Interner Bericht DESY K-70/2 Dezember 1970

Sendergleichrichter-dynamische Berechnung

von

Petr Zajiček

DESY-Bibliothek 1 2. FEB. 1971

· · · · · С., с. с. с. С., .

INHALTSVERZEICHNIS

- 1. Einleitung
- 2. Technische Daten
- 3. Einfache Beschreibung des Wechselstromstellers
- 4. Möglichkeiten der Problembehandlung
- 5. Wahl der Berechnungsmethode
- 6. Beschreibungsfunktionen des Sendergleichrichters
 - 6.1 Gittersteuersätze
 - 6.2 Ersatztransformatorkreis
 - 6.3 Magnetisierungskennlinie
 - 6.4 Glättungsglied
 - 6.5 Laständerungen
- 7. Optimierungskriterium im Zeitbereich
- 8. Das korregierende Netzwerk
- 9. PID-Regler
- 10. Anhang

1. Einleitung

Für den Betrieb von Klystronsenders des Speicherringes werden 6 Sendergleichrichter mit einer Nennspannung 45 kV und einem Nennstrom von 17A_{arithm}, gebraucht. Die Gleichrichter für den Speicherring werden nach dem Bild I geschaltet. Im Bereich zwischen 40-45 kV (Stellbereich) müssen folgende Bedingungen erfüllt werden:

- a) Ein eingestellter Wert wird unabhängig von Netz- oder Lastschwankungen sowie unabhängig von Regelvorgängen auf ± 0.5% eingehalten, bezogen auf den eingestellten Wert.
- b) Diese Forderung bedeutet, daß die dargestellten Grenzen auch dann nicht überschritten werden, wenn sich alle Einflüsse summieren.

Es ist berücksichtigt, daß die Amplituden der verketteten Spannungen von Phase zu Phase um ± 0.5% abweichen können und daß Laständerungen mit einer Änderungsgeschwindigkeit von max. 1,6 A/ms auftreten. Die Netzspannung schwankt um ± 3% in langen Zeiträumen. Kurzzeitig können Sprünge von ± 1% vorkommen.

- c) Das Stellglied soll auf schnelle Änderungen entsprechend rasch antworten können.
- d) Die Oberschwingungen auf der Gleichspannungsseite sollten möglichst klein sein.

Alle diese Punkte lassen sich durch die Wahl einer 12-pulsigen Schaltung erfüllen.

Die vorgesehene Schaltung des Sendergleichrichters ist der symmetrische Drehstromsteller mit verbundenem Nulleiter. Der Transformator wird durch einen symmetrischen Drehstromsteller betrieben. Die Sekundärseite des Transformators ist als Dreieck geschaltet und mit einer Gleichrichterbrückenschaltung verbunden. In dieser Arbeit wird die dynamische Berechnung des vorliegenden Systems mit Rücksicht auf den Entwurf eines passenden Reglers durchgeführt.

2. Technische Daten

Anpassungstransformator T	r ₁ , Tr ₂
Nennleistung:	535kVA
Leerlaufübersetzung:	0,68/21,6 kV
Schaltung:	Dy 5 mit voll belastbarem herausgeführtem
	Sternpunkt
Induktion:	12 k Gauß, warm gewalztes Blech
Verluste F _{e/Cu} :	ca. 2,1/15 kW

1



Glättungsglied:

L = 1,8 [4] $R_{1} = 8.0 [\Omega]$ $L_{3} = 1.21 [H]$ $R_{3} = 19,0 [\Omega]$ $C_{3} = 7,5 \cdot 10^{-6} [F]$ $R_{M} = 100 \cdot 10^{3} [\Omega]$ $C = 16,7 \cdot 10^{-6} [F]$ $R_{KL} = f(t)$

Annahmen zur Berechnung:

Netz und Leitunginduktivitäten und Widerständen werden vernachlässigt. Der Durchlaßwiderstand der Gleichrichter und Thyristoren wird vernachlässigt. Die Thyristoren werden einfach kommutierend angenommen.

3. Einfache Beschreibung des Wechselstromstellers

Für das Verständnis der Funktion des Sendergleichrichters müssen einige Erläuterungen gegeben werden:

Wenn man zwei antiparallele Thyristoren auf der Wechselstromseite eines Gleichrichtertransformators anordnet, erhält man einen Wechselstromsteller (Bild 2), der die Grundlage des Sendergleichrichters ist.



Die anliegende Wechselspannung U_l tritt über beide Thyristoren Thl und Th2 als Sperr- oder Kippspannung auf. Durch Verschieben des Zündzeitpunktes kann die am Transformator entstehende Spannungszeitfläche stufenlos geändert werden (Bild 3).



Bild 3

Diese Darstellung kann nur stimmen, wenn man zunächst die dabei fließenden Magnetisierungsströme vernachlässigt. Wenn dem Transformator eine unsymmetrische Spannungsfläche zugeführt wird, wie es in der Praxis häufig vorkommt, dann tritt eine Gleichstromvormagnetisierung ein, die den Transformator einseitig in die Sättigung treibt. Das bedeutet, daß der Magnetisierungsstrom in der einen Halbwelle zunimmt und praktisch nur durch den ohmschen Widerstand der Wicklung und durch die in Serie liegenden Reaktanzen begrenzt wird, die auf die unsymmetrische Spannungszeitfläche stabilisierend wirken. Deswegen schaltet man einen Kondensator C mit Dämpfungswiderstand R parallel zu den primären Transformatorklemmen und stellt folgende Theorie auf [4].

Die vom Wechselstromsteller herrührende Spannung bewirkt im leerlaufenden Transformator einen induktiven Strom. Der Transformator wird auch von der anliegenden Spannung aufgeladen, jedoch tritt auf Grund des Widerstandes R eine Phasenverschiebung auf. In dem Augenblick, in dem die Netzspannung gleich der Kondensatorspannung ist, fließt der Strom vom Kondensator zum Netz bzw. zum Transformator. Wenn dann der Langimpuls zu Ende ist und der negative Kondensatorstrom gleich dem Magnetisierungsstrom des Transformators ist, wird der Thyristorstrom Null und verlöscht. In der vorgesehenen Anordnung ist die RC-Beschaltung für die Aufrechterhaltung des Magnetisierungsstroms nicht enthalten, weil die Funktion der Thyristoren durch genügend lange Zündimpulse gewährleistet werden soll.

4. Möglichkeiten der Problembehandlung

Das vorliegende System muß als nichtlinear betrachtet werden. Systeme mit nichtlinearen bzw. unstetig wirkenden Gliedern haben vielfach andere Eigenschaften als lineare Glieder. Die Stabilität des Regelkreises kann nicht nur von der Grösse der Signalamplitude abhängen.

Der stationäre Zustand eines nichtlinearen Systems kann durch das Auftreten stabiler Dauerschwingungen mit gleichbleibender Amplitude gekennzeichnet sein, die nicht nur als Stabilitätsgrenze Bedeutung haben.

Ich möchte hier auf zwei nichtlineare Methoden hinweisen, die sehr oft in der Regelungstechnik Verwendung finden.

- a) Die Methode der harmonischen Linearisierung ist ein N\u00e4herungsverfahren zur Ermittlung von Dauerschwingungen in Regelkreisen mit beliebig vielen linearen Gliedern und einem nichtlinearen Glied. Bei dieser Methode wird angenommen, daß das m\u00f6glicherweise existierende periodische Ausgangssignal des nichtlinearen Gliedes von den nachfolgenden linearen Gliedern gefiltert wird und daher nur die sinusf\u00f6rmige Grundwelle des Signals von Bedeutung ist.
- b) Die Methode, die Übertragungsfunktion in der Phasenebene darzustellen, läßt sich zur Untersuchung von Systemen mit einem Glied zweiter Ordnung anwenden, sofern in der Differentialgleichungen die Zeit nicht explizit vorkommt. Im Gegensatz zur harmonischen Linearisierung ist sie ein exaktes Verfahren, das auch Auskunft über Übergangsvorgänge gibt. Für die Beschreibung eines Systems n-ter Ordnung sind die Variablen y, dx/dt, dxn⁻¹/dtⁿ⁻¹ nötig, zu deren Veranschaulichung ein n-dimensionaler Raum benötigt wird.

Die Nachteile und Vorteile dieser Methoden sind sofort erkennbar. Allgemein kann man sagen, daß die Behandlung jeder nichtlinearen Aufgabe weit über die Grenzen der üblichen technischen Berechnungen hinausgeht.

5. Wahl der Berechnungsmethode

Für das Beispiel des Sendergleichrichters ist es praktisch unmöglich eine bekannte Methode zur Berechnung zu benutzen, weil die Eigenschaften des Systems die Bedingungen der Methoden nicht erfüllen. Für einen Analogrechner ist die Berechnung zu umfangreich.

Deswegen ist die Programmiersprache CSMP/360 benutzt worden, die zur Simulation dynamischer Systeme besonders geeignet ist.

5

CSMP/360 baut auf der Programmiersprache FORTRAN IV auf. Das bedeutet, daß alle Möglichkeiten, die FORTRAN zur Formulierung algebraischer und logischer Zusammenhänge bietet, auch in CSMP gegeben sind.

Die Vorteile von CSMP gegenüber FORTRAN treten bei der Simulation der dynamischen Systeme klar zutage. Diese Systeme sind dadurch gekennzeichnet, daß ihre Größen sich kontinuierlich als Funktion einer unabhängigen Variablen ändern. Die Veränderungen erfolgen simultan für alle Größen des Systems und werden in der Regel durch ein System gekoppelter Differentialgleichungen beschrieben. Das bedeutet für die Simulation, daß parallele Strukturen in eine seriell arbeitende Folge von Rechenanweisungen umgesetzt werden müssen. Das muß der FORTRAN-Programmierer selbst lösen, während dem Benutzer von CSMP mehr Zeit für das tatsächliche Problem bleibt.

6. Beschreibungsfunktionen des Sendergleichrichters

6.1 Gittersteuersätze

Die Funktion der Gittersteuersätze ist nach dem Bild 4 programmiert worden. Für die MACRO-Funktion in CSMP gilt:

MACRO UA = GSATZ (H,Z,UCX,TN,UYX,UT,U) UD = INSW(U,H,Z) D = INTGRL(UCX,UD) UX = D/TN UK = ABS(UX - UYX) UU = COMPAR (UK,UT) UA = UU*U ENDMARCO

Das MARCO mit dem Namen GSATZ kann nun im folgenden Programm mehrfach durch Anweisungen angerufen werden wie etwa:

U6A = GSATZ(H, Z, 0.5E - 0.2, TN, UY6, UT, U6)

Dabei sind:

H = -1., Z = 1., TN = 1.E -02, A1 = 393., OM = 314.159, T5 = 1.5708. UY6 = NOT(U6) UG = A1*SIN(OM*TIME + T5) UT = Steuerspannung.

6



Bild 4

und für die anliegende Wechselspannung gilt:

U1 = A1*SIN(FI) U2 = A1*SIN(FI - T2) U3 = A1*SIN(FI + T2) U4 = A1*SIN(FI - T3) U5 = A1*SIN(FI - T4) U6 = A1*SIN(FI + T5)

mit: FI = 314.159*TIME, T2 = 2.0944, T3 = 0.5236 , T4 = 2.618

Die an den Transformatoren entstehenden Spannungzeitflächen sind dann folgendermaßen definiert:

U1A = GSATZ(H,Z,D, TN, UY;, UT, U1) U2A = GSATZ(H,Z,-0.3333E - 02, TN, UY22, UT, U2) U3A = GSATZ(H,Z,-0.6666E - 02, TN, UY3, UT, U3) U4A = GSATZ(H,Z,-0.8333E - 02, TN, UY44, UT, U4) U5A = GSATZ(H,Z,-0.1666E - 02, TN, UY55, UT, U5)

und für die Hilfsfunktionen gilt:

UY1 = NOT(U1) UY22 = - INSW(U2, 0.,1.) UY3 = NOT(U3) UY44 = - INSW(U4, 0., 1.) UY55 = - INSW(U5, 0., 1.)

6.2 Ersatztransformatorkreis

Nach dem Ersatzbild (5) kann man folgenden Gleichungen aufstellen, die das System vollständig beschreiben:

Für eine Phase des Ersatztransformatorkreises gilt:

$$\frac{U_{1A(p)}}{R_{11+pL11}} = \frac{U_{3R(p)}}{pL_{M1(imagr)}} + I_{2R(p)}$$
(6.2.1)

mit

$$I_{2R(p)} = \frac{1}{pL} (U_{3R(p)} - U_{y(p)} - I_{2R(p)} \cdot R_1) + I_{2RO(p)}$$
(6.2.1)

ist dann

$$U_{3R(p)} = [U_{1A(p)} \cdot L_{M_1(imagr)} - R_{11} \cdot \frac{U_{3R(p)}}{p} - I_{2R(p)} \times (6.2.2)$$

×
$$(L_{M1(imagr)}R_{11} - R_1 \cdot L_{K1}) + U_y \cdot L_{K1}] \frac{1}{L_{11} + L_{M1(imagr)} + L_{K1}}$$
 (6.2.3)

dabei

$$L_{K1} = \frac{L_{M1(imagr)} \cdot L_{11}}{L}$$

Den Primärstrom kann man beschreiben

$$I_{1R(p)} = \frac{1}{pL_{11}} (U_{1A(p)} - U_{3R(p)} - R_{11} \cdot I_{1R(p)}) + I_{1RO(p)}$$
(6.2.4)

und der Magnetisierungsstrom ist dann

$$I_{magr(p)} = I_{1R(p)} - I_{2R(p)}$$
 (6.2.5)

Identisch gilt für die anderen Spannungen:

$$U_{3S(p)} = [U_{2A(p)} \cdot L_{M2(imags)} - R_{11} \cdot \frac{U_{3S(p)}}{p} - I_{2S(p)} \cdot L_{M2(imags)} \times$$

×
$$R_{11} - R_1 \cdot L_{K2} + U_{y(p)}L_{K2}$$
 · $\frac{1}{L_{11} + L_{M2(imags)} + L_{K2}}$ (6.2.6)

$$U_{3T(p)} = [U_{3A(p)} \cdot L_{M3(imagt)} - R_{11} \cdot \frac{U_{3T(p)}}{p} - I_{2T(p)} \cdot L_{M3(imagt)} \times$$

$$\times R_{11} - R_{1} \cdot L_{K3} - U_{y(p)}L_{K3} \cdot \frac{1}{L_{11} + L_{M3(imagt)} + L_{K3}}$$
(6.2.7)



Bild 5

U32

10

Für die Phasenströme kann man weiter schreiben:

,

$$I_{2 S(p)} = \frac{1}{pL} (U_{3 S(p)} - U_{y(p)} - I_{2 S(p)} \cdot R_{1}) + I_{2 SO(p)}$$
(6.2.8)

$$I_{2 T(p)} = \frac{1}{pL} (U_{3 T(p)} - U_{y(p)} - I_{2 T(p)} \cdot R_{1}) + I_{2 TO(p)}$$
 (6.2.9)

$$I_{1} S(p) = \frac{1}{pL_{11}} (U_{2} A(p) - U_{3} S(p) - R_{11} \cdot I_{1} S(p)) + I_{1} SO(p)$$
(6.2.10)

$$I_{1 T(p)} = \frac{1}{pL_{11}} (U_{3 A(p)} - U_{3 T(p)} - R_{11} \cdot I_{1 T(p)}) + I_{1 T0(p)}$$
(6.2.11)

In CSMP wurden die Gleichungen 6.2.3, 6.2.6 und 6.2.7 folgendermaßen programmiert:

Dabei sind R11 = 0.018 [Ω] und L11 = 0.00011 [H]

Die Phasenströme müssen bestimmte Bedingungen erfüllen, die in der Tabelle 1 nach Bild 6 eingetragen sind (für volle Aussteuerung). Für den ganzen Aussteuerungsbereich sind die Steuerungswerte VR, VS,...., VW im Flußdiagramm im Bild 7 zu sehen.





Bild 6

Tabelle l

V im Bereich [o]	Strom fließt von	Stromrichtung
0 [°] - 60 [°]	1 -5	iS 🛧
$60^{\circ} - 120^{\circ}$	1 - 6	iR +
120° - 180°	2 - 6	iT †
180° - 240°	2 - 4	iS +
240° - 300°	3 - 4	iR †
300 - 360	3 - 5	iT +
		L

Man kann für die Phasenströme folgende MACRO-Funktion schreiben

MACRO I = KOST (VX, ZX)
ZZ1 = FCNSW(1., I, I, 0.)
I = FCNSW(VX, ZZ1, ZZ1, I)
I = INTGRL(0., ZZ2)
ZZ2 = FCNSW(VX,0., 0., ZX)
ENDMAC.

In Wirklichkeit erfüllt diese MACRO-Funktion die gesteuerte Integralfunktion

$$I = \int_{0}^{t} ZX dt + IC \quad f \ddot{u}r \quad VX > 0$$
$$I = IC \qquad \qquad f \ddot{u}r \quad VX \le 0$$

mit IC = 0.



Für die Phasenströme in CSMP nach 6.2.4, 6.2.10 und 6.2.11 gelten folgende Gleichungen:

2R = (U1A - U3R - R11*11R)/L11 I1R = KOST(VR,ZR) ZS = (U2A - U3S - R11*11S)/L11 I1S = KOST(VS,ZS) ZT = (U3A - U3T - R11*11T)/L11 I1T = KOST(VT,ZT)

und für die Sekundärströme nach 6.2.2, 6.2.8 und 6.2.9 gilt:

N6 = (URA - UF - I2R*R1)/L
I5R = KOST(VR,N6)
M6 = (USA - UF - I2S*R1)/L
I5S = KOST(VS,M6)
S6 = (UTA - UF - I2T*R1)/L
I5T = KOST(VT,S6)

Dabei ist:

 $I2R = ABS(I5R), \quad URA = ABS(U3R)$ $I2S = ABS(I5S), \quad USA = ABS(U3S)$ $I2T = ABS(I5T), \quad UTA = ABS(U3T)$

und die Hilfsfunktionen sind definiert:

USP1 = AMAX1(USA,UTA) USP2 = AMAX1(URA,UTA)

USP3 = AMAX1(URA,USA)

Die Beschreibung des zweiten Transformatorkreises erfolgt nach dem gleichen Prinzip.

6.3 Magnetisierungskennlinie

Die Magnetisierungskennlinie des Transformators muß als nichtlineare Funktion betrachtet werden Bild 8. Für die Berechnung ist es vorteilhaft, die Funktion $B_{(imag)}$ durch die Funktion $L_{M(imag)}$ zu ersetzen. Es gilt:



$$\frac{B}{B_n} = \frac{\Phi}{\Phi_n} \cdot \frac{S}{S} = \frac{L_M}{L_{Mn}} = \frac{d(\Phi/\Phi_n)}{d(I_{mag}/I_{magn})} \approx \frac{\Delta(B')}{\Delta(I'_{mag})}$$

Die Kurve $L_{M(imag)}$ läßt sich in erster Näherung am besten durch die Funktion $L_{M} = L_{MAX} \cdot e^{-k |imag|} + L_{0}$ [H,A]

darstellen.

Die Konstanten LMAX, K und LO sind von der Magnetisierungskennlinie abhängig.

Mit den Konstanten LMAX = 8 [H], K = 3 und LO = 0.3 [H] ist die MACRO-Funktion aufgebaut worden.

MACRO LM = MAGN(IMAG) IM = ABS(IMAG) KRX = - IM*K KRY = EXP(KRX) LM = LMAX*KRY + LO ENDMACRO

6.4 Glättungsglied

Die Übertragungsfunktion des Glättungsgliedes nach Bild 5 ist:

(6.4.1)

$$\frac{U_{y(p)}}{U_{3(p)}} = \frac{p^{2}L_{3}C_{3} + pC_{3}R_{3} + 1}{(R_{1} + pL)(p^{3}CL_{3}C_{3} + p^{2}CC_{3}R_{3} + pC + p^{2}L_{3}C_{3}Y + pC_{3}R_{3}Y + Y + pC_{3}) + p^{2}L_{3}C_{3} + pC_{3}R_{3} + 1}$$

Für die Berechnung ist es viel günstiger die Übertragungsfunktion 6.4.1 folgendermaßen umzuschreiben:

$$U_{3(p)} = (pL+R_1) \cdot [pU_{y(p)} \cdot C+U_{y(p)} \cdot (\frac{R_H + R_{KL}}{R_H + R_{KL}}) + I_{3(p)}] + U_{y(p)}$$
(6.4.2)

Wenn man die Gleichung (6.4.2) nach $p^2 U_{y(p)}$ auflöst, erhält man:

$$p^{2}U_{y(p)} = (U_{3(p)}^{-p}U_{y(p)}^{-p}(L \cdot Y + C \cdot R_{1}^{-p}) - U_{y(p)}^{-p}(R_{1}^{-p} + Y + 1) - U_{y(p)}^{-p}(R_{1}^{-p} + P_{y(p)}^{-p}) + U_$$

Dabei ist

$$Y = \frac{R_{H} + R_{KL}}{R_{H} \cdot R_{KL}}$$

und für den Strom i3 gilt:

$$p^{2}I_{3(p)} = (p U_{y(p)} - R_{3} \cdot pI_{3(p)} - I_{3(p)} \cdot \frac{1}{C_{3}} + p I_{30(p)} + I_{30(p)}) \cdot \frac{1}{L_{3}}$$

Die Beschreibung in CSMP

6.5 Laständerungen

Es wurde berücksichtigt, daß Laständerungen des Klystrons mit einer Geschwindigkeit von max. 1,6A/ms nach Bild 9 auftreten. Der Strom ändert sich stetig maximal um 1,6A, während eines ms,dann bleibt er für 19ms konstant. Für den Widerstand des Klystrons gilt folgende Gleichung:

$$R_{KL(p)} = R_{KL0} - x_{10} \cdot \frac{e^{-t^{1}p}}{p} - x_{20} \cdot \frac{e^{-t^{2}p}}{p} - x_{30} \cdot \frac{e^{-t^{3}p}}{p} - x_{40} \cdot \frac{e^{-t^{4}p}}{p} - x_{40} \cdot \frac{e^{-t^{4}p}}{p}$$

$$-x_{50} \cdot \frac{e^{-t5p}}{p} - x_{60} \cdot \frac{e^{-t6p}}{p} - x_{70} \cdot \frac{e^{-t7p}}{p} - x_{80} \cdot \frac{e^{-t8p}}{p} - x_{90} \cdot \frac{e^{-t9p}}{p} - x_{100} \cdot \frac{e^{-t10p}}{p}$$

In CSMP kann man schreiben:

RKL = RKLO-XK1-XK2-XK3-XK4-XK5-XK6-XK7-XK8-XK9-XK10

- XK1 = X10*STEP(P1)
- XK2 = X2O*STEP(P2)
- XK3 = X30*STEP(P3)
- XK4 = X40 * STEP(P4)
- XK5 = X50 * STEP(P5)



7.

XK6 = X60*STEP(P6)

XK7 = X70*STEP(P7)

XK8 = X80 * STEP(P8)

XK9 = X90*STEP(P9)

XK10=X100*STEP(P10)

TABELLE 2: Parameterwerte

n	10	20	30	40	50	60	70	80
$x_n \cdot 10^3 [\Omega]$	68,2	9,2	4,1	1,98	1,22	0,9	0,5	0,5
m	1_	2	3	4	5	6	8	8
P _m [ms]	50	70	90	110	1 30	150	170	190

n	90	100	
x _n •10 ³ [Ω]	0,4	0,27	RKLO = $9.10^4 [\Omega]$
m	9	10	
P _m [ms]	210	230	

7. Optimierungskriterium im Zeitbereich

Die Aufgabe der Optimierung besteht im allgemeinen darin, freie Parameter eines Systems sozu bestimmen, daß das System sich in einer noch zu definierenden Weise optimal verhält.

Die Wahl eines geeigneten Gütekriteriums ist eine etwas problematische Angelegenheit, da die Frage nach einem guten Verlauf der Sprungantwort nicht ohne weiteres beantwortet werden kann. Der Grund dafür liegt darin, daß für die Beurteilung der Regelgüte sehr verschiedene Gesichtspunkte massgebend sind. Sie verlangen manchmal Regeleinstellungen, die sich zum Teil widersprechen. Der Überschwingweite, Regelzeit, Dämpfung und Regelfläche muß je nach Art der vorliegenden Aufgaben eine unterschiedliche Bedeutung beigemessen werden. Das Optimierungskriterium ITAE (integral of time-multiplied absolute value of error) lautet

 $\int_{0}^{5} \cdot t \cdot |U_{ABW}| dt \rightarrow Minimum$ tg

und weist gegenüber den üblichen Kriterien $\int_{0}^{1} |U_{ABW}| dt \rightarrow Minimum$, t_{g} $\int_{0}^{1} |U_{ABW}^{2}| dt \rightarrow Minimum$ ein wesentlich schärferes Minimum (Bild 10) auf, was die Optimierung erleichtert. Die Regelabweichung wird unabhängig von ihrem Vorzeichen mit der zugehörigen Zeit multipliziert, und dieses Produkt wird über die Zeit integriert. Wobei t_{g} eine frei wählbare Zeit ist

tg



Bi1d 10

die angibt, über welchem Zeitbereich uns der Einschwingvorgang interessiert. Die meisten Parameter des korregierenden Netzwerkes und des PID Reglers sind mit diesem Kriterium optimiert worden.

UABW = UY - USOLL

Für die Gütefunktion in CSMP gilt:

INT1 = ABS(UABW)

INT2 = INT1*TIME

Q = INTGRL(0., INT2)

Man muß jetzt festlegen, nach welcher Strategie die Rechenmaschine die optimale Parameterwerte suchen soll. Dazu kann man zum Beispiel die sogenannte Gradientenmethode wählen, die wie folgt arbeitet: Die Gütefunktion sei $Q(V_{XS},T_{II},T_{DI})$, dabei setzt man voraus, daß die Funktion Q nur ein einziges Minimum hat und daß dieses Minimum ein echter Extremwert ist. (Die Parameter V_{XS},T_{II},T_{DI} sind z.B. dem PID-Regler entnommen).

Es wird zunächst ein vernünftiger Startpunkt $V_{XS} = V_{XSO}$, $T_{II} = T_{IIO}$ und $T_{DI} = T_{DIO}$ festgelegt, der Funktionswert $Q_O(V_{XSO}, T_{IIO}, T_{DIO})$ berechnet und gespeichert. Weiter sind die Funktionen zu berechnen:



Bild 11

 $Q_1(v_{xS0} + \Delta v_{xS}, T_{110}, T_{D10})$ $Q_2(V_{XSO}, T_{110} + \Delta T_{11}, T_{D10})$ $Q_{3}(V_{XSO}, T_{110}, T_{D10} + \Delta T_{D1})$

Der auf 🛆 bezogene Zuwachs der Gütefunktion ist:

$$Q_{V} = \frac{\Delta Q_{1}}{\Delta V_{XS}} = \frac{Q_{1} - Q_{0}}{\Delta V_{XS}}$$
$$Q_{I} = \frac{\Delta Q_{2}}{\Delta T_{I1}} = \frac{Q_{2} - Q_{0}}{\Delta T_{I1}}$$
$$Q_{D} = \frac{\Delta Q_{3}}{\Delta T_{D1}} = \frac{Q_{3} - Q_{0}}{\Delta T_{D1}}$$

Dann sind die neuen Parameterwerte:

$$v_{XS1} = v_{XS0} - \frac{\Delta Q_1}{\Delta V_{XS}}$$
$$T_{I11} = T_{I10} - \frac{\Delta Q_2}{\Delta T_{I1}}$$
$$T_{D11} = T_{D10} - \frac{\Delta Q_3}{\Delta T_{D1}}$$

Diese gewonnenen Parameterwerte betrachtet man nun als Startpunkt für den nächsten Punkt. Jeder Schritt führt näher an das Minimum von Q heran. Diese Gradientenmethode ist für die Parameterberechnung versucht worden, aber der Rechenzeitaufwand war für das vorliegende System zu groß, um die Berechnung ganz durchzuführen. Da für die zu optimierenden Parameter gute Näherungswerte abgeschätzt werden können, bietet sich ein Probierverfahren an: Mit Hilfe von linearer Interpolation kommt man in ca. 5 Rechenzyklen zu Ergebnissen, die trotzdem nur mit kleinen Fehler belastet sind.

8. Das korregierende Netzwerk

Die Regelungseigenschaften eines Systems lassen sich entscheidend verbessern, wenn man das Zeitverhalten der vorgegebenen Regelkreisglieder durch Einfügen von Netzwerken abändert und es damit zur Regelung besonders geeignet werden läßt. Es könnte gesagt werden, daß man die Grenzfrequenz eines Systems zu beliebig hohen Frequenzen hin verschieben kann, wenn man den Aufwand immer weiter steigert. Dieser ist jedoch begrenzt wegen des bei hoher Grenzfrequenz und hoher Kreisverstärkung sich immer stärker bemerkbar machenden Rauschens und wegen der Tatsache, daß alle technischen Regelkreise letztlich doch aus ausgedehnten Kontinua bestehen, die in hohen Frequenzbereichen ein nichtreguläres Verhalten zeigen. In der Praxis kann man sich darauf beschränken, einige gut bemessene Netzwerken einzufügen. Das bringt bereits einen großen Gewinn an Regelgüte, wie gezeigt wird.



Bild 12

Nach Bild 12 kann man folgende Übertragungsfunktion schreiben:

$$\frac{U_{KS(p)}}{U_{ABW1(p)}} = \frac{R_{F2} + R_{F4} + (R_T \cdot R_{F4}C_{F1} + R_{F2} \cdot R_{F4} \cdot C_{F2} + R_T R_{F2} \cdot C_{F1})p +}{R_T + R_{F2} + R_{F4} + (R_T R_{F2}C_{F1} + R_T R_{F2}C_{F2} + R_{F4}C_{F2})p +}$$

$$+ R_{T} \cdot R_{F2} \cdot R_{F4} \cdot C_{F1} \cdot C_{F2} p^{2}$$

$$+ R_{T} R_{F2} R_{F4} C_{F1} C_{F2} p^{2}$$

$$(8.1)$$

25

Gegeben sind: $\alpha_1, \alpha_2, \tau_1, \tau_2$, bei der Lösung setzen wir C_{F1} voraus. Setzt man:

$$R_{\rm T} = \frac{\alpha_1^{\rm T} 1}{C_{\rm F1}}$$
(8.2)

$$a = \alpha_2 \tau_2(\alpha_1 - 1) - \alpha_1 \tau_1(\alpha_2 - 1)$$
(8.3)

$$b = \alpha_2 \alpha_1^2 \tau_1 (\alpha_2^{-1}) (\tau_2^{-\tau_1})$$
(8.4)

$$R_{F2} = \frac{b}{a(\alpha_1 - \alpha_2)C_{F1}}$$
 (8.5)

$$R_{F4} = \frac{\alpha_1^{\tau} 1^{\alpha} 2^{\tau} 2}{a C_{F1}}$$
(8.6)

$$C_{F2} = \frac{a^2 C_{F1}}{b}$$
 (8.7)

$$K_{F} = \frac{R_{F2} + R_{F4}}{R_{T} + R_{F2} + R_{F4}}$$
(8.8)

dann gilt allgemein:

 $\frac{U_{KS(p)}}{U_{ABW1(p)}} = K_{F} \frac{(1 + \alpha_{1}\tau_{1}p)(1 + \tau_{2}p)}{(1 + \tau_{1}p)(1 + \alpha_{2}\tau_{2}p)}$ (8.9)

Dabei wird angenommen, daß der Faktor des Vorhaltes a_l größer als der Faktor der Verzögerung a₂ ist. Die Frequenzcharakteristik ist im Bild13 gezeichnet.



Es wurden folgende Werte mit Rücksicht auf die Frequenzcharakteristik der Regelstrecke gewählt:

 $\frac{1}{\alpha_{2}\tau_{2}} = 50$ $\tau_{2} = 0,01 ; \alpha_{2} = 2$ $\frac{1}{\tau_{2}} = 100$ $\frac{1}{\alpha_{1}\tau_{1}} = 200$ $\tau_{1} = 0,002 ; \alpha_{1} = 2,5$ $\frac{1}{\tau_{1}} = 500$

Aus den Gleichungen 8.2 bis 8.8 wurden die Zahlenwerte des korregierenden Netzwerkes berechnet:

$$R_{T} = 5 \cdot 10^{3} [\Omega] \qquad C_{F1} = 1 \cdot 10^{-6} [F]$$

$$R_{F2} = 1,6 \cdot 10^{4} [\Omega] \qquad C_{F2} = 3,125 \cdot 10^{-6} [F]$$

$$R_{F4} = 4 \cdot 10^{3} [\Omega] \qquad K_{F} = 0,8$$

Durch die Optimierungsberechnung nach dem ITAE-Kriterium ergab sich die Verstärkung V $_{\rm S}$ \approx 30 . (Bild 14)

Nach der Übertragungsfunktion (8.9) stellt man folgende Gleichungen auf:

$$U_{KS}(p) = (1+\tau_1 p + \alpha_2 \tau_2 p + \alpha_2 \tau_1 \tau_2 p^2) = U_{ABW1}(p) \cdot K_F(1+\alpha_1 \tau_1 p + \tau_2 p + \alpha_1 \tau_1 \tau_2 p^2)$$
$$U_{KS}(p) = K_F(\frac{1}{\alpha_2 \tau_1 \tau_2} \cdot \frac{U_{ABW1}(p)}{p^2} + (\frac{\alpha_1}{\tau_2 \alpha_2} + \frac{1}{\alpha_2 \tau_1}) \frac{U_{ABW1}(p)}{p} + \frac{\alpha_1}{\alpha_2} U_{ABW1}(p) - \frac{1}{\alpha_2 \tau_1 \tau_2} \cdot \frac{U_{KS}(p)}{p^2} - (\frac{1}{\tau_1} + \frac{1}{\alpha_2 \tau_2}) \frac{U_{KS}(p)}{p}$$

Dabei sind die Anfangsbedingungen für t = 0 alle \emptyset . In CSMP schreibt man:

UABW1 = UY - USOLL UP1 = INTGRL (0., UP2) UP2 = INTGRL (0., UABW1) UP4 = INTGRL (0., UP5) UP5 = INTGRL (0., UKS) UKX = VS*KF*(AF1*UP1+AF2*UP2+AF3*UABW1)-AF1*UP4-AF4*UP5

und für die INIT-Phase gilt:

TU1 = 0.002, TU2 = 0.01, AL1 = 2.5, AL2 = 2., RT = 5.E03, RF2 = 1.6E04, RF4 = 4.E03 AF1 = 1./(AL2*TU1*TU2)

9. PID-Regler

Der PID-Regler hat folgende Vorteile: a) Eine hohe Regelgüte ist erreichbar, falls nicht viele Totzeitglieder im Regelkreis sind. b) Keine bleibende Regelabweichung. Man muß aber die Nachteile - komplizierter Aufbau und schwierigere Einstellung - in Kauf nehmen.

Für den PID-Regler mit Verzögerung 1. Ordnung kann man folgende Differentialgleichung schreiben:

$$p^{T}V1^{U}KS(p) + U_{KS}(p) = V_{XS}(U_{ABW1}(p) + \frac{1}{pT_{11}}U_{ABW1}(p) + pT_{D1}U_{ABW1}(p))$$
 (9.1)

und für den Frequenzgang gilt:

$$F_{(p)} = \frac{U_{KS(p)}}{U_{ABW1(p)}} = V_{XS} \cdot \frac{p^2 T_{11} \cdot T_{D1} + p T_{11} + 1}{p T_{11}(p T_{V1} + 1)}$$
(9.2)

dabei ist T_{I1} die Nachstellzeit und T_{D1} die Vorhaltzeit.

Die Frequenzcharakteristik läßt sich leicht finden, wenn der Ausdruck $p^2 T_{II} \cdot T_{DI} + pT_{II} + !$ in die Produktform (1 + $T_a p$)(1 + $T_b p$) gebracht wird. Es ergibt sich dann:

$$T_{a} = \frac{1}{2} (T_{I1} + \sqrt{T_{I1}(T_{I1} - 4T_{D1})})$$
$$T_{b} = \frac{1}{2} (T_{I1} - \sqrt{T_{I1}(T_{I1} - 4T_{D1})})$$

Die Sprungantwort des PID-Reglers ist im Bild 15 dargestellt.



Bild 15

G1.9.2 kann man weiter nach pU auflösen:

$$pU_{KS(p)} = [V_{XS}(U_{ABW(p)} + \frac{1}{pT_{11}}U_{ABW1(p)} + pT_{D1}U_{ABW1(p)}) - U_{KS(p)}]/T_{V1}$$

und in CSMP gilt dann:

Für die Optimierungsberechnung ist am Anfang die Verstärkung $V_{\rm XS}$ =1 eingesetzt worden, und die Zeitkonstanten des Reglers $T_{\rm I1}$ und $T_{\rm D1}$ variieren, bis das System eine optimale Einstellung aufzuweisen hat. Beim Verwenden eines PID-Reglers ergab sich durch die Berechnung eine optimale Einstellung für einen Wert von $T_{\rm I1}/T_{\rm D1} \approx 4$. Bei der Kenntnis von $T_{\rm I1}$ und $T_{\rm D1}$ ist dann nur noch die Verstärkung zu optimieren.

Es ist zu beachten, daß die Differentialgleichung für den PID-Regler durch Parallelschalten von P-, I-, und D-Gliedern erzeugt wird, das Reglerverhalten dagegen nicht allein durch Parallelschalten, sondern durch Rückführungen gebildet wird.

Bei solchen Reglerkonstruktionen sind dann die Reglerparameter V_{XS} , T_{II} und T_{DI} in ihrer Einstellung nicht mehr voneinander unabhängig. Bei den meisten PID-Regler nach [L3] gilt:

$$V'_{XS} = V_{XS}(1 + T_{D1}/T_{11}), T'_{11} = T_{11} + T_{D1}, T'_{D1} = T_{D1}/(1 + T_{D1}/T_{11})$$

Dabei bedeuten die Größen mit Strich die tatsächlich wirksamen Werte, die ohne Strich an den Reglerskalen eingestellten Werte. Durch die Berechnung haben sich folgende Ergebnisse ergeben:

$$V_{VS}' = 10$$
 ; $T_{I1}' = 0.45$; $T_{D1}' = 0.11$

und für die tatsächlich eingestellten Werte an den Reglerskalen:

$$V_{\rm XS} = 12.5$$
; $T_{\rm II} = 0.258$, $T_{\rm DI} = 0.192$

Die Parameterberechnung des PID-Reglers.



Bild 16

30

Nach dem Bild 16 gilt:

$$\frac{\alpha \ U_{\rm KS}}{Z_{\rm A}} = \frac{U_{\rm ABW1}}{Z_{\rm B}} = \emptyset$$

dabei ist $Z_A = \frac{1 + pR_IC_I}{pC_I}$ und $Z_B = \frac{R_D}{1 + pC_DR_D}$

Für die Übertragungsfunktion gilt:

$$\frac{U_{KS(p)}}{U_{ABW1(p)}} = \frac{1}{\alpha} \left(\frac{1}{pC_{I}R_{D}} + \frac{R_{I}C_{I} + R_{D}C_{D}}{C_{I}R_{D}} + p R_{I}C_{D} \right)$$

Durch den Vergleich den Koeffizienten bekommt man:

$$T_{II} = C_I \cdot R_D$$
, $T_{DI} = R_I \cdot C_D$, $I = \frac{R_I C_I + R_D C_D}{C_I R_D}$

Die Berechnung ergab folgende Zahlenwerte:

$$R_{I} = 1 \cdot 10^{5} [\Omega] \qquad R_{D} = 2 \cdot 10^{5} [\Omega]$$
$$C_{T} = 1,29 \cdot 10^{-4} [F] \qquad C_{D} = 1,92 \cdot 10^{-6} [F]$$

10. Anhang

In dieser Arbeit wurde die dynamische Berechnung des Sendergleichrichters mit einem passenden Regler durchgeführt. Es wurde gezeigt, wie man den Digitalrechner sinnvoll in der Regelungstechnik benutzen kann. Es hat sich ergeben, daß für dieses System, in dem das Glättungsglied eine Dämpfung um 0.05 hat und die Genauigkeitsforderungen groß sind, auf keinen Fall ein Regler mit PI-Charakter benutzt werden kann. Bei einem Sprung der Speisespannung von +2% erhöht sich die Lastspannung um 2.7%.

Beim Verwenden eines Korrektionsgliedes überschreitet die Abweichung (U_{ist}-U_{soll}) der Ausgangsspannung die Grenze von 0.45% nicht. (Abb.1) Mit PID-Regler bleibt die Abweichung unter 0.25% (Abb.2). Bei allen diesen Berechnungen wurde eine genau nach 50 ms um 2% erhöhte Speisespannung angenommen umd Laständerungen nach Abschnitt 6.5. Im Bild17 ist der Blockschaltplan des Systems gezeichnet. Bei der praktischen Realisierung muß noch mit einem Regler (F_{CR}-Charakter P- oder PI-) eine Unterschleife gebaut werden, die nicht mit der Verzögerung des Glättungsgliedes belastet wird. Das Programm ist noch einmal zusammengestellt in Abb.3. Für PID-Regler muß man die entsprechenden Gleichungen gemäß Abschnitt 9 umschreiben. Manche der hier ausgerechneten Werte muß man für die praktische Realisierung richtig anpassen (je nach dem Typ der Fühler usw.)

Ich danke Herrn Bothe und Frl. Borchard für die Unterstützung.



ω Ψ

Literaturhinweise

Ι	Ll	I	H. Narciß - Sender-Gleichrichter mit Thyristoren als Stellglied- schaltung und Kurzschlußbetrachtung. Interner Bericht DESY K2-1969.
I	L2	I	F. E. Nixon-Principles of Automatic Controls. (1960)
I	L3	I	E. Samal – Grundriß der praktischen Regelungstechnik. Band II. (1970).
I	L4	I	N.Bardahl - Anschnittssteuerung durch Thyristoren. (TR 34,35,36 - 1968)
I	L5	I	0. Föllinger – Nichtlineare Regelungen I,II,III (1970)
Ι	L6	I	Chr.Landgraf - Elemente der Regelungstechnik (1970) G. S c hne i der
I	L7	I	- System/360 CSMP Users Manual (1969)

.

		MIM	IIMUM	UABW2	VERSUS TIME	MAXIMUN			
		-6.49	953E Q1	K a	= 3.0000E-01	2.1368E 02			
TIME	UABW2		I			Ī	UY	UT	INT3
5.1000E-02	3.9355E	01		+			4.3039E 04	5.0483E-01	2.0536E-06
5.2000E-02	3.1559E	61		-+			4.3032E 04	5.05206-01	2.0909E-06
5.3000E-02	1.1205E	02			+		4.3112E 04	5.24978-01	2+1615E-06
5.4000E-02	1.2215E	02			·+		4.3122E 04	5.2455E-01	2.2975E-06
5.5000E-02	1.2487E	02	بد ند زد هند ها ه که همهمه ه ک				4.3125E 04	5.2350E-01	2.4364E-06
5.6000E-02	8•9883E	01					4.3090E 04	5.1524E-01	2.5462E-06
5.70008-02	5.9770E	01	**************	+			4.3060E 04	5.0885E-01	2+6392E-06
5-8000E-02	7.1223E	61			-+		4.3071E 04	5.1333E-01	2.7094E-06
5.90002-02	5.7160E	01		+			4.3057E 04	5.1081E-01	2.7828E-06
6.0000E-02	8.7234E	61	****************		+		4.3087E 04	5.1810E-01	2.8728E-06
6.1000E-02	4+9313E	61		+			4.3049E 04	5.0929E-01	2.9488E-06
6.2000E-02	5.1445E	00	**				4.3005E 04	5.0000E-01	2+9929E+66
6+3000E-02	-8+5156E-	-01	+				4.2999E 04	5.01216-01	2.9953E-06
6.4000E-02	-1.5523E	01	+				4.2984E 04	4•9969E-01	3.0131E-06
0.5000E-02	2+5551E	C1		+			4.3025E 04	5.0989E-01	3.0311E-06
6.6000E-02	-1.7578E	00					4.2998E U4	5.0323E-01	3.0417E-06
6.7000E-02	-1.7152E	61	+				4.2983E 04	5.0008E-01	3.0522E-06
0.8UUUE-U2	4.6375E	61		+			4.3046E 04	5.1520E-01	3.0771E-06
	4.5488E	61		+			4.3045E 04	5.12616-01	3.1489E-06
7.000000-02	2.211/E	01		+			4.3052E 04	5•1274E-01	3.2226E-06
7.10005-02	7+2750E	01			• +		4.3073E 04	5+1701E-01	3.2955E-06
7.20000-02	941910E	01					4.3992E 04	5 .1927E-01	3+4285E-06
1.5000E-02	1.20046	02			+		4.3121E 04	5+2450E-01	3.5769E+06
7.50005-02	0 1344E	01			=-=···· +		4.3087E 04	5 .1 484E-01	3.7387E-06
7.60005-02	0 1777E	01			•		4.3068E 04	5.1050E-01	3.8595E-06
7.700000-02	1.00002E	01					4.3070E 04	5.1268E-01	3•9461E-06
7. 90005-02	0.11025	01			+		4.3081E 04	5.1490E-01	4.0771E-06
7.90006+02	0 2206C	02					4.3110E 04	5.2158E-01	4.2182E-06
R-0000E-02	7 28505	01			· · ·		4.3083E 04	5.1419E-01	4.3789E-06
8+1000E=02	2.69535	01			• •		4.3073E 04	5.1214E-01	4.5087E-06
8.20005-02	-3-37665	00 61					4.3003E 04	4.97548-01	4.5594E-26
8.3000F-02	3.48975	01					4.2966E 04	4-9250E-01	4.5895E-06
8.4000F-02	7.62775	01 01			4		4.3035E 04	5.1108E-01	4.6212E-06
8.50000-02	1.54516	02					4.39765 04	5.19488-01	4.7111E-06
8.6000F-02	8-42855	01					4.3154E 04	5.3453E-01	4.9146E-76
8.70005-02	-1.65596	01					4.30845 04	5-14398-01	5.1306E-06
8-8000E-02	-3-96916	с1 Г					4-2983E 04	4.9214E-01	5+1983E-re
8-90605-02	-3-1195E	01					4.2960E U4	4+9122E=01	5+2548E=06
9.0000F-02	4-92856	01		*			4.2969E U4	4.9683E-01	5.3385E-06
9.1000E-02	1.39405	412			·		4.30498 04	5.1581E-01	5.3821E-06
9.2000E=02	2.10875	62			+		4.3139E 04	5.3414E-01	5+5347E-06
9-36005-02	1.84796	02				······································	4.32118-04	5.4444E-01	5.8823E-06
9.4000F-02	8.94985	01					4.3103E U4	5.3350E-91	6.2425E-06
9.5000E-02	1.3008F	ăĩ			- 7		40009E 04	>•0984E-01	0.5108E-06
9.6000E-02	4.3547F	01					N 0013E 04	4.9529E=01	0.6091E-06
9.7000E-02	8-5902F	61					4030435 04	2.0710t-01	0.0403E-06
9.8000E-02	1.4864F	02			- 7 29			201745ETU1	0.18405-06
9.9000E-02	1.4219F	02					Te 2147E 04	5 3/325 01	r.0036E-06
1.0000E-01	1.31115	62					4 2121C 04	2+20322-01 5 33545 43	1.30946-06
1.0100E-01	5.9965F	01			······································		4 2040E 04	5 0470C (1)	1.7005E-06
				- •			70JUOUE U4	20120125-01	1.10196-06

	M II	NIMUM UABW2	VERSUS TIME	MAXIMUM 9 24055 01			
TIME		1					TNTO
5.10006-02	5.52195 01			1 01		4 074 0F 01	1913
5 20005-02	1 11745 01			4 • JI		5 02225 01	0+9/38E=97
5.30005-02	-2 06125 01	*	- ¥	4.3	116 04	2+U332E=UL	0+0432E=07
5 60005-02	~ 3+0015E 01			4 € 6	169E U4	4.1/89E=01	5.7970E-07
5 60005-02	-3 50005 01		+	4 • 30	138E 04	5+6622E=01	7.0950E=07
5.50002-02	-3.2090E VI			4 • 2	165E U4	4.08975-01	7.32846-07
5.70005-02	5.051(5.00			4.3	151E 04	5.9928E-01	7.58716-07
5.10000-02	-3.8510E UU		+	4 • 2	194E 04	4.57805-01	8+0888E-07
5.000000-02	- 3.3000E VI			4.2	164E 04	4.11646-01	8.5444E-07
5.9000E-02	Z . 7559E 01		+	4.3	128E 04	5.4887E-01	8.8351E-07
6.0000E-02	-1.9191E U1		_	4•2	781E 04	4.46425-01	8.986nE-n7
6.1000E-02	4.3273E 01			4.3	143E 04	5.8448E-01	9.1916E-07
6.2000E+02	-2.7383E 00		-+	4 • 21	97E 04	4.7726E-01	9.6501E-07
6.3000E-02	-1.543/E 01	+		4.2	985E 04	4.5595E-01	9.9789E-07
6.4000E-02	1.3844E 01		+	4 • 31	014E 04	5.1875E-01	1.0175E-06
6.5000E-02	1.9492E 00		+	4.3	002E 04	4.9135E-01	1.0336E-06
6.6000E-02	5.4297E-01		+	4.3	000E 04	4•9125E-01	1.04586-06
6.7000E-02	1.1523E 00		+	4 • 31	001E 04	4•9181E-01	1.05808-06
6.8000E-02	3.3008E 01		+	4 • 3	033E 04	5.6029E-01	1.0763F-06
6.9000E-02	-1.5762E 01	+		4.2	984E 04	4 • 506 2E-0 1	1.1075E-06
7.0000E-02	1+4121E 01		+	4.3	014E 04	5.2160E-01	1.1373E=06
7.1000E-02	8.3867E 00		+	4.3	08E 04	5.0387E-01	1.18225-06
7.2000E-02	1.5234E-01		+	4.3	100E 04	4.8942E-01	1.2003E+06
7+3000E-02	3.5008E 01		+	4.3	135E 04	5.5964E-01	1.25728-06
7.4000E-02	-4.1133E 01	+		4.2	959E 04	3.9619E-01	1.2928F-06
7.5000E-02	2.5789E 01		+	4.3	26E 04	5.46358-01	1.3247F-06
7.6000E-02	1.0859E 01		+	4.3	11E 04	5.1130E-01	1.3503E=06
7.7000E-02	1.2500E 00		+	4.3	001E 04	4.9048E-01	1.3596E-06
7.8000E-02	6.4594E 01			-+ 4.3	065E 04	6.2419E-01	1.4144E-06
7.9000E-02	-2.2133E 01	+		4.2	78E 04	4.2992E-01	1.4672E-06
8.0000E-02	3.9844E-01		+	4.3	100E 04	4.8751E-01	1.5173E-06
8.1000E-02	4.7266E 00		+	4.3	105E 04	4.9480E-01	1.5472E-06
8.2000E-02	-4.2773E 00		-+	4.2	96E 04	4.7858E-01	1.5658E-06
8.3000E-02	4.8012E 01		+	4.30	48E 04	5.8782E-01	1.62586-05
8.4000E-02	-2.2562E 01	+		4.2	77E 04	4.3225E-01	1.6623F-96
8.5000E-02	6.8008E 00		+	4.30	07E 04	5.02565-01	1.69858-06
8.6000E-02	1.4145E 01		+	4+31	14E 04	5.17496-01	1.7203E-06
8.7000E-02	6.8242E 00		+	4.30	07E 04	5.0034E-01	1.7420E-06
8.8000E-02	7.1164E 01			+ 4.30	71E 04	6.3641E-01	1.8045E-06
8.9000E-02	1.8742E 01		+	4.30	19E 04	5.1020E-01	1.9244E-06
9.0000E-02	-6.9074E 01	+		4.24	31E 04	3+3340E-01	2.0078E-06
9.1000E-02	5.1434E 01		+	4.31	51E 04	5.9920F-01	2-0727E-06
9.20008-02	-1.2898E 01			4.2	87E 04	4.5049E-01	2-1576E-06
9.3000E-02	-2.5625E 01	++++++++++++++++++++++++		4.2	74E 04	4-3228E+01	2.2328E-06
9.4000E-02	3.6156E 01		+	4.30	36E 04	5-6392E-01	2.2940E-06
9.5000E-02	-4.4980E 01	+		4.2	55F 04	3.9046E-01	2.3465E-06
9.6000E-02	5.3668E 01		+	4.30	54E 04	6.0945E-C1	2-3980E-06
9.7000E-02	-1.3293E 01			4.29	87E 04	4-56135-01	2.4716E-06
9.8000E-02	-1.9027E 01			4.20	81F 04	4.5157F-01	2.5396F=04
9.9000E-02	9.6055E 00			4 - 31	10F 04	5-12576-01	2.57226-04
1.0000E-01	-1.9051E 01			4.20	81F 04	4.5130E-01	2.58795-06
1.0100E-01	4.3301E 01		+	4.30	43E 04	5.8725E-01	2.6284E-06

		MII	NIMUM	UABw2	VERSUS	TIME	MAXIMUM				
		-6.4	953E (1	ĸ	= 3.000	DE-01	2.1368E 02				
TIME	UABW2		1				I	UY		UT	INT3
1.020UE-U1	1.0961E	U 1	+					4+3011E	Ü4	4.9834E=01	7.8412E-06
1.0300E-01	5.0859E	61		+				4.3051E	ü4	5.10848-01	7.8950E-06
1.040úE-Ú1	6•6238E	61			· +			4.3066E	04	5.1476E-V1	8.0119E-06
1.0500E-01	1.2252E	62				+		4.3122E	04	5.2668E-01	8.2188E-06
1.0600E-01	5•6441E	01			F			4+3056E	04	5.0953E+01	8.4124E-06
1.0700E-01	-1.1852E	01	+					4.2988E	04	4•9555E-€1	8.4646E-06
1.080uE-01	1.2613E	Ĝ1	+					4.3913E	04	5.0449E-01	8.4824E-r6
1.09006-01	2.6094E	00	+					4.30U3E	04	5.0310E-01	8.4968E-06
1.1000E-01	2.8730E	Ú1		+				4.3029E	C 4	5.0947E-01	8.5415E-06
1.1100E-01	6.2375E	01			• +			4.3' 62E	04	5.1698E-0.1	8.6197E-06
1.1200E-01	8.6254E	61						4.3086E	Û4	5.1997E-01	8.8109E+06
1+1300E+01	1.1138E	62				-+		4.3111E	64	5.2398E-01	9.0259E-#6
1.1400E-01	6.7422E	01			-+			4•3067E	:4	5.1183E~81	9.2437E-(6
1.1500E-01	3.2504E	01		+				4+3032E	04	5.0442E-01	9.3669E-06
1.1600E-01	4•7836E	01		+				4+3948E	ē4	5.1015E-01	9•4333E=r6
1.1700E-01	7.U277E	Ç 1			+			4.307./E	<u>ü</u> 4	5.1490E-01	9 .5941E- 06
1.1800E-01	1.1127E	G2				-+		4.3111E	04	5.2376E-01	9.7964E-C6
1.1900E-01	9•7805E	01			+			4.3098E	¢4	5.1857E-01	1.09578-05
1.2000E-01	1.0274E	G 2				+		4+31+3E	् 4	5•19≉3 E − 31	_1•^395 F− 05
1.2100E-01	5+0184E	01	*************	+				4.3050E	04	5.0719E-01	1.0474E-05
1.220úE-01	2.1676E	C 1		- +				4•3022E	04	5.9246E-01	1.05628-05
1.2300E-01	8•2848E	61			+			4•3:83E	U 4	5•1846E=`1	1•5679E-65
1.24C0E-01	8•6879E	<u> </u>			+			4•3087E	64	5.1784E-01	_1•09€3E=65
1.2500E-01	1.0112E	62			+			4.3101E	04	5•2006E-01	1.1148E-05
1.2600E-01	4.5695E	61		+				4•3±46E	1.4	5+9707E++1	1•1319E++ 5
1.2700E-01	4.4922E	-C1	+					4.3000E	04	4•9836E + 01	1.1382E+05
1.2860E-01	3.1742E	01		+				4+3032E	C 4	5.0811E-01	1.1414E-05
1.2900E-01	2.8043E	Ű 1		+				4 ₊ 3∂28E	(+ 4	5•°761E−°1	1.14876-65
1.3000E-01	5•86 09 E	61			• +			4.3059E	04	5 .1 439E-*1	1.1612E-05
1.3100E-01	9•373üE	01			+			4•3094E	Ů4	5•2175E-01	1.1785E-C5
1.3200E-01	1.1536E	Ű2				- - +		4.3115E	Ç4	5.2392E- 1	1.2:916-5
1.33008-01	1•3448E	ü2				+		4.3134E	04	5.2654E~01	1.2414E-05
1.3400E-01	8.1141E	υl			+			4.3081E	04	5.12528-01	1.2720E-(5
1.3500E-01	3.4477E	L 1		+				4+3034E	04	5.0300E-01	1.2886E-+ 5
1.36CUE-C1	3.6891E	G1		+				4•3037E	04	5•9662E~01	1.2952E-05
1.3700E-01	5•2824E	01			F			4•3053E	-04	5.1100E-01	1.3095E-05
1.3800E-01	1+1312E	62				-+		4•3113E	04	5.2491E-01	1.331"E=05
1.3900E-01	1.1809E	62	****			+		4.3118E	ü4	5.2355E-01	1.3646E-r.5
1.4C00E-01	1.3945E	02	*****			+		4.3139E	04	5.2677E-01	1.4015E-05
1.4166E=01	5.2945E	C1			•			4.3053E	64	5.0593E-01	1.4288E-05
1.42C0E-01	-2.8711E	ul	+					4-2971E	94	4.9010E-01	1.4358E-65
1.4300E-01	-1.4766E	01	+					4-2985E	04	4.9796E-01	1.4435E-05
1.4400E-01	1.7936E	GU	+					4.3002E	04	5.0396E-01	1.4473E-05
1.45006-01	7•9316E	61			+			4.3979E	04	5.2140E-01	1.46°2E-05
1.4600E-01	8.7074E	01	دن کند سخب کرند به خاک کا کا کار		+			4.3087E	04	5+2068E-01	1.48306-0,5
1.4/00E-01	8.0664E	01			+			4.3081E	04	5.1683E-01	1.51016-05
1.4800E-01	9.9457E	01						4.3.99E	4	5+2040E=1	1.53588- 5
1.4900E-01	4.3055E	61		+				4.3043E	04	5•9626E=€1	1.55916-05
1.5000E-01	-1.3668E	CI .	+					4.2986E	04	4.9489E-01	1.5655E-05
1.51008-01	-3.1309E	61	+					4.2969E	134	4-9459E-1	1.5754F-/ 5
1.52006-01	-1. /109E	GI	+					4e2983E	04	> ∎0じり96⇔♡1	1.58328-05

		MIN	IIMUM	UAB W2	VERSUS	TIME	MAXIMUM				
		-8.73	320E 01				8.2695E 01				
TIME	UABW2		I				1	UY		UT	INT3
1.0200E-01	-2.1445E	01		+				4.2978E	04	4.4385E-01	2.6694E-06
1.0300E-01	2.4336E	00			+			4.3002E	04	4.9969E-01	2.6963E-06
1.0400E-01	8.6211E	00			+			4.3009E	04	5.1376E-01	2.70326-06
1.0500E-01	6.0684E	01						4.3061E	04	6.2119E-01	2.7861E-06
1.0600E-01	-3.2594E	01		+				4.2967E	04	4-1342E-01	2.8515E-06
1.0700E-01	5.2852E	00			+			4.3005E	04	5.0448F-01	2.9232E-06
1.0800E-01	2.3473E	01				-+		4-3023F	04	5.3706F-01	3.01505-06
1.0900E-01	-4.6004E	01	+					4.2954E	04	3.9025E-01	3-07765-06
1.1000E-01	3.5074E	01				+		4-3035E	04	5.7032E-01	3-1294E-06
1.1100E-01	-1.4988F	01		+				4-2985E	04	4-5780E-01	3-1748E+06
1.1200E-01	3.3594E	01				+		4.3034E	04	5.6638E+01	3.21365-06
1.1300E-01	1.4402E	01			+	•		4.30146	n4	5 19826-01	3 27405-06
1.1400E-01	3.53916	ñô			+			4.30036	04	4 C75 1E-01	3 38905-06
1.1500E-01	5.62035	11						4 3054E	0.4	4 0766E=01	3 34 995-04
1 16005-01	-3 38555	01		· · · · ·				4.32305	04	6 00125 01	2 42745 04
1 17006-01	- J.	01						4.27000	04	4+0010E-01	2 + 42 / 4E= 10
1 1 2005-01	2 • / / 2 / C	01						4.30285	04	5+48898-01	3.49825-06
1.1000E-01	1.10295	00						4.3018E	04	>=/224E=01	3.56811-06
1.1900E-01	2.1002E	00			+			4 • 300 2E	04	4.9004E-01	3.58425-06
1.2000E-01	4.9109E	01				+		4.3049E	04	5.8885E-01	3.6575E-06
1.2100E-01	-4+66845	01	+					4.2953E	04	3•7893E-01	3.7270E-06
1.2200E-01	1.6875E	01						4.3017E	04	5.2698E-01	3.81386-96
1.2300E-01	1.0219E	01			+			4.3010E	04	5.0574E-01	3 . 9119E-06
1.2400E-01	-4.7203E	01	*******					4•2953E	04	3.8722E-01	3.9928E-06
1.2500E-01	1.9141E-	-01			+			4.3000E	0.4	4.9625E-01	4.04485-06
1.2600E-01	3.6238E	01				+		4.3036E	04	5.7276E-01	4.0871E-06
1.2700E-01	7.5C78E	00			+			4.3007E	04	5.0401E-01	4.1707E-06
1.2800E-01	-1.6988E	01		+				4.2983E	04	4.52958-01	4.1943E-06
1.2900E-01	2.5008E	01				+		4.3025E	04	5.45005-01	4.2385E-06
1.3000E-01	-1.4289E	01		+				4.2986E	04	4.5858E-01	4.2676E-06
1.3100E-01	5.5555E	01				+		4.3055E	04	6.1109E-01	4.3175E-06
1.3200E-01	9.0742E	00			+			4.3009E	04	5.0076E-01	4.4451E-06
1.3300E-01	-2.9777E	01		+				4.2970E	04	4.2246E-01	4.5197E-06
1.3400E-01	2.25278	01				-+		4.3022E	04	5.3611E-01	4.5778E-06
1.3500E-01	-5.9375E	00			+			4.2994E	04	4.7286E-01	4.6091E-06
1.3600E-01	5.2812E	01				+		4.3053E	04	6.0083E-01	4.6553E-36
1.3700E-01	1.3141E	01			+			4.3013E	04	5.0534E-01	4.7954E-06
1.3800E-01	-4.0879E	01	+	•				4.2959E	04	3.9509E-01	4-8878E-06
1.3900E-01	5.2762E	01				+		4-3053F	04	5.9924E-01	4.9796E-06
1.4000E-01	-3.0434E	01		+				4.2970F	04	4-1654E-01	5.04616-06
1.4100E-01	2.6520E	01				+		4-3026E	04	5-45668-01	5-10035-06
1.4200F-01	6.6504E	01					+	4-30665	04	6.2318E-01	5.27315-06
1.4300F-01	-6.1809E	01	+					4.2938F	ñ4	3.43865-01	5.37636-06
1.4400F-01	-3.2969E	00			+			4-2997E	04	4.8364E-01	5.51485+04
1-4500E-01	3.7551E	01				+		4-3037E	04	5-65846-01	5.66655-06
1.46005-01	-4.82895	01	+			-		4-29525	04	3_82276-01	5.72025-04
1.47006-01	5,3301F	01						4.30535	04	5.0699E-01	5.81075-04
1.4800F-01	-7.4332F	õi		+		•		4.2074E	04	4.32895-01	5.00015-04
1-49005-01	1.58055	01						4.30140	04	5 2622E-01	ショフリフエC=110 - 5 07/75 0/
1.5000E=01	1.82075	01				.		4 301 PC	04	2+2022E=01	2+91416-96
1.510000-01	-3.25201C	01				1		7 • JUI 0E	04	2+24285-01	0.1901E-06
1 52005-01	- 2.2200	01						++270 ft	04	4 1025E=91	0.10848-06
10-2005-01	1000025	U1						4.5016E	04	2•2013E=91	0.2186E-06

,

*** PROBLEM INPUT STATEMENTS*** MACRO I=KOST(VX.ZX) ZZ1=FCNSW(1...1.1.0.) I=FCNSW(VX,ZZ1,ZZ1,I) I= 1NTGRL (0.,ZZ2) ZZ2=FCNSW(VX,0.,0.,ZX) ENDMAC MACRO LM=MAGN(IMAG) IM=ABS(IMAG) KRX=+ IM#K KRY=EXP(KRX) LM=LMAX#KRY+FD ENDMAC MACRO UA=GSATZ(H,Z,UC,TN,UYX,LT,U) UD=INSW(U,H,Z) 0=INTGPL(UC,UD) UX=D/TN UK=ABS(UX~UYX) UU=CCMPAR(UK+UT) UA≍UU*U ENEMAC INIT AF1=1./(AL2*TU1*TU2) AF2=1./(AL2*TU1)+AL1/(AL2*TU2) AF3=AL1/AL2 AF4=1./TU1+1./(AL2+TU2) CONST TU1=0.002, TU2=0.01, AL1=2.5, AL2=2., RT=5.E03, RF2=1.6E04 CONST H=-1., Z=1., CM=314.159, TN=1.E-02, X22=0., Y22=1. CONST T3=0.5236, T4=2.618, T5=1.57C8, T2=2.0944 CONST R1=8.0,L=1.8,C=16.7E=06,C3=8.3L=06,L3=1.21,R3=19. CONST R11=18.E=03.L11=0.11E=03.RKL0=9.E04.RH=1.E05 CONST C4=50.E03,KT1= C.1666,KT2=0.48,UV=0.5,RF4=4.E03 CONST X10=6.82E04, X2C=9.2E03, X30=4.1E03, X40=1.98E03, X50=1.22E03 CONST X6C=9.E02, X70=5.E02, X80=5.E02, X90=4.E02, X100=2.7E02 PARAM RF4=4.E03,K=3.,VXS=10.,US0LL=43.E03 PARAM LMAX=8., LD=C.3, SK3=109., SK2=68., KZ=40. PARAM P1=5.E-02, P2=7.E-02, P3=5.E=02, P4=11.E=02, P5=13.E-02, P6=15.E-02 PARAM P7=17.E-02, P8=15.E-02, P5=21.E-02, P10=23.E-02 PARAM TI1=0.45, T01=0.11, TV1=0.01 PARAM A=393.,TS1=C.C2,PS1=0.05 INCON UY0=43.E03 FIXED J1+J2 VS=1. VR =- 1. VT=-1. Vw=l. VU=-1. VV =- 1 J1=1 J2=1 DYNAM LM1=MAGN(IMAGR) LM2=MAGN(IMAGS) LM3=MAGN(IMAGT) LM4=MAGN(IMAGU) LM5=MAGN(IMAGV) LM6=MAGN(IMAGW) FI=OM*TIME TA1=STEP(PS1) A1=A*(1.+TS1*TA1) UI=A1*SIN(+1) U2=A1*SIN(FI-T2) U3F=A1*SIN(FI+T2) U4=A1*SIN(FI-T3) U5=A1*SIN(FI-T4) U6=A]*SIN[FI+T5] UY1=NOT(01) UY2=INSh(U2,x22,Y22) UY3=NOT(U3F) UY4=INS%(U4,X22,Y22) UY5=INSw(U5+X22+Y22) UY6=NOT(U6) UY22=-1.*UY2 UY44= 1.#UY4

UY55=-1.*JY5

UIA=GSATZ(H,Z,C., IN, UY1, UT, U1) U24=GSATZ(H,Z,=0.3333E=02,TN,UY22,UT,U2) U3A=GSATZ(H,Z,0.6666E~02,TN,UY3,UT,U3F) U4A=GSATZ(H,Z,-0.8333E-02,TN,UY44,UT,U4) U5A=CSATZ(H,Z,=0.1666E-02,TN,UY55,UT,U5) U6A=GSATZ(H,Z,0.5E-02,TN,LY6,UT,U6) UF=UY/SK1 U3R={U1A*LM1-R11*N7-I2R*(LM1*R11-R1*LK1)+UF*LK1)/(L11+LM1+LK1) N7=INTGRL(0.,U3F) LK1=LM1+L11/L U35=(U2A*LM2~R11*M7~I2S*(LM2*R11~R1*LK2)+UF*LK2)/(L11+LM2+LK2) M7=INTGRL(0.,U3S) LK2=LM2*L11/L U3T= (U3A*LM3~R11*S7-I2T*(LM3*R11-R1*LK3)+UF*LK3)/(L11+LM3+LK3) S7=INTGRL(0.,U3T) LK3=LM3+L11/L U3U={U4A*LM4~R11*N3~T2U*{LM4*R11-R1*LK4}+UF*LK4}/{L11+LM4+LK4} N3=INTGRL(0.,U3U) LK4=L#4*L11/L U3V={U5A*LM5-R11*N4-I2V*(LM5*R11-R1*LK5)+UF*LK5)/(L11+LM5+LK5) N4=INTGRL {0.,U3V} LK5=LH5+L11/L U3W=(U6A*LM6-R11*N5-12W*(LM6*R11-R1*LK6)+UF*LK6)/(L11-LM6+LK6) N5= INTGRL (0.+U3W) LK 6=LM6#L11/L URA=A8S(U3R) USA=ABS(U3S) UTA=ABS(U3T) UUA=ABS(U3U) UVA=A8S(U3V) UWA=ABS(U3W) RKL=RKL0~XK1~XK2~XK3~XK4~ XK5~XK6~XK7~XK8~XK9~XK10 XK1=X10*STEP(P1) XK2=X20+STEP(P2) XK3=X30*STEP(P3) XK4=X40*STEP(P4) XK5=X50*STEP(P5) XK6=X60*STEP(P6) XK7=X70*STEP(P7) XK8=X80*STEP(P8) XK5=X90*STEP(PS) XK1C=X100*STEP(P10) U31=AMAX1(URA,USA,UTA) U32=AMAX1(UUA,UVA,UWA) U3=SK2*(U31+U32) Y=(RH+RKL)/(RH+RKL) UY=INTGRL(UY0,X) X=INTGRL(0.,W) W={U3-X*(L*Y+C*R1)-UY*R1*Y-UY-V*L-13*R1)/(L*C) I3= INTGRL (0.,V) V=1NTGRL(0++S) S=(X-R3*V-13/C3)/L3 USP1=AMAX1(USA,UTA) USP2=AMAX1(URA,UTA) USP3=AMAX1(URA; LSA) USP4=AMAX1(UVA,UNA) USP5=AMAX1(UUA,UNA) USP6=AMAX3 (UUA, UVA) 12R=485(15R) 12S=ABS(15S) I2T=ABS(I5T) 12U=ABS(15U) 12V=ABS(15V) 12W=ABS(15W) IMAGR=11R-I5R 1MAGS=115=155 IMAGT=11T-15T IMAGU=110-150 IMAGV=11V-15V IMAGN=11W-I5W UABW1=(UY=USOLL)/C4 UP1=INTGRL(0.,UP2) UP2=INTGRL(0.,UABW1) UP4=INTGRL(0.,UP5) UP5=INTGRE(0.,UKX) UKX=KZ*(AF1*UP1+AF2*UP2+AF3*UA9W1)~AF1#UP4=AF4+UP5 UTA2=LIMIT(KT1,KT2,UKX) UT=1IV+1ITA 2

INT1=ABS(UABW1) INT2=INT1+TIME INT 3= INTGRL (0., INT2) UABW2=UY=USOLL NOSORT ZR=(U1A-U3R-R11*I1R)/L11 I1R=KOST(VR,ZR) ZS=[U2A-U3S-R11*[15]/L11 IlS=KOST(VS,ZS) 2T=(U3A-U3T-R11+11T1/L11 11T=KOST(VT,2T) N6=[URA-UF-12R*R11/L I5R=KOST(VR,N6) M6=(USA=UF=125*R1)/L 15S=KOST(VS,M6) S6=(UTA-UF-12T*R1)/L 15T=KOST(VT,S6) 20=(04A-030-R11*I101/L11 IIU=KOST(VU,ZU) ZV=(U5A-U3V-R11*I1V)/L11 IIV=KOST(VV,ZV) ZW=(U6A-U3W-R11*11W1/L11 11W=KOST(VW,ZW) N2=(UUA-UF-12U+R1)/L I5U=KOST(VU,N2) M5={UVA-UF-12V*R1}/L I5V=KOST(VV.M5) S5=(UWA-UF-12W#R1)/L I5W=KOST(VW,S5) GOTO(12,13,14), J1 12 IF(USA.GE.USP2) GOTO 10 VS=-1. VR=1. J1=2 GOTO 10 13 IF(URA.GE.USP1) GOTO 10 VR == 1. ¥T=1. J1=3 GOTO 10 14 IF(UTA.GE.USP3) GOTO 10 VT =- 1. VS=1. J1=1 10 CONTINUE GOTO(15,16,17),J2 15 IF (UWA.GE.USP6) GOTO 20 V₩=-1. VV=1. J2=2 GOTO 20 16 IF(UVA.GE.USP5) GOTO 20 VV=-1 VU=1. J2=3 GOTO 20 17 IF (UUA.GE.USP4) GOTD 20 VU=-1. Vw=l. J2=1 20 CONTINUE SORT METHOD RKSFX PRTPLT UABW2(UY, UT, INT3), U3R(LIA, UF, ZR), I5R(IIR, N6, IIT) TIMER FINTIM=0.002, DELT=2.E-04, DUTDEL=1.E-03, PRDEL=1.E-03 END STOP