in der Helmholtz-Gemeinschaft





in der Helmholtz-Gemeinschaft



Bericht der Frühjahrstagung der

Studiengruppe für Elektronische Instrumentierung

27. bis 29. März 2006,

Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM II), Garching



Herausgeber: Dr. Friedrich Wulf HMI-B 610 Berlin, Juli 2006

ISSN 0936 - 0891

Hahn-Meitner-Institut Berlin Abteilung Experimentsysteme Glienicker Str. 100 14109 Berlin

Hahn-Meitner-Institut Berlin

in der Helmholtz-Gemeinschaft

hmi

Teilnehmerliste

<u>Name</u>

Badura, Dr. Eugen Beck. Dr. Dietrich Bönisch, Dr. Sven Brand, Dr. Holger Defendi, Ilario Dirksen, Vollrath Drochner, Dr. Matthias Dube. Sascha Dürr, Christian Ebersoldt, Dipl. -Ing. Andreas Ehret, Dr. Günter Engels, Ralf Gabriel, Dr. Frank Grimm, Bernhard Heer, Heinz Herbrand, Dr. Frank Hering, Stephan Hopper, Edward Hürttlen, Dipl.Ing. Werner Kirsch, Dr. Matthias Kleines, Harald Koch, Dr. Karsten Lange, Dipl.-Ing. Jürgen Nöldgen, Holger Notz, Dr. Dieter Nowack, Dr.-Ing. Gerd Oehme, Dr.-Ing. Winfried Paul, Dr. Hans-Joachim Podehl, Dipl. -Ing. Martin Schachner, Dipl.-Ing. Robert Schmitz, Andreas Schöffel, Thorsten Spahr, Karl Spelthann, Hans-Dieter Sperling, Dietmar Stolper, Dipl. -Ing. Matthias Suxdorf, Frank Wagener, Michael Wulf, Dr.-Ing. Friedrich Wüstner, Dr. Peter Zahr. Anita Zeitelhack, Dr. Karl Zillikens, Hans-Peter



<u>Institut</u>

Gesellschaft für Schwerionenforschung (GSI) Darmstadt Gesellschaft für Schwerionenforschung (GSI) Darmstadt Hahn-Meitner-Institut Berlin GmbH Gesellschaft für Schwerionenforschung (GSI) Darmstadt TU München, ZWE - FRM II Detektorlabor Motorola GmbH Forschungszentrum Jülich GmbH, ZEL Hahn-Meitner-Institut Berlin GmbH Hahn-Meitner-Institut Berlin GmbH Forschungszentrum Karlsruhe GmbH, IPE Forschungszentrum Karlsruhe GmbH, IFP Forschungszentrum Jülich GmbH Forschungszentrum Rossendorf e.V. Max-Planck-Institut für Astronomie Forschungszentrum Jülich GmbH Forschungszentrum Rossendorf e.V. Avnet Technology Solutions GmbH MACCON GmbH Forschungszentrum Jülich GmbH Struck Innovative Systeme GmbH Forschungszentrum Jülich GmbH Gesellschaft für Schwerionenforschung (GSI) Darmstadt Softing AG Forschungszentrum Jülich GmbH **DESY Hamburg** Ruhr-Universität Bochum Forschungszentrum Rossendorf Uni Hannover, Fachbereich Physik MACCON GmbH **RST Industrie Automation GmbH** Tameg GmbH TU München, ZWE - FRM II Detektorlabor Tektronix GmbH Köln Acgiris Data Conversion Instruments Meilhaus Electronic GmbH **DESY Hamburg** Forschungszentrum Jülich GmbH Forschungszentrum Jülich GmbH Hahn-Meitner-Institut Berlin GmbH Forschungszentrum Jülich GmbH Hahn-Meitner-Institut Berlin GmbH TU München, ZWE - FRM II Detektorlabor Forschungszentrum Jülich GmbH



 \equiv

Teilnehmer der SEI-Frühjahrstagung 2006, FRM II Garching

Hahn-Meitner-Institut Berlin

in der Helmholtz-Gemeinschaft

hmi



Vorträge	Seite
Zusammenfassung Dr. Friedrich Wulf, HMI Berlin	- V -
Die Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM II) Dr. Karl Zeitelhack, TU München FRM II	- 1 -
Individual channel readout for fast gaseous neutron detectors - The MILAND project Dr. Ilario Defendi, TU München FRM II	- 21 -
Detektordatenerfasssung für Neutronenstreuexperimente am FRM II Thorsten Schöffel, TU München FRM II	- 35 -
Goniometersteuerung und Datenerfassung eines Rutherford Backscattering Systems Heinz Heer, Michael Wagener, Forschungszentrum Jülich (ZEL)	- 52 -
Design der analogen Auswerteelektronik für den ortsauflösenden Neutronendetektor am EXED Dr. Sven Bönisch, Dr. Bernd Namaschk, Dr. Friedrich Wulf , HMI Berlin	- 61 -
5" Szintillationsdetektor für die Neutronenstreuung Ralf Engels, Forschungszentrum Jülich	- 72 -
Gamma als Middleware für strahlungstechnische Lösungen DiplIng. (FH) Robert Schachner, RST Industrie Automation GmbH	- 83 -
microTCA Stephan Hering, AVNET GmbH	- 106 -
Erweiterte Indexerfunktionalität mit CAM-Funktionen Martin Podehl, MACCON GmbH	- 121 -
OPC - von DCOM über Web Services zur Unified Architecture DiplIng. Jürgen Lange, Softing AG	- 128 -
Gegenüberstellung von USB-VME/PCI-VME DAQ-Systemen Dr. Matthias Kirsch, Struck Innovative Systeme	- 157 -
Powermanagement und Kommunikationssystem für das MIPAS-Stratosphären- Experiment DiplIng. Andreas Ebersoldt, Forschungszentrum Karlsruhe	- 172 -
Vergleich zwischen zeitkontinuierlichen und -diskreten Oszillatoren DrIng. Gerd Nowack, Ruhr-Universität Bochum	- 181 -
Rauschoptmierung mittels verlustfreier transformatorischer Gegenkopplung Christian Dürr, Dr. Sven Bönisch, HMI Berlin	- 188 -
Hard- und Software des Radiochemiemessplatzes ROBL an der ESRF/Grenoble Dr. Winfried Oehme, Forschungszentrum Rossendorf	- 197 -
Sicherheitsinstrumentierung für Jülicher Experimente am FRM II Harald Kleines, Frank Suxdorf, Forschungszentrum Jülich	- 213 -
Auswirkungen der Relativitätstheorie auf die Technik Dr. Dieter Notz, DESY Hamburg	- 223 -

in der Helmholtz-Gemeinschaft

hmi

Zusammenfassung

Dr. F. Wulf, HMI Berlin

Der Bericht der SEI-Frühjahrstagung 2006, die vom 27. bis 29. März 2006 an der Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM II) in Garching stattfand, enthält 17 Beiträge. Ich danke allen Vortragenden und Autoren für die sehr informativen Beiträge. Mein besonderer Dank gilt Herrn Dr. K. Zeitelhack und seinen Kollegen für die sehr gute Organisation und interessante Gestaltung des Rahmenprogramms. Die Besichtigung der Experimente am FRM II zeigte deutlich das hohe Forschungspotential, das durch den neuen Reaktor ermöglicht wird. Die Beteiligung mit 43 Personen aus 21 unterschiedlichen Forschungseinrichtungen, Universitäten und der Industrie führte wieder zu einer breiten Diskussion über die physikalischen und technischen Probleme komplexer Experimentsysteme.

Der Schwerpunkt dieser Tagung befasste sich mit der Instrumentierung derzeitiger und zukünftiger Neutronenstreuexperimente, wie sie am FRM II in Garching speziell im Rahmen des Jülich Center for Neutron Science (JCNS) und am BER II in Berlin aufgebaut werden. Ein wichtiger Punkt ist die Entwicklung neuer Detektoren für die speziellen Anforderungen zukünftiger Experimente. Dazu gehört u. a. die Erfassung der Neutronenereignisse von hochauflösenden Flächendetektoren mit einer Zeitauflösung von kleiner 100 ns. Die daraus resultierende hohe Datenrate und Datenmenge erfordert breitbandige Kommunikationskanäle, wie sie durch neue Advanced TCA und μ TCA Technologie ermöglicht werden.

Durch die verteilten Systeme ist eine leistungsfähige, betriebssystemunabhängige Interprozesskommunikation erforderlich, die durch den Einsatz von CORBA oder auch OPC erreicht werden kann. Der weiterentwickelte OPC-Standard mit der neuen Bedeutung von "Openess, Productivity and Collaboration" wird in der Automatisierungsindustrie, wie auch für die Experimentsteuerung, immer stärker eingesetzt.

Voraussetzung für eine zuverlässige Datenerfassung ist die Umsetzung der analogen physikalischen Signale in digitale Werte. Die damit verbundenen Fragestellungen wurden in den Beiträgen über Rauschen oder auch in der Beschreibung regelungstechnischer Probleme wieder einmal deutlich demonstriert.

Angeregt durch das Einsteinjahr und aufbauend auf die letzten Vorträge über hochgenaue Frequenzmessungen wurden in sehr anschaulicher Weise die Effekte der speziellen und allgemeinen Relativitätstheorie auf die Messtechnik dargestellt.

Acht Firmen aus den verschiedenen Bereichen der elektronischen Instrumentierung und IT-Branche standen für intensive Diskussionen und Beratung zur Verfügung.

Die SEI-Herbsttagung 2006 ist vom 25. bis 27. September 2006 an der Universität Heidelberg, Physikalisches Institut in Heidelberg geplant.

Berlin, Juli 2006



Dr. Ilario Defendi

















































SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

FRM II Garching





















kZei









SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

FRM II Garching

тлп	Radiographie mit	Neutronen	
Х-	ray	Neutronen	
B. Schillinger	Beispiel: Mini-Tra	nsistor-Radio	
SEI, 27.03.2006	19		kZei









		-	
_	 _	_	

Forschungsschwerpunkte am FRM-II

Isotopenproduktion

radioaktive Isotope und radioaktive Quelle für Wissenschaft und Technologie Indikatoren für die Chemie Verschleißmessung Radiopharmaka für Medizin Aktivierungsanalyse Spurenanalyse Umweltanalytik Dotierung von Silizium für Leistung Halbleiterbauelement (Thyristor)

Strahlrohr Reaktor

Grundlagenforschung

Struktur und Dynamik in fest/flüssig Magnetismus Biophysik Makromoleküle, Zellen Nuklearphysik Physik mit Neutronen Positronenquelle Spaltfragmentbeschleuniger

Angewandte Forschung

Materialforschung Struktur und Dynamik von neuen Materialien Spannung, Oberflächenstruktur Defekte, Funktionsstörung Tomographie, Radiographie Zertörungsfreie Untersuchung von Werkstücken

Medizin

Strahlentherapie mit schnellen Neutronen Bor capture Therapie

SEI, 27.03.2006

kZei







Neutronenleiter in SR-1



Neutronenleiter im Tunnel



Neutronenleiter in der Kassematte







Status der Ins	strumentierung am	
		Status
Bestrahlungseinrichtungen		
Schnelle Rohrpost Pneumatische Kapselbestrahlungsanlage Hydraulische Kapselbestrahlungsanlage Bestrahlungsposition im Regelstab Siliziumdotierung	$t_{trans} \sim 250 \text{ ms}$ $t_{trans} \sim 5-10 \text{ s}$ $t_{trans} > 10 \text{ s}$ $\Phi_{schnell}$ \varnothing 20 cm, Länge 50 cm	in Planung in Routinebetrieb in Routinebetrieb in Routinebetrieb in Routinebetrieb
Klinische Tumorbehandlung		
	MeV Neutronen	Ende 2006
Radio- und Tomographie		
mit thermischen Neutronen mit schnellen Neutronen	MeV Neutronen	in Routinebetrieb Testbetrieb
Diffraktometer		
Materialdiffraktometer Pulverdiffraktometer Thermisches Einkristalldiffraktometer Heißes Einkristalldiffraktometer Reflektometer für biologische Proben Reflektometer für harte Materialien		in Routinebetrieb in Routinebetrieb in Routinebetrieb in Routinebetrieb Routinebetrieb Sommer 2006 Routinebetrieb Sommer 2006
SEI, 27.03.2006	30	kZei



Status der Instrumentierung am FRM-II



Spektrometer

Resonanz Spin Echo Rückstreuspektrometer Flugzeitspektrometer kaltes Dreiachsspektrometer thermisches Dreiachsspektrometer		Routinebetrieb Sommer 2006 Routinebetrieb Sommer 2006 in Routinebetrieb in Routinebetrieb in Routinebetrieb
polarisiertes Dreiachsspektrometer		in Routinebetrieb
Positronenquelle		in Routinebetrieb
Fundamentale Fragen		
Strahl für die Kernphysik Strahl für optische Experimente		Routinebetrieb bis Sommer 2006 in Routinebetrieb
Prompte Gamma Analyse		Routinebetrieb Ende 2006
Projekte		
Spaltfragmentbeschleuniger		Projekt
Ultrakalte Neutronen		Projekt
Rielnwinkeistreuanlage SANS-1		Routinebetrieb Ende 2008
$FZ \perp A \cup R \text{ opstation } K \setminus M \setminus S \cap 2$		Poutinobotriob März 2007
FZ LAußenstation KW/S 1		Routinebetrieb Herbst 2007
FZ.I Außenstation KWS 3		Routinebetrieb Sommer 2007
FZJ Außenstation DNS		Routinebetrieb März 2007
FZJ Außenstation Spinecho		Routinebetrieb Ende 2006
FZJ Außenstation Reflektometer, Tof,		Projekt
GKSS Außenstation 2 -2 1/2 Instrumente		Projekt
neue BMBF Instrumente		Projekt
SEI, 27.03.2006	31	kZei

Kommentar zum Vortrag "Die Forschungsneutronenguelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II)"

SEI-Frühjahrstagung 2006, München 27.03.2006

Folie 1:

Blick auf die neue Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II) und das alte Garchinger "Atomei"

Folie 2:

Luftbildaufnahme des Forschungsgeländes in Garching bei München. Die Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II) ist zentral in den Forschungscampus eingebettet.

Folie 3:

Zur Erzeugung von Neutronen in Forschungsneutronenquellen werden zwei verschiedene Erzeugungsmechanismen verwendet. In Reaktoren nutzt man die Erzeugung von Neutronen durch induzierte Kernspaltung von Uran, in Spallationsquellen die Erzeugung von Neutronen durch Beschuss eines schweren Targets mit hochenergetischen Protonen.

Folie 4:

Konzeptschema des Forschungsreaktors FRM-II. Der Schwerwasser-moderierte Reaktor besitzt einen kompakten Kern mit einem einzelnen Brennelement. Das Element enthält ca. 8kg²³⁵U (93% Anreicherungsgrad) in Form einer U₃Si₂-AI Dispersion. Bei einer thermischen Leistung des Reaktors von 20MW beträgt der ungestörte Neutronenfluss ca. 8×10^{14} n/cm²/s. 10 horizontale und 2 vertikale Strahlrohre führen die Neutronen zu den Experimentierplätzen.

Folie 5:

Abb. 5 zeigt einen schematischen Querschnitt durch den Reaktorblock. Im Zentrum des D₂Ogefüllten Moderatortanks befindet sich das Brennelement. Die "thermischen" Strahlrohre sind tangential zum Brennelement angeordnet. Zusätzlich befinden sich im Moderatortank die Einbauten für die so genannte Kalte Quelle, die drei Strahlrohre versorgt, und die Heiße Quelle (Strahlrohr SR9).

Folie 6:

Berechnete Quellspektren für ein thermisches Strahlrohr, die kalte und die heiße Quelle.

Folie 7:

Blick auf die Arbeitsebene und den Swimmingpool des Forschungsreaktors FRM-II. In der Bildmitte kann man den Antrieb für den zentralen Regelstab des Reaktors erkennen.

Folie 8:

Blick auf den D₂O-gefüllten Moderatortank im Swimmingpool des Forschungsreaktors. In der Bildmitte kann man den zentralen Regelstabantrieb sowie die fünf Schnellabschaltstäbe des Reaktors erkennen.

Folie 9:

Grundlegende Eigenschaften des Neutrons. Es ist elektrisch neutral, besitzt ein schwaches magnetisches Moment und zerfällt mit einer Lebensdauer t = 882s in ein Proton, ein Elektron und ein Antineutrino. Neutronen besitzen eine geringe, aber stark isotopenabhängige Wechselwirkung mit Materie. Eine wesentliche Eigenschaft ist der Wellencharakter von Neutronen. Ähnlich wie mit Licht lassen sich mit Neutronen Beugungs- und Reflexions-phänomene beobachten.

Folie 10:

Schematische Erläuterung der Beugung von Neutronen der Wellenlänge λ an einer regelmäßigen Kristallstruktur mit einer Gitterkonstanten d. Die Beugung wird durch die Bragg-Gleichung beschrieben. Durch Beobachtung der verschiedenen Beugungsreflexe lassen sich detaillierte Rückschlüsse auf die untersuchte Kristallstruktur vornehmen. Eine typische Anwendung stellt die Vermessung innerer Spannungen in einem Werkstück dar.

Folie 11:

Schematischer Aufbau des Struktur-Pulverdiffraktometers SPODI am Forschungsreaktor FRM-II. Mit Hilfe der Beugung an einem Ge-Kristallmonochromators wird aus dem vom Reaktor einfallenden thermischen Neutronenstrahl ein Neutronenstrahl einer wohl definierten Wellenlänge λ erzeugt und auf die zu untersuchende Probe gelenkt. Die an der Probe gestreuten Neutronen werden in der um die Probe angeordneten Detektoren ortsaufgelöst nachgewiesen und analysiert.

Folie 12:

Abbildung 12 zeigt als Beispiel das in den Detektoren gemessene resultierende Streubild einer pulverförmigen Korundprobe. Aus der Winkelposition und Intensität der einzelnen Reflexe lässt sich die Struktur der Probe bestimmen.

Folie 13:

Mit der Methode der Braggstreuung lassen sich am FRM-II auch große Proben detailliert untersuchen. Abbildung 13 zeigt als Beispiel einen Turbokompressor für Dieselmotoren, der am Materialforschungsdiffraktometer STRESS-SPEC einer Eigenspannungsanalyse unterzogen wurde.

Folie 14:

Neutronen eigen sich nicht nur zur Untersuchung der statischen Struktur geordneter Systeme, sondern auch zum Studium deren Dynamik. Aus der Bestimmung des Energieübertrags der an der Probe gestreuten Neutronen lassen sich Rückschlüsse auf die Bewegung atomarer oder molekularer Systeme ziehen.

Folie 15:

Schematischer Aufbau des Flugzeitspektrometers ToFToF am FRM-II. Mit Hilfe eines Choppersystems werden aus dem einfallenden "weißen" Neutronenstrahl (Inset) Pulse von Neutronen einer definierten Geschwindigkeit selektiert und auf die Probe gelenkt. Die an der Probe gestreuten Neutronen werden in 640 einzelnen Detektoren, die um die Probe angeordnet sind, zeitaufgelöst nachgewiesen. Aus Ort und Flugzeit der gestreuten Neutronen lässt sich der Energieübertrag auf die Probe bestimmen.

Folie 16:

Blick auf die 640 Einzeldetektoren, die in der Flugkammer des Flugzeitspektrometers ToFToF angeordnet sind.

Folie 17:

Spezifische Anwendungen und industrielle Nutzung am Forschungsreaktor FRM-II

Folie 18:

Aufgrund ihrer geringen Wechselwirkung mit Materie eigen sich Neutronen hervorragend zu Radio- und Tomographie dichter, massiver Proben. Ihr stark Isotopenabhängiger Wirkungsquerschnitt erlaubt zudem Kontraste, die mit üblicherweise verwendeten Röntgenstrahlen nicht erzielt werden können. Die Abbildung zeigt eine schematische Darstellung der Tomound Radiographiestation ANTARES am Forschungsreaktor FRM-II. Ein Flugrohr mit Blendensystem leitet thermische Neutronen vom Reaktor auf die auf einem Manipulatortisch befestigte Probe. Neutronen, die die Probe durchdringen, werden mit Hilfe eines zweidimensional ortsauflösenden Detektors nachgewiesen.

Folie 19:

Vergleich der Radiographie eines Mini-Transistor Radios mit thermischen Neutronen und Röntgenstrahlung. Aufgrund der unterschiedlichen Absorptionsquerschnitte entsteht ein sehr unterschiedlicher und zum Teil komplementärer Kontrast. Neutronen erzeugen z.B. einen sehr guten Kontrast für stark wasserstoffhaltige Materialen.

Folie 20:

Die Neutronen-Aktivierungsanalyse (NAA) stellt eine bedeutende Methode der Spurenanalytik dar. Bestrahlt man eine Probe mit Neutronen und analysiert die dabei durch die Aktivierung der Probe erzeugte charakteristische Gammastrahlung, so lassen sich sehr genaue Aussagen über Zusammensetzung und Gehalt von Spurenelementen in einer Probe treffen. Am Forschungsreaktor FRM-II bestehen mehrere durch ein Rohrpostsystem versorgte Bestrahlungseinrichtungen zur Aktivierung von Proben.

Folie 21:

Vergleich von gemessenen Gammaenergie-Spektren einer Probe nach Neutronenbestrahlung mit einer Dauer von 7 Minuten und einer Stunde. Durch Identifikation der charakteristischen Emissionslinien und deren Intensitätsbestimmung lässt sich die Zusammensetzung der Probe bestimmen.

Folie 22:

In Zusammenarbeit mit dem Universitätsklinikum der TU München wurde am neuen Forschungsreaktor FRM-II die Station zur Neutronentherapie mit schnellen Neutronen MEDAPP errichtet. Diese baut auf den bereits am alten Garchinger Forschungsreaktor FRM erzielten Erfahrungen mit Neutronentherapie auf. Seit 1984 wurde bisher ein Kollektiv von ca. 700 Patienten mit Neutronentherapie behandelt.

Folie 23:

Zwei Beispiele einer am FRM erfolgten Behandlung von Patienten mit Neutronentherapie. Im rechten Bild ist die Rückbildung eines ausgeprägten Kehlkopftumors nach dreimonatiger kombinierter Neutronen- und Photonenbestrahlung gezeigt.

Folie 24:

Zusammenstellung der Forschungsschwerpunkte an der Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II). Über die Strahlrohre werden im wesentlichen Experimente zur Grundlagen- und angewandten Forschung sowie zur medizinischen Therapie mit Neutronen versorgt. Die reaktornahen Bestrahlungseinrichtungen dienen zur Produktion von radioaktiven Proben oder der gezielten Dotierung von Materialien.

Folie 25:

Die Abbildung zeigt einen schematischen Grundriss der Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II). Die Instrumente in der so genannten Experimentierhalle sind unmittelbar um das Reaktorpolygon angeordnet, die in der Neutronenleiterhalle befindlichen Experimente werden über Neutronenleiter mit Neutronen aus der kalten Quelle versorgt. Nach dem Rückbau des alten Reaktors FRM im so genannten Atomei wird dieses als weitere Experimentierhalle genutzt werden. Östlich des Reaktor befindet sich bereits derzeit eine weitere Neutronenleiterhalle im Bau.

Folie 26:

Die Abbildung zeigt einen Blick in die Experimentierhalle in der Aufbauphase der Instrumente. Die Instrumente sind direkt um das Reaktorpolygon an den jeweiligen Strahlrohren angeordnet.

Folie 27:

Die Abbildung links zeigt die 6 Primärneutronenleiter und den 6-fach Strahlverschluss direkt am Ende von Strahlrohr SR1 im so genannten Tunnel. Im Bereich des Tunnels befinden sich die Leiter innerhalb evakuierter Strahlrohre. Die Abbildung rechts zeigt die 6 Primärneutronenleiter im Bereich der an den Tunnel anschließenden Kassematte, die an die Neutronenleiterhalle angrenzt. Dort sind die Neutronenleiter als evakuierte Glasleiter ausgeführt.

Folie 28:

Die Abbildung links zeigt einen aktuellen Blick in die Neutronenleiterhalle in Richtung auf das "Atomei", die Abbildung rechts eine ältere Aufnahme aus der Zeit des Instrumentenaufbaus mit Blickrichtung auf den Reaktor.

Folie 29:

Im Jahre 2006 wurde das südlich der Neutronenleiterhalle neu errichtete Zentrum für industrielle Anwendungen eingeweiht. Das Zentrum beinhaltet Büro- und Laborräume für insgesamt vier Firmen aus dem Bereich der Isotopenproduktion.

Folie 30 und 31:

Gegenwärtiger Status der Instrumentier- und Bestrahlungseinrichtungen an der Forschungsneutronenquelle Heinz Maier-Leibnitz (FRM-II).



The NMI3 project within the EU 6 following Joint Research activities	h Framework Programme (FP6) includes the (JRA):
•JRA1 - DETNI	JRA2 - MILAND
•JRA2 - MILAND •JRA3 - NO •JRA4 - NSF •JRA5 - PNT •JRA6 - MCNSI •JRA7 - D-LAB •JRA8 - MUON-S	 7 EU PARTNERS: •CLRC N. Rhodes •GKSS R. Kampmann •BNC L. Rosta •ILL B. Guerard (Coordinator) •LLB C. Fermon •FRM-II K. Zeitelhack •LIP F. Fraga
	3 NON-EU OBSERVERS •BL G. Smith (USA) •EFO2SNS R. Cooper (USA) •EFO3TU H. Takahashi (Japan)









I. Defendi
































Comments to:

"Individual channel readout for fast gaseous neutron detectors - The MILAND project"

I. Defendi, SEI Frühjahrstagung ZWE FRM-II March 27th – 29th ,2006

Page 1 Cover

Page 2

The MILAND Project

The detector and electronics group at FRM-II is actively engaged in the Joint Research Activities MILAND included in the NMI3 project promoted within the 6th European Framework Programme (FP6). The MILAND project involves 7 European partners and 3 non-European observers.

Page 3

Why MILAND ?

The project is devoted to the development of a new detector that will significantly improve the performances of Single Crystal Diffractometry and Reflectometry neutron instruments, in terms of sensitive area, counting rate, and position resolution. In order to broadly benefit to the neutron user community, techniques that can be transfer to the industry will be given priority.

Page 4

MultiWire Proportional Chamber (MWPC)

The MILAND detector will be based on a MultiWire Proportional Chamber (MWPC) for neutron detection. The working principle of a MWPC is given.

The basic MWPC consists of vessel filled up with 3He containing a plane of equally spaced anode wires between two cathode planes. Neutrons enter through a window, usually aluminum, and convert in 3He through this reaction:

3He + n -> 3H + p + 764 keV.

The reaction products, a 191 keV triton and a 573 keV proton, are emitted in opposite directions.

The primary lionization created by the proton and triton, about 30,000 electrons, then drifts through the upper wire cathode and an avalanche takes place on the nearest anode wire. The upper cathode wires and anode wires normally run in the same direction whereas the lower cathode wires run at right angles to the anode wires. The anode avalanche induces positive charge on both the upper and lower cathodes. The sampling of induced charge with cathode wires yields the center of gravity of the anode avalanche with high precision.





Page 5 The MILAND Detector

The MILAND detector will be based on a MWPC with cathodes and anode plane with 320 wires both. The cathode and anode wire pitch is 1 mm as well as the cathode-anode gap. The gas mixture will be 1 bar 3He and 3 bar CF4. CF4 is used for its high stopping power and quenching properties. The detector will be operated at a gain of 100. (Picture)

The picture shows the internal view of the MILAND detector prototype developed by the ILL group. Internal view of the prototype detector developed by the ILL group (320 x 128 channels). Above, the upper cathode plane and its flexible connector (320 channels) are visible.

Page 6

The MILAND readout system

The MILAND readout system has to sustain a global counting rate of 1MHz and local counting rate of 50 kHz at 10% dead time.

The average wire occupancy per neutron is between 3 and 5 wires in both directions. The readout system must be self-triggering. In order to achieve a position resolution of 1 mm the system will be based on individual channel readout.

Page 7

Which encoding method?

Three encoding methods can be mainly used to digitize the collected charge by each wire: "pure" analog, "pure" binary and Time over threshold (ToT):

1) Analog: For each channel the charge collected on a wire/strip is determined by measuring the pulse height of the shaped analog signal using ADC. Whether a multiplexed scheme or an individual ADC is used, this is the most complex and costly solution.

2) Binary: For each channel the shaped signal is fed into an individual discriminator. This method is very simple but the discriminator output does not provide any information on the collected charge.

3) For each channel the shaped signal is fed into an individual discriminator. The width of the discriminator output signal is proportional to the time over threshold of the shaped signal that carries some pulse height information in case the pulse shape is constant. The pulse width can be easily measured using a counter and a reference clock signal.

For MILAND, the ToT method has been chosen because of its easy implementation and "some" information on the energy can be used to improve the position resolution that can be achieved using the binary method.

Page 8

Readout System

The neutron position on each plane will be determined by the channel with the longest ToT. Further improvements includes the position determination using the center of gravity. To achieve the required resolution the ToT will be sampled at 100 MHz (10ns period). The expected ToT signal duration is in the range between 20 ns to 1 us and the cluster extension time is assumed to be less then 500 ns. In order to achieve 1 MHz global counting rate, the X and Y coordinates are correlated with a time window of 100 ns.





Page 9

Function block diagram

The diagram shows the basic function blocks of the readout system. It consists of two identical position determination chains, for X and Y coordinate.

Cathodes signals are individually amplified and discriminated by the analog frontend. The ToT signal is provided to the PreProcessing Module (PPM). The PPM is in charge of sampling, encoding and multiplexing the digital signals.

The COrrelation Module (COM) orders data by time and determine clusters. The position is determined using the signal with the longest ToT,

Page 10

Analog Frontend

The analog frontend is based on the MILAND32 board developed by the ILL group. Each board has 32 individual channels each one consisting of a first-order transimpedance amplifier with a time constant of 130 ns and a discriminator. Each channel has an automatic threshold cancellation that allow the use a common threshold for all channels.

Page 11

Preprocessing

The PPM has 128 parallel channels each one consisting of a counter for measuring the ToT, a time stamp register and a FIFO.

Each event is encoded with a packet that contains: Time Stamp, ToT and channel number. A common token ring collects and sends data packets to the Correlation module.

Page 12

Self Sorting Scheme (S3)

Data packets from the PPM are scrambled by the token ring. They need to be sorted and organized before being processed (position determination).

The Self Sorting Scheme (an idea formerly developed by Siro Buzzetti - Hidelberg University) is a useful method that allow to sort a stream of data disordered within a certain distance in time.

The scheme is based on a sorting chain that consist of a series of neutron units connected by a forward and a backward path. Each neutron unit collects all data packets of one neutron. Entering the sorting chain, each packet is compared with all packets already present in chain (backward direction) and the data packet already stored in the neutron units

Page 13

Self Sorting Scheme (S3)

--

Page 14

Self Sorting Scheme (S3)

--





Page 15

Readout system: implementation

The figure presents an overview of the digital readout system. The analog frontend will be based on the MILAND32 boards. 10 + 10 boards are needed to acquire 320 + 320 channels. The digital readout is based on a VME64x crate with 6U cards. The complete system will be equipped with 3 + 3 PPMs and 1 COM. The data output will be via Ethernet link and parallel interface.

Page 16

Data path

The system will be based on a custom data bus defined over the VME backplane. Each coordinate has a dedicated 32 bit bus with an average throughput of about 32 Mbps.

Page 17

Processing board

To reduce cost, development time and design a flexible system, the design of PPM and COM will be based on a common processing board plus specific FPGA design and piggy boards.

Page 18

Processing board

The block diagram shows a preliminary layout of the processing board.

Page 19

Data transport

The overall data throughput of the MILAND detector is about 32 Mbits.

The data transport will be based on a Fast Ethernet link using the UDP protocol. At present, we are testing the Ethernut board (Ethernut is an Open Source Hardware and Software Project for building tiny Embedded Ethernet Devices) to evaluate if it is possible to achieve the required throughput with this design.

Page 20

Analog Frontend ASIC

An other activity in progress within the MILAND project is the evaluation of ASIC-based solution for the analog frontend. Several ASICs have been evaluated but at present it's not identified yet a ready-to-use chip that can be for the MILAND detector. (picture). 12-channel prototype chip, without cover – Tokyo University (Prof. H. Takahashi).



















nım	Zählerkarten			R
CTR-4 LabView:				
	Run	Flue mode Setup mode This is Run mode. Staff the size channels fait and the master channels last.		
		Clear Channel M	uter/Slave Mode Selection	Start Stop Resume Counting Value
Run mode Setup mode Ibis is Setup mode. Activate the reconsexy channels and choose their properties.		Exit program		
Active Channel Master / Slave	Mode Pi	reselection		💌 🕒 🕘 🕘 o ts
Channel 1	Nomal 🗸 🗍	counts	0.0 ms <	D.0 mc
Channel 2	Nomal 🖂 🌖	counts		
Channel 3 Co	Nomal 🗸 🗍	counts		
Onernel 4	Nomal	counts		
	Nomal 🖂 ()	.1 ms		
′. März 2006		10		T. Schöffel





















Multi Channel Analyzer				
Technische Daten:				
• ADC:	12 Bit			
 Auflösung: 	4k = 0 - 4096 mV			
• LowLevelDetect:	12 Bit DAC = 0 - 4096 mV per Software für beide Kanäle gemeinsam			
• Modi:	 PeakSensing mit/ohne Gate Sampling Modus gesteuert durch externes Gate (Protokollierung Temperatur, Druck, usw.) 			
27. März 2006	21 T. Sc	höffel		



27. März 2006

Seite 45









- Pflege und Fortführung der Zählerkarten
- Designänderung für neue Instrumente
- Abschliessende Tests des MCA im Labor
- Einbindung in die Instrumentensoftware
- Test des MCA an einem Instrument
- LabView-Oberfläche für MCA

27. März 2006

25

T. Schöffel



Detektordatenerfassung für Neutronenstreuexperimente am FRM II



Hardwarekonzept:

Die Detektordatenerfassung am FRM II basiert auf PCI gestützten Zähler- und ADC-Karten. Diese PCI-Karten bestehen aus zwei Teilen, einer Trägerkarte und einer Aufsatzplatine.

Die Trägerkarte wird von der Firma MEN aus Nürnberg hergestellt und dient zur Umsetzung des PCI Busses auf einen einfacheren sogenannten M-Modul-Bus, der dem ANSI/VITA-Standard für M-Module entspricht (Abb. 1).

Am FRM II werden PCI- und Compact-PCI-Karten eingesetzt, MEN bietet aber auch Trägerkarten für VME, ISA usw. an.



Abbildung 1: Umsetzung PCI- auf M-Modul-Bus

Die Aufsatzplatinen sind Eigenentwicklungen des Detektor- und Elektroniklabors am FRM II. Sie bestehen aus einer Mischung von digitalen und analogen Eingängen, Speicher und einem FPGA. Dieses komplette Hardwarekonzept, bestehend aus Trägerkarte und Aufsatzplatine hat für uns folgende Vorteile:

- Linuxtreiber können in Eigenregie geschrieben werden und somit wird eine Einbindung in die Instrumentensoftware erleichtert.
- MEN bietet die Möglichkeit, diese Treiber auch f
 ür Windows zu kompilieren, wodurch wir in der Lage sind, die Karten auch mit LabView anzusteuern und eine gewisse Betriebssystems Unabhängigkeit erreicht wird.
- Durch den Einsatz von FPGAs auf den Aufsatzplatinen können die Funktionen speziell an das Instrument bzw. das Experiment angepasst werden ohne an der Hardware selbst etwas ändern zu müssen.

Zählerkarten:

Bei den Zählerkarten gibt es zwei verschiedene Hardwarevarianten.



Abbildung 2: Hardwarevarianten der Zählerkarte

Die linke Variante (Abb. 2) ist die Standardkonfiguration der einfachen Zählerkarte. Sie bietet sechs galvanisch entkoppelte I/O-Kanäle, die mit 50 Ohm abgeschlossen sind, bzw. 50 Ohm treiben können. Wird diese Karte noch zusätzlich mit Speicher bestückt, so können direkt Spektren auf ihr erzeugt werden.

Die rechte Variante (Abb. 2) besitzt 17 I/O-Kanäle und der Speicher wird schon standardmäßig bestückt. Sie wird hauptsächlich für zeitaufgelöste Messungen eingesetzt, um z. B. direkt ein Flugzeitspektrum (Abb. 3) in ihr aufzunehmen.



Abbildung 3: Beispiel eines Flugzeit- bzw. Wellenlängenspektrum

Von diesen Zählerkarten sind im Moment 16 Stück an den Instrumenten verteilt. Dabei gibt es derzeit sechs verschiedene FPGA-Designs mit zugehörigen Treibern, die jeweils speziell für die Anforderungen des zugehörigen Instruments erstellt wurden (siehe Folien und Anhang).

Multi Channel Analyzer:

Der Multi Channel Analyzer ist eine Aufsteckplatine, welche zwei unabhängige analoge Eingänge und einen Gate-Eingang besitzt (Abb. 4).



Abbildung 4: Aufsteckplatine des MCA

Die analogen Eingangssignale werden jeweils einem Peakdetektor zugeführt. Wird nun ein Peak erkannt, so wird dieser mittels eines 12-Bit ADCs abgetastet. Dieser Peakwert wird in einem 4k-Spektrum (0-4096 mV) an der entsprechenden Speicherstelle aufaddiert. Somit erhält man für jeden Kanal ein eigenes Pulshöhenspektrum (Abb. 5).

Mit Hilfe eines Low Level Detektors kann eine Schwelle für beide Kanäle gemeinsam gesetzt werden, welche angibt, ab welchem Peakwert die ADCs zum Abtasten freigeschalten und die Werte in das Spektrum geschrieben werden.

Zusätzlich unterstützt die Karte drei verschiedene Modi, welche getrennt für beide Kanäle einstellbar sind. Der erste Modus entspricht dem oben beschriebenen ohne weitere Eigenschaften.

Im zweiten Modus wird zusätzlich die Freigabe der ADCs über ein Gatesignal gesteuert. Dieses Gatesignal entspricht einem positiven TTL-Signal, welches an den Gateeingang angeschlossen wird.

Im dritten Modus wird der Peakdetektor überbrückt und das Eingangssignal abhängig vom Gatesignal abgetastet. Dieser Modus kann z. B. zum mitprotokollieren von Temperatur, Druck usw. benutzt werden.



Abbildung 5: Pulshöhenspektrum einer ²⁵²Cf-Quelle und ³He-Zählrohr

Im Moment befindet sich diese Karte im Endstadium der Entwicklung und soll nach abschließenden Tests und der Einbindung in die Instrumentensoftware an die Instrumente verteilt werden. Der hauptsächliche Verwendungszweck dieser Karte ist die Diagnose und Fehlersuche an den Instrumenten bezüglich der Verstärker, Monitore und Zählrohre. Durch Aufnahme eines Pulshöhenspektrums kann der Instrumentverantwortliche seine Diskriminatorschwelle im Hinblick auf die Gamma/Neutronenseperation und der Sättigung der Monitore/Zählrohre überprüfen.

Anhang zu den Folien:

Folie 8:

Der Messzeitzähler läuft in 0,1 ms Schritten.

Folie 9:

Absolutzähler = Der Zähler läuft bis er ein Stoppsignal erhält oder in den Überlauf geht.
 Vorwahlzähler = Der Zähler lauft bis zu einer gewählten Vorwahlzahl und stoppt andere Zähler oder löst eine Interrupt aus.
 Ratemeter = Der Zähler zählt in Zeitabschnitten von 0.1, 1 und 10 Sekunden.

Folie 12:

Parameter für das Time of Flight Design mit acht Kanälen. Trigger startet die Messung. Starttime gibt die Verzögerung bis zum Beginn der Messung an (T-STACC). Accumulationtime gibt die Zeit an, in welcher die ankommenden Signale gezählt werden (T-ACC).

Folie 13:

Messaufbau für die Flussmessungen am Strahlrohr 4 des FRM II zur Bestimmung des Wellenlängenspektrums.

Folie 14:

Zugehöriges Wellenlängenspektrum zum Messaufbau, aufgenommen mit dem Zählerkartendesign TOF-8

Folie 17:

Das Instrument dreht sich um die Probe und fährt die Winkelabschnitte in verschiedenen Geschwindigkeiten bzw. die Messung soll in Winkelabschnitte aufgeteilt werden. Die Karte erhält oder erzeugt ein Signal zum Weiterschalten des Kanals. In jedem Winkelabschnitt speichert die Karte die gefahrene Zeit und die zugehörige Anzahl von Counts. Bei gleichbleibender Geschwindigkeit kann die Karte die Weiterschaltungen steuern, bei wechselnden Geschwindigkeiten wird die Karte über einen externen Eingang gesteuert.

Folie 24:

Linearitätsmessung des MCA bzw. ADCs Eingangsspannung vs. abgetastete Spannung





Goniometersteuerung und Datenerfassung eines Rutherford Backscattering Systems

Graphische Bedienoberfläche mit IDL

Zugriff auf die Hardware über C-DLL, RS232 und Ethernet

H. Heer , H. Kleines, I. Vaahsen, M. Wagener (ZEL) B. Holländer (ISG1) B. Brijs (IMEC)

27. März 2006

Zentralinstitut für Elektronik (ZEL) M. Wagener H. Heer



Forschungszentrum Jülich in der Helmholtz-Gemeinschaft

Ernest Rutherford



Ernest Rutherford wurde am 30. August 1871 in Spring Grove, Neuseeland geboren, erhielt 1908 den Nobelpreis in Chemie. Er starb am 19. Oktober 1937 in Cambridge.

27. März 2006

Zentralinstitut für Elektronik (ZEL) M. Wagener H. Heer

> Forschungszentrum Jülich in der Helmholtz-Gemeinschaft



Rutherford Backscattering Spectrometry (RBS)



Atome besitzen Atomkerne (Nachweis 1911)

- Grundlage: (elastischer) Stoß zwischen den Atomkernen
- Mess-Prinzip: Messung der Anzahl/Energie der Ionen, die nach Stoß mit Target-Atomen zurückgestreut werden.
- Bestimmung der Atommasse möglich; Information der Element-Konzentration über Probentiefe







FRM II Garching











	Forschungszentrum Jülich in der Helmholtz-Gemeinschaft						
GorMet: C	ANBERRA PHA	A Elektronik					
	H.V.P.S. SISHI C MOREL SIGNAL PROCESSOR MOREL SOGO REALY C REALY	AIM DIGITAL SIGNAL PROCESSOR SSSA (2) MODEL SSGO MODEL SSGO M					
AIM		• • • • • • • • • • • • • • • • • • •					
Acqusition Interface Modul	Ф тану Ф га	Counts					
Digital Signal Processor		Activer: Active:					
HVPS High Voltage Power Supply	SHARE FREE FREE FREE FREE FREE FREE FREE F	Active2 Co					
	CANBERRA CANBERRA	CANELER CANELER ANJERRA					
27. März 2006	Zentralinstitut für Elektronik (ZEI M. Wagener H. Heer	L) 12					













Hahn-Meitner-Institut Berlin in der Helmholtz-Gemeinschaft				
Design der analogen Auswerteelektronik für den ortsauflösenden Neutronendetektor am EXED				
SEI-Tagung Garching 2006				
Dr. Sven Bönisch Dr. Bernhard Namaschk Dr. Friedrich Wulf Hahn-Meitner-Institut Berlin				
	1	22.06.2006		
























Hahn-Meitner-Institut Berlin in der Helmholtz-Gemeinschaft					
Optimierung					
Parameter	Ortsgenauigkeit µ	Ortsauflösung σ			
PSD-Drahtwiderstand ↑	+	+			
HV-Koppelkapazität ↑	+				
Eingangsimpedanz ↑	-	+			
Serienwiderstand ↑	-	+			
Verstärkung ↑	+	-			
Aussteuerung ↑		+			
Shapingzeit/τ ↑	-	-			
Rohrsammelzeit ↑	-	-			

14

22.06.2006









Design der analogen Auswerteelektronik für den ortsauflösenden Neutronendetektor am EXED

Dr. Sven Bönisch, Dr. Bernhard Namaschk, Dr. Friedrich Wulf (HMI-Berlin)

Zusammenfassung

Im Rahmen des Aufbaus des Experiments EXED (extreme environment diffractometer) in der Neutronenleiterhalle II am HMI wurde die analoge Auswerteelektronik für einen Neutronendetektor mit Widerstandsdrahtauslese (resistive wire PSD) spezifiziert und ihr Verhalten eingehend untersucht. Dabei sollten die Systemeigenschaften bestehend aus Detektorrohr und analog front-end für eine relative Ortsauflösung von <1% FWHM (Halbwertsbreite einer gaußfömigen Verteilungsfunktion) optimiert werden.

Das Detektorsystem besteht aus 4 Detektorbänken mit je 48 Rohren. Die Rohrlänge beträgt 1m. Der ortsauflösende Neutronendetektor benutzt die Widerstandsdrahtauslese zur Ortsbestimmung eines Primärereignisses. Ein einfallendes Neutron bewirkt ein einem gasgefüllten Raum (3He) eine Kernreaktion. Die freigesetzte Energie erzeugt durch Ionisation eine Ladungswolke (Elektronen, Ionen). Die Elektronen werden auf dem Anodendraht aufgesammelt. Sie fließen in beide Richtungen ab. Je nach Entfernung vom Rohrende wird ein mehr oder weniger großer transienter Ladungsimpuls erzeugt, der von der nachfolgenden analogen Auswerteelektronik detektiert wird. Aus den elektrischen Signalen kann der Ort und die Energie (Summensignal) des Ereignisses bestimmt werden.

Zur Abtrennung der Hochspannung werden hochspannungsfeste Koppelkondensatoren in den Signalpfad geschaltet. Ein nachfolgender ladungsempfindlicher Verstärker (Integrator) liefert eine ladungsproportionale Spannungsamplitude. Ein Rauschfilter unterdrückt hochfrequentes Rauschen. Der folgende Gauß-Shaper formt das Signal in gauss-ähnliche Impulse mit ladungsproportionaler Signalamplitude und definierter Breite.

Messungen an einem Prototyp mit $2.2k\Omega$ Drahtwiderstand (Länge etwa 0.8m) lieferten vielversprechende Ergebnisse. Der Drahtwiderstand des Detektors in seinem Endzustand wird jedoch größer sein. Das Energiespektrum zeigt das bekannte Aussehen mit Triton-, Proton-, und Summenpeak. Der Ort (Schlitzblende auf Rohr) war mit einer Ortsauflösung von 3% FWHM auf etwa 10% genau bestimmbar.

Für die Optimierung der Ortsauflösung auf 1% FWHM sind Ausgleichsvorgänge zwischen den Rohrenden sowie das Systemrauschen die entscheidenden Parameter. Der Ladungsausgleich der Eingangskapazitäten über den Drahtwiderstand mit Zeitkonstanten im µs-Bereich führt zu einer Verschiebung der gemessenen Orte in Richtung Rohrmitte. Aus diesem Grunde muß die Signalauswertung (Orts- und Energieberechnung) in wesentlich kürzerer Zeit erfolgen als der Ladungsausgleich erfolgen kann. Zusätzlich muß der Ort numerisch korrigiert werden, wodurch auch die Ortsauflösung proportional zur Größe der Korrektur sinkt. Das Systemrauschen bestimmt jedoch im wesentlichen die Ortsauflösung. Mit den gegebenen Formeln kann direkt aus der effektiven Ausgangsrauschspannung bei einer bestimmten Aussteuerung die Verteilungsbreite (Ortsauflösung) bestimmt werden. Dabei muß berücksichtigt werden, daß bei Zusammenschaltung der Eingänge zweier ladungsempfindlicher Vorverstärker über den Drahtwiderstand der Einfluß des Stromrauschens gerade im unteren Frequenzbereich massiv in Erscheinung tritt (ca. 20dB mehr gegenüber dem unbeschalteten Eingang). Die multidimensionale Optimierung mit Berücksichtigung aller beeinflussenden Parameter ist ein sehr komplexes Thema und kann im Rahmen dieser Untersuchungen nur für das analoge System behandelt werden. Die Parameter der analogen Auswerteelektronik und ihr Einfluß auf Ortsgenauigkeit (μ) sowie Ortsauflösung (σ bzw. FWHM) sind übersichtlich in einer Tabelle dargestellt. Offene Felder weisen auf weiteren Untersuchungsbedarf hin.

Abschließend kann festgestellt werden, daß eine Ortsauflösung von 1% FWHM über die gesamte Rohrlänge schwer zu erreichen ist. Die minimale Systemperformance liegt mit schlechter Aussteuerung bei etwa 4% FWHM am Rand des Rohres. Bei guter Aussteuerung (etwa 1V Amplitude am Shaper-Ausgang) verbessert sich die Ortsauflösung am Rand des Rohres - ohne numerische Ortskorrektur wegen schlechter Ortsgenauigkeit - auf 0.6% FWHM. Die beste Systemperformance ist bei Messungen in der Mitte des Rohres zu erwarten. Die Ortsauflösung liegt hier bei etwa 0.09% FWHM. Zum sicheren Erreichen der vorgegebenen Ortsauflösung ist eine weitere Rauschoptimierung nötig. Des weiteren muß der Einfluß der Toleranz von Bauteilen untersucht werden. Hierzu sind an einem 2. Prototyp entsprechende Messungen vorgesehen.

5" Szintillationsdetektor für die Neutronenstreuung

Ralf Engels Zentralinstitut für Elektronik Forschungszentrum Jülich GmbH r.engels@fz-juelich.de

27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

Anforderungen an das Detektorsystem

- Ortsauflösung
- Zählrate
- Gamma Sensitivität
- Zeitauflösende Messungen
- Langzeit Stabilität
- Portabilität
- Kosten

27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

Aufbau des Ortsauflösenden Photomultipliers der Firma Hamamatsu

Part Number	R3292-02
Туре	Head On
Size	132mm
Active Area Diameter or Length	100mm
Min. Wavelength	300nm
Max. Wavelength	650nm
Peak Sensitivity Wavelength	420nm
Cathode Radiant Sensitivity	72mA/W
Window	Borosilicate
Cathode Type	Bialkali
Cathode Luminous Sensitivity	80µA/Im
Cathode Blue Sensitivity Index	9
Gain	1.0E+05
Dark Current	40nA
Rise Time	6ns
Transit Time	20ns
Number of Dynodes	12
Applied Voltage	1250V

Zwei Anodenebenen mit

- 28 Drähten in X- bzw. Y-Richtung
- 2 Widerstandsketten
- 4 Ausgangssignalen

$$Q_x = \frac{X_2 - X_1}{X_2 + X_1}$$
 $Q_y = \frac{Y_2 - Y_1}{Y_2 + Y_1}$



27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

3

Forschungszentrum Jülich 🚬

QC des Ortsauflösenden PMT



Hamamatsu PM

27.03.2006





Messergebnisse vom 2-dimensionalen Scannen des PMT mit einer blauen LED

Geforderte Inhomogenität < +/- 25%

Messeinstellungen: HV = 1080V ; LED Pulsbreite = 0,5us, Pulshöhe 5V; typische Messung laut Anleitung

Ralf Engels, ZEL

4 Seite 73

Forschungszentrum Jülich 📃

 $n+{}^{6}Li \rightarrow {}^{4}He + {}^{3}H+4.79MeV$

www.appscintech.com

Neutronen - Szintillator

⁶Li-glass

photon

3н

photomultiplie



- Drei verschiedene Pulshöhenspektrum an einer ²⁵²Cf Quelle gemessen.
- Diagramme auf der y-Achse verschoben
- Anstieg bei den niedrigen Kanalnummern :
 - Gammas aus der Neutronen Quelle
 - elektronisches Rauschen

Im Einsatz : ⁶Li-glass, Typ GS20

27.03.2006









UniDAQ Karte



27.03.2006

Ralf Engels, ZEL



Detektor System



27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

11

Forschungszentrum Jülich

Forschungszentrum Jülich

Detektor Spezifikation

Detektor Prinzip	:	Positions-Empfindlicher Photomultiplier
Szintillator	:	1mm ⁶ Li Glas (Ce aktiviert)
Empfindliche Detektorfläche	:	90 mm Ø oder
		40x50 mm
Neutronen Empfindlichkeit	:	65% für 1 Å Neutronen
		85% für 2 Å Neutronen
Orts-Auflösung	:	1.5 mm oder
		1.0 mm
Ortsabhängige Diskriminierung	g :	65.536 Ortsabhängige Diskriminierungswerte
Gamma Empfindlichkeit	:	< 10 ⁻⁴ (für Gamma – Energie >1MeV)
Zählrate (periodisch)	:	~400 kHz

27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

¹² Seite 77



Forschungszentrum Jülich

Grosser Detektor an KWS 1



Seite 78

Forschungszentrum Jülich

Messergebnisse an KWS2





- Hochauflösende KWS mit 2-dimensionaler Detektor auf 2-Achsentisch vor dem grossen Szintillations Detektor
- Kleiner Detektor kann in Parkposition gefahren werden
- Kleiner Detektor kann über die gesamte sensitive Fläche des grossen Detektors verfahren werden

Quelle: H. Frielingaus

27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

¹⁶ Seite 79

Forschungszentrum Jülich 😕

Aufbau der KWS 3



		DAS
Echnical Data Bran tube	NL-1, straight meutron guide at the cold source	aluiding colonian da coloniana col
monochromator	100 mm (height) x 50 mm (width) (002) puroletic examine double memory promotion sectically forcesting	puide 1
wavelength range	$\lambda = 2$ $\lambda = 4$ $\lambda = $	beam shutter Z*
wavelength resolution	1%	
collimation	0.1 mrad < $\Delta \theta$ < 10 mrad (unpolarized beam) 0.1 mrad < $\Delta \theta$ < 1.5 mrad (polarized beam)	R++ R++ 30
polarizer	remanent polarizing supermirror (m=2.5)	
polarization	93.5 %	
polarization analysis	stack of 30 double sided polarizing supermirrors (top m=2 5, bottom m=1.8) set up as a divergent collimator	
detector	2D position sensitive scintillation detector, 80 mm diameter, resolution < 1.5 mm, at 1.6 m distance from the sample	structured Fe / Cr multilayer µ ₀ H=23 mT
neutron flux at sample	10^5 unpolarized neutrons / cm ² s with a collimation of $\Delta\theta$ = 2 mrad 2 \cdot 10 ⁴ polarized neutrons / cm ² s with a collimation of $\Delta\theta$ = 1 mrad	
maximum beam size at sample	50 mm x 10 mm (unpolarized) 20 mm x 2 mm (polarized with polarization analysis)	
special sample environment	electromagnet 0.3 mT < $\mu_0 H$ < 1 T He flow cryostat 10 K < T < 300 K	€ 10 - S1
and the second second second second	* 108-ch Munich standard* using University destation	0 10 20 30 0 10 20 30

SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006



Test - Messungen an der **IPNS in Argonne**

2-dimensionales Image





10mm Abstand

Peaks in beiden Richtungen gut zu sehen !!! -> Ortsauflösung < 2mm



2-dimensionales Image



27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

19



27.03.2006

Ralf Engels, ZEL

SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

FRM II Garching





27.03.2006

Ralf Engels, ZEL



History

Unsere Erfahrungen gehen bereits auf das Jahr 1987 zurück. Seit dieser Zeit entwickelt die Firma RST vorwiegend Projekte im Echtzeitbereich. 1989 führten wir das erste Client – Server basierte Visualisierungssystem im industriellen Markt ein.

1993 wurde die Firma in Ottobrunn neu firmiert.

Seit 1994 begannen wir unser Know How aus zahllosen Projekten in unser Produkt Gamma einfließen zu lassen.

Seit dieser Zeit haben wir zusammen mit unseren Kunden etwa 200 verschiedene Systeme entwickelt.

Im Moment arbeiten unsere 12 Ingenieure an der Entwicklung von industriellen Produkten in nahezu allen Bereichen der industriellen Automation und Strahlungstechnik

Zielsetzung



Unterstützung der Forschung bei der Entwicklung von Projekten Mit Hilfe von Produkten und

Dienstleistungen

3

Unser Konzept



Wir ermöglichen dem Kunden die Reduktion auf Kernkompetenz:

 Hardware Level Business as usual
Betriebssystem Level Business as usual
Middleware Level Frameworks Reduktion auf die Kernkompetenz

Power PC, X86, 68K...

Linux, LynxOS, Windows, OS9 OS9000

Gamma

















Logik			
	<u>, - </u>	8	
IVS/OVS/Code	Libraries Desc		
- Function Hea	nder & File Name & Documen	tation	
TestCode(@oi	dx, @iidx, @cnt)		
use TOS/C	PU TestCode.c		<u>الا</u> ک
IVS		20	* @param[in] oidx Start index of output variables.
InTid	TID	21	* <code>@param[in] iidx Start index of input variables.</code>
u_limit	Untergrenze	22	* Gparam[in] cnt Number of available objects of this kind
o_limit	Obergrenze	23	* \return void
step	Schrittweite	24	*/
output	Ausgangswert CCode	25	world Test(ada/int aidy int iidy int art)
		27	/ rescode(int blax, int riax, int cht)
		28	1 /** The variable nointer are used for accessing the names de
		1 29	int *pu limit:
I		30	int *po limit;
- ovs		31	int *pstep;
ObiNme	TID	32	int *poutput;
		33	int error;
	-	34	
		35	/** The functionCGetAddr assigns addresses in the gamma (
		36	<pre>pu_limit = (int *)CGetAddr(u_limit,SINT,&error);</pre>
		37	<pre>po_limit = (int *)CGetAddr(o_limit,SINT,&error);</pre>
		38	<pre>pstep = (int *)CGetAddr(step,SINT,&error);</pre>
		39	<pre>poutput = (int *)CGetAddr(output,SINT,Gerror);</pre>
		1 40	







SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

O Man	agem	ent - Integration	
K91 Card Integrator 2000	1	11	
		Ganmo	
ard Information 10 Settings 1	Modules Source Cor	de Variable Management	Manufacturer management
AcroMac Janz	TID	A201	? OK X
MEN	Online Help	http://www.men.de/products/	
A201	Connection Tune		
M27	Manual		Company Name Micro Electronic GmBH Nümberg
M31	Mariual	Add Manual Delete Manual ShowManual	Country Germany
		059 68000 X	Province / State -
	TOS / CPU	0\$9000 PPC X	Postal code 90/11 City Nijmberg
	1001010	WINDOWS X86	
	Description	4 M-Module slots	Street Neuwieder Straße 5-7
	Description	VMEbus slot VMEbus slot VMEbus slove A16/A24/D16, interrupter	Web Address www.men.de
			Contacts
		The A201S is an M-Module carrier board for universal I/O on the VMEbus, allowing control, measuring and instrumentation, communication or special-purpose tasks. Th	hig Contact name Headquartres reception
		board needs only one slot on the VMEbus. An interrupt controller handles the M-Modules individually. In VMEbus D16 systems I	the Phone +49-911-99 33 5-0
		inside the rack.	E-Mail info@men.de
		New Card	Fax +49-911-99 33 5-901
		? OK X	
		Manufacturer MEN.	Contact Info
		Card Name (TID) M28	
			Add Contact Delete Contact
UMS			

RST Project	t Creator 2006							_ 8
	3a 🕱 🖸					1		
		_	ogical channels			-	Gan Physical channels	
I DO		010					IDAssignment	
vslovs tip	1	DT	Channel	- 1	Channel Info		📄 💼 VME_Bus_SAMPLE	
1 Execute		UI	Execute					
2 Position		UI	Position					
3 Last Pos	ition	UI	Last Position					
4 Position_	offset	UI					Connection	
5 Encoder_	Position	UI					⊟ ModulBus	
6 Reserved	ł	UI					🖾 — MoldulBus0	
7 Motor_Po	ower	UI					⊡ (VMOD_1244	
8 General_	Purpose_Bitfield	UI					B AU	
9 Actual_P	osition	UI						
10 acc_fact	n	UI					1244 Ch2	
11 brake_fa	otor	UI					12A4_Ch3	
12 work_free	quency	UI					🗍 12A4_Ch4	
13 min_work	_frequency	UI					MolduBus1	
14 max_ref_	frequency	UI					MoldulBus2	
15 creep_fre	quency	UI					H MolduPup2	
16 creep_an	ticipation_or_gain	UI					Firm Con2	
17 following	_error_window	UI					E IN VME58	
18 following	_error_timeout	UI						
19 Rahmen1		UI					DIO_Area	
20 max_worl	<_current	UI						
21 max_hold	L_current	UI					Position	
22 hard_limit	_positive	UI					Bosition offset	
23 hard_limit	_negative	UI						
24 Encoder-	Ratio-encodercounts	UI					Reserved	
25 Encoder-	Ratio-motorcounts	UI				-	Motor_Power	
						•	General_Purpose_Bitfield	
							Channel Info: Name: Last_Position Dim: SI ChannelNr: 3	



Marktsegmente und Applikationen

In etwa 200 unterschiedlichen Projekten haben wir unsere Kompetenz gezeigt:

19

Beamline control systems:

General management Hard- and Software based on VME and PC Hardware

Forschungszentrum Karlsruhe

Anka



Synchotron light source ANKA Karlsruhe Germany





Medicine technique:

Proton therapy center for Rinnecker private clinic in Munich and

Cologne

The first hospital in europe Gantry Realtime Control System



Whole System with 4 Gantry rooms. The room in the middle of the building is under construction at the moment

Gantry Control system

Textile Industry:



Complete Solution spinning machine firm Suessen AG

130 embedded CPU's per machine connected via CANBus





Industrial TCIP Communication firm Truetzschler

OPC Communication solution based on VME and PC connected to a SCADA System



<image><image><image><image>

Gamma Railway Netherland



CD package system



Assisting the development of a x-ray satellite



Surface check system for varnish by cars (Daimler Chrysler) 27



Realisation of a Converter Control system for the steel factory Saarstahl AG



Industrial bar-code control systems (Saarstahl AG)



RST mit Gamma und seinen Partnern reduziert den Aufwand auf die eigentliche Kernkompetenz










Unified Achscontroller								
	Mirror 1							
	Device:	RFMH	_	•		Version: x.xx		
	Status:	Device ready (0)					
	Current	C Device spec. U R_RFMH 12.345678	nits mm	C Motor spec. Unit Axis 1 100000	ts steps	axis control		
	Target:	12.345678	mm	100000	steps	Axis locked 🗖		
	Current Target:	BFMH_entrance 12.345678 12.345678	mm	0 0	steps steps	axis control Axis locked ┌┌		
	Current Target:	RFMH_exit 12.345678 12.345678	mm	0 0	steps steps	axis control		
	Current Target:	0.0 0.0	unit unit	0 0	steps steps	axis control		
		 Relative Position C Absolute Position 	ns	Initialise C Define Position C Load Position C Go to Home Po	n ositior	Арріу		
	Move	Stop	Histo	y Help S	Special	Close		
		34						









RST Card Integrator 2006	0			
		A GANTON .		
rd Information 0 Settings	Modules Source Co	le Variable Management	Manufacturer management	1
AcroMac Janz	TID	A201		? 0K ×
MEN	Online Help	http://www.men.de/products/	Company	
A201	Connection Tune	VMEBus	TID MEN	•
M27	Hannel		Company Name Micro Electronic G	mBH Nümberg
M31	Manual	Add Manual Delete Manual ShowManual	Country Germany	
		059 68000 X	Province / State	
	TOS / CPU	LINUX X86	Postal code 90411 Cit	y Nümberg
		WINDOWS X86 LYNXOS X86	Street Neuwieder Straße	5-7
	Description	4 M-Module slots 1 VMEbus slot	Web Address www.men.de	
		VMEbus slave AT6/A24/DT6, interrupter	Carlash	
		The A201S is an M-Module carrier board for universal I/O on the VMEbus, allowin control, measuring and instrumentation, communication or special-purpose tasks.	ng hig Contact name Headquartres rece	ption
		board needs only one slot on the VMEbus. An interrupt controller handles the M-Modules individually. In VMEbus D16 system	ns the Phone +49-911-99 33 5-0	
		inside the rack.	E-Mail info@men.de	
		New Card	Fax +49-911-99 33	5-901
		? OK X		
			Contact Info	
		Manufacturer MEN		
		Card Name (TD) M28		
			Add Contact	Delete Contact
OMS				

I/O Integration	Source	
Image: RST Card Integrator 2006 Image: Card Information ID Card Information ID Settings Modules Source Code	Variable Management	_ @ X
Include Files Includes Defines Global Variables Initialisation Unique For every call C-Access Functions	TOS/CPU <all cpu="" tos=""> Case ((@_ThisCardCount - 1) * 50 + 1): ssig = SIG_MIN_OMS + pi>ind2; Code</all>	<u> </u>
Comparison C	Lode For each physical channel in the DID Area: - calculate channel - assign a value to the signal Doku	
- intern - Ref_switch_position	Delete Fragment	Save Fragment









Printing Industry:

Industrial Drive Control firm Wiedeg

Portation from PSOS+ VME to OS9000 PowerPC Improvement in using Gamma Components



Printing machine for firm Aurentum

Complete gamma solution.





Man machine Interface



Spinning robot

46









MOTOROLA

Was ist *µTCA*™?

- MicroTCA ist ein neuer Standard für embedded Systeme
- Basis des MicroTCA Standards sind hot-swapfähige Advanced Mezzanine Card Module, die für AdvancedTCA Trägerkarten definiert/entwickelt wurden
- AMC Module werden beim MicroTCA Standard direkt in das Chassis respektive die Backplane gesteckt



Avnet Applied Computing Solutions 2006









4										
١	Vergleich	PMC, AMC	und 3HE cPCI							
	Eigenschaften	PMC	AMC	3HE cPCI						
	Bauform	einfache und doppelte Breite	einfache und doppelte Breite, halbe oder volle Höhe	Einfache, doppelte und dreifache Breite						
	Fläche	74 x 149 mm, max. Höhe 1.9 mm (max. 110 cm²)	73.4 x 181.5 mm (173 mm nutzbar), 2.6 mm min. Höhe (max. 131 cm²)	100 x 160 mm (150 mm nutzbar) (max. 150 cm²)						
	Steckverbinder	P1386, ungeschirmt	geschirmte, differenzielle Paare mit 21 Duplex-Ports, Direktstecker	IEC 61076-4-101 Stecker, 220 Kontakte, geschirmt						
	Verbindungen	PCI-32/33, -32/66, -64/66, Ethernet	Gbit-Ethernet, 10-Gbit-Ethernet, Fibre Channel, PCI Express, Rapid-I/O	PCI-32/33, -32/66, -64/66						
	Bandbreite	PCI: 14 Gbit/s, Ethernet: 1 Gbit/s	1 bis 21 mal 1 oder 10 Gbit/s (max. 21 Gbit/s bzw. 210 Gbit/s)	PCI: 14 Gbit/s						
	Verwaltbarkeit	keine	ІРМІ	keine						
	Hot-Swap	nicht möglich	ja	ја						

25 W (halbe Höhe), 50 W (volle Höhe),

 (\mathcal{A})

60 W (volle Höhe, doppelte Breite)

Vergleich zwischen PMC, AMC und 3HE cPCI. (Quellen: WEKA Verlag und Avnet)

12 W (Prozessor-PMC)

7.5 W oder

Avnet Applied Computing Solutions

2006

Stromversorgung

25 W (4TE), 50 W (8TE)

MOTOROLA











µTCA mechanischer Aufbau















19















CPU-Karten und Blades

Technologie/Line	Advantech	BCM	IBM	Intel	ITOX	Motorola	SUN	SuperMicro
AdvancedTCA				•		•		
PICMG 2.16	•					•		
CompactPCI	•					•	•	
ΑΜC/μΤCΑ			٠			•		
PrPMC						•		
Slot-CPU	•							
ATX, uATX	•	•		•	•			•
Blades			•	•			•	
Avnet Applied	Computing	Solutions				Ал	лотс	

								EXAMPLE T
Chass	is & Sy	ystem	е					
Technologie/Line	Advantech	BCM	IBM	Intel	ΙΤΟΧ	Motorola	SUN	SuperMicro
AdvancedTCA				•		•		
PICMG 2.16	•					•		
CompactPCI	•					•	•	
μΤCΑ						•		
Slot-CPU	•		•	•			•	
ATX, uATX	•	•	•	٠	•		•	•
Blades			•	•				
Linux	•	•	•	•	•	•	•	•
VxWorks	•			•		•		
Solaris						•	•	
Windows	•	•	•	•	•	•	•	•
							Ľ	
Avnet Applied	d Computing	Solutions					юто	ROLA

Г



Storag	е					
Technologie/Line	Adaptec	IBM	Intel	Motorola	SUN	
iSCSI			•	•		
FC-AL	•	•	•	•	•	
NFS	•				•	
RAID	•	•	•	•	•	
Intern		•	•	•	•	
19"	•	•	•	•	•	
Tower			•		•	
Avnet Applied	I Computing S	Solutions		27		MOTOROLA



28

FRM II Garching





"The World in Motion"

MACCON





DSM - Digital ServoModul

MACCON Antriebskomponenten GmbH MACCON Elektronik-Entwicklungs GmbH MACCON Vertriebs GmbH

MACCON The Mechatronics Company
































































Aber
 OPC kann keine Verbindung zwischen MS und Nicht-MS Windows Systemen herstellen OPC Applikationen können nicht auf Nicht-MS Windows Systemen ausgeführt werden, z.B. auf UNIX basierten ERP Systems, embedded Linux etc. OPC DCOM Interaktionen über das Internet (durch Firewalls) sind nicht möglich
⇒ XML, HTTP und Web Services können genutzt werden, um diese Lücken zu schließen.
28.03.2006 SEI Tagung – www.softing.com











Einsatzgebiet
 Fernzugriff auf OPC Daten über das Internet zur Fernbedienung, Fernparametrierung, Fernwartung. Integration von OPC in IT-Anwendungen (vertikale Integration, B2B). OPC Anwendungen auf Nicht-MS-Systemen (ohne DCOM) z.B. auf Linux Systemen in SPS oder Embedded Devices.
 Die OPC Vision von der globalen Interoperabilität: jeder berechtigten Person, jede gewünschte Information, zu jeder Zeit, an jedem Ort, auf jeder Betriebssystem-Plattform
28.03.2006 SEI Tagung – www.softing.com

























OPC Beispiel









































Gegenüberstellung USB/PCI zu VME Interfaces und Anwendungen

Dr. Matthias Kirsch

matthias.kirsch@struck.de





Struck Inn	ovative Sy	vsteme	struck innovative systeme		
Betrieb:	seit 1998				
Produkte:	Board Level Elekt Inline Inspektions	ronik für schnelle Date Systeme	n Erfassung		
Aktivitäten:	Hardware/Software Design, Endmontage, Test, Vertrieb Externe Produktion (Platinen, Bestückung, Mechanik)				
Personal:	8 (inkl. ein Azubi)				
Verkauf:	- 55% Board Leve - 45% Inspektions	l Produkte Systeme			
	- Europa	40%			
	- USA & Canada	50%			
	- Asia + Rest	10%			
USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006		SEI, Garching 2006	www.struck.de		

Motorola VME Renaissance



The VME Renaissance vision includes a faster parallel control plane bus, a switched serial data plane interconnect, point-to-point mezzanines and other enhancements. All of these innovations are being introduced with the intent of maintaining backwards compatibility with existing VMEbus investments.

Multiple waves of technology have been mapped out for the future of VMEbus. The first wave improves the performance of the traditional parallel control plane bus to over 300MB/s by combining the VME 2eSST protocol with PCI-X. The second wave adds switched serial interconnects for data planes.

VME continues to be a platform for leading edge technology innovation.

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de

Wo steht VME in der "Bus" Welt?

struck innovative systeme

Bus	Geschwindigkeit in MBytes/s (Blocktransfer)	Kommentar
CAMAC	4	
VME	40	
VME MBLT64	80	
PCI	133	
PCI-Express 1-lane	250	Nicht duplex, Pkt zu Pkt
VME 2eSST	320	Tundra TS-148 Bridge
PCI-X	540	
PCI-Express 4-lane	1000	Nicht duplex, Pkt zu Pkt
PCI-Express 16-lane	4000	Nicht duplex, Pkt zu Pkt
VXS (VITA 41.0)	45000	20-slot, Standard?
VME switched serial		Spezialsysteme, Pkt zu Pkt

SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

© Copyright SIS 2006

Vorteil VME Interface gegenüber Single Board Computer (SBC)

- Kein Betriebssystem, d.h. Crate aus/ein in Sekunden (speziell im Testbereich von Interesse)
- SBCs normal 1-2 Generationen hinter Desktops
- Schneller Upgrade auf aktuelle PC Generation (Rechenleistung, 1G -> 10G Ethernet,...)
- Optimierter VME Master (nicht notwendigerweise PCI basierend, ggf. DSP Untertsützung,...)
- Ggf. direkte DAQ Interaktion über Frontpanel I/Os (z.B. Totzeit Handling, Status,...)

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de

struck innovative

systeme

Vorstellung SIS1100/3100 und SIS3150USB

 SIS1100/3100 PCI zu VME
 Gemeinschaftenwicklung mit ZEL/FZ Jülich
 Seit ca. 5 Jahren auf dem Markt
 ca. 400 Stück im Einsatz
 < 10% im industriellen Einsatz

SIS3150 USB2.0 zu VME

Basierend auf SIS3150 CMC Träger Seit ca. 1,5 Jahren auf dem Markt Ca. 20 Stück im Einsatz > 20% im industriellen Einsatz



SIS1100/3100



SIS3150USB

www.struck.de

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006 8

SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

Vergleich PCI/USB zu VME

struck innovative systeme

Transfer	SIS1100/3100	SIS3150	Kommentar
	PCI	USB2.0	
D32	5 μs/Langwort	107 μs/Langwort	
DMAed D32	14 MBytes/s	7 MBytes/s	
BLT32	30 MBytes/s	20 MBytes/s	
MBLT64	60 MBytes/s	33 MBytes/s	
2eVME	80 MBytes/s	NA	SST evtl. 100
D32 DSP	600 ns	600 ns	
Piped D32 DSP	NA	200 ns	
DSP IRQ ACK	200 ns	< 50 ns	



struck innovative systeme

- Datenaufnahme häufig nicht durch maximale Blocktransfer Bandbreite limitiert
- Synchrotron Beamlines z.B. sehr viele Einzelzyklen (Motor 1-N verfahren, warten auf Erreichen der Position, messen, …)
- Berechnung auf Datenstrom von 80 MBytes/s macht selbst mit Dual Prozessor PC massiv Totzeit
- Limitierung durch Archivierungskapazität

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006 10 www.struck.de

struck innovative **Neutrino Physics** systeme Amanda at the South Pole --- 1 - 640 Digitizer Channels - 12 Bit 100MS/s - SIS3100/3100 VME-VME (read out of photo multiplier arrays buried within Antarctic ice using the ice as scintillator medium) SEI, Garching 2006 **USB/PCI-VME DAQ** www.struck.de © Copyright SIS 2006

Amanda

struck innovative systeme

Custom SIS3300 ADC Firmware

- Free running trigger on individual ADC channel
- N over threshold plus clustering
- Variable number of samples acquired
- Memory bank change upon one channel almost full
- Minimum deadtime between triggers
- Plus:
 - SIS3100/3100 firmware as VME-VME interface
 - Development of VME-VME DSP code
 - Example code for event collection
- Limited by: max. data rate to disk /satelite link with minimum bias trigger

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de

SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006

Amanda TWR Setup (Courtesy Amanda)







SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006





SIS3150 Twin TigerSHARC Dual CMC Träger

struck innovative systeme

Common Mezzanine Card Standard

- 2 Mezzanine Steckplätze
- bis zu 2 TS101 TigerSHARC DSPs
- XC2S600 FPGA
- 64 MB SDRAM
- High Speed VME Master/Slave
- 2 Front Panel In/2 FP Outputs
- P2 A/C Zugang zu CMC Steckplätzen
- JTAG/VME Firmware Upgrade Fähigkeit



USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de

SIS9300 4 Kanal 14-bit 100 MHz ADC CMC

- Offset DAC
- Variable Gain Amplifier Option
- Leistungsfähiger FPGA (Trigger, ...)
- Digitaler FP Eingang
- Digitale P2 und Träger Board I/Os
- TigerSHARC Links
- 1 FP SMD LED pro Kanal
- 1 zusätzl. FP SMD LED pro Board
- 2 Karten passen auf SIS3150

struck innovative systeme



USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de





Roll Surface Inspection System

struck innovative systeme

Aufgabenstellung



- Optische Inspektion von Arbeitswalzen während des Schleifvorgangs
- Mit dem Auge kaum wahrnehmbare Defekte führen bei Einbau im Walzgerüst zu Ausschussproduktion
- Systeme oft ohne Bediener oder ein Bediener f
 ür mehrere Maschinen

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006 21 www.struck.de

Lösungsansatz PCI-VME System

struck innovative systeme

- In diesem Fall nicht unbedingt Performance getrieben
- Sicherheit Latch an den Fasern gegenüber USB Kabel
- VME Entscheidung wegen Time to Market (Nutzung vorhandener Komponenten und Firmware)
- Erweiterbarkeit (massive Rechenleistung erforderlich)
- Komplettes In House Projekt (Firmware Änderung "auf Zuruf")

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006 SEI, Garching 2006

www.struck.de





Systemaufbau

struck innovative systeme



PC und VME System



Sensorkopf

USB/PCI-VME DAQ © Copyright SIS 2006



Netzteile/Kabelrouting



ADC Box

SEI, Garching 2006 25 www.struck.de



SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006




<section-header><section-header><section-header><image><list-item><list-item><list-item><list-item><list-item><list-item>





Powermanagement und Kommunikationssystem für das MIPAS-Stratosphären-Experiment





























Powermanagement und Kommunikationssystem für das MIPAS-Stratosphären-Experiment

Dipl.-Ing. (BA) Andreas Ebersoldt Institut für Prozessdatenverarbeitung und Elektronik (IPE) Forschungszentrum Karlsruhe GmbH

Das MIPAS-Klimaforschungsexperiment auf dem Stratosphärenflugzeug Geophysika besteht seit 1996 aus einer Kooperation des "Institut für Meteorologie und Klimaforschung (IMK)" und dem "Institut für Prozessdatenverarbeitung und Elektronik (IPE)". Beide am Forschungszentrum Karlsruhe ansässigen Institute betreuen gemeinsam dieses Klimaforschungsprojekt, dessen Ziel es ist, bei weltweiten Messkampagnen, Spurengase, die als Vorläufersubstanzen zur Ozonbildung gelten, in der Stratosphäre aufzuspüren.

Das Instrument selbst, das im IMK entwickelt wurde, misst die von Gasmolekülen emittierte schwache Infrarotstrahlung (Wärmestrahlung) unter dem Einsatz von hochempfindlichen. heliumgekühlten Silizium-Arsenit Detektoren. Durch Interferometrie kann dann mit einer sehr hohen spektralen Auflösung, die Art und Konzentration der Gase festgestellt werden. Schwerpunktgase die gezielt betrachtet werden sind u.a. Wasserdampf, Stickoxide und Fluorchlorkohlenwasserstoffverbindungen.

Aufgrund des weltweiten Einsatzes des Experimentes werden sehr hohe Anforderungen an die vom IPE für dieses Projekt entwickelte Elektronik gestellt. Dazu zählen vor allem der extreme Umgebungstemperaturbereich von -60 bis +45°C, der geringe Druck in der Stratosphäre von 20mbar, bei dem nahezu keine Konvektion erfolgt, und die Wärmeableitung ausschließlich durch Kontaktkühlung und Abstrahlung erreicht werden kann. Eine zusätzliche Herausforderung besteht in der Resistenz gegenüber elektromagnetischer Immission (1kW Bordsender des Forschungsflugzeuges) und hohen Anforderungen nach geringer elektromagnetischer Emission, um das Bordequipment des Flugzeuges keinen Störungen auszusetzen.

Die Aufgabe der im IPE entwickelten Elektronik besteht in der Steuerung des Messablaufs, der Regelung der Sichtlinie unter Zugriff auf Daten eines eigenen AHRS-(Attitude-Heading-Reference-System)-Kreiselnavigationssystems und der Datenerfassung der eigentlichen Messwerte (Interferogramme). Zusätzlich werden sogenannte Housekeepings wie Spannung, Strom, Temperatur, Druck, etc. online überwacht und aufgezeichnet.

Das System basiert auf einem Rugged-PC, auf dem eine Ablaufsteuerung unter einem speziell angepassten Lynx-Betriebssystem ausgeführt wird und über einen VME-Bus mit weiterer Peripherie kommuniziert.

Das Flugzeug ist ein ehemaliges Spionageflugzeug des russischen Militärs vom Typ M55 und wurde in den 60'er Jahren entwickelt. Seitdem wurden bis Mitte der 90'er Jahre fünf Exemplare gebaut. Drei davon existieren noch heute. Eines wurde zum Höhenforschungsflugzeug "Geophysika" umgebaut. Der Erstflug der Geophysika erfolgte 1988. Die maximale Flughöhe mit Forschungsequipment (max. 2,25t) beträgt 21km mit einem maximalen Startgewicht von 24t.

Der Vortrag stellt weiterhin die Notwendigkeit eines Powermanagements und Kommunikationssystems dar.

Da die Lagekoordinaten während eines Messfluges ständig vom eigenen AHRS-Kreiselnavigationssystem erfasst werden und dieses 30 Minuten zum Initialisieren benötigt, ist es erforderlich dessen Energieversorgung durch eine eigens für dieses System entwickelten USV (unterbrechungsfreie Stromversorgung) zu puffern. Dies erfolgt durch eine im IPE entworfene und auf NimH-Akkus basierende USV, die das AHRS für 10 Minuten betreiben kann.

Zusätzlich wird die gesamte Energieversorgung des MIPAS-Experimentes durch eine auf UltraCaps (hochkapazitive Kondensatoren) basierende USV, die ebenfalls im IPE entwickelt wurde, unterstützt. Aufgrund der Umschaltung von Bodenversorgung zum flugzeugeigenen Bordnetz vor jedem Messeinsatz ist diese zur Hauptversorgung des MIPAS-Experimentes parallel geschaltet und kann ohne relevante Umschaltzeit die Stromversorgung des Experiments für maximal 3,5s übernehmen.

Das Kommunikationssystem beruht auf der Iridium-Satellitentechnik und ermöglicht die ständige Überwachung des Experiments während eines Messfluges. Es können Daten online überprüft und gegebenenfalls sogenannte Telekommandos gesendet werden. Durch diese Einflussmaßnahme wird der Erfolg einer sehr kostenintensiven Kampagne sichergestellt.

Vergleich zwischen zeitkontinuierlichen und –diskreten Oszillatoren (Probleme grenzstabiler Systeme) Gerd Nowack

Arbeitsgruppe Digitale Signalverarbeitung c/o Lehr- und Forschungsbereich Kommunikationstechnik Fakultät für Elektrotechnik und Informationstechnik Ruhr-Universität Bochum, IC 5/51, D-44780 Bochum Gerd.Nowack@rub.de

Abstracts

"Das Prinzip der Selbsterregung liegt in der Rückkopplung eines Verstärkers begründet." Das schrieb 1959 Heinrich **Schröder** in seinem bekannten Buch: Elektrische Nachrichtentechnik. Obwohl Transistorverstärker schon bekannt waren, beschränkt er sich auf Röhrenoszillatoren. Keine Oszillatoren werden in dem berühmten Buch: Einführung in die theoretische Elektrotechnik von Karl **Küpfmüller**, das 1932 zum ersten Mal erschien, erwähnt.

Aber "Oszillatoren" gab es bereits zu einer Zeit, in der noch keine Verstärkerelemente existierten. Der berühmte Heinrich **Hertz** (1857-1894) benutzte einen durch Entladungsfunken erregten "linearen Oszillator" als Funksender. Mit einem Resonanzkreis und passiver Funkenstrecke als Empfänger wies er nach, dass elektromagnetische Wellen und Licht identische Erscheinungen sind. Aber der Hertz'sche Oszillator mit seinen Schwingungsimpulsen war nicht grenzstabil sondern stabil (abklingende, oszillatorische Entladung).

Ein exakt grenzstabiler Oszillator würde nach Einschaltung weiterhin die Ausgangsspannung Null behalten. Erst eine vorübergehende Instabilität ($v_R > 1$) erzeugt aus einer Rauschspannung eine aufklingende Schwingung, deren Amplitude nur mit Hilfe von Nichtlinearitäten auf einen gewünschten Endwert stabilisiert werden kann.

Zeitdiskrete Oszillatoren können im allgemeinen Fall wegen der endlichen Auflösung numerischer Werte nicht grenzstabil (sich periodisch wiederholende Zahlenfolge) realisiert werden. Die Impulsantwort ist also keine unendliche Zahlenfolge mit konstanter Maximalamplitude. Auch die fortgesetzte Wiederholung von Tabellenwerten liefert keine exakte Lösung. Das "Quantisierungsrauschen" (Rundungseffekte) führt auf eine Verbreiterung der Spektrallinie.

1. Einleitung

Ein kleiner historischer Abriss über die Entwicklung der Oszillatoren:

1827 G.S. **Ohm** (1789-1854) erkennt den Zusammenhang von Ursache und Wirkung für die elektrischen Größen Spannung und Strom. Das Verhältnis der beiden nennt er Widerstand.

1831 M. **Faraday** (1791-1867) untersucht die elektromagnetische Induktion (Faraday'schen Induktionsgesetz) und erfindet den Funkeninduktor.

1862 B.W. **Feddersen** (1836-1918) bildet die Funken des Funkeninduktors mit schnell rotierenden Spiegeln auf Fotoplatten ab. Die Helligkeitsverteilung hängt von der Polarität ab.

1865 J.C. **Maxwell** (1831-1879) veröffentlicht die "Maxwell'schen Gleichungen" in seinem Buch: Dynamical Theory of the Electromagnetic Field. Maxwell war reiner Theoretiker. Die experimentelle Bestätigung zeigte Heinrich **Hertz** mit seinem Funkenoszillator.

1897 G. Marconi (1874-1937) erfindet die drahtlose Telegraphie.

1898 Ph. Lenard (1862-1947) (Schüler von Hertz, 1920 Nobelpreis) führt das Gitter in Röhren ein. Die Elektronen wurden durch den lichtelektrischen Effekt ausgelöst (Fensterröhre).
1905 R.v. Lieben (Austria) (1878-1913!) erfindet die Gitter-Triode als Verstärkungselement.
1905 J.A. Fleming (1849-1945) schafft über den glühelektrischen Effekt eine konstante Elektronenquelle. Er verwendet als erster die Triode zur Verstärkung von Antennensignalen.

1906 L.de **Forest** (USA) (1873-1961) erfindet die Audionröhre (Triode). (1955 schreibt er seine Autobiographie: Father of Radio).

1922 Einführung des Rundfunks

1930 W. **Schottky** (1886-1976) entwickelt die Röhre (bei Siemens) zu einem technischen Massenprodukt. 1935 entdeckt er die Diodenwirkung am Kristall/Metall-Übergang und entwickelt die Theorie der Störbandleitung (in Halbleitern bei tiefern Temperaturen).

1928 F. **Bloch** (1905-1983) -ein Quantenphysiker- sagt die Oszillation von Elektronen im periodischen Gitter eines Halbleiters voraus. Wegen der hohen Frequenzen (Größenordnung 10 THz) und starker Streueffekte ist der experimentelle Nachweis nur schwer möglich.

2001 Th. **Dekorsy** (Forschungszentrum Rossendorf) gelingt der Nachweis optisch angeregter Blochoszillationen unter Verwendung des Freien Elektronen-Lasers (FEL). Ein elektrisch betriebenes Halbleiterbauelement existiert bis heute nicht.

Vom Beginn der Elektrotechnik (vor etwa 200 Jahren) an haben Oszillatoren bei der Frage nach der Natur der elektromagnetischen Strahlung eine große Rolle gespielt. Im Folgenden soll ein Überblick über verschiedene Funktionsprinzipien der Oszillatoren gegeben werden:

- 1. Phasenschieber-Oszillator mit mehreren (meist 3) RC-Tiefpässen
- 2. LC-Oszillator mit 180° Phasendrehung: Colpitts- und Hartley-Oszillator
- 3. Quarzstabilisierter Oszillator mit hoher Frequenzstabilität
- 4. Oszillator mit negativem Widerstand zur Entdämpfung
- 5. Laufzeit- (Relaxation-) Oszillator: Stark mitgekoppelte, astabile Multivibratoren
- 6. Maser-Oszillator: <u>M</u>icrowave <u>A</u>mplification by <u>S</u>timulated Emission of <u>R</u>adiation: ein Teil der Mikrowellenleistung stimuliert den Elektronenübergang zwischen zwei atomaren Energieniveaus (z.B. von Gasmolekülen)
- 7. Laser: Light <u>Amplification by Stimulated Emission of Radiation</u>: Wie beim Maser besitzen die beiden relevanten Energieniveaus eine negative Differenz der Besetzungswahrscheinlichkeiten. (Spontane Emission wie bei der LED ergibt keine Oszillation.)

2. Grundlagen elektronischer Oszillatoren am Beispiel des HF-Colpitts-Oszillators

Elektronische Oszillatoren sind rückgekoppelte Verstärker mit einem Frequenz bestimmenden Mitkopplungsnetzwerk. Das Blockschaltschaltbild eines rückgekoppelten Systems:



Die Betriebserstärkung v_B mit dem Ankopplungsfaktor A, dem Rückkopplungsfaktor k und der Leerlaufverstärkung v_o beträgt:

$$v_{B} = A \frac{v_{o}}{1 - k v_{o}} = -\frac{A}{k} \frac{1}{1 - \frac{1}{v_{R}}} = v_{B\infty} F_{R} (v_{R})$$

Mit A = 1 ergibt sich die allgemein bekannte Formel rückgekoppelter Systeme, die nur für "Reinformen" der Rückkopplung gilt, wie z.B. die spannungsgesteuerte Spannungsrückkopplung oder die stromgesteuerte Stromrückkopplung. Der Ankopplungsfaktor A eines invertie-

renden OP-Verstärkers beträgt: $A = \frac{-R_1}{R_1 + R_2}$. R_1 und R_2 sind die Beschaltungswiderstände.

Ein Oszillator, der eine Ausgangsspannung ohne Eingangsspannung erzeugt, muss die Betriebsverstärkung $v_B = \infty$ haben. Die Schleifenverstärkung (Loop gain) muss $\underline{v}_R = k v_o \equiv 1$ sein. Das Produkt: $0 * \infty$ ist ein mathematisch unbestimmter Ausdruck, der auch den Wert Null haben könnte. Schaltet man also einen Oszillator mit $v_R = 1$ (genau!) ein, dann bleibt seine Ausgangsspannung auf Null. (Einschaltbedingung ist also: $v_R > 1$.)

Die Schwingbedingung für den eingeschwungenen Zustand ($\underline{v}_R = k v_o \equiv 1$) ist erfüllt, wenn $\varphi_R = 0$ (Phasenbedingung) und $|v_R(\omega_0)| = |k(\omega_0)| |v_o(\omega_0)| = 1$ (Amplitudenbedingung) gelten.

Das Rückkopplungsnetzwerk wird für eine stabile Oszillatorfrequenz passiv aufgebaut. Im Idealfall hat der Verstärker in der Nähe der Oszillationsfrequenz eine konstante, positive oder negative Verstärkung. Ist sie negativ, dann ist die Phasenbedingung erfüllt, wenn das Rückkopplungsnetzwerk genau eine Phasendrehung von $\pm 180^{\circ}$ besitzt, und die Amplitudenbedingung, wenn dessen Dämpfung durch den Verstärker (zu 1) kompensiert wird. Diese Verhältnisse sind am Colpittsoszillator leicht verständlich zu machen:



Die Resonanzfrequenz des Oszillators beträgt: $f_{osc} = \frac{1}{2 \pi \sqrt{\frac{L C_1 C_2}{C_1 + C_2}}}$.

Für C₁ = C₂ folgt z.B.: $\omega_{osc} = \frac{1}{\sqrt{L C/2}}$. Für die Übertragungsfunktion des Mitkopplungsnetz-

werkes ergibt sich eine reelle, frequenzabhängige Funktion: $H(j\omega) = \frac{1}{1 - \omega^2 L C_2}$. Setzt man ω_{osc} in $H(j\omega)$ ein, so ergibt sich für $C_1 = C_2 = C$: $H(j\omega_{osc}) = -1$. Eine grenzstabile Schwin-

$$\mathbf{v}_{\rm ES} = -\frac{\beta \mathbf{R}_{\rm C}}{\mathbf{R}_{\rm BE}}\Big|_{\rm ohne\,GK} = -\frac{\beta \mathbf{R}_{\rm C}}{\mathbf{R}_{\rm BE} + \beta \mathbf{R}_{\rm E}}\Big|_{\rm mit\,GK} \cong -\frac{\mathbf{R}_{\rm C}}{\mathbf{R}_{\rm E}}\Big|_{\rm mit\,GK} = -1$$

Es ist nicht möglich, diesen Wert exakt einzustellen. Tatsächlich sind die Transistorkennwerte: β und R_{BE} frequenz- und temperaturabhängig. Eine stabile Amplitude des Oszillators setzt also eine Regelung der Verstärkung voraus. Im Kleinsignalbetrieb wird die Verstärkung etwas größer als |-1| gewählt. Nach dem Einschalten steigt also die Ausgangsamplitude exponentiell an. Der Verstärkerteil arbeitet aber nur solange linear, solange die Spannung U_{BE} kleiner als U_T = 30 mV beträgt. Die bei Nichtlinearität auftretenden Effekte sind:

gung

- 1. Es treten am Verstärkerausgang Oberwellen auf.
- 2. Die Grundwellenamplitude steigt unterproportional zum Eingangssignal.
- 3. Die Oberwellen werden durch das stark selektive Mitkopplungsnetzwerk ausgefiltert.

Aufgrund der 2. Eigenschaft wird die Verstärkung immer genau auf den Wert |-1| reduziert (also durch NL). Der Oszillator ist dann durch Amplitudenregelung exakt in einem grenzstabilen Zustand. Die frequenz- und temperaturabhängigen Transistorkennwerte (β und R_{BE}) wirken trotzdem in geringem Maße auf die Amplitude und Frequenz der Oszillation ein.

Die Frequenzstabilität kann wesentlich erhöht werden, wenn die Induktivität durch einen Quarz ersetzt wird. Ein Quarz ändert bei geringsten Frequenzänderungen Betrag und Phase der Übertragungsfunktion des Mitkopplungsnetzwerkes stark d.h. die Driften der Transistor-kennwerte können durch minimale Frequenzänderung kompensiert werden. Wird der Transistor durch einen Emitterwiderstand gegengekoppelt, so tritt die zur Amplitudenstabilisierung notwendige Nichtlinearität erst bei größeren Werten der Basis/Emitter-Spannung U_{BE} auf: $U_{BE}|_{mit GK} = (1 + S R_E) U_{BE}|_{ohne GK}$ Mit einer Transistorsteilheit von S = 0,1S und einem Gegenkopplungswiderstand R_E = 100 Ω ergibt sich in etwa eine 10-mal größere Ausgangsspannung des Oszillators (bei gleichgroßem Klirrfaktor). 1979 wurde auf der SGNE in Göttingen /1/ eine aktive Amplitudenregelung mit einem FET vorgestellt, die allerdings den Nachteil hat, dass unsymmetrische Nichtlinearitäten auftreten, denn die FET-Kennlinien sind nicht punkt-symmetrisch.

In der angegebenen Schaltung werden Trennverstärker benutzt. Der Ausgangstrennverstärker könnte wegfallen, wenn die Transistoreingangskapazität $C_e = C_s (1 - v_{ES})$ (Millereffekt: C_s ist die Sperrschichtkapazität und v_{ES} die Stufenverstärkung) in C_2 additiv mitberücksichtigt wird. Der Eingangstrennverstärker befreit den Transistorausgang von der kapazitiven Last durch C_1 . Der Betrag des komplexen Eingangswiderstandes beträgt bei 10 MHz und 10 nF nur noch etwa 1 bis 2Ω .

Ein Blick in die Literatur zeigt nicht immer optimale Entwürfe. In /2/ werden ein Phasenschieberoszillator für 1 kHz und ein Colpittsoszillator für 10 MHz vorgestellt. Der NF-Oszillator ist optimal dimensioniert, der Colpittsoszillator liefert dagegen sowohl ein unbefriedigendes Einschwingverhalten als auch eine stark nichtlineare Ausgangsspannung. Die Werte wurden mit PSPICE errechnet. Allerdings werden bekanntlich dadurch Entwurfsfehler nicht korrigiert. (Die Ringverstärkung bei kleinen Frequenzen ist viel größer als 1!)

3. Zeitdiskrete Oszillatoren

Gesucht wird ein System, dass die Abtastwerte einer Sinusfunktion als Zahlenfolge generiert. Da es sich um ein kausales System handelt, soll es durch eine diskrete Einheitsimpulsfolge

angeregt werden. Dieses Eingangsignal $\delta(k)$ hat folgende Werte: $\delta(k) = \begin{cases} 1 \text{ für } k = 0 \\ 0 \text{ für } k \neq 0 \end{cases}$

Die vorgegebene Impulsantwort: $h(k) = sin(\Omega_o k)$ definiert das System, dessen Realisierung mit Hilfe der z-Transformation (zT) der Sinusfunktion gelingt. Die zT ist für kausale Systeme

allgemein definiert durch:
$$X(z) = \sum_{k=0}^{+\infty} x(k) z^{-k}$$
. Mit $\sin(\Omega_0 k) = \frac{1}{2j} (e^{j\Omega_0 k} - e^{-j\Omega_0 k})$ folgt:
 $X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} \sin(\Omega_0 k) z^{-k} = \frac{1}{2j} \{ \sum_{k=0}^{\infty} (\frac{e^{j\Omega_0}}{z})^k - \sum_{k=0}^{\infty} (\frac{e^{-j\Omega_0}}{z})^k \} = \frac{1}{2j} \{ \frac{1}{1 - \frac{e^{j\Omega_0}}{z}} - \frac{1}{1 - \frac{e^{-j\Omega_0}}{z}} \}$
 $X(z) = \sum_{k=0}^{\infty} \sin(\Omega_0 k) z^{-k} = \frac{1}{2j} \{ \frac{z}{z - e^{j\Omega_0}} - \frac{z}{z - e^{-j\Omega_0}} \} = \frac{1}{2j} \{ \frac{z(z - e^{-j\Omega_0}) - z(z - e^{j\Omega_0})}{(z - e^{-j\Omega_0})} \} =$
 $= \frac{1}{2j} \{ \frac{z(e^{j\Omega_0} - e^{-j\Omega_0})}{z^2 - z(e^{-j\Omega_0}) + 1} \} = \frac{z \sin \Omega_0}{z^2 - 2z \cos \Omega_0 + 1} = H(z) = \frac{X(z)}{1(=zT\{\delta(k)\})}$

Die Eigenschaften des Systems H(z) werden bestimmt durch die Lage der Pol- und Nullstellen der Funktion: Die Nullstelle liegt bei $z_0 = 0$. An den Polstellen von H(z) ist der Nenner Null. Es ergeben sich zwei Pole: $z_{\infty 1,2} = \cos \Omega_0 \pm j \sin \Omega_0$. Man kann leicht zeigen, dass (unabhängig von Ω_0) beide konjugiert komplexen Pole (Polpaar) genau auf dem Einheitskreis liegen. Sind die Pole auf dem Einheitskreis einfach, ist das System grenzstabil (ein Sinusgenerator).



Die Realisierung mit Hilfe eines Blockschaltbildes erhält man dadurch, indem man zunächst H(z) durch Division mit z^{-2} umstellt:

$$H(z) = \frac{z \sin \Omega_{o}}{z^{2} - 2 z \cos \Omega_{o} + 1} = \frac{z^{-1} \sin \Omega_{o}}{1 - 2 z^{-1} \cos \Omega_{o} + z^{-2}} = \frac{X(z)}{V(z)}$$

Durch Umstellen ergeben sich Summanden, die sich leicht zurück transformieren lassen:

 $X(z) (1 - 2 z^{-1} \cos \Omega_0 + z^{-2}) = V(z) z^{-1} \sin \Omega_0$ $X(z) = V(z) z^{-1} \sin \Omega_0 + 2 X(z) z^{-1} \cos \Omega_0 - X(z) z^{-2}$ $x(k) = v(k-1) \sin \Omega_0 + 2 x(k-1) \cos \Omega_0 - x(k-2)$

Die Realisation (Blockschaltbild) nach der letzten Gleichung sieht folgendermaßen aus:



Diese Realisation hat mehr Verzögerer t_d (3), als es für ein System 2-ter Ordnung notwendig (nur 2) ist. Systeme mit der Mindestanzahl von Verzögerern heißen kanonisch. Im Folgenden werden kanonische Realisierungen mit reellen Koeffizienten dargestellt:

Die 1. kanonische Realisierung (Direktform):



Die 2. kanonische Realisierung (transponierte Direktform):



Alle angegebenen und möglichen Realisierungen haben die gleiche Übertragungsfunktion H(z). Aber der jeweilige Aufwand (Anzahl der Additionen und Multiplikationen) und die Auflösung der Zahlenwerte der Zahlenfolgen sind unterschiedlich. In Serien- und Parallelform (Hier nicht angegeben!) sind sogar Multiplikationen mit komplexen Zahlen erforderlich. Ein Rechner kann jede Zahl nur mit endlicher Auflösung (Stellenzahl) darstellen. Reelle Zahlen können also nicht exakt vorliegen. In diesem Beispiel werden für die trigonometrischen Funktionswerte: sin Ω_0 und cos Ω_0 also keine exakten Werte vorliegen, d.h. das betrachtete "grenzstabile System" wird sich so verhalten, dass die Ausgangszahlenfolge x(k) für große k-Werte entweder gegen Null oder gegen Unendlich strebt. Die Polstellen der Funktion H(z) liegen nicht auf, sondern nur in der Nähe des Einheitskreises. Liegen sie innerhalb, entsteht eine "gedämpfte Schwingung", die für große k gegen Null strebt. Liegen sie außerhalb, tritt eine "ungedämpfte Schwingung" auf, die zunächst "langsam" ansteigt, dann aber "exponentiell" gegen Unendlich strebt: Rechner-Overflow > 10⁴⁵⁰.

Um die Auswirkungen zufällig ab- oder aufgerundeter Zahlenwerte systematisch zu zeigen, wurden mit Hilfe eines Programms einige Probeläufe durchgeführt, bei denen die Länge des komplexen Polzeigers variiert wurde. Die Ergebnisse sind in der folgenden Tabelle niedergelegt. Der Sollbetrag der Polzeiger beträgt eins. Abweichungen werden durch ε ins Programm eingegeben. Die untersuchten Zahlenfolgen (über ca. 5 Perioden) wurden für die 12-fache Abtastfrequenz berechnet, d.h. alle 30° wird der Wert der Sinusfunktion bestimmt, also fortlaufend und rekursiv.

Wegen der begrenzten Zahlenauflösung ist ein zeitdiskretes, grenzstabiles System im Allgemeinen nicht realisierbar. In der Praxis wird deshalb eine Look-up-table definiert, in der alle Werte für <u>eine</u> Periode gespeichert sind. Diese werden dann periodisch wiederholt. Aber auch bei dieser Lösung sind die Werte der Zahlenfolge nicht exakt (Rundungseffekte), d.h. eine "ausgleichende" Sinusfunktion geht einerseits nicht genau durch die exakten Werte der Zahlenfolge und ist andererseits nicht mit der angestrebten Sinusfunktion identisch.

Analoge grenzstabile Systeme regeln die Lage der Pole auf dem Einheitskreis (bzw. der imaginären Achse der Laplace-Transformation) mit Hilfe der nicht-linearen Verstärkungsanpassung. Eine in der Wirkung vergleichbare Maßnahme müsste auch für zeitdiskrete Oszillatoren eingesetzt werden. Polstellen außerhalb des Einheitskreises:

+ 10	+69,4		+80,8	nach 5 Perioden
+ 15	+483,3		+537,8	nach 5 Perioden
+ 15,5	Keine Si	nusschwingung mehr	Overflow	nach x "Perioden"
+ 15,75	Keine Si	nusschwingung mehr	Overflow	nach 3,75 "Perioden"
+ 16	Keine Si	nusschwingung mehr	Overflow	nach 3 "Perioden"
+ 17,5	Keine Si	nusschwingung mehr	Overflow	nach 1,8 "Perioden"
+ 20	Keine Si	nusschwingung mehr	Overflow	nach 1,3 "Perioden"
D 1 4 11	1 11 1	T: 1 :/ 1 :		
Polstellen inn	erhalb des	Einheitskreises:		
- 10	- 22,65	(Frequ. $\% = +29,3$)	- 28,2	nach einer Periode
- 20	- 35,4	(Frequ. $\% = +54,8$)	- 44,56	nach einer Periode
- 30	- 43,1	(Frequ. $\% = +75,7$)	- 57	nach einer Periode
- 50	- 53,4	(Frequ. $\% = +114,6$)	- 72,3	nach einer Periode
- 75	- 61	(Frequ. $\% = +156,4$)	- 87,2	nach einer Periode
- 90	- 63,3	(Frequ. $\% = +172,5$)	- 95	nach einer Periode
- 99	- 66,5	(Frequ. $\% = +198,5$)	- 99,5	nach einer Periode

4. Danksagung

Ich danke meinem Lehrmeister in Digitaler Signalverarbeitung Professor Heinz Göckler.

5. Literatur

/1/ Gerd Nowack, Lehrstuhl für Elektronische Schaltungen, Ruhr-Universität Bochum, Der Feldeffekt-Transistor (FET) als steuerbarer Widerstand für Großsignalansteuerung, Bericht der Studiengruppe für Nukleare Elektronik (SGNE), Herbst 1979, Göttingen, 1. – 3. Okt. 1979, S. 4 – 7

/2/ Thomas Schubert, Ernest Kim, University of San Diego, Active and Non-Linear Electronics, John Wiley, N.Y. USA, 1996, Chapter 12: Oscillators Circuits, page 727 – 750 (In Umfang und Inhalt vergleichbar mit Tietze/Schenk: Halbleiter-Schaltungstechnik) /3/ Thomas Frey, Martin Bossert, Signal- und Systemtheorie, Teubner Verlag, Stuttgart, 1. Aufl., 2004

/4/ Karl-Dirk Kammeyer, Kristian Kroschel, Digitale Signalverarbeitung, Teubner Verlag, Stuttgart, 5. Aufl., 2002

Rauschoptimierung mittels verlustfreier transformatorischer Gegenkopplung

SEI-Tagung in Garching 2006

1

Dipl. Ing. (FH) Christian Dürr Dr. -Ing. Sven Bönisch

SEI-Frühlingstagung 2006

26.06.2006

hmi



























SEI-Frühjahrstagung 27.-29.03.2006



Hahn-Meitner-Institut Berlin in der Helmholtz-Gemeinschaft				
Ergebnisse				
	passiv	reaktiv		
Rauschzahl (Noise Figure)	≈ 1,1 dB	≈ 1,05 dB		
Eingangsanpassung	\approx -20 dB ± 0,2 dB	≈ -17 dB ± 0,2	dB	
Ausgangsanpassung	≈ -23 dB ± 0,2 dB	≈ -21 dB ± 0,2	dB	
Verstärkung	≈ 23 dB ± 0,2 dB	$\approx 20 \text{ dB} \pm 0.2 \text{ dI}$	В	
Effektive Eingangsrauschspannung (350 MHz, 50 Ω, 290 K)	≈ 9,53 μ V ± 0,2 μ V	≈ 9.57 µV ± 0,2	2μV	
SEI-Frühlingstagung 2006	16	26.06.2006		

Hahn-Meitner-Institut Berlin	in der Helmholtz	-Gemeinschaft	Hmi
Zusammenfassung			
 praktische Umsetzung ko werden Probleme im Stabilitätsve Reduktion der Rauschzah (geringere Verstärkung) weitere Untersuchungen 	onnte nicht z orhalten 1 nur im untere für Optimie	rung sind notwendig	cht t
SEI-Frühlingstagung 2006	17	26.06.2006	



Das Forschungszentrum Rossendorf betreibt an der European Synchrotron Radiation Facility (ESRF) in Grenoble in Frankreich eine eigene Beamline (**Folie 1**). Gegenwärtig sind etwas mehr als 40 Beamlines in Betrieb (**Folie 2**). Eine davon, gelegen am Bendingmagnet BM20, ist ROBL (**Ro**ssendorf **B**eamLine). Die Beamline wurde unter Projektleitung von Herrn Dr. Wolfgang Matz 1997 aufgebaut und 1998 in Betrieb genommen. Sie ist eine Gemeinschaftsentwicklung des Instituts für Ionenstrahlung und Materialforschung, des Instituts für Radiochemie sowie der Zentralabteilung Forschungstechnik. **Folie 3** enthält eine schematische Darstellung. Beginnend mit der Wand zum Synchrotron sind die Optikhütte (Konfektionierung des Röntgenstrahls) und der Experimentierplatz für Radiochemie, mit entsprechenden Sicherheitskomponenten und zugehöriger Elektronikkabine, dargestellt. Ihr schließt sich der Experimentierplatz für Materialforschung mit separater Elektronikkabine an. Danach folgen weitere Einrichtungen zur Probenpräparation bzw. für den technischen Support und Sicherheitsausstattungen für den Radiochemiemessplatz. Die beiden Experimentierplätze sind alternativ nutzbar.

Auf Grund der harten Röntgenstrahlung sind alle Hütten mit Bleiabschirmungen ausgestattet und können während des Strahlbetriebs nicht betreten werden. Hinzu kommen weitere sicherheitstechnische Festlegungen für den Radiochemiemessplatz, der den Anforderungen eines radiochemischen Labors genügen muss.



Der Vortrag soll sich ausschließlich auf den Radiochemiemessplatz konzentrieren und stellt ihn hauptsächlich aus technischer Sicht vor. Der Messplatz ist besonders interessant, weil er immer noch Alleinstellungsmerkmale, zumindest innerhalb Europas hat. Er wurde ursprünglich von Herrn Professor Tobias Reich konzipiert und unter seiner Leitung lange Zeit erfolgreich betrieben. Mit seiner Berufung an die Universität Mainz begann unter Leitung von Herrn Dr. Andreas Scheinost eine etwa zweijährige Modernisierung dieses Messplatzes, die nun einen gewissen Abschluss gefunden hat.

In **Abbildung 1** ist das Schema des Radiochemiemessplatzes vergrößert dargestellt. Ein wichtiges Merkmal ist die Radiochemieschleuse (RCL - Radiochemistry Lock Room) für den Zutritt zum Experimentierplatz. **Abbildung 2** zeigt als eine Besonderheit dieses Messplatzes eine speziell konstruierte Handschuhbox, hier von der Operatorseite, in der die radioaktiven Proben manipuliert und gemessen werden können. Zugehörig sind Strahlungsmessgeräte und ein aufwendiges, doppelt ausgelegtes Lüftungssystem, das über Filter und ein Unterdrucksystem dafür sorgt, dass keinerlei Kontamination der Umgebung möglich ist.





Abbildung 2: Operatorseite der Handschuhbox mit Filtern, Schleuse und Teilen der Lüftungsanlage

Aus Sicht der Instrumentierung des Messplatzes musste auf Grund der Röntgenstrahlung während des Betriebs als auch wegen der Zutrittserschwernisse infolge der radiochemischen Schleuse von vornherein auf eine umfassende Fernbedienbarkeit und die Sicherheit aller Komponenten geachtet werden.

Forschungsgegenstand des Instituts für Radiochemie sind die Actinide, also die schwersten Elemente des Periodensystems, vorrangig Uran, Plutonium, Neptunium, Curium... Es geht dabei um die Identifikation, Strukturbestimmung und Quantifizierung dieser Elemente und ihrer Verbindungen vor allem in stark verdünnten Proben. Eine sehr wichtige Methode ist dabei die Röntgenabsorptionsspektroskopie. Diese soll in ihren Grundzügen nachfolgend dargestellt werden. In **Folie 4** ist das Messprinzip, wie es bei ROBL praktiziert wird, schematisch dargestellt.

Wegen der kleinen Effekte benötigt man eine sehr gute Röntgenquelle mit hohem Photonenfluss, wie er an diesem modernen Synchrotron vorhanden ist. Auf Grund des Messprinzips muss die Röntgenquelle "durchstimmbar" sein. Dies wird durch einen Doppelkristallmonochromator (DCM) erreicht. Er monochromatisiert den weißen Röntgenstrahl und gewährleistet, dass an seinem Ausgang ein Röntgenstrahl mit einer wählbaren Energie austritt (ca. 5 bis 35 keV.) Dieser wird durch eine Ionisationskammer I₀ geleitet und seine Wechselwirkung mit einem geeigneten Edelgas bzw. einem Edelgasgemisch wird gemessen.



Der Röntgenstrahl trifft danach auf die zu messende Probe, die sich innerhalb der Handschuhbox befindet und die mit verschiedenen Positioniersystemen und Probenhaltern sowie optional einem Kryostat ausgestattet ist. Mit dem Kryostat können die Proben bis 10 Kelvin abgekühlt werden, um thermische Effekte während der Messung zu minimieren. Während des Durchgangs des Röntgenstrahls durch die Probe werden zwei wesentliche Effekte genutzt. Zum einen tritt eine Absorption des Röntgenstrahles auf, die im wesentlichen darauf beruht, dass eine Resonanz zwischen der Energie des monochromatischen Strahles und Elektronen des Atoms, vorwiegend der K-, LI- oder LIII-Schalen auftritt. Mittels einer zweiten Ionisationskammer I₁ werden die sogenannten Transmissionseffekte bestimmt, die sich aus dem Verhältnis der Zählraten in beiden Kammern ergeben und elementspezifisch sind. Anschließend folgt eine Referenzfolie, deren Absorptionsverhalten bekannt ist und das über eine dritte Ionisationskammer I₂ aus dem Verhältnis von I₂ und I₁ bestimmt wird. Der Vergleich dieser Messung mit der bekannten Referenz dient dazu, die Güte der Energieauswahl durch den Monochromator zu bewerten und zu korrigieren. Neben der Absorption können auch Streuungseffekte des Strahles an Nachbaratomen festgestellt werden. Dies ist schematisch in Folie 5 angegeben, die Herr Dr. Funke aus der Literatur herausgesucht und mir zur Verfügung gestellt hat. Die relativ ungerichtete Fluoreszenzstrahlung entsteht bei der Rückkehr des Atoms in seinen stabilen Zustand und ist schwieriger zu messen, liefert aber sehr wichtige Strukturinformationen, wenn ein sehr guter Detektor und eine geeignete Auswertesoftware bereitstehen.



E₀ entspricht der Energie eines Elektrons auf der LIII-Schale von Uran. In den Einblendungen c) und d) sind sich auslöschende und sich verstärkende Rückstreueffekte an Nachbaratomen angedeutet. Die Auswertung der Messdaten erfordert leistungsfähige Software, sowie Kenntnisse und Erfahrungen eines Radiochemikers. Während der Messung wird üblicherweise das Absorptionsspektrum und die Fluoreszenz angezeigt, damit der Experimentator die Qualität der Messung sofort grob bewerten und darauf basierend Einfluss nehmen kann.

Für EXAFS-Messungen (Extended X-Ray Absorption Fine Structure) ist die **programmgesteuerte** Einstellbarkeit des Monochromators eine wichtige Vorraussetzung. Das steht im Kontrast zu vielen Messungen mit Synchrotronstrahlung, die bei einer fest eingestellten Energie durchgeführt werden und diese relativ aufwendig manuell justieren können.

Folie 6 zeigt das "Innenleben" des bei ROBL eingesetzten Monochromators. Es ist im ganzen über einen hier nicht sichtbaren DC-Antrieb um den bragg-Winkel mit hoher Präzision drehbar. Der Braggwinkel bestimmt letztendlich, je nach verwendeten Kristallen, die monochromatisierte Energie. Der Doppelkristallmonochromator (DCM) besitzt zwei Siliziumkristalle, von denen der erste fest montiert ist. Der zweite Kristall kann über zwei "para" und "perp" genannte Schrittmotore parallel und senkrecht verschoben werden. Weiterhin sind drei Picomotorantriebe für eine Grobjustage und zwei digital Piezotranslators (DPTs, "pia" und "pib") für eine Feinjustage- bzw. -korrektur vorhanden.



Ein Energiescan bedeutet letztlich das programmgesteuerte Einstellen des Braggwinkels nach den in **Folie 7** angegebenen Beziehungen. Die Aufnahme eines Absorptionsspektrums besteht aus aneinandergeketteten Energiescans unterschiedlichen Typs, sogenannten Regionen. Üblich sind Vorkanten- und Kantenscans mit E-Regionen, bei denen Start-, Stop- und Energieschrittweite sowie eine konstanten Messzeit vorgegeben werden. Der EXAFS-Bereich hingegen wird als k-Region vorgegeben.

Der Parameter **k** ist die Wellenzahl, ein Maß für die Wellenlänge [1/ λ]. Für k=0 ergibt sich die Kantenenergie E₀, die mit der Messzeit k_{tmin} gemessen wird. Mit der Variation von k (im Bereich k_{min} bis k_{max} um k_{step}) wachsen sowohl die Energieabstände als auch die Messzeiten, weil man davon ausgeht, dass die Wechselwirkungen mit Nachbaratomen mit wachsender Entfernung kleiner werden. Prinzipiell lässt die Software bis zu 16 solcher frei definierbarer Regionen zu. Typisch werden drei bis fünf Regionen benutzt, wobei Standardscans vordefiniert sind, bei denen lediglich E₀ zu wechseln ist.

Ein wichtiges Problem ist die Gewährleistung einer konstanten Höhe des Strahlaustritts aus dem Monochromator (Fixed Exit). Dies ist in **Folie 8** dargestellt. Mit dem Drehen des Monochromators verändert man den Bragg-Winkel. Eine Folge wäre eine Veränderung der Strahlaustrittshöhe. Dies wird durch einen zweiten, senkrecht (G) und parallel (R) verschiebbaren Kristall korrigiert. Infolge der angegebenen Beziehungen ergeben sich je nach Energieänderung unterschiedlich große Korrekturbewegungen. Bei Verwendung der Kristalle vom Typ Si111 ergeben sich oberhalb von 15 keV nur noch geringe Korrekturen. Üblich ist es, in diesen Bereichen auf eine Korrektur zu verzichten. Dies ist bei den hauptsächlich zu untersuchenden Actiniden möglich. Mit der Korrektur bekommt man nämlich einen unangenehmen Nebeneffekt, der in einer leichten Veränderung der Parallelstellung beider Kristalle zueinander resultiert. Dieses Problem versucht man über verschiedene Methoden zu minimieren. Beispielsweise wird ein elektronischer Regler eingesetzt, der Intensitätsschwankungen in I₀ durch Verkippen des zweiten Kristalls über einen Piezosteller entgegenwirkt.





Folie 9 zeigt im linken Bild die Rückseite der Handschuhbox mit dem 13 Elemente Germaniumdetektor und seinen Vorverstärkern von Canberra zum Messen der Fluoreszenz. Er ist horizontal verschiebbar. Vor dem Erker der Handschuhbox ist die Ionisationskammer I₀ angeordnet. Die beiden anderen Ionisationskammern befinden sich dahinter. Innerhalb des Erkers ist die zu messende Probe auf einem horizontal und vertikal verschiebbaren Probenhalter montiert. Im rechten Bild ist ein CAMAC-Crate (Firma Jorway) dargestellt, das die Elektronik der Firma XIA (X-ray Instrumentation Associates) für den Detektor enthält. Sie beruht auf 13 digitalen Signalprozessoren (DSPs) und liefert 13 Spektren zu je 8k. Die Kopplung zur Rechentechnik geschieht über eine SCSI-Kopplung mit 40MB/s. Für das Auslesen der Spektren ist der CAMAC-Bus das begrenzende Element.

Für die elektronische Instrumentierung ergeben sich folgende Komponenten. In **Folie 10** sind zunächst die Detektoren dargestellt. Drei Ionisationskammern werden über einen Verstärker SR570 (Stanford Research) auf einen Voltage-Frequency-Converter (VFC) geschaltet. Die resultierenden Zählraten werden auf ein VME-Modul VCT6 (VME Counter/Timer-Modul mit sechs Kanälen / ESRF) gegeben. Dieser Modul bestimmt auch die Messdauer. Parallel dazu wird die Elektronik des GE-13 Fluoreszenzdetektors betrieben. Hierzu existiert ein auf LabView basierendes Kalibrierungsprogramm von XIA. Während

Hierzu existiert ein auf LabView basierendes Kalibrierungsprogramm von XIA. Während der Messung wird ein von der ESRF entwickeltes Programm (Device Server), das auf Xerxes-Bibliotheken von XIA beruht, verwendet (importiert).



Die Steuerung des Monochromators ist die zweite wichtige Komponente für EXAFSmessungen. Hier dominieren intelligente Steuergeräte, die sämtlich über serielle Schnittstellen nach den jeweiligen Protokollen mit Software (Eigenentwicklung) bedient werden. Als Koppelmodule dienen gegenwärtig IBAM-Module im VME-System mit jeweils bis zu 18 seriellen Schnittstellen.

Folie 11 zeigt weitere Gerätetechnik. Zunächst sind alle Probenhalter und Detektoren mit Antriebssystemen der Firma Micos ausgestattet, um eine ferngesteuerte Justage und Optimierung (Proben- bzw. Detekorscans) mit Röntgenstrahl zu ermöglichen. Von besonderer Wichtigkeit ist ein 8-fach Probenwechsler, der den automatisierten Ablauf einer Vielzahl von Messungen ohne Bedienereingriff ermöglicht. Wir benutzen bis zu fünfzehn Pegasus-Controller, die über eine gemeinsame serielle Schnittstelle bedienbar sind. Diese wiederum ist über ein Ethernet-Kopplung in das System integriert (Entfernungs- und Schikanen-Probleme).

Ein neuer Kryostat der Firma CryoVac ist alternativ einsetzbar und ersetzt den bisher benutzten. Der eingesetzte Controller verfügt über eine GPIB-Schnittstelle und ist mit Hilfe eines GPIB-Ethernet Controllers von National Instruments in das System integriert.


- ursprünglich HP- oder Sun-Workstations (HP-UX bzw. Solaris)
- diskless OS-9 Systeme (Motorola MVME167/162) im VME-System
- VME-Module → ESRF-Standardsortiment
- 100% Nutzung Driver Software der ESRF
- TACO Device Server Konzept (etwa 60% Nutzung von ESRF Servern), Export logischer Geräte
- eigenes Messprogramm xatros mit Import logischer Geräte

Modernisierung Rechentechnik / Front-End Elektronik / Software

- Linux-Migration (Ersatz OS9-Systeme und MVME167-Prozessoren) →Industrie-PC
- PCI/VME Bus-Koppler zur Weiterverwendung von VME-Modulen
- verstärkter Einsatz von PCI-Karten und autonomer Systeme
- Übernahme Driver/Server für Linux von ESRF und Anpassung für ROBL
- Portierung eigener Device Server bzw. Anpassung von eigenen Applikationen
 - Übergang Taco → Tango (?)

K	Forschungszentrum		Zentralabteilung Forschungstechnik Abteilung Instrumentierung	24.3.2006
	Rossendorf	Mitglied der Leibniz-Gemeinschaft	Dr. Winfried Oehme	12

In **Folie 12** ist die benutzte Rechentechnik in ihrer Weiterentwicklung ersichtlich. Insgesamt haben wir uns bemüht, Konzepte der ESRF zu übernehmen und uns mit unseren Entwicklungen auf die ROBL-spezifischen Lösungen zu konzentrieren. Dies ermöglichte uns die Übernahme bewährter Lösungen mit Basishard- und -software der ESRF und gewährleistet auch einen besseren Support vor Ort. Auch bei der Modernisierung des Messplatzes zeigten sich die Vorteile. So konnten wir mit der Migration zu Linux eine Vielzahl von Basissoftware, die Entwickler der ESRF portiert hatten, problemlos übernehmen und für unser Beamline adaptieren. Auf die eigentlichen Mess- und Steuerprogramme hatte dies geringe Auswirkungen, da die logischen Schnittstellen nach dem TACO Device Server Konzept erhalten blieben.

Insgesamt zeigt sich bei der Modernisierung des Radiochemiemessplatzes eine Verlagerung von ehemals acht VME-Modulen auf nur noch drei hin zu autonomen Systemen mit eigener Steuerung und Systemintegrationsmöglichkeit.



Eine wichtige Besonderheit des Radiochemiemessplatzes ist die Verwendung eines messplatzspezifischen Programms "xatros". Es ist eine Eigenentwicklung des Forschungszentrums Rossendorf (**X**-ray **a**cquisition **t**ool from **Ros**sendorf) und repräsentiert langjährige Erfahrungen mit diesem Messplatz. Es wurde auf Wunsch von und in Zusammenwirken mit Professor Tobias Reich entwickelt, nachdem ursprüngliche Versuche mit dem an der ESRF benutzten Standardmessprogramm "spec" (Ursprung G.Swislow, CSS) sich als nicht so gut geeignet für unsere EXAFS-Messungen erwiesen hatten. Spec benutzen wir am anderen Messplatz und für Teile der Optikeinstellung. Das Programm "xatros" wurde im Laufe der Jahre fortentwickelt und konnte auch sehr gut an die Erfordernisse des neuen GE-13 Detektors angepasst werden.





Folie 14 zeigt ein Grobschema des Messprogramms. Es importiert bei Programmstart logische Geräte (nach dem TACO-Standard der ESRF) und zeigt deren Verwendbarkeit an (Abbildung 3). Auf Grund des Platzmangels in der Handschuhbox sind nicht alle Geräte gleichzeitig nutzbar. Das Programm liest und schreibt Konfigurationsdaten aus bzw. in eine Datenbank (ndbm). Dabei sind auch wiederverwendungsfähige Messabläufe. Jede Messung wird in einer Projektdatenbank erfasst (MySql). Hier kann man beispielsweise mit Microsoft Access nach Messungen recherchieren. Dazu wird die Kopplungsfähigkeit von MsAccess mit der MySql-Datenbank über ODBC-Driver (Open Database Connectivity) benutzt. MsAccess speichert die Daten nicht, sondern wird nur für die Recherche benutzt. Mittlerweile sind etwa 5000 Messungen gespeichert. Das Programm ermöglicht über die eigentliche Messungen hinausgehend sämtliche am Messplatz erforderliche Einstell- und Optimierungsarbeiten (z.B. Probenjustage über spezielle Scans, Energiekalibrierung...). Im Detail kann hier nicht auf die Vielzahl der Möglichkeiten eingegangen werden. Während die Messdateien erzeugt werden, wird schritthaltend eine online-Visualisierung der Messdaten (Programm "rondavis") vorgenommen, um gegebenenfalls Einfluss auf den Messverlauf nehmen zu können. Die Daten werden in einem Ascii-Format erzeugt. Die Datei ist so strukturiert, dass sie ohne weitere Konvertierungen in das meistens genutzte Auswerteprogramm EXAFSPAK aus Stanford eingelesen werden kann, teilweise sogar während der laufenden Messung. Neben diesem Auswertepaket kommen SIXPak und WinXas zum Einsatz. Alle Auswerteprogramme sind Nachnutzungen anderer Forschungseinrichtungen (vor allem Stanford, University of Washington).

Ein bereits realisiertes, aber momentan noch nicht im Einsatz befindliches System, ermöglicht die Benachrichtigung eines Messzeitverantwortlichen per SMS durch das Programm in Sondersituationen bzw. auf Anfrage des Messzeitverantwortlichen per SMS.

Abbildung 4 bzw. **Folie 15** zeigen Teile des grafischen Nutzerinterfaces. Das Programm selbst verfügt über eine Anzahl weiterer Subdialoge, die hier nicht dargestellt werden können. Abbildung 4 stellt das Hauptbedienfenster dar, mit dem die Messung gestartet, gestoppt, fortgesetzt bzw. abgebrochen werden kann. Es zeigt in der Übersicht die wichtigsten Einstellungen und den Status der Messung an. Prinzipiell können komplette Messungen für eine Nachtschicht oder ein ganzes Wochenende automatisiert ablaufen.

Folie 15 zeigt einen Subdialog, der sich mit dem GE-13 Detektor befasst und in komprimierter Form alle Parameter sowie die 13 Spektren visualisiert sowie die Auswahl der SCAs¹ numerisch oder interaktiv-grafisch ermöglicht. Durch Anklicken der Grafik mit der Maus kann eine Großdarstellung erreicht werden.

Auf Grund der relativ großen Datenmenge beim Auslesen der 13 Spektren waren besondere programmtechnische Maßnahmen erforderlich, um die Gesamtdauer der Messzeiten denen des zuvor benutzten einfacheren GE-4 Detektors mit Analogelektronik anzupassen. (Bei diesem älteren Detektor mussten die SCAs mühselig von Hand voreingestellt werden. Er lieferte keine Spektren, und er hatte eine geringere Auflösung). So wird beispielsweise im "Differenzmode" gearbeitet, um das jeweilige, zeitaufwendige Starten und Stoppen der Digitalelektronik zu vermeiden und ausschließlich über ein Gate-Signal synchronisiert. Weiterhin wird die jeweils nächste Energieeinstellung mit dem Monochromator parallel zum Datenlesen vorgenommen.

¹ Single Channel Analyzer aus früheren Hardwarerealisierungen, Bezeichnung wird beibehalten obwohl es sich nun eher um ROIs (Regions of Interest) handelt

-	xatros (Vers	ion:5.1)	· []			
Quit Adjustments Measurement						
Radiochemistry at ROBL (BM20)						
-						
Energy[eV] 21925.2	Waiting Time: 1	Crystal-Type Si111				
DCM-Mode FIXED-EXIT	D-Mostab FAULT	DCM Status:				
	Measurement Rur	n(s): 1 of 3				
Directory: default		Automatic Stop/Start				
File Name (Base): vatros05		D-Mostab Automatic 😑				
The Walle (Base), Xatiosos		Run(s) Time: 07:32:18				
Counter Mode: Fluorescen	ce-XIA	Run(s) Progress: 0				
Measurement Run: 1 File:						
Sweep 1 of 1	Sweep Progress	0 Run Object: 0	2			
Sweep Time 01:15:23 Run Progress O Counters: IDLE IDLE						
Start Continue Repeat Sweep Stop Next Point Stop Next Sweep Abort						

Abbildung 4: Hauptbedienfenster xatros

-j				×	IA Electronics	s Dialog			
Check Cl	hannels Co	opy limits of	first SCA to th	ne rest	Download (up	to 2 minul None	tes)-> [ʊ_31	oin_pt0p25.	sav
Det.Nr.	OCR	ICR	Life[ms] [Dead[%]	Events	SCA	leftLim	rightLim	MCA Mini View
1	221733	342027	10036	35	2754215	128904	[4254	[5041	Λ~
2	213225	310997	10209	31	2648534	118907	[4254] 5041	Λ~
3	221229	332369	9987	33	2747962	131820	[4254] 5041	
4	231392	342022	9981	32	2874200	139213] 4254]5041	Λ~
5	238524	367053	9945	35	2970258	144296] 4254] 5041	<u> </u>
6	223080	327618	10163	31	2777947	130672	[4254]5041	۸m
7	232837	362530	9822	35	2899448	143017	4254] 5041	
8	237475	377746	9698	37	2957194	146937] 4254	[5041	Λ
9	220846	325398	10159	32	2756984	126309] 4254] 5041	
10	225107	342248	9974	34	2810186	135594	[4254	[5041	
11	239945	371144	9922	35	2995410	145889] 4254] 5041	
12	235538	370232	9835	36	2940392	145084	4254] 5041	1 An
13	230178	343965	10089	33	2880682	136576	[4254	[5041	



Die Entwicklung des Messplatzes war eine Gemeinschaftsarbeit vieler Personen aus unterschiedlichen Einrichtungen und Professionen. In der **Folie 16** habe ich die meiner Meinung nach wichtigsten (ohne Vollständigkeit, z.B. Strahlenschutz, Facharbeiter...) angegeben.



























Forschungszentrum Jülich
Operator station (OS)
S7 Distributed Safety with CPU 416F-2 S7 Distributed Safety with CPU 315F-2 DP S7 Distributed Safety with IM 151-7 F-CPU F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-modules F-SMs F-SMs
 "Failsafe": Sicherer Zustand durch Abschalten IEC61508 SIL3 bzw. EN954 Kategorie 4 erreichbar F-CPUs für ET200S, S7-300, S7-400 Mischung von Standard-Baugruppen + sicheren Baugruppen ⇒ Skaliert gut
⇒ vom ZEL favorisierte System für Neutronenstreuung Zentrallabor für Elektronik (ZEL)













Auswirkungen der Relativitätstheorie auf die Technik

Dieter Notz Deutsches Elektronen-Synchrotron, DESY, Hamburg, Germany EMAIL: Dieter.Notz@desy.de SEI Tagung FRMII, 29. 3. 2006

Auf der SEI Tagung am HMI im Herbst 2005 trug H. Borutta über die Frequenznormalen der durch die GPS Satelliten ausgestrahlten Signale vor. Bei dieser Betrachtung müssen



relativistische Effekte der speziellen und allgemeinen Relativitätstheorie berücksichtigt werden. Ich werde diese Dinge hier nicht weiter vertiefen, sondern möchte einige Aspekte eines Vortrags von Hanns Ruder an der Urania anlässlich der DPG Tagung 2005 in Berlin widergeben. Der Vortrag stand unter dem

Titel "Was Einstein gern gesehen hätte". Es wurden in dem Vortrag auch einige Kurzfilme von bewegten Objekten gezeigt, die ich hier zeige. Mein Material stammt aus dem WEB unter *www.tempolimit*-

lichtgeschwindigkeit.de.

Bei hohen Geschwindigkeiten werden Objekte verkürzt (Lorentzkontraktion). So wie auf dem Bild hat sich das der Physiker Gamow vorgestellt. Leider ist diese Darstellung falsch, da nicht berücksichtigt wird, dass das ausgesandte Licht gleichzeitig im Auge oder in der Kamera ankommen muss.

Wie sieht ein senkrechter Stab aus, der auf uns zu fliegt? Rechts im Bild wird gezeigt: Der Stab wird gebogen!





FRM II Garching

Bild

Bild

/ /

(d)

Genauso wird der Gamowsche Radfahrer verdreht.







"Der Gamovsche Radfahrer ist mit 93 % der Lichtgeschw indigkeit unterwegs, wie man anhand der

Längenkontraktion der Räder leicht

berechnen kann. Das bedeutet für die Bewegung eines einzelnen Rads: Der Punkt auf dem Radmantel, der gerade die Straße berührt, ist in Ruhe, die Radnabe bewegt sich mit der Geschwindigkeit 0.93 c (c ist die Lichtgeschwindigkeit), und der Mantelpunkt oben auf dem Rad bewegt sich relativ zur Nabe mit 0.93 c, relativ zur Straße also mit $2v/(1+v^2/c^2) = 0.997$ c gemäß der relativistischen Geschwindigkeitsaddition. Wenn man ein





Rad aus der Ruhe in eine Rotation mit annähernd Lichtgeschwindigkeit bringen möchte, stößt man allerdings auf ein gravierendes mechanisches Problem: Der Mantel wird, da er sich längs seines Umfangs bewegt, längenkontrahiert, bei einer Mantelgeschwindigkeit von v =0.93 c um den Faktor 2.7 . Die Speichen hingegen bewegen sich senkrecht zu ihrer Ausdehnung und werden

(a)

somit nicht verkürzt. " (aus dem WEB). Das Brandenburger Tor wird gekrümmt:



Und wie sehen rollende Räder aus?



Das rote Rad ruht, das grüne rotiert stationär im Uhrzeigersinn, so dass ein Punkt auf dem Mantel die Geschwindigkeit 0.93 c hat, und das blaue Rad rollt mit 0.93 c von links nach rechts durch die Szene. (Aus dem WEB)



Wie sieht Tübingen aus, wenn man mit hoher Geschwindigkeit hindurchfährt?

Ref: http://www.tempolimit-lichtgeschwindigkeit.de/