Konzeption, Aufbau und Erprobung einer Goniometersteuerung am QCLAM–Spektrometer–Meßplatz des supraleitenden Darmstädter Elektronenbeschleunigers S–DALINAC

DIPLOMARBEIT

von

Erik Heid

Institut für Kernphysik Technische Hochschule Darmstadt

Juli 1993

So eine Arbeit wird eigentlich nie fertig, man muß sie für fertig erklären, wenn man nach Zeit und Umständen das möglichste getan hat.

(J. W. Goethe, Italienische Reise, 16. 3. 1787)



Zusammenfassung

Für den Meßplatz am neuen QCLAM-Magnetspektrometer wurde eine rechnerunterstützte Gleichstrommotor-Steuerung entworfen, aufgebaut und getestet. Damit werden ein Halbleiterzählerteleskop (Goniometer) und eine Targetleiter gesteuert, die bei den Koinzidenzexperimenten am neuen supraleitenden Dauerstrichbeschleuniger S-DALINAC eingesetzt werden.

Für Einarmexperimente vom Typ (e, e') ist es nur erforderlich, das gestreute Elektron nach Impuls und Streuwinkel am Targetort zu analysieren. Demgegenüber müssen bei Koinzidenzexperimenten vom Typ (e, e'x) auch die infolge der Kernanregung beim Streuprozeß emittierten Hadronen nachgewiesen werden. Für die Detektion leichter geladener Teilchen wie α -Teilchen und Protonen werden am Goniometer installierte Halbleiterzähler verwendet, die in einer beliebigen Ebene um das Target verdreht werden können müssen, sodaß die Winkelverteilung der Zerfallsteilchen nach einer Kernanregung aufgenommen werden kann. Um außerdem die Möglichkeit zu besitzen, die Strahlposition über Leuchttargets zu kontrollieren und andererseits in einem Meßzyklus mehrere Targets für kernphysikalische Untersuchungen zur Verfügung zu haben, muß die zur Aufnahme mehrerer Targetfolien verwendete Targetleiter in der Höhe und im Winkel zum einfallenden Elektronenstrahl verändert werden können. Die aus Goniometer und Targetleiter aufgebaute Einheit befindet sich hierbei in der evakuierten Streukammer des QCLAM-Spektrometers.

Die Aufgabe der Steuerung besteht somit in der exakten Positionierung der Halbleiterteleskope, so daß die die Detektionsebene definierenden Winkel und somit die Position der Detektoren in allen drei Raumrichtungen jederzeit nach Belieben und entsprechend den experimentellen Erfordernissen des Experimentators verändert werden kann, und der exakten Ausrichtung der Targetfolien in der Höhe und im Winkel zum einfallenden Elektronenstrahl.

Realisiert wurde dies durch den Einsatz eines Einplatinen-Mikrocomputers, der die gesamte Steuerung des Programmablaufes übernimmt. Die notwendige Verbindung zwischen den Motoren und Meßwertaufnehmern an Goniometer und Targetleiter und dem Einplatinen-Mikrocomputer übernimmt eine zusätzliche Steuerlogik. Die Bewegung der Achsen des Goniometers erfolgt über Gleichstrommotoren, die sich in der evakuierten Streukammer befinden. Ein Konzept, das die Verwendung von Schrittmotoren vorsieht, wurde aus konstruktionstechnischen Gründen und der Probleme wegen, die ein Betrieb im Vakuum mit sich bringt, verworfen. Die zur Steuerung notwendige Rückmeldung der momentanen Achsenpositionen wurde mit optischen Winkelschrittgebern realisiert. Weiterhin können zur nachträglichen Eichung bei Strahlbetrieb festpositionierte Endschalter angefahren werden und als Referenz benutzt werden, falls bei einem Ausfall der Rechnerplatine Referenzwinkeldaten verloren gehen sollten. Es wurde eine Einstellgenauigkeit von besser als 0.1° erreicht, die nur durch die vorgegebene mechanische Konstruktion beschränkt ist.

Zudem wurde eine Handsteuerung installiert, die es vor dem Strahlbetrieb ermöglicht, beliebige Achsen des Goniometers oder der Targetleiter unter Sichtkontakt zu verfahren. Dies ist insbesondere bei einem Aufbau mit mehreren Halbleiterdetektoren unumgänglich, um nicht aufgrund der möglichen Komplexität der Verkabelung Anschlußleitungen beim Verfahren abzureißen. Gleichzeitig wurde in dieser Handsteuerung auch die schon vorhandene Ansteuerung des QCLAM-Spektrometers integriert.

Während des Strahlbetriebes erfolgt die Kommunikation mit der Steuerung, die aufgrund der möglichst kurz zu haltenden Kabellängen nahe der Streukammer positioniert wurde, über ein Terminal, welches über eine RS-232-Schnittstelle mit der Rechnerplatine verbunden ist.

Neben der schon auf der Rechnerplatine installierten Software-Entwicklungsumgebung wurde noch die Hochsprache C implementiert, die es ermöglicht, die zum Betrieb notwendige Steuer-Software auf einfache Weise entwickeln und erweitern zu können. Bei der Programmentwicklung wurde Wert auf einfachste Bedienbarkeit, größtmögliche Flexibilität und eine Architektur, die künftige Erweiterungen erleichtert, gelegt. Das hiermit konzipierte Steuerprogramm erlaubt durch seine komfortable Benutzerführung eine einfache Bedienung des gesamten Systems.

Das System arbeitete bisher insgesamt über 500 Stunden im routinemäßigen Einsatz.

Inhaltsverzeichnis

1	Einleitung	1
2	Theorie von Elektronenstreu-Koinzidenzexperimenten2.1Kinematik2.2Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt	4 4 7
3	Experimenteller Aufbau3.1Parameter des Meßprozesses3.2Elektronen-Zweig3.3Hadronen-Zweig3.4Goniometer und Targetleiter	10 10 11 12 12
4	Entwurf und Aufbau der Goniometeransteuerung4.1 Konzeptionelle Überlegungen4.2 Realisierung4.2.1 Mikroprozessor-Platine4.2.2 Hauptplatine4.2.3 Motoransteuerung4.2.4 Regelprinzip des Vierquadranten-Verstärkers MTRG 244.2.5 Handsteuerung	 16 16 18 21 23 23 24
5	Entwicklung der Treibersoftware 5.1 Entwicklungsumgebung	27 27 28 29 30 30 30 32 36
6	Schlußbemerkung	38
A	Schaltpläne	40
B Li	PAL-Gleichungen B.1 Adress Decoder B.2 Scaler-PAL Scaler-PAL	48 48 49 53

1 Einleitung

Zum Studium von elektromagnetischen Übergängen in Kernen sind am Institut für Kernphysik an der TH Darmstadt während eines Zeitraumes von ca. 30 Jahren Elektronenstreuexperimente auf dem Gebiet der experimentellen Niederenergiekernphysik mit dem Linearbeschleuniger DALINAC [1] durchgeführt worden. Dieser mit normalleitenden Beschleunigungsstrukturen arbeitende Beschleuniger besaß eine Maximalenergie von 70 MeV, ermöglichte aber aufgrund des gepulsten Strahlstromes mit einem Tastverhältnis von 7.5×10^{-4} nur die Durchführung von Einarmexperimenten vom Typ (e, e'), bei denen nur das gestreute Elektron nachgewiesen wird.

Um mehr über die Wechselwirkung in Kernen zu lernen, ist man daran interessiert, möglichst viele der am Streuprozeß beteiligten Teilchen wie e, γ , p, n, α und Kernfragmente nachzuweisen. Da für die Durchführung derartiger Koinzidenzexperimente ein Dauerstrich-Elektronenstrahl notwendig ist, wurde 1982 mit dem Aufbau des supraleitenden Beschleunigers S-DALINAC (Superconducting <u>Darmstadt Linear Ac</u>celerator) begonnen, der für eine Maximalenergie von 130 MeV bei einer Energieunschärfe von $\Delta E/E = 1 \times 10^{-4}$ ausgelegt wurde [2]. Dessen Dauerstrich-(continous wave oder cw)Elektronenstrahl besitzt ein Tastverhältnis von 100%, wodurch Koinzidenzexperimente vom Typ (e, e'x) möglich werden.

Für diese kernphysikalischen Untersuchungen mit hochauflösender Elektronenspektroskopie ist der Einsatz eines Spektrometers mit großem Raumwinkel und hoher Impulsakzeptanz unumgänglich. Dies ist einerseits in den geringen differentiellen Wirkungsquerschnitten, die in der Größenordnung von 10^{-5} fm²/sr MeV liegen, begründet, da erst ein großer Raumwinkel akzeptable Meßzeiten ermöglicht. Andererseits sollen die aufgenommenen Spektren einen Anregungsbereich überdecken, der sich etwa von den Teilchenschwellen bis zum quasielastischen Bereich erstreckt, was eine große Impulsakzeptanz erfordert.

Die mit dem alten Beschleuniger DALINAC betriebenen Spektrometer, ein 120°-Spektrometer [3] und ein 169°-Spektrometer [1, 4] in Energieverlust-Anordnung mit einen Raumwinkel von jeweils 2 msr, sind demzufolge für derartige Experimente nicht so prädestiniert. Deswegen wurde der Aufbau eines neuen Spektrometers in Angriff genommen. An das neue Magnetspektrometer vom Typ QCLAM [5] wurden die folgenden Anforderungen gestellt:

- maximaler Sollimpuls von 200 MeV/c
- annehmbar großer Raumwinkel von 35 msr entsprechend einem horizontalen und vertikalen Öffnungswinkel von jeweils ± 100 mrad
- Impulsakzeptanz von $\pm 10\%$

 Ortsauflösung besser als 0.2 mm im Bereich der Fokalebene des Spektrometers, um eine Impulsauflösung von Δp/p = 1 × 10⁻⁴ zu erreichen. Dies wurde durch den Einsatz einer Vieldraht-Driftkammer [6] als Detektor erreicht

Diese Eigenschaften erlauben auch nichtkoinzidente Messungen vom Typ (e, e'), bei denen allerdings wegen des hier auftretenden hohen Bremsstrahlungsuntergrundes die exakte Bestimmung von Anregungsstärken erschwert wird. Bei einem (e, e'x)-Experiment ist dagegen wegen der Koinzidenzbedingung der Bremsstrahluntergrund aller unter der Anregungsschwelle liegenden Anregungen vollständig unterdrückt.

Zur exakten Bestimmung von Wirkungsquerschnitten müssen neben den unelastisch gestreuten Elektronen noch die beim Streuprozeß emittierten Teilchen oder Kernfragmente koinzident nachgewiesen werden. Hierbei ist man besonders an den leichten geladenen Protonen und α -Teilchen interessiert, da diese auf einfache Weise mit Halbleiterdetektoren nachgewiesen werden können. Da in den Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt auch winkelabhängige Terme miteingehen, müssen neben der Teilchenenergie auch die Winkel der emittierten Teilchen bezüglich einer zu definierenden Achse bekannt sein. In der Literatur wird hierzu oft die Impulsübertragungsachse als Bezugsachse gewählt. Zur exakten Positionierung der Halbleiterteleskope mit den darauf befindlichen Teilchendetektoren wurde ein Goniometer [7] und für die Positionierung der Targetfolien eine Targetleiter [8] entwickelt. Diese Einheit wurde in der Streukammer des neuen QCLAM-Spektrometers installiert.

Ziel dieser Arbeit war die Konzeption, der Aufbau und die Inbetriebnahme der für das Goniometer und die Targetleiter notwendigen Ansteuerung. Mit dieser ist es möglich, die Halbleiterdetektoren in allen drei Raumrichtungen von außen steuerbar positionieren zu können und eine der auf der Targetleiter befindlichen Targetfolien exakt in der Höhe und im Winkel zur Strahlachse auszurichten. Um das Steuersystem optimal an die vorhandene Umgebung anzupassen, mußten im Rahmen der vorliegenden Arbeit Verbesserungen an der Mechanik sowie die Entwicklung eines selbstständigen Steuersystems, d. h. der elektrischen Komponenten sowie der notwendigen Programmpakete, durchgeführt werden. Für die Realisierung dieser Aufgabe mußte zunächst ein geeignetes Konzept entwickelt werden, das den folgenden Anforderungen genügen sollte:

 Aufgrund der Probleme im Vakuum und der konstruktionstechnisch vorgegebenen Bedingungen sollte auf den Einsatz von Schrittmotoren verzichtet werden und ein Konzept verwirklicht werden, das die Verwendung von Gleichstrommotoren in Verbindung mit optischen Winkelschrittgebern zur Positionsrückmeldung vorsieht. Diese bieten im Gegensatz zu Reed-Kontakten den Vorteil, daß neben der Digitalisierung der Bewegung noch die Bestimmung des Umlaufsinnes aus den zwei phasenverschobenen Ausgangssignalen möglich ist.

- Wegen der teilweise vorhandenen mechanischen Kopplung einzelner Achsen des Goniometers ist es sinnvoll, wenn zu jedem Zeitpunkt nur maximal eine Achse verfahren wird. Allerdings muß eine Rückmeldung aller Achsen über deren momentane Position erfolgen können.
- Da bei einem Rechnerausfall Referenzwinkeldaten verloren gehen, sollte die Möglichkeit bestehen, Endschalter als Referenzpunkte anfahren zu können.
- Da bei Experimenten mit einer Vielzahl von Halbleiterdetektoren eine komplexe Verkabelung auftreten kann, sollte die Möglichkeit bestehen, Achsen des Goniometers vor dem Strahlbetrieb zu Justierzwecken unter Sichtkontakt verfahren zu können, um ein Abreißen einzelner Kabel zu verhindern.
- Die Bedienungsumgebung soll dem Experimentator erlauben, jederzeit die für das Experiment wichtigen Parameter entsprechend den experimentellen Erfordernissen auf einfache Weise ändern zu können.
- Das zur Steuerung notwendige Programmpaket sollte so flexibel aufgebaut sein, daß benutzereigene Routinen ohne größere Probleme implementiert werden können.
- Es sollte ein autonomes System entwickelt werden, das von anderen Rechnersystemen unabhängig ist. Dabei sollte im wesentlichen konventionelle diskrete TTL-Logik zum Einsatz kommen, um bei einem Ausfall der Elektronik die Fehlersuche zu erleichtern.

Die vorliegende Arbeit gliedert sich in fünf Kapitel. Im zweiten Kapitel werden zunächst die theoretischen Grundlagen eines Koinzidenzexperimentes dargelegt. Nach einer kurzen Darstellung der Kinematik und Notation wird der fünffach differentielle Wirkungsquerschnitt vorgestellt. Besonderes Augenmerk wurde hierbei auf die den Streuprozeß charakterisierenden Winkel mit einer Erläuterung des verwendeten Koordinatensystem gelegt. Im dritten Kapitel wird der experimentelle Aufbau der gesamten Koinzidenzmeßapparatur vorgestellt, wobei insbesondere auf den hadronischen Zweig mit einer detailierten Beschreibung des Goniometers und der Targetleiter eingegangen wird. Das vierte und fünfte Kapitel beschreibt die Ansteuerungselektronik. Im letzteren der beiden Kapitel wird hierbei die eigens für die Ansteuerung entwickelte Software mit einer Beschreibung der Bedienung des Systems vorgestellt. Eine vollständige Beschreibung der Schaltung (Schaltpläne und PAL-Gleichungen) befindet sich im Anhang.

2 Theorie von Elektronenstreu–Koinzidenz– experimenten

In diesem Kapitel werden zuerst einige allgemeine Beziehungen für die koinzidente Elektronenstreuung angegeben, anhand derer die kinematischen Bedingungen für Koinzidenzmessungen festgelegt werden können. Darauf folgend wird ein allgemeiner Ausdruck für den Elektronenstreu-Koinzidenzwirkungsquerschnitt für die Reaktion A(e, e'x)B in Ein-Photon-Austausch Näherung vorgestellt. Hierbei wird sich zeigen, daß infolge der sensitiven Abhängigkeit des Wirkungsquerschnittes von den Elektronstreuvariablen k_0 , k'_e und Θ_e eine Kenntnis und Beeinflussung aller wichtigen kinematischen Parameter im Experiment möglich sein muß. Die sich hieraus ergebenden Folgerungen werden im nächsten Kapitel behandelt.

2.1 Kinematik

Bevor der Koinzidenzwirkunksquerschnitt für die A(e, e'x)B-Reaktion vorgestellt wird, soll kurz auf die kinematische Situation eingegangen werden [9, 10]. Hierbei sollen im folgenden natürliche Einheiten ($\hbar = c = 1$) verwendet werden. In Abbildung 2.1 ist die A(e, e'x)B-Reaktion als Feynman-Diagramm dargestellt. Eine gute Näherung für Streuprozesse an leichten Kernen ($Z\alpha \ll 1$) liefert der PWBA-Formalismus (Plane Wave Born Approximation). Das einlaufende und das gestreute Elektron werden in diesem Formalismus als ebene Wellen beschrieben. Weiterhin wird angenommen, daß die Wechselwirkung zwischen dem Elektron und dem elektromagnetischen Feld des Kerns durch den Austausch nur eines virtuellen Photons erfolgt (erste Bornsche Näherung). Vor der Streuung am Kern besitzt das Elektron den Viererimpuls $k_0^{\mu} = (E_0, \vec{k_0})$, nach der Streuung am anfangs ruhenden Kern den Viererimpuls $k_e^{\mu} = (E'_e, \vec{k'_e})$. Der Vierer-Impulsübertrag q auf den Kern ist dann durch

$$q^{\mu} = (\omega, \vec{q}) = (E_0 - E'_e, \vec{k_0} - \vec{k'_e})$$
(2.1)

 mit

 ω , Energieübertrag des Elektrons auf den Kern A \vec{q} , Dreierimpulsübertrag des Elektrons auf den Kern A

gegeben. Im extreme relativistic limit (ERL) für Elektronen nimmt das Vierer-Impulsübertragsquadrat die einfache Form

$$q^{2} = \omega^{2} - |\vec{q}|^{2}$$

= $-2E_{0}E'_{e}(1 - \cos\Theta_{e})$
= $-4E_{0}E'_{e}\sin^{2}(\frac{\Theta_{e}}{2})$ (2.2)



<u>Abb. 2.1:</u> Feynman-Diagramm der Reaktion A(e, e'x)B in erster Bornscher Näherung.

an, wobei Θ_e der Streuwinkel des Elektrons ist. Hierbei wurde verwendet, daß für das Betragsquadrat des Impulsübertrags

$$|\vec{q}|^2 = |\vec{k_0}|^2 + |\vec{k_e'}|^2 - 2|\vec{k_0}||\vec{k_e'}|\cos\Theta_e$$
(2.3)

gilt. Analog seien die Viererimpulse von ein- und auslaufendem Targetkern mit $p_i^{\mu} = (E_i, \mathbf{p}_i) = (M_A, 0)$ und $p_f^{\mu} = (E_f, \mathbf{p}_f) = (M_B + \epsilon_B, \mathbf{p}_i)$ bezeichnet, wobei M_A und M_B die Ruhemassen von ein- und auslaufendem Targetkern und ϵ_B die Anregungsenergie in Restkern B ist. Der bei dem Streuprozeß angeregte Rückstoßkern A^* fliegt hierbei zunächst in Richtung des Impulsübertrages und zerfällt dann in den Restkern B und ein freies Teilchen x. Der Viererimpuls des bei der Koinzidenzreaktion emittierten Teilchens x sei $q^{\mu} = (E_x, \vec{p_x})$.

Hierbei zeigt sich der elementare Vorteil der Elektronenstreuung im Gegensatz zur Anregung des Kernes mit reellen Photonen. Während bei der Absorption eines reellen Photons durch den Kern der Impulsübertrag q mit der Anregungsenergie ω über $q = \omega$ fest verknüpft ist, kann er beim Austausch virtueller Photonen als Funktion des Elektronen- Streuwinkels Θ_e und des Anfangsimpulses k_0 variiert werden. Bei der Wahl des Koordinatensystems und der Definition der Teilchenwinkel (siehe Abb. 2.2) wurde die Notation von Kleppinger und Walecka [9] übernommen. Die z-Achse wird dabei in Richtung des Impulsübertrages \vec{q} gelegt und die y-Achse fällt zusammen mit $\vec{k} = \vec{k_0} \times \vec{k'_e}$. Mit dieser Wahl ist die Streuebene, definiert durch $\vec{k_0}$ und $\vec{k'_e}$, die x, y-Ebene.

Die Richtung des Impulses des emittierten Teilchens x ist durch zwei Winkel festgelegt: den Polarwinkel Θ_x zwischen \vec{q} und Teilchenimpuls $\vec{p_x}$ und den Azimutalwinkel Φ_x zwischen der x-Achse und der Projektion von $\vec{p_x}$ auf die x, y-Ebene. Dabei läuft Θ_x von 0 bis π und Φ_x von 0 bis 2π .



<u>Abb. 2.2:</u> Geometrische Situation und Koordinatenwahl im A(e, e'x)B-Experiment. Die Definition der verwendeten Winkel ist ebenfalls gezeigt.

2.2 Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt

Die Untersuchung der Kernstruktur durch Elektronenstreuung bietet den Vorteil, daß einerseits die elektromagnetische Wechselwirkung zwischen Elektronenstrahl und zu untersuchendem Kern genau bekannt ist und andererseits so schwach ist, daß nur einfache Reaktionsmechanismen betrachtet werden müssen. Dies gilt analog für die Photoabsorption, allerdings bietet die Elektronenstreuung den Vorteil einer beliebigen Veränderung des Impulsübertrags bei konstanter Anregungsenergie. Außerdem erlaubt die Elektronenstreuung, aufgrund des einfachen Reaktionsmechanismus alle Interferenzen zwischen den einzelnen Vektorkomponenten des Übergangsoperators zu untersuchen. Wegen der Stromerhaltung sind allerdings nur drei Komponenten des Stromes linear unabhängig voneinander. Normalerweise werden hierfür die Ladung und die zwei transversalen Komponenten des Stromes benutzt. Im Koinzidenzexperiment werden diese Komponenten dann aufgrund ihrer Winkelabhängigkeit durch Veränderung des Detektorwinkels separiert. Somit stellt die koinzidente Elektronenstreuung einen Apparat zur genauen Untersuchung der Struktur des Strom-Operators dar.

Am S-DALINAC wird koinzidente Elektronenstreuung im Bereich niedriger Energie- und Impulsübertragung ($\omega \sim 10-30 \ MeV$, $q \sim 0.5 \ fm^{-1}$) durchgeführt werden. Dabei liegen die Anregungsenergien oberhalb der Teilchenschwelle und unterhalb des quasielastischen Bereichs, im sogenannten Riesenresonanzbereich. Das ideale Experiment zum Studium der Riesenresonanzen in Atomkernen ist das Koinzidenzexperiment, bei dem nach erfolgter Anregung durch inelastische Elektronenstreuung der Zerfall der Riesenresonanz in geladene Teilchen beobachtet werden kann. Da solche Kernresonanzen durch ihren Spin und ihre Parität bestimmt sind, liegt es nahe, den Koinzidenzwirkungsquerschnitt in eine Form zu bringen, die dem Experimentator eine einfache Bestimmung dieser Größen erlaubt.

Das übliche Verfahren besteht darin, eine Multipolanalyse durchzuführen. Man erhält dann allgemeine Ausdrücke für die Winkelkorrelation zwischen dem Impulsübertrag und der Richtung des emittierten Teilchens, die eine Bestimmung der Beiträge von verschiedenen Multipolaritäten zu den angeregten Zuständen erlauben.

Der A(e, e'x)B-Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt wird im folgenden in erster Bornscher Näherung (Ein-Photon-Austausch) und unter Annahme von freien Dirac-Wellenfunktionen für die Elektronen angegeben [11, 12]. Damit ist der Wirkungsquerschnitt exakt in niedrigster Ordnung in α , der Feinstrukturkonstanten, was eine hinreichend gute Näherung für leichte Kerne darstellt. In der Nomenklatur von Kap. 2.1 lautet der fünffach-differentielle Wirkungsquerschnitt:

$$\frac{d^{5}\sigma}{dE'_{e}d\Omega_{e}d\Omega_{x}^{*}} = \frac{2\alpha^{2}}{q^{4}}\frac{k'_{e}}{k_{0}}\left(\frac{p_{x}W}{\pi M_{A}}\right)\left\{V_{L}(\Theta_{e})\frac{W^{2}}{M_{A}}|J_{c}|^{2} + V_{T}(\Theta_{e})\left[|J^{+1}|^{2} + |J^{-1}|^{2}\right] + V_{CT}(\Theta_{e})\frac{W}{M_{A}}\sqrt{2}\ Im\ J_{c}^{*}(J^{+1} + J^{-1}) + V_{TT}(\Theta_{e})\ 2\ Re(J^{+1})^{*}J^{-1}\right\}$$
(2.4)

wobei $d\Omega_x^*$ der Raumwinkel des emittierten Teilchens im Schwerpunktsystem, W die Gesamtenergie des Systems B+x und die Größe p_x der Dreierimpuls des emittierten Teilchens x ist. Hierbei wurde wie gewohnt über alle Anfangszustände gemittelt und über alle Endzustände summiert. Die gesamte Information über den Kern ist im Ausdruck für den Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt im Kernstrommatrixelement $J^{\lambda}(\mathbf{q})$ enthalten, das über die Gleichung

$$J^{\lambda}(\mathbf{q}) = \int d\mathbf{r} \, e^{-i\mathbf{q}\cdot\mathbf{r}} \langle \Psi_f | J^{\lambda}(\mathbf{r}) | \Psi_i \rangle \tag{2.5}$$

definiert ist. Im Koinzidenz-Wirkungsquerschnitt wurde hierbei die longitudinale Komponente J^0 durch das Coulomb-Matrixelement J_c ersetzt, für welche aufgrund der Stromerhaltung die folgende Beziehung gilt

$$J_c = \frac{q^*}{\omega^*} J^0.$$

Die $|\Psi_i\rangle$ und $|\Psi_f\rangle$ sind der Anfangs- und Endzustand des Kernes und $J^{\lambda}(\mathbf{r})$ stellt den elektromagnetischen Einteilchen-Operator dar. Die skalare Komponente dieses Operators entspricht der Kernladungsdichte $\hat{\rho}(\mathbf{r})$, während die Vektorkomponente die Kernstromdichte $\hat{J}(\mathbf{r})$ ist. Die vor den Kernstrommatrixelementen stehenden kinematischen Faktoren

$$V_L(\Theta_e) = \frac{q^4}{|\vec{q}|^4} \left(E_0 E'_e + k_0 k'_e \cos \Theta_e + m_e^2 \right)$$
(2.7)

$$V_T(\Theta_e) = \left(\frac{k_0 k'_e \sin \Theta_e}{|\vec{q}|}\right)^2 - \frac{1}{2}q^2$$
(2.8)

$$V_{CT}(\Theta_e) = \frac{-q^2}{|\vec{q}|^2} \left(\frac{k_0 k'_e \sin \Theta_e}{|\vec{q}|}\right)^2 (E_0 + E'_e)$$
(2.9)

$$V_{TT}(\Theta_e) = \left(\frac{k_0 k'_e \sin \Theta_e}{|\vec{q}|}\right)^2$$
(2.10)

sind alleine durch die Kinematik des Elektrons im Laborsystem bestimmt ([9], Gleichung 2.12).

Der angegebene Koinzidenzwirkungsquerschnitt zerfällt in vier Summanden, die sich jeweils aus unterschiedlichen Kombinationen der Kernmatrixelemente zusammensetzen. Neben den Coulomb- und Transversal-Formfaktoren, die schon von inelastischen Einarmexperimenten her bekannt sind, beinhaltet der Koinzidenzquerschnitt zwei zusätzliche Terme, die weitere Informationen über die Strommatrixelemente enthalten. Diese stellen Interferenzterme (Ladung-Strom (CT) bzw. Strom-Strom Interferenz (TT)) dar, so daß insgesamt eine Bestimmung der Amplituden und Phasen der longitudimalen und transversalen Anteile möglich ist.

Zur Parametrisierung der Kernströme J werden die vier Kombinationen der Übergangsmatrixelemente nach Legendre-Polynomen $P_l(\cos \Theta_x^*)$ bzw. assoziierten Legendre-Polynomen $P_l^m(\cos \Theta_x^*)$ entwickelt, wobei die Parameter A_l, B_l, C_l und D_l als Entwicklungskoeffizienten auftreten ([9], Gleichung 2.11).

$$\overline{|J_c|^2} = \frac{1}{4|\vec{q}|p_x} \sum_l A_l P_l(\cos\Theta_x^*)$$
(2.11)

$$\overline{|J^{+1}|^2 + |J^{-1}|^2} = \frac{1}{4|\vec{q}|p_x} \sum_l B_l P_l(\cos\Theta_x^*)$$
(2.12)

$$\overline{Im \ J_c^* \left(J^{+1} + J^{-1}\right)} = \frac{1}{4|\vec{q}| p_x} \sum_l C_l P_l^1(\cos \Theta_x^*) \sin \Phi_x^*$$
(2.13)

$$\overline{Re \ (J^{+1})^* J^{-1}} = \frac{1}{4|\vec{q}|p_x} \sum_l \eta D_l P_l^2(\cos \Theta_x^*) \cos(2\Phi_x^*) \qquad (2.14)$$

Hierbei ist η das Produkt aus den Paritäten von Anfangs- und Endzustand des Kernes und des emittierten Teilchens. Aus dieser Entwicklung wird erkennbar, daß der Azimutalwinkel Φ_x eine besondere Rolle spielt, da er nur in den CT- und TT-Termen auftritt. Dieser Winkel ist der Kippwinkel, der die Detektorebene aus der Streu-Ebene herauskippt. Bei einer selektiven Wahl von $\Phi_x = 45^{\circ}$ oder $\Phi_x = 225^{\circ}$ verschwindet der TT-Term und man erhält somit einen Wirkungsquerschnitt, der nur noch von drei Summanden abhängt, wobei zwei hiervon durch Einarmexperimente bestimmt werden können. Somit ist eine vollständige kinematische Separation der vier Kombinationen der Übergangsmatrixelemente, die im Wirkungsquerschnitt auftreten, möglich.

Unter der Annahme, daß die Anregung im Targetkern über eine endliche Anzahl von Zwischenzuständen wohldefinierten Spins und wohldefinierter Parität mit Breit-Wigner-Linienformen läuft, und daß die beteiligten Spins und Drehimpulse entsprechend dem LS-Schema koppeln, und der Vereinfachung des static limit, der annimmt, daß Anfangs- und Endkern undendlich schwer sind, erhält man Entwicklungskoeffizienten A_l, B_l, C_l, D_l , die in expliziter Form im Anhang B2 von [9] dargestellt sind.

Experimenteller Aufbau

In diesem Kapitel soll aufgezeigt werden, welche Parameter zu einer vollständigen Bestimmung von Koinzidenzwirkungsquerschnitten notwendig sind und wie diese im Experiment erfaßt werden können. In diesem Zusammenhang wird auch der experimentelle Aufbau am Magnetspektrometer QCLAM und die Integration des Goniometers in den Meßprozeß erläutert.

3.1 Parameter des Meßprozesses

Aus den theoretischen Ausführungen des vorigen Kapitels folgt, daß zur vollständigen Beschreibung der Kinematik einer A(e, e'x)B-Reaktion sowohl das gestreute Elektron als auch das emittierte Teilchen nachgewiesen werden muß. Wie im folgenden gezeigt wird, genügt es, wenn fünf Variable gemessen werden, um den fünffach-differentiellen Wirkunksquerschnitt (2.4) experimentell zu ermitteln. Da das einlaufende Elektron schon durch die vier bekannten Variablen $p_{\mu} = (E, \vec{p})$ vollständig definiert ist, müssen nur noch die Variablen des Ausgangskanals festgelegt werden. Dieser besteht aus den drei Konstituenten gestreutes Elektron, Restkern und emittiertes Teilchen, so daß zur vollständigen Beschreibung des Ausgangskanals insgesamt 12 Variable zu messen sind. Das gestreute Elektron und das emittierte Teilchen sind freie Teilchen, für die die Beziehung $E^2 = \vec{p}^2 + m_0^2$ gilt. Weiterhin müssen Energie- und Impulserhaltung erfüllt sein, sodaß man vier Gleichungen erhält, die vier Variable festlegen. Da das Experiment mit unpolarisierten Elektronen durchgeführt wird, ist die Messung gegenüber Drehungen um die Strahlachse invariant, so daß drei weitere Bestimmungsgleichungen zur Verfügung stehen.

Es verbleiben also fünf Variable, die durch das Experiment koinzident bestimmt werden müssen. Üblicherweise werden hierzu die fünf folgenden Variablen gewählt, wobei vorausgesetzt ist, daß der Typ des emittierten Teilchens bekannt ist.

- ω , Anregungsenergie im Targetkern
- E_x , Energie des Zerfallsteilchens
- Θ_e , Streuwinkel des Elektrons
- Θ_x , Polarwinkel des Zerfallsteilchens bezüglich des Impulsübertrages
- Φ_x , Azimutalwinkel des Zerfallsteilchens bezüglich des Impulsübertrages

Der Wirkungsquerschnitt ist somit vollständig festgelegt. Im folgenden soll gezeigt werden, wie die Messung der fünf Variablen im Experiment erfolgt. Aufgrund der unterschiedlichen Detektoren zerfällt der Meßvorgang hierbei in zwei räumlich getrennte Teilbereiche.

3.2 Elektronen-Zweig

Das Meßsystem für den Elektronen-Zweig besteht aus dem QCLAM-Spektrometer [5], einem orts- und winkelauflösenden Detektor [13] und einem Multiprozessorsystem zur Datenreduktion und Voranalyse [6]. Der gesamte Experimentierplatz mit dem QCLAM-Spektrometer und den Zusatzeinrichtungen - Vakuumsystem, Strahlfänger, Streukammer und Detektorsystem - ist in Abb. 3.1 in dreidimensionaler Ansicht gezeigt. Die Betonabschirmung, die normalerweise den Faraday-Cup umschließt, wurde der besseren Übersicht wegen weggelassen.



<u>Abb. 3.1:</u> Das neue QCLAM-Spektrometer. 1 = Streukammer, 2 = Targetleiter, 3 = Quadrupolmagnet, 4 = Dipolmagnet, 5 = Dreh- und Verschiebegestell, 6 = Laufschiene, 7 = Arbeitsplattform, 8 = Detektorsystem, 9 = Bleiabschirmung, 10 = Strahlfänger, 11 = Vakuum-Pumpstand, 12 = Magnet-Stromversorgung. In der Streukammer befindet sich neben dem Target ein dreiachsiges Goniometer, auf dem die Teilchen-Detektoren für Koinzidenzexperimente angebracht sind. Dieses ist über ein Sliding-Seal [14] genanntes Vakuum-Dichtband vakuumdicht mit dem Spektrometer verbunden, so daß der Meßwinkel des Elektronenspektrometers unter Aufrechterhaltung des Vakuums bezüglich des Elektronenstrahls frei variiert werden kann.

Das QCLAM-Spektrometer besteht aus einem horizontal fokusierenden Quadrupolmagneten 'Q' mit einem zusätzlichen fünften Pol zur Erzeugung von Anteilen höherer Multipolarität zur Korrektur von Abbildungsfehlern und einem vertikal stehenden Dipolmagneten 'Clam' mit muschelähnlichen Polschuhen, die bezüglich der dispersiven Ebene plan geneigt sind. Die am Target gestreuten Elektronen werden mit einem aus drei Vieldrahtdriftkammern bestehenden Detektorsystem (Multi Wire Drift Chamber, MWDC) im Bereich der Fokalebene des Spektrometers nach Impuls, Orts- und Winkelkoordinaten analysiert. So können mit Hilfe des Spektrometers die Anregungsenergie ω und der Elektronenstreuwinkel Θ_{ϵ} gemessen werden.

3.3 Hadronen–Zweig

Die Detektion der geladenen Zerfallsteilchen erfolgt innerhalb der Streukammer des QCLAM-Spektrometers. Die hierzu notwendigen Halbleiterdetektoren sind auf einem Goniometer angebracht, mit dessen Hilfe die Detektoren in einer Ebene gedreht werden können, die sich mit ausreichender Winkelgenauigkeit beliebig um die Impulsübertragungsachse drehen läßt. Weiterhin ist die Richtung dieser Achse innerhalb der Elektronenstreuebene drehbar, da die Impulsübertragungsachse vom Elektronenstreuwinkel, dem Einschußwinkel und der Anregungsenergie abhängt. Um die Energie der emittierten Teilchen zu ermitteln, verwendet man für leichte geladene Teilchen wie Protonen oder α -Teilchen im allgemeinen Halbleiterdetektoren. Diese bestanden bei den ersten Messungen aus zwei hintereinander geschalteten Halbleiterdetektoren unterschiedlicher Dicke. Im ersten, dem Target zugewandten Detektor von nur einigen μ m Dicke deponiert das Teilchen hierbei die Energie ΔE , im dahinter liegenden zweiten Detektor von einigen Millimetern Dicke die verbleibende kinetische Restenergie (E - ΔE). Die Identifizierung geladener Hadronen erfolgt hierbei über das Verhältnis des Energieverlustes ΔE zur Gesamtenergie E der in den beiden Detektoren deponierten Energie.

3.4 Goniometer und Targetleiter

Für die Bestimmung des Wirkungsquerschnittes benötigt man noch die Variablen Θ_x und Φ_x , da es erforderlich ist, die Zählrate für das Hadron x unter verschie-



Abb. 3.2: Goniometer und Targetleiter.

denen Winkelstellungen (Θ_x, Φ_x) zu messen. Hieraus folgt die Forderung einer Detektoranordnung, die um zwei senkrecht zueinander liegende Achsen drehbar gelagert sein muß. Realisiert wurde dies durch einen um zwei Achsen drehbaren Kranz, auf den mittels Halterungen die Halbleiterdetektoren montiert werden können.

Wie Bild 3.2 zeigt, ist die gesamte Anordnung zur Aufnahme der Teilchendetektoren an zwei vertikalen Streben aufgehängt, in die zum einen die Antriebselemente integriert sind und die andererseits eine Verbindung zum unteren Kranz herstellen. Durch diesen Aufbau ist eine Drehung der gesamten Anordnung in Richtung der Impulsübertragungsachse \vec{q} möglich. Der untere Kranz ist weiterhin mit dem oberen Kranz durch drei vertikale Befestigungsstreben verbunden, wobei der obere Kranz dann direkt mit dem Streukammerdeckel verschraubt ist. Der innere Ring dieses Kranzes ist ebenfalls drehbar gelagert und kann zur Aufnahme weiterer Detektoren verwendet werden. Diese Konstruktion erlaubt eine einfache Handhabung des Goniometers und erleichtert den Ein- und Ausbau in die Streukammer erheblich. Eine Justierung des Goniometers relativ zum Streukammerdeckel erübrigt sich somit bei einem Außbau der Meßvorrichtung, da die Position des Streukammerdeckels bezüglich der Strahlachse durch die Verschraubung mit der Streukammer festgelegt ist.

Da das sich das Goniometer im Strahlbetrieb in der evakuierten Streukammer befindet, ist es erforderlich, daß sämtliche Drehungen der Achsen während der Messung mit Hilfe von Motoren ausgeführt werden. Die Möglichkeit der Ansteuerung und somit gleichzeitigen Positionierung durch Schrittmotoren wurde bei der Konstruktion des Goniometers verworfen, da angenommen wurde, daß ein Haltemoment die Motorwelle im Stillstand fixieren müßte. Der damit verbundene Temperaturanstieg der Motorwicklungen kann im Vakuum wegen fehlender Wärmeabgabe nicht kompensiert werden. Der ansteigende Dampfdruck der Isolationsschicht der Motorwicklungen hätte somit eine Verschlechterung des Streukammervakuums zur Folge. Aus Kontruktions- und Platzgründen wurden deshalb Gleichstrommotoren zur Ansteuerung verwendet. Die Kenntnis der genauen Position der Achsen erfordert es bei den vorliegenden Betriebsbedingungen eine zusätzliche Meßeinrichtung zur Bestimmung der Winkelstellung zur Verfügung zu haben. Es wurde deshalb eine Positionierungsrückmeldung mittels optischer Winkelschrittgeber vorgesehen. Die anfänglichen Zweifel an der Tauglichkeit und der Lebensdauer infolge der erhöhten Strahlungsexposition konnten sich bei den bisher durchgeführten Messungen nicht bewahrheiten. Die hiermit erzielbare Positioniergenauigkeit des Goniometers für alle Drehbewegungen ist besser als 0.1°. Der Meßgenauigkeit wird hierbei nur durch die Verzahnungstoleranzen und die Toleranzen für die zugehörigen Achsabstände eine Grenze gesetzt, die sich besonders bei Anderung der Drehrichtung bemerkbar machen.

Um die Targetfolien relativ zum einfallenden Elektronenstrahl zu positionieren, kann die Targetleiter bezüglich der z-Achse gedreht werden, wodurch die optimale Targetdicke eingestellt werden kann. Andererseits ist während des Strahlbetriebes ein schnelles Einfahren neuer Targets jederzeit möglich, da die Targetleiter bis zu acht GSI-Standard-Target-Rähmchen aufnehmen kann. Um ein Auswechseln der gesamten Targetleiter auch im evakuierten Zustand zu ermöglichen, wurde eine Targetschleuse [8] konstruiert, die durch ein Ventil vakuumtechnisch von der Streukammer abgetrennt werden kann. Die Verfahrmimik für Targetwinkel und Targethöhe befindet sich hierbei außerhalb des Vakuums, um Vakuumprobleme auf ein Mindestmaß zu beschränken. Der Antrieb und die Positionsrückmeldung sind hierbei analog denen des Goniometers, wobei das Getriebe eine Positionsgenauigkeit der Targethöhe von 0.1mm und des Targetwinkels von 0.1° zuläßt.

4 Entwurf und Aufbau der Goniometeransteuerung

Die Ausführungen des letzten Kapitels über den vorhandenen experimentellen Aufbau und die Randbedingungen, die ein Koinzidenzexperiment an die aufzunehmenden Parameter stellt, legen das Konzept einer Goniometer- und Targetansteuerung, das diesen Anforderungen entsprechen soll, schon in einem weiten Rahmen fest. Diese Randbedingungen sollen hier noch einmal kurz erwähnt werden. Ihnen schließt sich das hieraus entstandene Konzept und die Realisierung der entwickelten Steuerung an.

4.1 Konzeptionelle Überlegungen

Da aus konstruktionstechnischen Gründen auf den Einsatz von Schrittmotoren verzichtet wurde, für die schon eine Vielzahl industriell gefertigter Ansteuerungsmodule mit kompletter Peripherie existieren, sollte im Rahmen dieser Arbeit eine Ansteuerung für Gleichstrommotoren entwickelt werden, die den am QCLAM-Spektrometer vorhandenen Gegebenheiten und experimentellen Bedingungen angepaßt ist.

Hierbei sollte eine für den Experimentator einfache Möglichkeit bestehen, alle für das Experiment wichtigen Parameter jederzeit schnell erfassen oder ändern zu können. Bedingt durch die vorhandene räumliche Trennung von Experiment und Meßwertaufnahme muß die Ansteuerung deshalb von zwei getrennten Bedienungseinheiten aus erfolgen können, da das Experiment von einem separaten Kontrollraum aus durchgeführt wird und andererseits bei Justierungsarbeiten eine direkte visuelle Überwachung der Einstellungen möglich sein muß. Die Steuerung sollte hierbei als autonome Einheit aufgebaut werden, um von anderen Systemen unabhängig zu sein. Es bot sich deshalb die Verwendung eines Einplatinen-Mikrocomputers an, der die gesamte Steuerung des Programmablaufes übernimmt und andererseits die Möglichkeit der Kommunikation mit dem Benutzer über ein Terminal bietet.

4.2 Realisierung

In der folgenden Abbildung ist ein Blockschaltbild der Ansteuerungselektronik mit der vollständigen Peripherie dargestellt. Die Ansteuerungselektronik zerfällt hierbei in drei separate Teile. Der erste stellt einen vollständigen Einplatinen-Mikrocomputer dar. Dieser auf dem Motorola 68000 Mikroprozessor [15, 16] basierende Mikrocomputer wurde im Rahmen einer Diplomarbeit [17] für die lokale Ansteuerung von Magnetnetzteilen entwickelt, wurde aber im Design so ausge-



<u>Abb. 4.1:</u> Schematischer Aufbau der Goniometersteuerung mit einer Darstellung der Verbindungen zur Peripherie. In der mittleren Spalte sind die drei Einheiten dargestellt, aus denen die Goniometersteuerung aufgebaut ist. Diese stellen einen Einplatinen-Mikrocomputer mit zwei Schnittstellen zur Kommunikation mit der Außenwelt, einer zur Ansteuerung des Goniometers und der Targetleiter notwendigen Logik und einer Motoransteuerung vom Typ MTRG 24 [18] dar. Zusätzlich besteht die Möglichkeit des Betriebes der Steuerung über eine Handsteuerung.

legt, daß er auch für andere Regelungsaufgaben universell eingesetzt werden kann. Hierzu besitzt er für den Anschluß externer Peripherie zwei Schnittstellen. Auf dem "Expansionsbus" stehen alle Prozessorsignale wie Daten-, Adressund Signalbus des Prozessors zur Verfügung. Diese Schnittstelle ist somit für den Anschluß externer Peripherie predistiniert. Weiterhin existiert ein Latch-Port mit 24 digitalen Ausgängen für Steuerungsaufgaben, der für die Goniometersteuerung jedoch nicht verwendet wird. Außerdem besitzt die Mikrocomputerplatine noch zwei serielle Ports nach der RS-232-Norm, wobei die eine Schnittstelle den Anschluß eines Terminals mit vollem RTS/CTS-Protokoll erlaubt und die andere Schnittstelle den für Programmerstellungszwecke notwendigen Betrieb eines Terminal-Host-Systems unter Verwendung eines SystemDebugger/Analysers mit einfachem Xon/Xoff-Protokoll ermöglicht. Hierdurch können die auf der VAX mit den Crosssoftwaretools von MICROTEC erstellten 68000-Programmcodes über die Download-Funktion des auf der Prozessorplatine installierten Debuggers/Analysers heruntergeladen und getestet werden.

Der zweite Teil stellt die notwendige Verbindung zwischen den Meßwertaufnehmern an Goniometer und Targetleiter und dem Einplatinen-Mikrocomputer her. Hierzu gehören das Auslesen der optischen Winkelschrittgeber zur Positionskontrolle und das Abfragen der Endschalter für Begrenzungen und Referenzpunkte. Weiterhin enthält diese Schaltung die Ansteuerungslogik für die Gleichstrommotoren. Es wurde hierbei jedoch auf das Gleichstrommotor-Ansteuerungsmodul MTRG 24 der Firma MATTKE [18] zurückgegeriffen, sodaß auf die eigene Entwicklung einer Motoransteuerung verzichtet werden konnte. Derartige Module besitzen den Vorteil, daß in ihnen neben der reinen Ansteuerung der Motoren gleichzeitig Schutzschaltungen für Ansteuerungselektronik und Motor integriert sind. Die Ansteuerungslogik muß somit nur noch die für den Betrieb dieses Modules notwendigen Signale zur Verfügung stellen.

Außerdem generiert diese Schaltung noch die zur Kommunikation mit der Handsteuerung notwendigen Signale und stellt diese über einen eigenen Port zur Verfügung. Hierfür wurde eine eigene Platine entwickelt, die die gesamte Steuerlogik enthält.

Für die Handsteuerung wurde ein eigenes Eingabemedium entwickelt. Dieses bietet dem Benutzer die Möglichkeit der transparenten Kommunikation über Miniaturschalter und zwei alphanumerische Anzeigen. Somit konnte eine Schaltung entwickelt werden, die in einem handlichen Gehäuse Platz findet. Außerdem nimmt dieses Gehäuse auch noch die Steuerung für das Spektrometer auf.

4.2.1 Mikroprozessor-Platine

Um unabhängig von anderen Rechnern zu sein, wurde ein eigener Mikrocomputer eingesetzt. Derartige Einplatinen-Microcomputer besitzen den Vorteil, daß sie trotz ihrer kompakten und modularen Bauweise für eine Vielzahl von Applikationen eingesetzt werden können. Hierzu gehören zum größten Teil Steuerund Regelungsaufgaben, wobei die Entwicklung der Programme jedoch meist auf anderen Systemen erfolgt. Zur Kommunikation mit der Außenwelt verfügen sie oft über eine Vielzahl von Schnittstellen. Dieses Konzept gestattet es, einen Mikrocomputer als Minimalkonfiguration mit der Möglichkeit der späteren Erweiterbarkeit und gleichzeitig als äußerst preiswerte Schaltung aufzubauen.

Die eingesetzte Microcomputerplatine verwendet als Mikroprozessor einen Motorola 68000, der mit einer Frequenz von 8 MHz getaktet wird. Zur Aufnahme des Programmcodes dient ein 128 KByte großer EPROM-(Erasable-Programable Read Only Memory – lösch- und programmierbarer Festwertspeicher) Bereich und zur Aufnahme von dynamischen Daten ein 64 KByte großer RAM-(Random Access Memory – Speicher mit wahlfreiem Zugriff) Bereich.

Die Ansteuerung der Peripheriebausteine durch den Prozessor erfolgt nach dem Prinzip des *memory mappings*. Dies bedeutet, daß jeder Peripheriebaustein eine feste Adresse oder einen festen Adressbereich im gesamten Adressierungsbereich des Prozessors hardwaremäßig zugewiesen bekommt. Soll nun ein bestimmter Peripheriebereich angesprochen werden, so wird einfach die entsprechende Adresse oder der Adressbereich ausgelesen oder beschrieben.

Label	Deviceadresse	Devicebeschreibung
.DUA\$A_ADR	\$600001	Duart-Basisadresse
.ENC\$A_ADR	\$C00001	Scaler-PAL-Basisadresse
.DAC\$A_ADR	\$C00081	DAC-Basisadresse
.END_1\$A_ADR	\$C00181	En dach alt and drasson
.END_2\$A_ADR	\$C00101	
.LED_1\$A_ADR	\$C00501	LFD_Adressen der Handsteverung
.LED_2\$A_ADR	\$C00481	f LED-Adressen der Handstederung
.SWITCH_1\$A_ADR	\$C00681	Basisadrosson der Miniaturschalter
.SWITCH_2\$A_ADR	\$C00601	f Dasisaulessen der Miniaturschafter
.ENC_EXT\$A_ADR	C0058d	Drehknopfadresse der Handsteuerung
.DISPLAY_1\$A_ADR	\$C007F1	Adressen der Alphanumerischen Anzeigen
.DISPLAY_2\$A_ADR	\$C00771	
.EXT\$A_ADR	\$C00201	Busfreigabe für die Handsteuerung

<u>Tabelle 4.1:</u> Peripherieadressen für die Select-Signale

Ferner ist der verwendete Microprozessor in der Lage, interruptgesteuerte Applikationen mit unterschiedlichen Prioritäten verwalten zu können, was die Möglichkeit der Ausführung zeitkritischer Routinen bietet. Da die optischen Winkelschrittgeber mit einer Frequenz von 1000 Hz ausgelesen werden müssen, wurde hierfür eine Interrupt-Service-Routine programmiert, die von dieser Möglichkeit Gebrauch macht. Die Auslösung des hierfür notwendigen Interrupts muß durch einen Peripheriebaustein erfolgen, der an dem am Prozessor herausgeführten Systembus angeschlossenen ist. Als einziger Peripheriebaustein kam hier der die Kontrolle der seriellen Schnittstellen übernehmende Motorola 68681 DUART (Dual Asynchronous Receiver/Transmitter) [19] in Frage. Dieser kann gleichzeitig zwei serielle Schnitstellen mit unterschiedlichen Betriebsparametern verwalten und verfügt über einen integrierten programmierbaren Timer, der im vorliegenden Fall auf Interruptlevel 7 gelegt wurde.



<u>Abb. 4.2:</u> Blockschaltbild der Goniometer-Hauptplatine. Die einzelnen dem Goniometer und der Targetleiter zugeordneten Funktionsblöcke stehen über den *Expansion-Bus* mit der Mikroprozessor-Platine in Verbindung, wobei die Koordination vom *adressdecoder* übernommen wird, der die für die Funktionsblöcke notwendigen Select-Signale generiert. Die Handsteuerung kann als externe Einheit ebenfalls über den *adress decoder* angesprochen werden.

4.2.2 Hauptplatine

Im folgenden soll das Funktionsprinzip der Γ ONIO-Hauptplatine beschrieben werden. Hierzu ist in Abbildung 4.2 das Blockschaltbild der Schaltung abgebildet.

Die gesamte Schaltung zerfällt in eine Anzahl kleinerer Blöcke, deren Funktion im folgenden erläutert werden soll. Diese Untergliederung erfolgte aufgrund der dem Goniometer und der Targetleiter zugewiesenen Funktionsblöcke Winkelmessung, Endschalterabfrage und Motoransteuerung und der für die Handsteuerung notwendigen Logik. Dem übergeordnet ist der "adress decoder", dessen Funktion darin besteht, die Select-Signale für die einzelnen Blöcke zu generieren. Hierdurch wird erreicht, daß immer nur ein Block über die Datenleitungen mit der Prozessorplatine kommunizieren kann. Die Verbindung mit der Prozessorplatine erfolgt hierbei über den Expansions-Bus. Durch den Einsatz programmierbarer Logikbausteine (PAL, Programmable Array Logic) wurde der Aufbau- und Testaufwand erheblich reduziert, weil somit ein Teil der Hardware in den Bereich der Software ausgelagert werden konnte. Weiterhin wurde durch das Mikroprozessorkonzept die Möglichkeit geschaffen, das zur Steuerung notwendige Programm in einem Festwertspeicher (EPROM) unterzubringen. Für diese Lösung spricht, daß spätere Änderungen oder Erweiterungen durch einfaches Umprogrammieren erreicht werden können. Die gesamte Elektronik der ΓΟΝΙΟ-Hauptplatine wurde in konventioneller diskreter TTL-Logik aufgebaut. Durch den Verzicht auf hochintegrierte Elektronikbausteine ist somit die Möglichkeit einer einfachen Fehlersuche bei einem Ausfahl der Elektronik gegegeben.

Zur Aufnahme der Achsenpositionen des Goniometers wurden optische Winkelschrittgeber HEDS-5000 der Firma Hewlett & Packard verwendet [20]. Diese arbeiten nach dem Prinzip einer Lichtschranke, die die Rotation einer systemfesten Achse durch die Unterbrechung eines Lichtsignales in elektrische Signale umwandelt.

Die Bewegung eines der Kränze des Goniometers wird auf die systemfeste Encoder-Achse übertragen, die mit einer Metallscheibe, dem sogenannten Code-Rad, verbunden ist, auf der am äußeren Rand 500 äquidistante Schlitze eingestanzt wurden. Das Code-Rad läuft durch zwei Gabellichtschranken, die jeweils ein verstärktes Signal liefern, wenn einer der Schlitze zwischen Leuchtdiode und Photodiode der Gabellichtschranke fällt. Die beiden Gabellichtschranken wurden nun so angeordnet, daß bei einer Drehung zwei um 90° verschobene Rechtecksignale erzeugt werden, aus deren Phaseninformation auf den Drehsinn geschlossen werden kann. Die von den Winkelschrittgebern gelieferten Signale werden zuerst durch einen Schmitt-Trigger flankenverbessert und verstärkt, sodaß der in einem PAL programmierte 4 Bit-Counter die ankommenden Signale zu einem Positionswert weiterverarbeiten und bei Anfrage auf dem Datenbus zur Verfügung stellen kann.



<u>Abb. 4.3:</u> Blockdiagramm und Signale der Winkelschrittgeber [20]. Im linken Teil ist der elektrische Aufbau schematisch dargestellt. Das mit der äußeren Achse verbundene Code-Rad unterbricht je nach Winkelstellung die Lichtsignale einer Gabellichtschranke, die hieraus zwei phasenverschobene elektrische Signale generiert. Im rechten Teil sind diese Ausgangssignale dargestellt, aus denen die Information über den Drehsinn und die Winkeländerung extrahiert werden kann.

Als weiteres Eingangssignal müssen die Endschalter, die als Referenzpunkte und zur Beschränkung von Bereichen, die aus konstruktionstechnischen Gründen nicht angefahren werden dürfen, dienen, ausgewertet werden. Beim Ansprechen eines der Endschalter wird dessen anfänglich auf Betriebsspannung liegende Ausgangssignal auf Masse gezogen. Diese durch einen Schmitt-Trigger verbesserte Flanke löst in einer nachgeschalteten Reset-Logik ein Clear-Signal für das Latch des Multiplexers der Motoransteuerung aus. Diese Reset-Logik ist so ausgelegt, daß sie nur auf die negative Flanke des Endschaltersignals reagiert und sodurch bei einem längeren Niedergedrückthalten eines Endschalters das Verfahren der Motoren nicht hindert.

Für die verwendete Gleichstrommotor-Ansteuerung muß eine Regelspannung im Bereich von ± 10 V zur Verfügung gestellt werden, deren Größe die Drehzahl und den Richtungssinn der Motoren beeinflußt. Hierfür wurde ein DAC (Digital Analog Converter) mit einer Auflösung von 8 Bit mit nachfolgendem Strom-Spannungs-Wandler eingesetzt, dessen Ausgangsspannung über einen Isolationsverstärker [21] zur galvanischen Trennung von Hauptplatine und Motorsteuerung auf den Regeleingang der Motorsteuerung geführt ist. Die Selektion der Motoren erfolgt über eine Relaislogik, die über einen Multiplexer zur Motorauswahl angesteuert wird. Diese gestattet das gleichzeitige Verfahren nur eines Motors, was sich im Probebetrieb jedoch als ausreichend und sinnvoll erwiesen hat. Neben diesen dem Goniometer zugewiesenen Funktionsblöcken wurde auf der Hauptplatine noch die Ansteuer- und Ausleselogik für die Handsteuerung untergebracht. Da für diese jedoch eine eigene Platine entwickelt wurde, beschränkt sich diese Logik im wesentlichen auf die Terminierung der Bussignale.

4.2.3 Motoransteuerung

Bei dem verwendeten Transistor-Servoverstärker MTRG 24 handelt es sich um einen pulsbreitenmoduliert arbeitenden Verstärker im Europakartenformat. Das Modul ist als Vierquadranten-Verstärker ausgeführt, daß heißt, der Motor kann in beide Richtungen antreiben sowie auch bremsen. Weitere Vorzüge dieses Moduls sind

- Guter Wirkungsgrad durch Verwendung einer Taktendstufe
- Mindestlastinduktivitäten sind bereits in der Steuerung integriert
- Spannungsprogrammierbare Strombegrenzung
- Regelung der Drehzahl durch Vorgabe einer Spannung von $\pm 10V$ am Differenzeingang des Drehzahlreglers
- Keine Hilfsspannungen sind erforderlich

4.2.4 Regelprinzip des Vierquadranten-Verstärkers MTRG 24

Die Servoverstärker arbeiten nach dem Prinzip der Drehzahlregelung mit unterlagertem Stromregelkreis. Der Signalflußplan dieses Reglerprinzips ist in der folgenden Abbildung dargestellt.

Der Stromregelkreis besteht aus einem Stromregler und einer Verstärker-Endstufe. Der jeweilige Strom-Istwert wird am Ausgang der Endstufe ermittelt und auf den Summierpunkt vor dem Stromregler zurückgeführt. Den Strom-Sollwert liefert hierbei der vorgeschaltete Drehzahlregler. Soll- und Istwert werden verglichen und die Differenz wird dem Stromregler zugeführt.

Der übergeordnete Drehzahlregelkreis besteht aus Drehzahlregler, Stromregelkreis und Motor. Der Drehzahl-Sollwert wird von außen durch eine von einem DAC (Digital Analog Converter) gelieferte Spannung, die der Drehzahl proportional ist, vorgegeben. Der Drehzahl-Istwert wird aus einer "I \times R-Regelung" gewonnen und am ersten Summierpunkt mit dem Drehzahl-Sollwert verglichen. Diese Regelung mißt die am Motor anliegende Spannung, subtrahiert davon den Ohmschen Spannungsabfall am Motor und erhält somit eine Information über die momentane Drehzahl des Antriebes. Die somit bekannte Differenz ist die



Eingangsgröße des Drehzahlreglers. Er bildet aus der Regeldifferenz den erforderlichen Strom-Sollwert.

Abb. 4.4: Signalflußplan des Servoverstärkers.

Der Vorteil dieses Regelprinzips ist, daß Strombegrenzungen, die zum Schutz von Motor und Verstärker notwendig sind, auf einfache Weise nur durch Begrenzung der Ausgangsspannung des Drehzahlreglers (Strom-Sollwert) realisiert werden können. Hierzu ist dem Drehzahlregelkreis ein schneller Stromregelkreis unterlagert, der ein unzulässiges Ansteigen des Ankerstromes im Motor verhindert.

4.2.5 Handsteuerung

Für die Handsteuerung wurde eine eigene Platine entwickelt. Das Blockschaltbild der Schaltung ist in Abbildung 4.5 dargestellt.

Die gesamte Schaltung der Handsteuerung ist wie die der Hauptplatine in mehrere Untereinheiten aufgegliedert. Diese Aufteilung erfolgte entsprechend den zur Verfügung stehenden Bedienungseinheiten, der alphanumerischen Anzeige, den Miniaturtastern zur Befehlseingabe und einem Drehknopf zur Eingabe von Winkel- und Höhenwerten für die entsprechenden Achsen des Goniometers. Diesen Modulen ist wiederum ein "adress-decoder" übergeordnet, der die Select-Signale für diese Blöcke generiert. Die Verbindung mit der Hauptplatine erfolgt über den schon erwähnten eigenen Bus, der im wesentlichen die Daten- und Adresssignale des Prozessors zur Verfügung stellt. Im folgenden soll die Funktionsweise dieser Blöcke näher beschrieben werden.

Als alphanumerische Anzeige wurden zwei HDSP-2112-Displays der Firma Hewlett & Packard [22] verwendet. In jedem dieser Displays ist ein vollständiger CMOS-Mikrocontroller zur Ansteuerung der acht alphanumerischen Charaktere, die aus einer 8×5-Matrix aufgebaut sind, integriert. Neben dem fest einprogrammierten ASCII-Zeichensatz ist dem Anwender über einen eigenen internen RAM-Bereich die Möglichkeit gegeben, eigene Charaktere zu generieren. Jedes Display kann bezüglich der Ansteuerung als ein individueller RAM-Baustein behandelt werden, dessen Aufgabe darin besteht, eine bestimmte Kombination von Zeichen zu speichern und darzustellen.

Die Kommunikation mit der Handsteuerung erfolgt über Miniaturtaster, wobei in einigen dieser Taster eine LED-Diode integriert ist, die den gewählten Funktionszustand anzeigt. Die Taster werden über die Interrupt-Service-Routine aus-



<u>Abb. 4.5:</u> Blockschaltbild der Handsteuerung. Über der Abbildung der Handsteuerung sind die einzelnen Bedienungseinheiten schematisch dargestellt. Dies sind im einzelnen die alphanumerische Anzeige, die Miniaturtaster mit den zur Anzeige des Betriebszustandes eingebauten LED-Dioden und der zur Eingabe numerischer Werte vorhandene Drehknopf. Diese Funktionsblöcke sind über einen externen Bus mit der Hauptplatine verbunden, wobei ein *adress decoder* deren Koordination und die Generierung der hierfür notwendigen Select-Signale übernimmt. gelesen und der derzeitige Status wird vom Programm in einem eigenen Register abgespeichert. Die LED-Dioden werden durch ein LATCH-Register angesteuert und können somit bei Bedarf dem jeweiligen Status angepaßt werden. Die Eingabe von Stellwerten für Winkel und Höhen erfolgt über einen Drehknopf, der über einen optischen Winkelschrittgeber den geforderten Wert an die Elektronik weiterleitet. Dieser Block gleicht somit dem schon auf der Hauptplatine befindlichen zum Auslesen der Achsenpositionen.

Entwicklung der Treibersoftware

Ebenso wichtig wie die Entwicklung der Hardware war die Programmierung einer für den Experimentator ansprechenden, einfach zu bedienenden und übersichtlichen Kommando-Shell, die das Bindeglied zwischen Benutzer und Ansteuerungselektronik darstellt. Sie soll es dem Experimentator ermöglichen, jederzeit die das Goniometer und die Targetleiter betreffenden experimentellen Parameter auf einfache Weise ändern zu können und über den derzeitigen Status informiert zu sein.

5.1 Entwicklungsumgebung

Die Mikroprozessor-Platine stellt als Softwareentwicklungswerkzeuge nur einen System-Debugger/Analyser zur Verfügung, womit eine Programmierung nur in 68000-Assembler-Code möglich gewesen wäre. Da dieser Programm-Code jedoch schwer lesbar ist, die Programmierung strukturierter Architekturen hiermit schwierig ist und die Erweiterung des Programmes durch Fremde somit Probleme in sich birgt, wurde zusätzlich die Hochsprache C [23] in das Betriebssystem der Mikroprozessor-Platine integriert. Die Wahl auf die Programmiersprache C ist einerseits auf das Angebot im Cross-Software Markt und andererseits auf den Standardeinsatz der Programmiersprache C in hardwarenahen Problemen zurückzuführen.

Um auch zeitkritische Aufgaben wie das Abfragen der optischen Winkelschrittgeber und der verschiedenen Endschalter und Taster der Handsteuerung bewältigen zu können, wurde eine eigene Interrupt-Service-Routine entwickelt und diese in die Initialisierungsroutine des DUART integriert. Die Möglichkeit der Verwendung eines Real-Time-Multitasking-Kernels, wie es das Produkt pSOS-68k der Firma Software Components Group Inc. [24] darstellt, kam wegen seiner Komplexität und seines enormen Speicherbedarfs, der aufgrund des beschränkten ROM-Speicherplatzes auf Kosten des Komforts des Hauptprogrammes gegangem wäre, nicht in Frage.

Die Entwicklungsumgebung bestand somit aus folgenden Komponenten:

- System-Debugger/Analyser pROBE-68k der Firma Microtec Research
- C-Compiler, Assembler, Linker und Librarian der Firma Microtec Research
- Module Management System MMS der Firma Digital Equipment als Teil des vorhandenen Paketes für die VAX-Softwareentwicklung

Das Module Management System MMS stellt hierbei die Möglichkeit der automatischen Erstellung des Gesamtprogrammes aus mehreren Modulen zur Verfügung. Es verwendet hierzu eine Liste aller Abhängigkeiten zwischen den Quelldateien und ein Regelwerk, das sämtliche Schritte des Entwicklungszyklusses beschreibt. Dies hat den Vorteil, daß bei einer Neuerstellung des Programmes nur Module neu übersetzt werden müssen, die geändert wurden.

5.2 Das **FONIO-Hauptprogramm**

Das FONIO-Hauptprogramm wurde in der Hochsprache C geschrieben, die wegen ihrer Maschinensprachen-Nähe sehr gut für Steuer- und Regelprogramme geeignet ist, da sie direkt auf Hardwareregister zurückgreifen kann und die Einbindung von Assemblerprogrammen keine großen Schwierigkeiten in sich birgt. Das Programm selbst ist modular aus mehreren Routinen aufgebaut, die jedoch teilweise funktionell ineinander greifen und hierdurch voneinander abhängen. Der Kern des Programmes liegt in der main()-Routine, die zum einen die Initialisierung des gesamten Systems übernimmt und andererseits den Aufruf der einzelnen Unterprogramme steuert. Der Einfachheit halber wurde diese Steuerung als Endlosschleife realisiert, die in Abhängigkeit von über die Tastatur oder der Handsteuerung eingegebenen Befehlen die entsprechenden Unterroutinen anspringt und gleichzeitig die Aktualisierung der Achsenstellungen übernimmt. Die einzelnen Unterroutinen stellen zum einen eine Kommando-Shell zur Eingabe von Befehlen und zur Rückmeldung wichtiger Parameter über ein Terminal zur Verfügung. Eine weitere Unterroutine ist der Ansteuerung und Befehlsentgegennahme von der Handsteuerung gewidmet. Demgegenüber stellen andere Module über eine Vielzahl kleinerer Unterroutinen die Verbindung zu den anzusteuernden Einheiten wie Motorsteuerung, Taster oder Anzeigeeinheiten her.

Im folgenden soll noch kurz auf den Algorithmus zur Ansteuerung der Motoren eingegangen werden. Um nämlich ein genaues Anfahren von vom Benutzer vorgegebenen Punkten beliebiger Achsen zu gewährleisten, wurde ein einfacher Algorithmus implementiert, der dieses genaue Anfahren ermöglicht, auch wenn der mechanische Widerstand der Achsen keine Konstante des Winkels ist. Die Bewegung der Achsen gliedert sich in einen Anfahrbereich, in dem kontinuierlich die Motordrehzahl bis zu ihrem maximal möglichen Wert erhöht wird, einen Fahrbereich, in dem die maximale Motordrehzahl beibehalten wird, und einen Bremsbereich. In diesem wird die Drehzahl des Motors wieder kontinuierlich erniedrigt, um den Endpunkt mit minimaler Drehzahl zu erreichen. Kommt die Achse vor oder hinter dem anzufahrenden Punkt zur Ruhe, so wird die Drehzahl wieder erhöht, um erneut den Bremszyklus zu durchlaufen. Wird wiederum der Endpunkt überfahren, wird der Vorgang iterativ wiederholt bis der gewünschte Endpunkt exakt angefahren wurde. Der gesamte Zyklus ist beispielhaft im folgenden Diagramm durch Auftragung des Winkels und der Drehzahl respektive des Motorstromes über der Zeit skizziert. Der Deutlichkeit halber sind die Kurvenverläufe übertrieben dargestellt worden.



<u>Abb. 5.1:</u> Vollständiger Zyklus beim Verfahren einer Achse. Aufgetragen ist zum einen der Motorstrom, der proportional zur Drehzahl des Motors ist, und andererseits der von der Motorachse überfahrene Winkel in Abhängigkeit von der Zeit. Zum besseren Verständnis wurde der gesamte Zyklus in mehrere Bereiche aufgeteilt.

Wie zu erkennen ist, nähert sich der momentane Wert der Achsenstellung nach einem Anfahrbereich oszillatorisch dem Endwert.

5.2.1 Interrupt-Service-Routine

Neben dem eigentlichen Steuerprogramm läuft gleichzeitig interruptgesteuert ein Assemblerprogramm ab, dessen Funktion im folgenden beschrieben werden soll. Diese Interrupt-Service-Routine sorgt dafür, daß alle Achsenstellungen in äquidistanten Zeitabschnitten abgefragt werden, sodaß bei der Bewegung einer beliebigen Achse keine Information über die aktuelle Position verloren geht. Da der interne Zähler jedes Scaler-PALs nur als 4-Bit Counter ohne Überlauf programmiert werden konnte, muß sichergestellt sein, daß bei einem Überlauf des Zählers anhand der Differenz zur letzten ausgelesenen Position zu erkennen ist, ob eine Drehung in negative oder postive Richtung erfolgte und wie groß diese war. Um dies sicherzustellen, liest die Interrupt-Service-Routine die Scaler mit einer Frequenz von 1000 Hz aus und speichert die aktuellen Werte in einem eigenen Register, welches vom Hauptprogramm jederzeit ausgelesen werden kann.

Außerdem werden in der Interrupt-Service-Routine im gleichen Modus die Endschalter am Goniometer und die Miniatur-Schalter der FONIO-Handsteuerung abgefragt und ausgewertet, sodaß dem FONIO-Hauptprogramm die aktuellen Werte jederzeit zur Verfügung stehen.

5.3 Kommando-Shell

Da eine optisch untergliederte Benutzerführung den größtmöglichen Komfort bietet wurde die im Entwicklungsstadium implementierte Eingabemöglichkeit über eine Kommandozeile durch eine Oberfläche erweitert, die zusätzlich wichtige Parameter in einer für den Benutzer übersichtlichen Form darstellt.

5.3.1 Der Kommandoparser

Im folgenden soll auf die Verarbeitung über das Terminal eingegebener Kommandos eingegangen werden. Um die Befehlsliste des Γ ONIO-Hauptprogramms jederzeit ohne großen Aufwand erweitern zu können, wurde ein eigener Kommandoparser entwickelt, zumal die Bibliotheksroutinen des C-Compilers MCC68K keine geeigneten Eingaberoutinen enthalten und die vorhandene get_line()-Routine kein Editieren innerhalb der Eingabezeile erlaubt. Die hiermit zur Verfügung stehenden Editiermöglichkeiten sind in der folgenden Tabelle aufgelistet. Um einen möglichst großen Editierkomfort zu gewährleisten, wurde außerdem eine "command-history" implementiert, die es ermöglicht, schon einmal eingegebene

delete	löscht das Zeichen unter dem Cursor
insert	de/aktiviert den insert mode
arrow left	bewegt Cursor ein Zeichen nach links
arrow right	bewegt Cursor ein Zeichen nach rechts
arrow up	springt in der command history einen Eintrag nach vorne
arrow down	springt in der command history einen Eintrag nach hinten
ctrl a	setzt insert mode
ctrl h	springt zum Anfang der Eingabezeile
ctrl e	springt zum Ende der Eingabezeile
ctrl r	stellt den Fensterinhalt wieder her
ctrl y	löscht die gesamte Eingabezeile
backspace	löscht das links vom Cursor stehende Zeichen

Tabelle 5.1: Verfügbare Editiermöglichkeiten.

Kommandozeilen wieder zurückzurufen ohne die gesamte Eingabezeile neu eingeben zu müssen. Die Speichertiefe wurde hierbei auf zehn Zeilen begrenzt, was im Normalfall jedoch ausreichend ist und auch von bekannten Terminals zur Verfügung gestellt wird.

Die vom Benutzer eingegebene Zeile wird dann von einem Parser in vom Programm her bekannte Bruchstücke, sogenannte "Tokens" zerlegt. Der Parser vergleicht die eingegebenen Tokens nach einer festen, jederzeit erweiterbaren C-Struktur und arbeitet je nach Token eine bestimmte Unterroutine ab. Die C-Struktur besteht hierbei aus einer Auflistung der vorhandenen Befehle mit der Zuweisung einer Nummer

```
struct key {
        char *keyword;
        int keycount;
        \} keytab[] = {
                 "cl",1,
                 "clear",1,
                 "dr",4,
                 "drive",4,
                 "ex",6,
                 "exit",6,
                 "he",2,
                 "help",2,
                 "re",7,
                 "reset",7,
                 "setpar",5,
                 "setup",11,
                 "sp",5,
                 "su",11,
                 "t",8,
                 "target",8,
                 "td",9,
                 "tu",10,
        };
```

In einer einfachen *switch-case*-Schleife werden in Abhängigkeit von dieser Nummer dann die entsprechenden Unterroutinen angesprungen.

5.3.2 Bedienungsanleitung der FONIO-Shell

Im folgenden soll auf die Bedienung des ΓONIO-Programmes eingegangen werden. Hierzu wird eine Kurzbeschreibung aller verfügbaren Befehle gegeben. Zum besseren Verständnis und um einen optischen Eindruck von der Bedienungsoberfläche zu bekommen, ist in folgender Abbildung das Hauptmenü der Goniometer-Steuerung abgebildet, wie es auf einem angeschlossenen Terminal beim Betrieb erscheint.

notor nr.						val	ue			or	n/off		
1 - detect	or angle θ	90.000											
2 - detect	or angle ϕ							0.	000				
3 - mome	ntum trans	fer axis q						0.	000				
4 - angle	Φ							0.	000				
5 - target	angle						45.	000					
6 - target	heigth							27.	000				
				swi	tch -	nur	nber						
	>1< 2	> 3 < 4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	
drive		target up			clear		reset						exit
setpar	setpar target down				help setup								

>

Abb. 5.2: **FONIO**–Bedienungs–Shell.

Die Oberfläche der Benutzerführung wurde optisch in drei Bereiche aufgeteilt. Die oberen Zeilen des ersten Bereiches geben die derzeitigen Achsenstellungen des Goniometers mit ihrer Zuordnung zu den physikalisch relevanten Winkeln wieder. Diese werden durch die Interrupt-Service-Routine jederzeit aktualisiert und vom Programm unter der Spalte value angezeigt. Wird eine der Achsen vom Benutzer verfahren, so wird dies in der Spalte mit dem Titel on/off angezeigt. Der mittlere Bereich des Menüs gibt den Status der Endschalter wieder. Ist einer dieser Schalter geschlossen, wurde also ein Referenzpunkt angefahren, so wird der entsprechende Schalter als aktiv angezeigt. Im dritten Bereich des Menüs sind die vom Benutzer ausführbaren Befehle aufgelistet, deren Bedeutung über die *help*-Funktion abgerufen werden können. Diese sind im folgenden mit einer Kurzbeschreibung ihrer Funktion in alphabetischer Reihenfolge aufgelistet. Grundsätzlich werden alle Kommandos sowohl in Groß- als auch in Kleinschreibung vom Programm korrekt verarbeitet. Angaben in eckigen Klammern sind zwingende Parameter und müssen durch Leerzeichen voneinander getrennt mit angegeben werden, während Angaben in geschweiften Klammern optional sind. Erfolgt dies nicht, so erfragt das Programm automatisch die erforderlichen Werte.

• clear

Setzt alle Scaler-Werte auf Null zurück. Alternativ kann auch die Abkürzung cl verwendet werden.

 drive [motor_nr] [value] {r} Durch Angabe einer Motornummer nach der Nummerierung von 1 bis 6 im ΓΟΝΙΟ-Menü und des anzufahrenden Winkels (bzw. der anzufahrenden Höhe der Targetleiter) wird der Motor des entsprechenden Segmentes auf diesen Wert gefahren. Wird der optionale Parameter r mit angegben, so gilt der angegebene Winkel (bzw. Höhe) als relativ zum derzeit angezeigten Wert des entsprechenden Scalers, andernfalls immer als absoluter Wert.

Dieser Vorgang kann durch zwei Aktionen unterbrochen werden:

- Wird während des Fahrens einer der Endschalter ausgelöst, so wird der entsprechende Motor sofort angehalten und der auslösende Schalter im ΓΟΝΙΟ-Menü angezeigt.
- Durch Betatigen der SPACE-Taste am Terminal kann vom Benutzer ein manueller Abbruch erzwungen werden.

Alternativ kann auch die Abkürzung dr verwendet werden.

- Beispiele : Sei der momentane Scaler-Wert des zweiten Motors 80, dann bewirkt
- dr 2 90, daß Motor 2 auf den neuen Wert 90 in den entsprechenden Einheiten fährt.
- dr 2 90 r, daß Motor 2 auf den neuen Wert 160 in den entsprechenden Einheiten fährt.
- exit

Hierdurch wird das FONIO-Programm verlassen und der pROBE System Analyzer/Debugger aufgerufen. Dies kann zu Test- oder Diagnosezwecken erfolgen, um z.B. direkt Patches in der Software durchzuführen oder bestimmte Logik-Bausteine auf Fehlfunktionen hin zu untersuchen. Weitere Möglichkeiten sind das Downloaden von Hilfsprogrammen oder neuen Programmversionen und die Nutzung des Terminals als direkte Verbindung zur VAX über einen Server.

Alternativ kann auch die Abkürzung ex verwendet werden.

• help

Hilfe-Funktion, die zu dem gewünschten Kommando eine kurze Erklärung mit Angabe der notwendigen Parameter ausgibt.

Alternativ kann auch die Abkürzung he verwendet werden.

• reset

Durch diesen Befehl werden alle Register des Programmes und der Hardware auf einen definierten Wert zurückgesetzt. Alternativ kann auch die Abkürzung re verwendet werden.

• set par [motor_nr] [value]

Um von definierten Anfangswerten der Achsenstellungen in einem vorgegebenen Koordinatensystem ausgehen zu können und die Targetposition auf die Strahlachse zu zentrieren, kann mithilfe dieses Befehls unter Angabe des Winkels bzw. der Höhe die derzeitige Stellung des Segmentes festgelegt werden. Hierzu ist der entsprechende Motor mit seiner zu setzenden Position anzugeben.

Alternativ kann auch die Abkürzung sp verwendet werden.

Beispiel : sp 2 90 setzt den derzeitigen Winkel von Scaler 2 auf 90° .

• setup

Meistens müssen die vom Programm vorgegebenen Parameter nicht verändert werden. Wird dies vom Benutzer dennoch gewünscht, so ermöglicht dieser Befehl die Änderung folgender Parameter über ein eigenes Menü:

- MOTOR_DIRECTION Dieser Parameter bewirkt die Einstellung, ob der verwendete Winkel in mathematisch positivem oder negativem Uhrzeigersinn gezählt werden soll, was bei einer Änderung des Koordinatensystems von Interesse sein kann.
- TARGET_DIST Um verschiedene Targetleitern mit unterschiedlichen geometrischen Abmessungen verwenden zu können, kann hiermit der vertikale Targetabstand festgelegt werden.
- TARGET_REFERENZ Dieser Parameter dient zur Festlegung des Referenzpunktes für die Targethöheneinstellung. Bei einem Verfahren der Targethöhe von einem beliebigen Wert kann somit über den Befehl target up 0 das in Abhängigkeit vom Referenzpunkt nächste Vielfache des Targetabstandes angefahren werden.
- HAND_CONTROL Mit diesem Parameter kann die Möglichkeit einer Bedienung über die Handsteuerung aktiviert oder deaktiviert werden.

Alternativ kann auch die Abkürzung su verwendet werden.

• target down [value]

Alternativ zum drive-Befehl kann hiermit die Targethöhe um ein Vielfaches des vertikalen Targetabstandes nach unten hin verfahren werden. Der hierbei überfahrene konstante Targetabstand kann im Setup-Menü in Abhängigkeit von den Abmessungen der Targetleiter über den Parameter TARGET_DIST frei eingestellt werden. Wird als anzufahrender Wert Null angegeben, so wird das in Abhängigkeit vom Referenzpunkt nächste Vielfache des Targetabstandes angefahren. Der Referenzpunkt wird im Setup-Menü über den Parameter TARGET_REFERENZ festgelegt und muß nicht mit dem Targetnullpunkt übereinstimmen. Hierdurch ist es möglich, einerseits mit dem drive-Befehl die Targetposition beliebig zu variieren und andererseits wieder feste Targetpositionen anfahren zu können. Alternativ kann auch die Abkürzung td verwendet werden.

Beispiel : td 2 verfährt die Targethöhe um 2 Targetpositionen nach unten.

Analog dem Befehl *target down* kann hiermit die Targethöhe um ein Vielfaches des mit dem Parameter *TARGETABSTAND* eingestellten Abstandes nach oben hin verfahren werden.

Alternativ kann auch die Abkürzung tu verwendet werden.

Beispiel : tu 1 verfährt die Targethöhe um eine Targetposition nach oben.

Um andererseits vom experimentellen Aufbau und vom Experiment abhängige Parameter wie den Targetabstand oder den Drehsinn der Achsen vor einem Experiment festlegen zu können, wurde ein eigenes Untermenü in Form eines Setup-Formulars implementiert. Dieses ermöglicht es, jederzeit die angegebenen Parameter ändern zu können.

In der Abbildung 6.3 ist dieses Setup-Menü abgebildet, wie es für den Benutzer auf einem angeschlossenen Terminal erscheint. Neben der Wahl des Drehsinnes einzelner Achsen und der Angabe des durch die Targetleiter vorgegebenen Targetabstandes wurde als weiterer Punkt die Festlegung eines Targetreferenzpunktes implementiert. Dies ist sinnvoll, da ein Verfahren der Targetleiter zum einen über die Befehle *target up* und *target down* um Vielfache des vorgegebenen Targetabstandes und andererseits um beliebige Abstände durch den *drive*-Befehl möglich ist. Besitzt nun die Targethöhe einen beliebigen Wert, so kann durch den Befehl *target up/down 0* der nächstliegende Referenzpunkt angefahren werden. Im letzten Punkt kann der Parameter *HAND_CONTROL* geändert werden. Dieser legt fest, ob eine Bedienung der Steuerung durch die Handsteuerung möglich ist. Durch die Anwahl von *exit* wird das Setup-Menü verlassen, die geänderten Parameter abgespeichert und das Hauptmenü wieder aufgerufen.

[•] target up [value]



<u>Abb. 5.3:</u> Setup-Menü der FONIO-Shell.

5.3.3 Bedienungsanleitung der **FONIO-Handsteuerung**

Besitzt der Setup-Parameter HAND_CONTROL den defaultmäßig eingestellten Wert on, so ist eine Bedienung ebenfalls über die FONIO-Handsteuerung möglich. Deren Bedienung erfolgt exklusiv im Wechselspiel mit der Bedienung über ein Terminal. Daß heißt, wird die Kontrolle der Handsteuerung übergeben, so hat die Terminalsteuerung keinen Einfluß mehr auf die Bedienung und fungiert nur noch als Status-Kontrolle. Es werden hierbei sowohl die Achsenstellungen aktualisiert alsauch jede Kommandoeingabe über die Handsteuerung auf dem Terminal mitprotokolliert. Die Umschaltung erfolgt durch Betätigen des "Remote"-Tasters auf der Handsteuerplatine und kann durch die FONIO-Shell nicht beeinflußt werden. Im folgenden soll die Bedienung der Handsteuerung erklärt werden, die in vielen Punkten der der Terminalsteuerung gleicht.

• remote Durch Betätigen dieses Tasters wird die Kontrolle der Steuerung übernommen. Durch erneutes Betätigen selbigen Tasters wird die Kontrolle wieder dem Terminalbetrieb übergeben. Der derzeitige Status wird durch eine LED-Diode angezeigt.

- motor 1-6 Durch Betätigen eines dieser Taster wird der derzeitige Scaler-Wert der entsprechenden Achse angezeigt. Gleichzeitig wird das jeweilige Motorregister aktiv gesetzt, so daß ein Verfahren der entsprechenden Achse möglich wird. Die ausgewählte Achse wird durch das Aufleuchten der zugehörigen LED-Diode gekennzeichnet.
- clear Wurde ein Motorregister durch Betätigen eines der Taster motor 1–6 aktiviert, so kann durch Betätigen dieses Tasters der derzeitige Scaler–Wert auf Null zurückgesetzt werden. Dieser Befehl entspricht somit einem setpar motor_nr. 0.
- set Wurde ein Motorregister durch Betätigen eines der Taster motor 1-6 aktiviert, so kann nun durch Verdrehen des Drehknopfes der aktuelle Scaler-Wert auf den gewünschten neuen Wert geändert werden. Eine Übernahme des eingestellten Wertes erfolgt jedoch erst durch Betätigen des Tasters set.
- setpar Wurde durch das Kommando set ein neuer Wert eingestellt, so wird bei Betätigen dieses Tasters der aktuelle Wert in das Scaler-Register übernommen.
- drive Wurde durch das set-Kommando für eine ausgewählte Achse ein neuer Wert eingestellt, so wird durch Betätigen dieses Tasters der gewünschte Wert angefahren. Eine Unterbrechung des Verfahrens ist über den Taster reset jederzeit möglich. Wurde der eingestellte Wert erreicht, so wird dieser Wert nun in der Anzeige dargestellt.
- reset Setzt alle bisherigen Einstellung zurück und stoppt jegliche Achsenbewegungen.
- target ↑ / ↓ Neben der Möglichkeit, die Targethöhe über das Kommando drive zu verändern, wird einem durch diesen Befehl eine komfortable Möglichkeit geboten, die Targethöhe in Einheiten von Targetabständen zu verfahren. Die Anzahl der zu überfahrenden Targetabstände wird mithilfe des Drehknopfes eingestellt und das Verfahren durch Betätigen des drive-Tasters ausgeführt.

6 Schlußbemerkung

Die im Rahmen dieser Arbeit aufgebaute Goniometersteuerung ist seit etwa einem Jahr erfolgreich im Betrieb. Alle Experimentatoren, die Experimente am QCLAM-Spektrometer auf dem Gebiet der Elektronenstreuung durchführen, benutzen die hiermit gegebene Möglichkeit, eine exakte Positionierung von am Goniometer angebrachten Halbleiterteleskopen und der Targetleiter problemlos und reproduzierbar durchzuführen.

Dieser Zeit ging eine mehrmonatige Erprobungsphase voraus, in der das endgültige Software-Design festgelegt wurde. Hierbei wurde dem Wunsch nach einer komfortableren Bedienung dadurch Rechnung getragen, daß die anfangs installierte Möglichkeit der Eingabe über eine Kommandozeile durch die Entwicklung einer benutzerfreundlichen Bedienungsoberfläche erweitert wurde. Diese hat durch ihre komfortable und übersichtliche Benutzerführung eine einfache Bedienung des gesamten Systems ermöglicht. Insbesondere hat die Tatsache, daß der aktuelle Status von Goniometer und Targetleiter in einem eigenen Fenster der Bedienungsoberfläche dargestellt wird und somit jederzeit für den Experimentator abrufbar ist, zu einer erhöhten Transparenz in der Bedienung geführt. Aufgrund der durch eine Hochsprache gegebenen übersichtlichen und modularen Programmierung wurde außerdem eine einfache Möglichkeit zur Verfügung gestellt, benutzereigene Funktionen auf einfache Weise selbst zu implementieren und eine leichtere Software-Wartung durchführen zu können.

Weiterhin hat sich das Konzept des Antriebes der Achsen mit Gleichstrommotoren als sinnvoll erwiesen, da die nachträglich aufgetretenen leichten Verzerrungen im mechanischen Aufbau des Goniometers zu einem größeren winkelabhängigen mechanischen Widerstand beim Verdrehen einzelner Achsen geführt haben. Hier wird in naher Zukunft ein Auswechseln oder eine Neukonstruktion bestimmter Kränze des Goniometers unumgänglich sein, um weiterhin einen einwandfreien Betrieb zu gewährleisten. Ein Betrieb mit Schrittmotoren hätte den Nachteil gehabt, daß diese bei zu großem mechanischen Widerstand Schritte hätten verlieren können. Dies ist insofern problematisch, als die handelsüblichen Schrittmotoransteuerungen im allgemeinen auf eine Rückmeldung der derzeitigen Achsenposition verzichten, da bei einem Schrittmotor jedes Steuersignal einen Schritt mit einem genau definierten Drehwinkel erzeugt, solange der Motor im definierten Arbeitsbereich betrieben wird. Dies ist allerdings nicht mehr der Fall, wenn das Drehmoment des Motors nicht mehr ausreicht, den mechanischen Widerstand zu überwinden. Abhilfe wäre somit nur durch den Einsatz von stärkeren Motoren, was aufgrund des geringen zur Verfügung stehenden Platzes problematisch gewesen wäre, oder mithilfe zusätzlicher Winkelschrittgeber, die bei einem Betrieb mit Gleichstrommotoren obligatorisch sind, möglich gewesen. Die anfänglichen Zweifel an der Tauglichkeit und der Lebensdauer der optischen Winkelschrittgeber infolge der erhöhten Strahlungsexposition konnten sich bei den bisher durchgeführten Messungen nicht bewahrheiten. Der Einsatz von optischen Winkelschrittgebern zur Positionsrückmeldung hat sich somit als akzeptable Lösung bewährt.

Schon in der Testphase hat sich gezeigt, daß aufgrund des Einsatzes von konventioneller diskreter TTL-Logik eine Fehlersuche sehr erleichtert wird. Hierbei hat sich insbesondere die Unabhängigkeit von anderen Systemen positiv bemerkbar gemacht.

Seit kurzer Zeit ist auch die für unter Sichtkontakt durchzuführenden Operationen notwendige Handsteuerung im Einsatz. Sie ermöglicht es, Justierarbeiten vor dem Strahlbetrieb durchführen zu können.

Zusammenfassend kann festgestellt werden, daß die Goniometersteuerung am S-DALINAC voll funktionsfähig ist und im Routinebetrieb bereits eine Vielzahl von Experimenten ermöglicht hat.

A Schaltpläne

Das Blockschaltbild der Γ ONIO-Hauptplatine und der Handsteuerplatine wurde schon in Kapitel 4 vorgestellt und erläutert. Im folgenden sind die Schaltpläne mit der Unterteilung nach Funktionsblöcken dargestellt. Hierbei beziehen sich die ersten fünf Schaltpläne auf die Γ ONIO-Hauptplatine, während die beiden letzten Schaltpläne die Elektronik der Handsteuerplatine beschreiben. Eine Erläuterung der Signale des Expansion-Busses der Mikroprozessor-Platine ist in [17] zu finden.



<u>Abb. A.1:</u> Schaltplan der FONIO-Hauptplatine: Aufbereitung der Prozessorsignale, Adressdecodierung und Generierung der Signale für die Handsteuerung.



Abb. A.2: Schaltplan der FONIO-Hauptplatine: Scaler-Logik.



<u>Abb. A.3:</u> Schaltplan der FONIO-Hauptplatine: Motorselektion.



Abb. A.4: Schaltplan der FONIO-Hauptplatine: Endschalter- und Resetlogik.



<u>Abb. A.5:</u> Schaltplan der FONIO-Hauptplatine: DAC-Logik und Stromversorgung (Siebglied).



<u>Abb. A.6:</u> Schaltplan der ΓΟΝΙΟ-Handsteuerplatine: Aufbereitung der Signale für die Handsteuerung, Adressdecodierung und Scaler-Logik.



Abb. A.7: Schaltplan der FONIO-Handsteuerplatine: Anzeigentreiber und Schalterlogik.

B PAL–Gleichungen

B.1 Adress Decoder

TITLE Decoder PAL PATTERN PAL_DEC.PDS **REVISION 3.0** AUTHOR E. HEID COMPANY IKDA DATE 16-0CT-92 ; Input: , ; DS Expansion Bus Data Strobe ; AS Expansion Bus Adress Strobe ; RST Expansion Bus Reset ; RW Expansion Bus Read/Write Adress Bit #10 ; A10 Expansion Bus ; CS_EXP Expansion Bus Expansion Bus Select ; LMPSEL1 Multiplexer Front LED Select #1 ; LMPSEL2 Multiplexer Front LED Select #2 Multiplexer Motor Select ; MSEL ; Output: ; EXT_SEL DECOD External Bus Driver Select ; EXT_WR DECOD External Bus Driver Read/Write ; DSEL DECOD Multiplexer Select ; MSELOUT Motor Select DECOD Front LED Select #1 ; LMPOUT1 DECOD Front LED Select #2 ; LMPOUT2 DECOD ; EXT_DIR Read/Write of external Bus Driver DECOD Read ; RD DECOD CHIP PAL8 PAL20L10

NC	/DS	/CS_EXP	/AS	RW	/RST	;PIN	1 6
NC	A10	/LMPSEL1	/LMPSEL2	/MSEL	GND	;PIN	712
OE	/EXT_SEL	/EXT_WR	/DSEL	/MSELOUT	/LMPOUT2	;PIN	1318
/LMPOUT1	/EXT_DIR	/RD	NC	NC	VCC	;PIN	1924

EQUATIONS

DSEL	=	CS_EXP * /RST * AS * DS	
EXT_DIR	=	DSEL * RW * A10	; Read/Write of ; external bus driver
EXT_WR	=	DSEL * /RW	
EXT_SEL	=	DSEL * A10	; External Select
RD	=	DSEL * RW	; Read ; active low
MSELOUT	=	/MSEL + RW	; Motor Select
LMPOUT1	Ξ	/LMPSEL1 + RW	; Select of Front LED ; Multiplexer #1
LMPOUT2	=	/LMPSEL2 + RW	; Select of Front LED ; Multiplexer #2

B.2 Scaler-PAL

Beispielhaft sind im folgenden die PAL-Gleichungen eines der sechs Scaler-PALs angegeben. Die Adressierung erfolgt hierbei über die Adressleitungen A1-A3.

```
TITLE Scaler PAL 1
PATTERN SCAL_PAL_1.PDS
REVISION 2.0
AUTHOR E. HEID
COMPANY IKDA
DATE 16-OCT-92
;
; Input:
```

; CLK ; P1 ; P2 ; SCSEL		PAL INCR INCR DECOD		Flip-Flop Clo Scaler Selec	lock ect						
; RD ; A1, A2, ; OE ; VERZ ,	A3	DECOD Expansion PAL PAL	Bus	Read active low Adress Bit #1-#3 Output Enable delay line							
; Output: , ; D0, D1, : IOE	D2, D3	Expansion SCAL1	Bus	Data Bit #0-#3							
; ICLK ; IVERZ		SCAL1 SCAL1		PAL Flip-Flop Clock							
CHIP PAL1	PAL20R4										
CLK A2 OE /D1	P1 A1 /VERZ /D0	P2 NC /IOE NC	SCSEL NC /IVERZ /ICLK	/RD NC /D3 NC	A3 GND /D2 VCC	;PIN 1 6 ;PIN 712 ;PIN 1318 ;PIN 1924					
EQUATIONS											
IVERZ	= P:	L * P2									
ICLK	= VI	ERZ			; delay l	ine					
IOE	= /S	SCSEL * RD >	* /A3 *	/A2 * /A1	; Decodin ; Scaler 1	g of PAL					
; 4-BIT UN	P/DOWN COUNT	ſER									
DO	:= /D0	ס		; [Data Bit # 0						

	:=		/D1	*	/DO	*	/P2					;	Data	Bit	#1
		+	/D1	*	DO	*	P2								
		+	D1	*	/DO	*	P2								
		+	D1	*	DO	*	/P2								
			100		104		100		100				. .	.	
52	:=		/D2	*	/D1	*	100	*	/P2			;	Data	Bit	#2
		+	/D2	*	D1	*	DO	*	P2						
		+	D2	*	D1	*	/D0								
		+	D2	*	/D1	*			P2						
		+	D2	*			DO	*	/P2						
13	• =		/D.3	*	/D2	*	/D1	*	/D0	*	/P2		Data	Rit	#3
			/02		, 52	4	D1		,		D0	,	Duiu	DIU	
		T	103	Ť	DZ	*	DI	*	DO	*	PZ				
		+	D3	*	D2	*					/P2				
		+	D3	*	/D2	*			DO						
		+	D3	*			/D1	*			P2				
		+	D3	*			D1	*	/D0						

Literatur

- H.D. Gräf, H. Miska, E. Spamer, O. Titze and Th. Walcher, Nucl. Instr. Meth. 153 (1978) 9.
 Th. Walcher, R. Frey, H.D. Gräf, H. Miska, E. Spamer and H. Theissen, Nucl. Instr. Meth. 153 (1978) 17.
 D. Schüll, J. Foh, H.D. Gräf, H. Miska, R. Schneider, E. Spamer, H. Theissen, O. Titze and Th. Walcher, Nucl. Instr. Meth. 153 (1978) 29.
 J. Foh, R. Frey, R. Schneider, D. Schüll, A. Schwierczinski, H. Theissen and O. Titze, Nucl. Intr. Meth. 153 (1978) 43.
- [2] K. Alrutz-Ziemssen, D. Flasche, H.D. Gräf, V. Huck, K.D. Hummel, G. Kalisch, M. Knirsch, C. Lüttge, J. Pinkow, A. Richter, T. Rietdorf, P. Schardt, E. Spamer, A. Stascheck, A. Stiller, O. Titze, W. Voigt, H. Weise and W. Ziegler, Contribution to the EPAC conference, June 12–16, 1990, Nice, France.
- [3] F. Gudden, G. Fricke, H.G. Clerc and P. Brix, Z. Phys. 181 (1964) 453.
- [4] Th. Walcher, Eine "Energy-loss"-Elektronenstreuanordnung mit guter Auflösung, Habitilationsschrift, TH Darmstadt, November 1974, unveröffentlicht.
- [5] M. Knirsch, Dissertation, Institut für Kernphysik, TH Darmstadt (1991), unveröffentlicht.
- [6] A. Stiller, Diplomarbeit, Institut für Kernphysik, TH Darmstadt (1991), unveröffentlicht.
- [7] D. Kleinhanss, Diplomarbeit, Institut für Kernphysik, TH Darmstadt (1989), unveröffentlicht.
- [8] H. Diesener, Diplomarbeit, Institut für Kernphysik, TH Darmstadt (1989), unveröffentlicht.
- [9] W.E. Kleppinger and J.D. Walecka, Ann. Phys. 146 (1983) 349.
- [10] S. Krewald and G. Co', Nucl. Phys. A433 (1985) 392.
- [11] T. de Forest, J.D. Walecka, Adv. in Phys. 15 (1966) 1.
- [12] T. de Forest, Jr., Ann. of Phys. 45 (1967) 365.
- K.D. Hummel, Dissertation, Institut f
 ür Kernphysik, TH Darmstadt (1992), unveröffentlicht.

- [14] M. Kuss, Diplomarbeit, Institut f
 ür Kernphysik, TH Darmstadt (1990), unveröffentlicht.
- [15] W. Hilf & A. Nausch, M68000 Familie, Teil 1: Grundlagen und Architektur, (te-wi Verlag GmbH 1984).
- [16] T. King & B. Knigth, Programmierung des 68000, Dt. Ausgabe, (Addison-Wesley, 1986).
- [17] R. Hamm, Diplomarbeit, Institut für Kernphysik, TH Darmstadt (1991), unveröffentlicht.
- [18] Technische Beschreibung f
 ür 4-Q-Verst
 ärker Serie MTRG 24/2, MATTKE GmbH.
- [19] MC 68681, product specification, Motorola.
- [20] HEDS-5000, product specification, Hewlett Packard.
- [21] ISO 122 P, product specification, Burr-Brown.
- [22] HDSP-211X, application note 1033, Hewlett Packard.
- [23] B.W. Kernigan & D.M. Ritchie, Programmieren in C, Dt. Ausgabe von A.T. Schreiner & E. Janich, (Carl-Hanser-Verlag, 1983).
- [24] pSOS-68K Real-Time, Multiprocessing Operating System Kernel, Users Manual, (Software Components Group Inc., 1985).