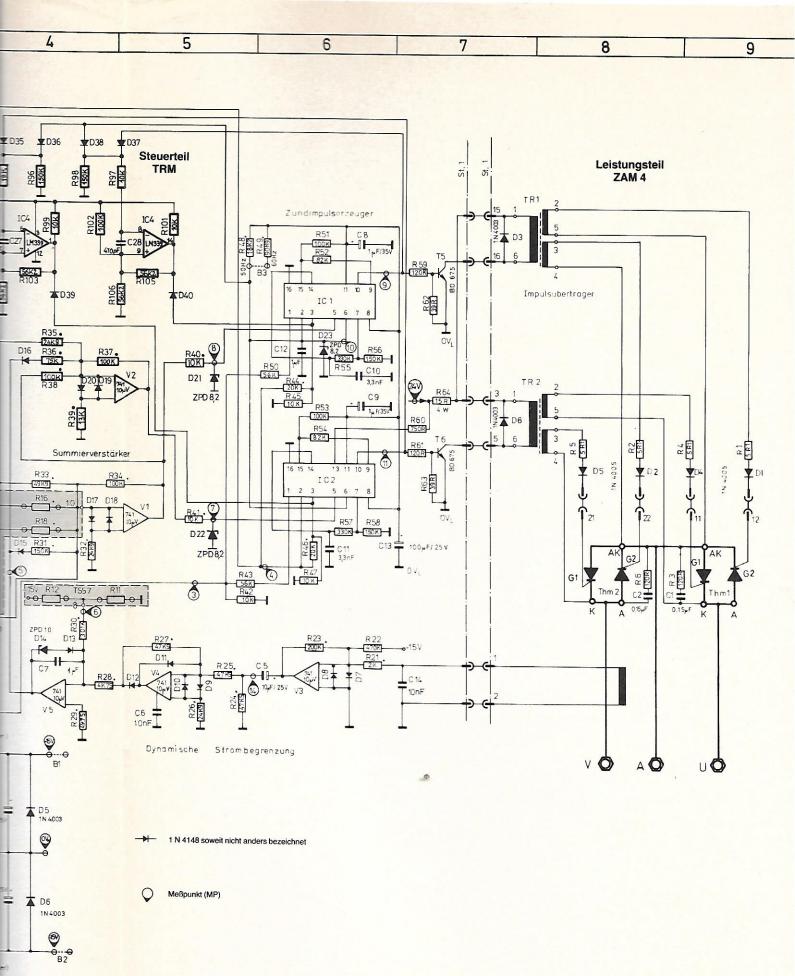
min 0.25 mm<sup>2</sup>

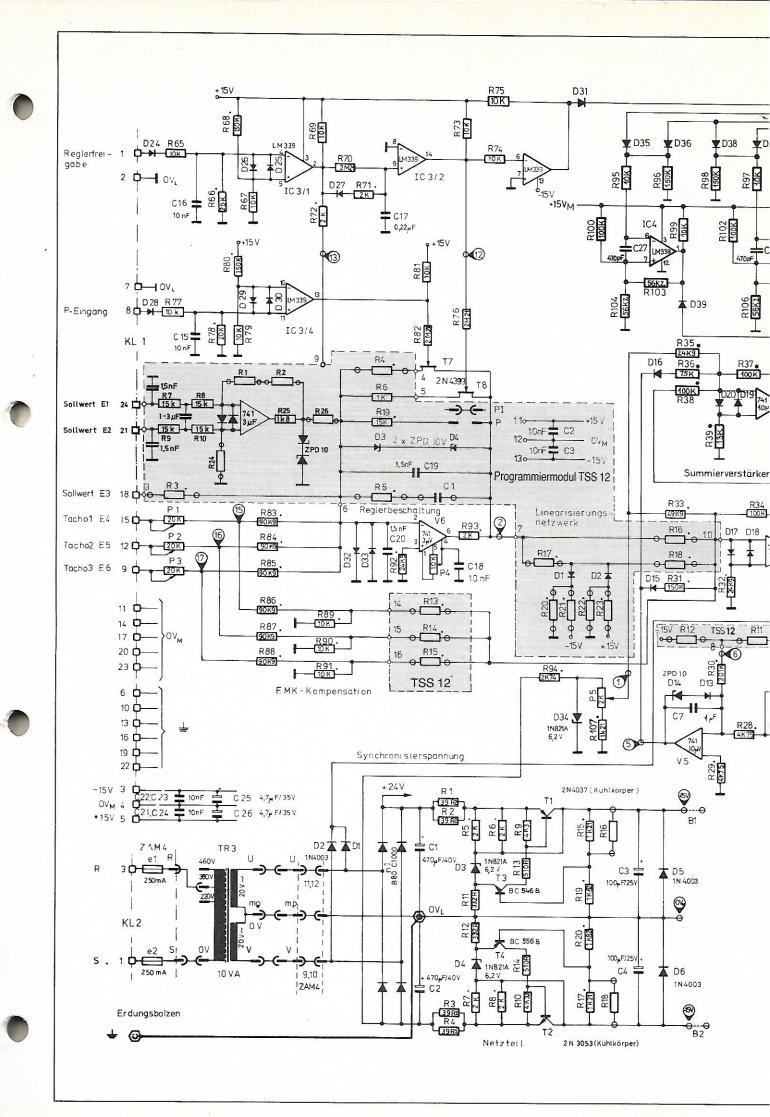
1) Weitere Daten siehe ID 73007 2) AC-Schütze mit RC-Gliedern, DC-Schütze mit Frei-laufdioden beschalten 3) Kann entfallen bei Servomotor mit Haltebremse 4) Weitere Daten siehe Servomotorprospekte 5) Weitere Daten siehe ID 71 000 6) Gesamte Leistungsverdrahtung gemäß VDE 0100

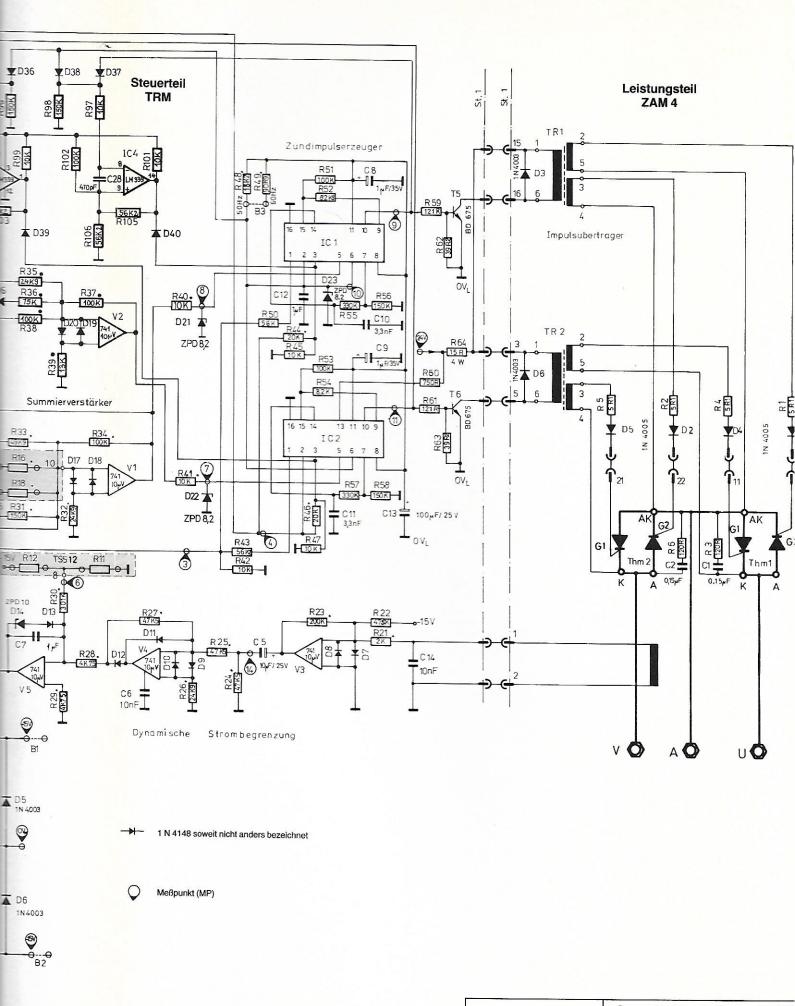
380V, 50Hz (220V, 460V, 60Hz)

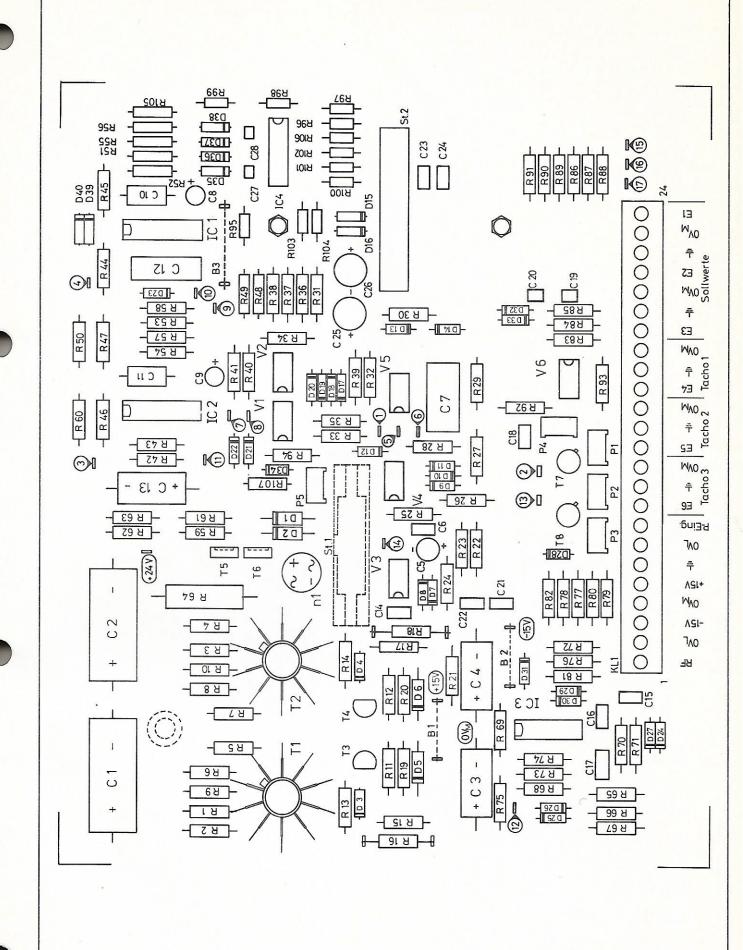














INDRAMAT GmbH Partensteiner Straße 23 D-8770 Lohr a. Main Postfach 505/506 • 0 93 52 / 18-40 • 6 89 421/6 89 402 (Service) Telefax (0 93 52) 18-4885

### England:

G. L. Rexroth Ltd.
INDRAMAT Division
4 Esland Place, Love Lane
Cirencester, Glos. GL71YG
60285/68671
112 43565

### 3 = \_\_\_

USA:

Rexroth Corporation INDRAMAT Division

255 Mittel Drive Wood Dale, Illinois 60191

→ 3128601010

☑ 206582

India:
Kirloskar Electric Co. Ltd.
Indramat Division
Post Box No. 5555
Malleswaram West
Bangalore-560 055

\$\tilde{3}\$35311

\$\tilde{3}\$ 0845 / 230 & 790

### España:

Goimendi S. A.
División Indramat
Jolastokieta (Herrera)
Apartado 1137
San Sebastian

9 943 / 39 38 40

3 36 172

### France:

Rexroth Sigma
Division INDRAMAT
136, Rue Perronet
F-92200 Neuilly s/Seine
☎ (1) 7452722
☑ 610 694

### Italia:

Rexroth S. p. A.
Divisione INDRAMAT
Via G. Di Vittorio
I-20063 Cernusco S/N  $\Leftrightarrow$  (02) 92365-270  $\boxtimes$  331 695

### Jugoslavija:

Prvomajska Trgovina
Poslovno Područje Indramat
P.O. Box 597
UI. 8. Maja Nr. 33
YU-41001 Zagreb
© 041/441114
1 21791

### Österreich:

G.L. Rexroth GmbH Geschäftsbereich Indramat Weimarer Straße 104 A-1190 Wien 02 22/31 55 31-0 11 115 006

### Schweiz: Rexroth AG

Geschäftsbereich Indramat Hemriedstraße 2 CH-8863 Buttikon (Zürich) ◆ 055 / 67 10 55 □ 8 76 651 Rexroth SA Département Indramat Chemin de la Meunière 12 CH-1008 Prilly-Lausanne ◆ 021 / 25 47 36 □ 24 665

### Sverige:

AB Zander & Ingeström NC-Automation INDRAMAT Division Box 12088 S-10223 Stockholm \$\infty 08 / 80 90 00 \$\overline{100}\$ 10 074