

**Rechnerarchitekturgroßpraktikum**

Entwicklung eines RISC-V-Prozessors

# Dokumentation

Dominik Fuchsgruber  
Charlie Groh  
Franz Rieger  
Jan Schuchardt

10. Februar 2017

# Inhaltsverzeichnis

1	Projektablauf . . . . .	2
1.1	Aufgabe . . . . .	2
1.2	Basisziele . . . . .	2
1.3	Erweiterungsziele . . . . .	2
1.4	Projektablauf . . . . .	2
1.5	Verwendete Tools . . . . .	3
2	Das Leitwerk . . . . .	4
2.1	Überblick . . . . .	4
2.2	Integer Rechenbefehle . . . . .	5
2.3	LUI und AUPIC . . . . .	5
2.4	Bedingte Sprünge . . . . .	5
2.5	Unbedingte Sprünge . . . . .	6
2.6	LOAD . . . . .	7
2.7	STORE . . . . .	7
2.8	Timer und Counter . . . . .	7
3	Die Arithmetische Logische Einheit . . . . .	8
3.1	Überblick . . . . .	8
3.2	Das Interface . . . . .	8
3.3	Interne Befehle . . . . .	8
3.4	Befehlsausführung . . . . .	9
3.5	Die Register . . . . .	10
3.6	Reset . . . . .	10
4	Die MMU . . . . .	11
4.1	Überblick . . . . .	11
4.2	Interface . . . . .	12
4.3	Aufbau des Speichers . . . . .	13
4.4	Memory-Mapped I/O . . . . .	14
4.5	Implementierung als State Machine . . . . .	15
4.6	Zugriffssdauer . . . . .	17
5	Die ASCII-Unit . . . . .	17
5.1	Überblick . . . . .	17
5.2	Interface . . . . .	19
5.3	Funktionsweise . . . . .	19
6	Benutzerschnittstelle . . . . .	20
6.1	Initialisierung . . . . .	20
6.2	Der Reset . . . . .	21
6.3	Graphische Oberflächen . . . . .	21
6.4	Benutzereingabe . . . . .	22

7	Entwicklung eines Demo-Programms . . . . .	22
7.1	Struktur und Funktion des Demo-Programms . . . . .	22
7.2	Assemblierer und Simulator . . . . .	23

# Tabellenverzeichnis

1	Übersicht über den Projektablauf . . . . .	3
---	--	---

# Abbildungsverzeichnis

1	Das verwendete Entwicklungsboard von oben, der FPGA liegt zentral . . . . .	2
2	Der Xilinx ISE Project Navigator . . . . .	4
3	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>ADD[I]</b> , <b>SUB</b> , <b>SLT[I][U]</b> , <b>AND[I]</b> , <b>OR[I]</b> , <b>XOR[I]</b> , <b>SLL[I]</b> , <b>SRL[I]</b> , <b>SRA[I]</b> , <b>MUL[W]</b> und <b>MULH[[S]U]</b> . . . . .	5
4	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>DIV[U][W]</b> und <b>REM[U][W]</b> . . . . .	5
5	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>LUI</b> und <b>AUPIC</b> . . . . .	5
6	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>BEQ</b> und <b>BGE[U]</b> . . . . .	6
7	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>BNE</b> und <b>BLT[U]</b> . . . . .	6
8	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>JAL</b> und <b>JALR</b> . . . . .	6
9	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>LB[U]</b> , <b>LH[U]</b> und <b>LW</b> . . . . .	7
10	Zustandsübergangsdiagramm des Befehle <b>SB</b> , <b>SH</b> und <b>SW</b> . . . . .	7
11	Zustandsübergangsdiagramm der Befehle <b>RDINSTRET[H]</b> , <b>RDCYCLE[H]</b> und <b>RDTIME[H]</b> . . . . .	7
12	Zustandsübergangsdiagramm fr die Befehlsausfhrung innerhalb der ALU . . . . .	9
13	Schnittstelle der MMU-Einheit, Signale farblich gruppiert: <i>Rot</i> = Kommunikation mit Leitwerk, <i>Grün</i> = Character-Ausgabe an ASCII-Einheit, <i>Violett</i> = Verbindung mit DDR2-SDRAM, <i>Gelb</i> = Sonstige . . . . .	12
14	Verteilung der I/O-Signale . . . . .	15
15	Zustandsübergangsdiagramm der MMU. Übergänge zum Zustand <b>MMU-RESET</b> , die von jedem anderen Zustand durch <b>rst_in = '1'</b> ausgelöst werden, sind der Übersicht halber ausgelassen. . . . .	15
16	Beispiel für Textausgabe: jedes darstellbare Zeichen wird abgebildet . . . . .	17
17	Veranschaulichung der Adressberechnung anhand des Pixelfelds des Monitors: Links oben wird von 0 ab nach rechts zeilenweise hochgezählt. Die Adresse des Zeichenfeldes zu dem ein Pixel mit Position (x,y) gehört wird wie folgt berechnet: $\lfloor \frac{x}{8} \rfloor + \lfloor \frac{y}{8} \rfloor * 64$ . Aus dem 64-Bit-Vektor berechnet man das Bit für das aktuelle Pixel so: $(x \bmod 8) + (y \bmod 8) * 8$ . . . . .	18
18	Das Interface der ASCII-Unit . . . . .	19

19	Übersicht: Beginn bei x- bzw. y-Koordinate; Verrechnung dieser zur Adresse für CHARRAM; dann Durchleiten in CHARMAP; anschließend Berechnung des Pixels; letztendlich Zurücksenden an VGA-Unit	20
20	VGA-Ausgabe im Debugging-Modus: PC und IR liegen zentral . . . . .	21
21	Bildschirmausgabe während der Ausführung des Demo-Programms . . . . .	22

# 1 Projektablauf

## 1.1 Aufgabe

Die Aufgabe bestand darin, einen funktionsfähigen Prozessor auf Basis der RISC-V Instruction Set Architecture zu entwickeln, der auf dem FPGA des gegebenen Entwicklungsboards (*Spartan-3A FPGA Starter Kit*) läuft.



Abbildung 1: Das verwendete Entwicklungsboard von oben, der FPGA liegt zentral

## 1.2 Basisziele

Als Mindestanforderung sollte ein Prozessor mit Kompatibilität zur *RV32I Base Integer Instruction Set* implementiert werden. Ausgenommen davon sind die Befehle FENCE, FENCE.I, SCALL und SBREAK, da keine Hardwareunterstützung für den Multitaskingbetrieb benötigt wird.

Um die Funktionsfähigkeit des Prozessors auch nach außen sichtbar zu machen und keine Black-Box zu erstellen soll die Möglichkeit der Interaktion über die Schnittstellen und Pins des Boards bestehen. Insbesondere soll zum Debugging eine grafische Registerausgabe über den VGA-Port an einem Monitor möglich sein.<sup>1</sup>

## 1.3 Erweiterungsziele

Aufgrund der Modularität von RISC-V bietet es sich an die Erweiterung *RV32M Standard Extension for Integer Multiplication and Division* zu implementieren. Zudem soll die rudimentäre Ausgabe um einen Textmodus erweitert werden, sodass mittels Memory-Mapping ASCII-Zeichen auf dem Monitor ausgegeben werden können. Zum Demonstrieren der Funktionalität soll außerdem ein auf dem Prozessor lauffähiges Spiel entwickelt werden. Um auch Datenübertragung mit der Außenwelt zu ermöglichen soll die serielle Schnittstelle genutzt werden.

## 1.4 Projektablauf

### Zeitlicher Verlauf

Während den zwei Semestern Praktikumsdauer wurden insgesamt drei Versionen des Prozessors gebaut: Da die Aufteilung eines Prozessors in Leitwerk, ALU und MMU nahe lag, wurde für jede dieser Einheiten durchgängig eine Kleingruppe verantwortlich gemacht. Dennoch wurde entschieden, dass ein Treffen pro Woche sinnvoll zum Testen

<sup>1</sup>Siehe dazu auch Pflichtenheft vom 02.06.16 bzw. 12.11.16

Version	Zeitraum	Ziele	davon nicht erreicht
1	April 2016 - Juni 2016	<ul style="list-style-type: none"> <li>• Prüfung der Strukturierung des Prozessors in ALU, Leitwerk und MMU</li> <li>• Prüfung der Arbeitsaufteilung</li> <li>• Verständnis der Tools</li> <li>• Ausführung einiger einfacher Befehle</li> </ul>	
2	Juni 2016 - September 2016	<ul style="list-style-type: none"> <li>• Implementierung der RV32I-Spezifikation</li> <li>• Lese- und Schreibzugriff auf den DDR2-RAM</li> <li>• Debugging-Ausgabe</li> </ul>	Lese- und Schreibzugriff auf den DDR2-RAM
3	September 2016 - Januar 2017	<ul style="list-style-type: none"> <li>• Implementierung der RV32M-Spezifikation</li> <li>• Lese- und Schreibzugriff auf den DDR2-RAM</li> <li>• ASCII-Ausgabe</li> <li>• Zugriff auf Buttons, LEDS, ... des Boards durch Memory-Mapped-I/O</li> <li>• serielle Schnittstelle (UART)</li> </ul>	serielle Schnittstelle (nur teilweise)

Tabelle 1: Übersicht über den Projektablauf

und Integrieren der einzelnen Einheiten ist. Im Allgemeinen wurden grössere Entscheidungen über das Design des Prozessors oder das Projektmanagement meistens im Plenum besprochen und getroffen.

## 1.5 Verwendete Tools

Das Projekt wurde in VHDL implementiert, da sämtliche Programmierer ausschließlich in dieser Hardwareprogrammierungssprache gute Kenntnisse hatten.

Zur Entwicklung wurde hauptsächlich Xilinx' *ISE Project Navigator* in Version 14.7 verwendet. Dieser diente zugleich als Editor für den VHDL-Code und auch als Werkzeug um daraus die Programming-Files, mit welchen das FPGA beschrieben wird, zu generieren. Der integrierte *Core Generator* wurde dabei benutzt um einzelne Module zu erstellen.

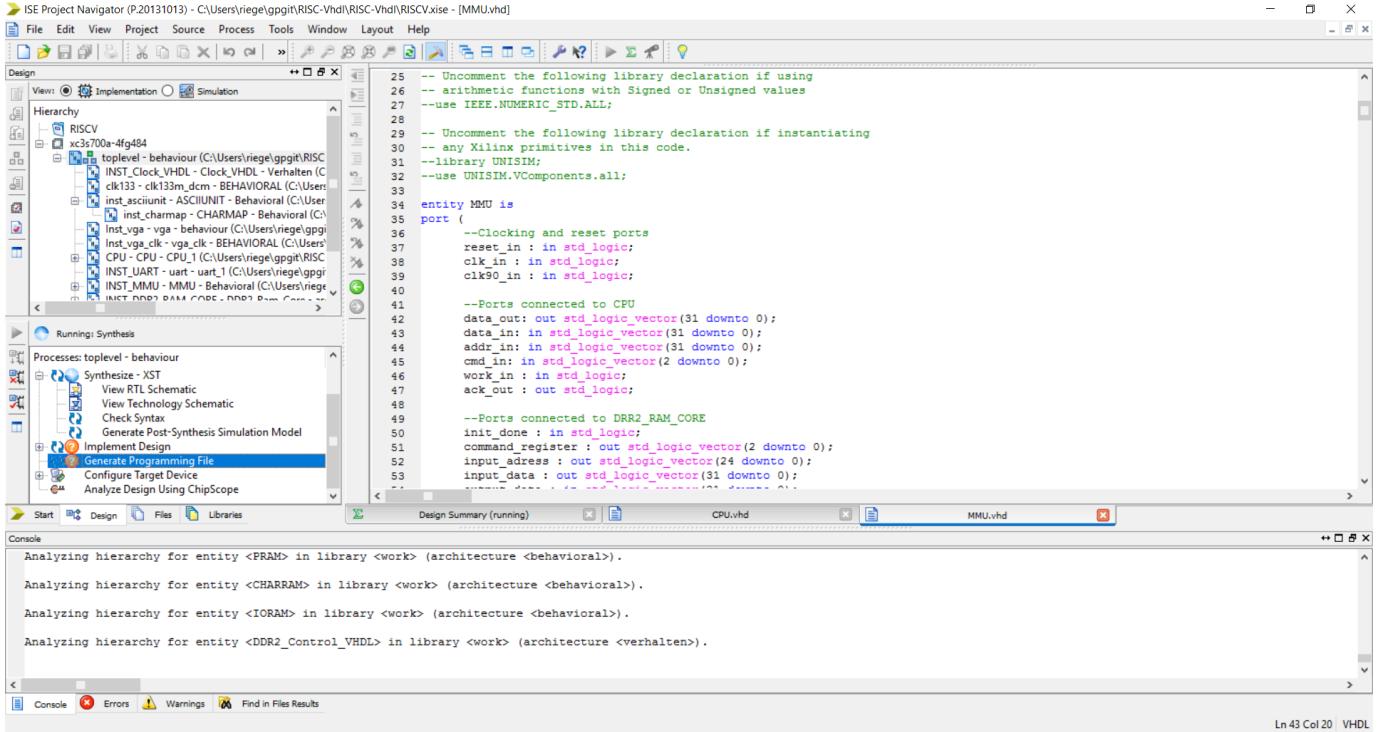


Abbildung 2: Der Xilinx *ISE Project Navigator*

Mittels Xilinx' *impact* in Kombination mit dem *Cable-Server* wurde das Board dann über USB gemäß den Programming-Files beschrieben.

Zur Versionsverwaltung wurde dabei auf ein *Github Repository* gesetzt.

Um nicht jedes zu testende Programm per Hand assemblieren zu müssen wurde ein Assembler auf *Python*-Basis erstellt.

Da die Generierung eines Programming-Files mit anschließendem Beschreiben des FPGAs selbst dann noch jedes Mal mehrere Minuten in Anspruch nimmt, wurden zum schnelleren Testen Simulatoren verwendet. Um den VHDL-Code zu verifizieren wurde so *GHDL* in Kombination mit *GTKWave* verwendet. Auch zur Assemblerprogrammierung wurde ein Simulator mitsamt Textausgabe entwickelt um schneller debuggen zu können.

## 2 Das Leitwerk

### 2.1 Überblick

Das Leitwerk ist die zentrale Steuereinheit des Prozessors. Es interpretiert die Befehle und überwacht ihre Ausführung durch ALU und MMU. Besondere Aufmerksamkeit wurde dabei mehr auf Robustheit und weniger auf maximale Geschwindigkeit gelegt. Außerdem verwaltet das Leitwerk den Program-Counter (PC) und das Instruction-Register (IR). Es besitzt für jeden Befehl eine eigene Zustandsmaschine. Welche ausgeführt wird hängt allein vom Inhalt des Instruction-Register ab. Daher muss jeder Befehl als letztes das IR mit dem folgenden Befehl belegen. Wann dieser Befehl geladen wird kann nun in jedem Befehl einzeln optimiert werden.

Um den Implementierungsaufwand bei Änderungen von Befehlen zu minimieren wurde ein Compiler-Skript erstellt, das mehrere Makros bereitstellt, aus denen dann die Befehle zusammengebaut werden können. Das Skript kompiliert dann eine Eingabe aus diesen Makros in VHDL-Code.

## Legende

Da jeder Befehl eine eigene Zustandsmaschine besitzt wird hier für jeden Befehl ein eigenes Zustandsübergangsdiagramm gezeigt. Die Präfixe „MMU:“ und „ALU:“ werden genutzt um anzuseigen, dass eine Aktion von der jeweiligen Einheit ausgeführt wird und das Leitwerk lediglich eine Anweisung gibt.

In der ISA wird regelmäßig verlangt, dass Operanden sign-extended werden. Dies wird in den Zustandsübergangsdiagrammen der Übersicht halber weggelassen. Im Prozessor ist es selbstverständlich wie in der ISA beschrieben implementiert.

## 2.2 Integer Rechenbefehle

Der Prozessor wurde auf die in RV32I und RV32M definierten Rechenbefehle optimiert. Dadurch können diese RISC-typischen Befehle sehr schnell ausgeführt werden.

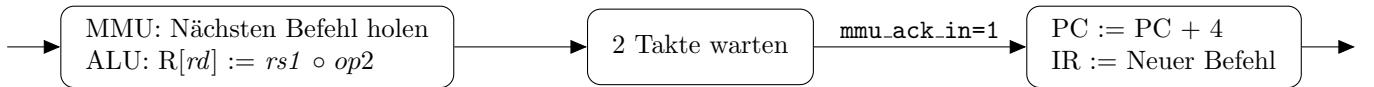


Abbildung 3: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **ADD[I]**, **SUB**, **SLT[I][U]**, **AND[I]**, **OR[I]**, **XOR[I]**, **SLL[I]**, **SRL[I]**, **SRA[I]**, **MUL[W]** und **MULH[[S]U]**.  $op2$  ist entweder das Register, das mit  $rs2$  angegeben ist, oder eine Immediate ( $imm$ ). „ $\circ$ “ repräsentiert die jeweilige Operation ( $+$ ,  $-$ ,  $\dots$ ).

## Division und Modulo

Da bei der Division unmöglich zu garantieren ist, dass diese immer nach drei Takten beendet ist, muss das Leitwerk hier auf eine Bestätigung der ALU warten. Diese sieht vor, dass das Rechenwerk die Leitungen `alu_data_in` auf 0 setzt.

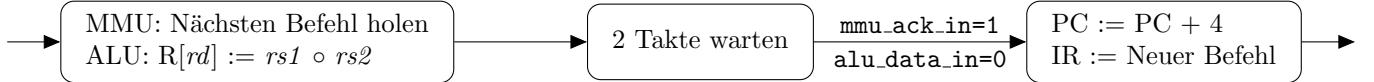


Abbildung 4: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **DIV[U][W]** und **REM[U][W]**. „ $\circ$ “ repräsentiert die jeweilige Operation (/, mod,  $\dots$ ).

## 2.3 LUI und AUPIC

Da durch die Integer Rechenbefehle keine 32-Bit immediates direkt geladen werden können, definiert die RISC-V-ISA die Befehle **LUI** und **AUPIC**, die diesen Mangel beheben. Auch diese Befehle wurden auf Geschwindigkeit optimiert.

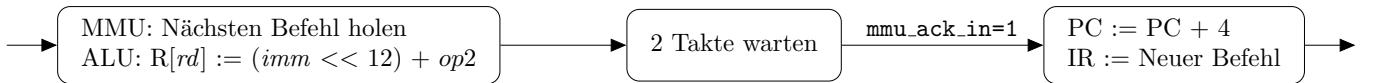


Abbildung 5: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **LUI** und **AUPIC**.  $op2$  ist entweder 0 (bei **LUI**) oder der aktuelle Program-Counter (bei **AUPIC**).

## 2.4 Bedingte Sprünge

Da bei dem DDR2-Speicher des benutzten Boards nicht garantiert werden konnte, dass ein Speicherzugriff ohne Zeit- und Datenverlust abgebrochen werden kann, wurde auf eine Branch-Prediction gänzlich verzichtet. Dadurch gehören die bedingten Sprünge zu den teuersten Befehlen des Prozessors.

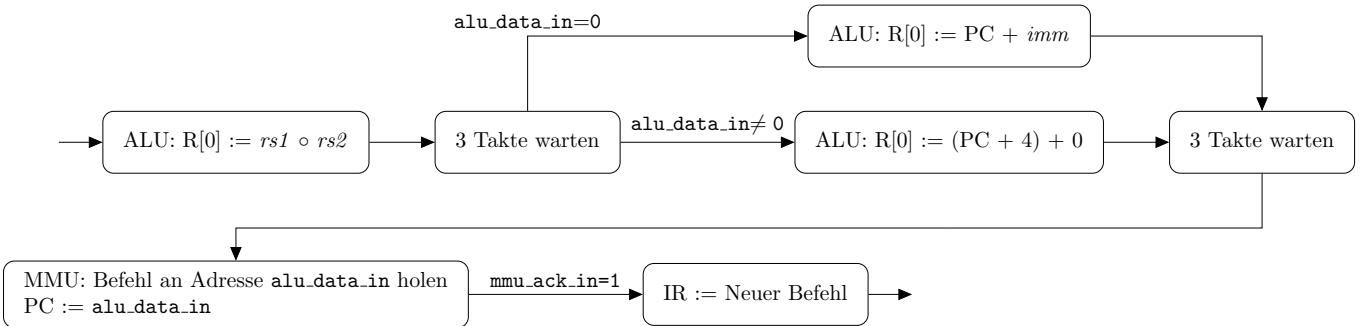


Abbildung 6: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **BEQ** und **BGE[U]**. “ $\circ$ ” ist bei **BEQ** “ $-$ ”, bei **BGE** die SLT-Operation und bei **BGEU** die SLTU-Operation.

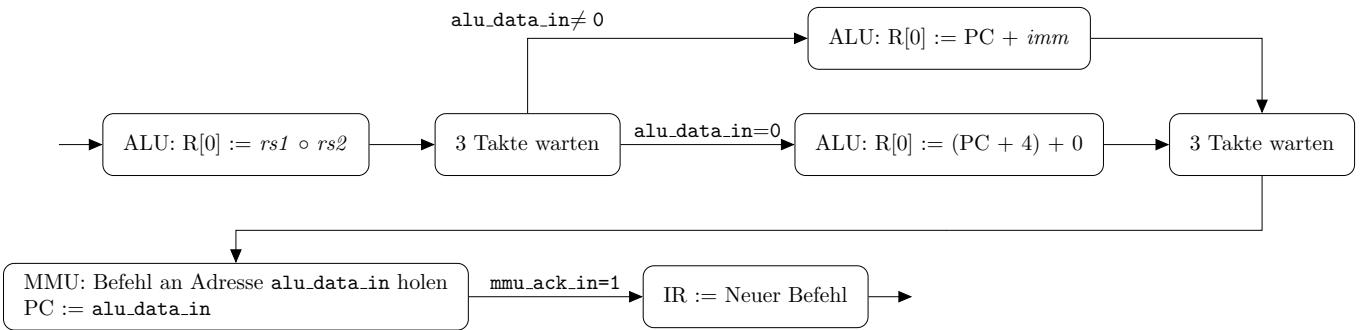


Abbildung 7: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **BNE** und **BLT[U]**. “ $\circ$ ” ist bei **BNE** “ $-$ ”, bei **BLT** die SLT-Operation und bei **BLTU** die SLTU-Operation.

## 2.5 Unbedingte Sprünge

Anders als bei bedingten Sprüngen, kann bei unbedingten Sprüngen das Sprungziel immer vorhergesagt werden, wodurch das Schreiben der Return-Adresse und das Holen des nächsten Befehls parallelisiert werden kann, was zu einer merklichen Geschwindigkeitssteigerung führt.

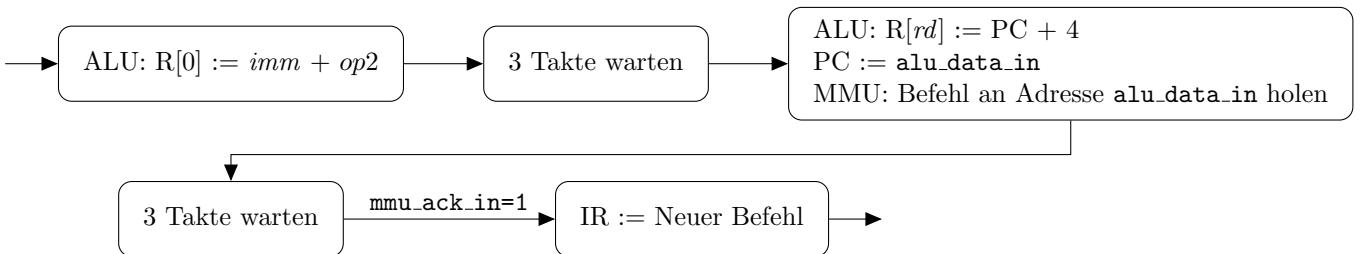


Abbildung 8: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **JAL** und **JALR**.  $op2$  ist bei **JAL** der Program-Counter und bei **JALR** das Register, welches durch  $rs1$  adressiert wird.

## 2.6 LOAD

Der LOAD-Befehl lädt aus dem Speicher immer einen 32-Bit Wert, den das Leitwerk dann zuschneidet. Dies sollte ursprünglich die Implementierung der MMU vereinfachen und aligned-Speicherzugriffe beschleunigen, es hat sich allerdings herausgestellt, dass diese Entscheidung derzeit nur Nachteile mit sich bringt. Die Ausführung des Befehls ist durchschnittlich und wird in der Praxis hauptsächlich von der Speichergeschwindigkeit bestimmt.

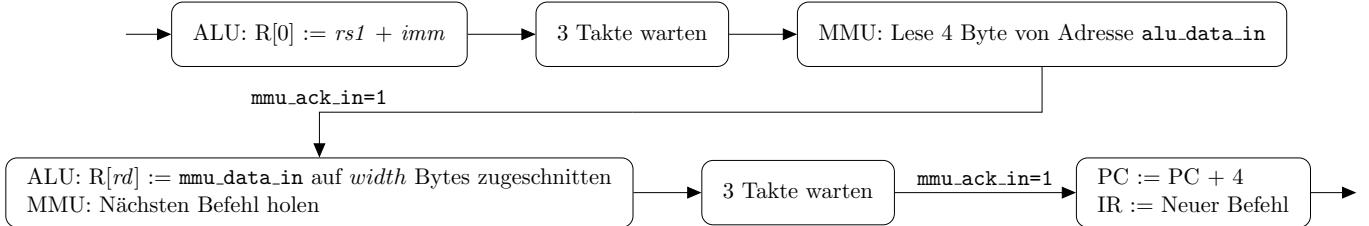


Abbildung 9: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **LB[U]**, **LH[U]** und **LW**.  $width$  ist je nach Befehl 1, 2 oder 4.

## 2.7 STORE

Der Store-Befehl ist mit nur einer ALU und nur einer MMU nicht zu parallelisieren, was dazu führt, dass er der langsamste Befehl des Prozessors ist. Da dieser Befehl jedoch generell auf RISC-Architekturen sehr langsam ausgeführt wird, versuchen Compiler und Programmierer ohnehin schreibende Speicherzugriffe zu vermeiden.

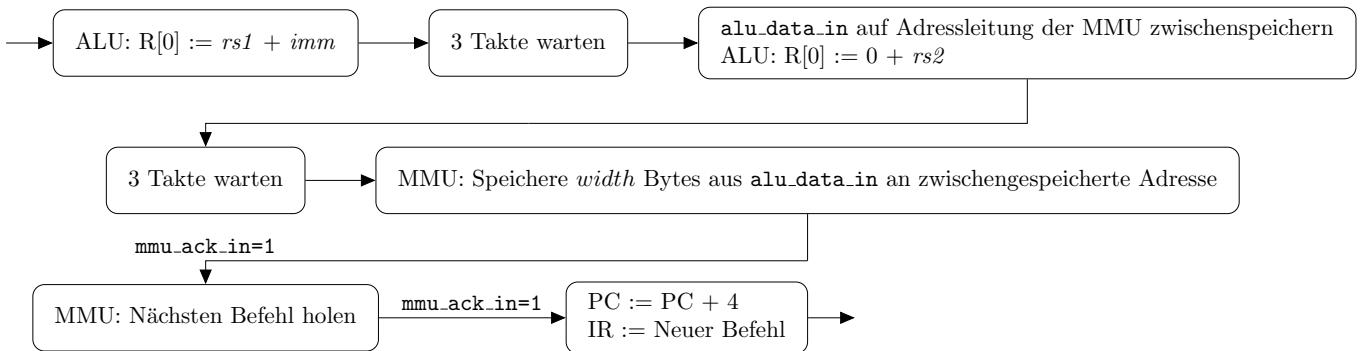


Abbildung 10: Zustandsübergangsdiagramm des Befehle **SB**, **SH** und **SW**.  $width$  ist je nach Befehl 1, 2 oder 4.

## 2.8 Timer und Counter

Wie in der RISC-V-ISA gefordert gibt es einen Counter, der die Anzahl der bisher ausgeführten Befehle speichert. Außerdem gibt es einen Timer, der die Anzahl der vergangenen Takte speichert. Da das FPGA keine Echtzeituhr bereitstellt, wurde auch hierfür der Taktzähler verwendet.

Ausgelesen werden können diese Counter durch die Befehle **RDINSTRET[H]**, **RDCYCLES[H]** und **RDTIME[H]**.

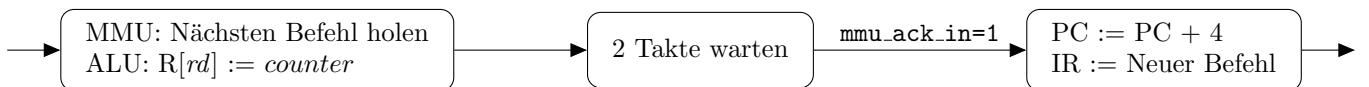


Abbildung 11: Zustandsübergangsdiagramm der Befehle **RDINSTRET[H]**, **RDCYCLES[H]** und **RDTIME[H]**.  $counter$  sind die oberen bzw. unteren 32 Bit des jeweiligen 64 Bit Zählers.

### 3 Die Arithmetische Logische Einheit

Die Arithmetisch Logische Einheit ist verantwortlich für die Durchführung aller für die Befehlsausführung durch das Leitwerk relevanten Rechenoperationen. Zusätzlich verwaltet sie die Register des Prozessors.

#### 3.1 Überblick

Zentrale Design-Idee hinter der ALU ist es, mehr als einen reinen Multiplexer für Befehle zu entwickeln. Stattdessen bietet sie dem Leitwerk ein Interface, über das Operationen auf Registern oder Immediates angefragt werden können, wozu eine Menge von Prozessor-internen OpCodes definiert wurden (SIEHE ).

Da die ALU auch in nicht-arithmetischen Maschinenbefehlen, wie Sprüngen, oft gebraucht wird, sollte der Synchronisations- und Kommunikationsaufwand zwischen ALU und Leitwerk möglichst reduziert werden. Aus diesem Grund werden grundsätzlich alle Befehle (exklusive Division) mittels einer State-Machine innerhalb von drei Takten ausgeführt (SIEHE ). Aus diesem Grund ist kein Synchronisations-Protokoll zwischen ALU und Leitwerk von Nöten.

Um die Komplexität des Leitwerks zu reduzieren, wurde die Low-Level-Verwaltung der Register in die ALU ausgelagert. Diese wurden als Blockram realisiert, um die Anzahl an belegten Slices auf dem FPGA zu reduzieren.

#### 3.2 Das Interface

HIER KOMMT EIN BILD VOM INTERFACE ODER SÖ

Neben zwei 32-Bit-für Operanden, gibt es einen dedizierten Eingang für Registeradressen sowie einen zur Auswahl der gewünschten Operation. Der Adresseingang dient hierbei lediglich zur Adressierung des Zielregisters. Da alle Befehle nur aus zwei Operanden bestehen, werden die Operanden-Eingänge entweder zur Übermittlung von Immediates, oder zur Adressierung der Operanden-Register verwendet, um die Anzahl der Eingänge zu reduzieren.

Aktiviert wird die ALU vom Leitwerk über `Cu_work_in`, innerhalb von drei Takten liegt dann auf `Cu_data_out` das entsprechende Ergebnis an.

#### 3.3 Interne Befehle

Zur Auswahl der gewünschten Operation bietet die ALU einen 7 Bit breiten Befehls-Eingang an. Jeder Befehl besteht dabei aus drei Sektionen:

**Reg1—Reg2—OpC**

Das oberste Bit *Reg1* entscheidet darüber, ob der erste Operand als Immediate vom Dateneingang `Cu_data_in1`, oder aus dem durch `Cu_data_in1` adressierten Register genommen wird. Analog entscheidet *Reg2* darüber, ob auf `Cu_Data_in2` eine Adresse oder ein Immediate anliegt. Darauf folgt der fünf Bit umfassende interne OpCode. Zur Verfügung stehen OpCode für:

- Addition, Subtraktion
- Logische Shifts
- Arithmetische Shifts
- Set Less Than Immediate
- Multiply Lower auf Signed und Unsigned-Operanden
- Multiply Upper auf Signed und Unsigned Operanden
- Division Signed und Unsigned
- Modulo-Rechnung Signed und Unsigned

### 3.4 Befehlsausführung

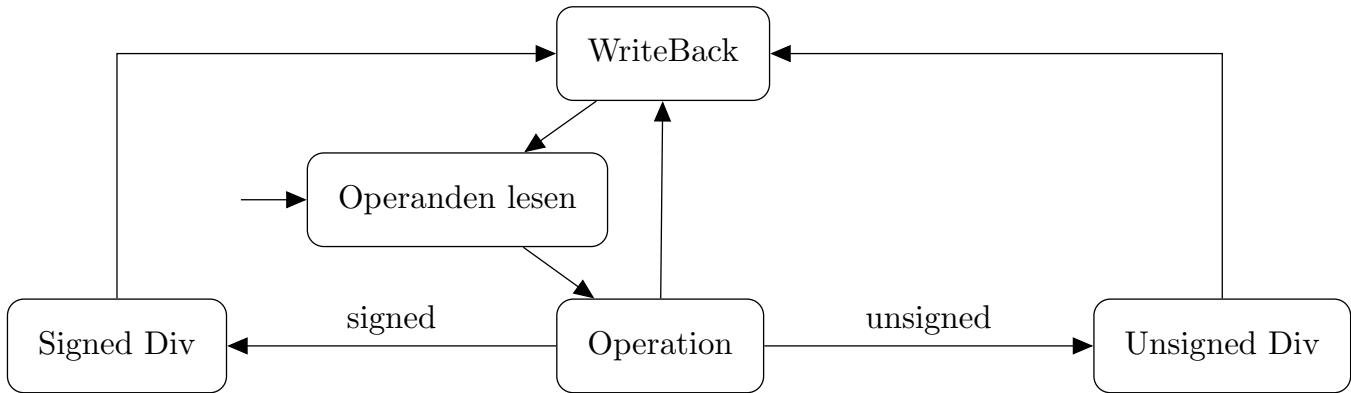


Abbildung 12: Zustandsübergangsdiagramm für die Befehlsausführung innerhalb der ALU

Die Ausführung von Befehlen ist über eine State-Machine mit drei zentralen Zuständen, sowie zwei Zusatzzuständen für Signed- und Unsigned-Division bzw. Modulo-Operationen. In jedem der drei zentralen Zustände wird dabei jeweils nur für einen Takt verblieben.

#### State 1 - Selektion der Operanden

Die ALU verbleibt in State 1, bis vom Leitwerk das entsprechende Work-Signal gesendet wird. Anschließend werden auf Grundlage Grundlage des IN SEKTION () BESCHRIEBENEN Befehls zwei Operanden-Signale `s_op1` und `s_op2` mit einem Immediate vom Daten-Eingang belegt, oder es wird ein Register-Lesezugriff angestoßen, dessen Ergebnis im nächsten Takt zur Verfügung steht.

#### State 2 - Operatonsausführung

State 2 dient der eigentlichen Befehlsausführung. Realisiert ist er als Case-Statement über den internen OpCode. Innerhalb jedes Cases wird zwischen den vier möglichen Kombinationen auf Immediate- und Register-Operanden unterschieden. Dies ist nötig, da das Ergebnis eines möglichen Register-Zugriffs erst in diesem Takt anliegt und deshalb nicht einfach die `s_op1`- und `s_op2`-Signale für Immediate-Operationen überschrieben werden können. Die Operation wird auf den jeweiligen Operanden durchgeführt und in einem Akkumulator gespeichert.

Ein Großteil der Operationen ist über die `IEEE.NUMERIC_STD.ALL` Operatoren realisiert und innerhalb dieses Taktes vollständig abgeschlossen.

Da die Standard-Multiplikation von 32-Bit-Werten zu einem 64 Bit langen Ergebnis führt, werden Multiplikationsergebnisse nicht im normalen Akkumulator-Signal `acc`, sondern im Zusatzsignal `Mult-Result` gespeichert. Der VHDL-Compiler erlaubte es nicht, unmittelbar auf das Ergebnis zuzugreifen und entweder die oberen oder unteren 32 Bit in `acc` zu speichern.

Da der Standard-Operator `sar` nicht durch die gegebenen Entwicklungsumgebung synthetisierbar ist, wird bei einem arithmetischen Rechtsshift um  $n$  Stellen zusätzlich das oberste Bit des ersten Operanden zwischengespeichert, um im nachfolgenden State wenn nötig die oberen  $n$  Bits auf 1 zu setzen.

Im Falle einer Modulo- oder Unsigned-Division wird in State 2 der Übergang in State 4 bzw. 5 eingeleitet. Ansonsten erfolgt ein direkter Übergang in State 3.

### **State 3 - Write-Back**

In State 3 werden die akkumulierten Ergebnisse in das von der ALU adressierte Register geschrieben. Im Großteil der Operationen erfolgt dies unmittelbar. Bei Multiplikationsoperationen muss jedoch zuerst an Hand des OpCodes entschieden werden, ob die oberen oder unteren 32 Bit des Ergebnisses gespeichert werden sollen. Abhängig vom Status-Bit für arithmetische Shifts um  $n$  Stellenwerden, wie oben beschrieben, wenn nötig die oberen  $n$  Bits des Ergebnisses auf 1 gesetzt.

Neben dem Speichern des Ergebnisses werden zwei zusätzliche Ausgänge belegt:

Auf `cu_Data_out` wird das Ergebniss angelegt. Einzige Ausnahme stellt die Division bzw. Modulorechnung dar, bei der als Synchronisationssignal der Daten-Ausgang genullt wird. Das ist nötig, da die Division vom normalen 3-Takte-Schema abweicht. Auch die Debug-Schnittstelle erhält über `debug_signal` den entsprechenden Wert sowie das relevante Register über `debug_adr_signal`.

### **State 4 - Division Unsigned**

Um die Anzahl an nötigen Takten zu reduzieren, wird bei der Umsetzung der Unsigned Division eine durch den Xilinx-Core-Generator erstellte Divisionseinheit genutzt, welche eine gepipelinte Variante der SRT-Division durchführt. Obwohl der Prozessor keinen unmittelbaren Nutzen aus dem Pipelining zieht, kann durch die effiziente Implementierung die Anzahl an nötigen Takten reduziert werden. Zusätzlich liefert die Einheit sowohl den Rest, als auch das Divisionsergebnis, weshalb die beiden Operationen gleich behandelt werden können.

Hierzu werden bei Betreten des States die Operanden angelegt. Danach wird mit einem Zähler gewartet, bis das Ergebnis der Operation anliegt. Anschließend werden entweder der Rest oder das Ergebnis in den Akkumulator eingelesen und in State 3 übergegangen.

### **State 5 - Division Signed**

Die Umsetzung ist analog zu State 4, abgesehen davon, dass eine Einheit zur Durchführung von Signed-Divisionen verwendet wird.

## **3.5 Die Register**

Insgesamt stellt die ALU 32 Register mit 32 Bit Breite bereit, wobei Register 0 konstant den Wert 0 liefert und nicht überschreibbar ist. Dies ist nützlich zum unveränderten Laden eines Registers.

Implementiert wurden die Register als Dual-Port-Block-Ram. Dies ermöglicht den zeitgleichen Zugriff auf zwei verschiedene Speicherinhalte, was bei Register-Register-Operationen vorkommt. Zusätzlich wird dadurch die Anzahl an verwendeten Slices reduziert, da dedizierte Block-Ram-Bausteine logisch zum Registersatz zusammengefügt werden.

Die Umsetzung erfolgte dabei nicht über eine Core-Generierte Variante, sondern durch die Einhaltung eines speziellen Verwendungsprotokolls, sodass der Compiler das definierte `std.logic_vector`-Array automatisch in einen BlockRam umsetzt.

Voraussetzung dafür ist, dass nicht direkt auf Register-Inhalten operiert wird, sondern sie zuerst in einem Signal zwischengespeichert und im nächsten Takt verwendet werden. Dies garantiert die 3-stufige State-Machine der ALU.

## **3.6 Reset**

Die ALU verfügt über einen Reset-Eingang, welcher direkt vom CPU-Toplevel zu ihr durchgeleitet wird. Bei einem Reset wird sie in den State 0 überführt, um nach Ende des Resets Befehle des Leitwerks entgegennehmen zu können. Zusätzlich wird der Divisions-Flankenzähler genullt, um keine Fehler bei nachfolgenden Operationen zu versursachen. Das Reset-Signal wird auch an den Reset (SCLR)-Eingang der Divisionseinheit durchgeleitet.

Ein Reset der Register erfolgt nicht, abgesehen vom Register 0 ist für den Entwickler eines Nutzerprogramms keine Aussage über die enthaltenen Werte der Register möglich.

## 4 Die MMU

Die MMU (Memory Management Unit) verwaltet den in Blöcke gegliederten Speicherbereich und die darauf erfolgenden Zugriffe. Die Einheit bietet dabei eine Schnittstelle für lesende und schreibende Speicheranfragen, welche in unterschiedlichen Zeitintervallen bearbeitet werden.

### 4.1 Überblick

Der adressierbare Speicher innerhalb des Prozessors ist blockweise organisiert. Die MMU verwaltet einerseits die einzelnen Controller für die jeweiligen RAM-Blöcke und taktet andererseits die angefragten Zugriffe auf diese.

Sie ist aufgrund der überwiegend sehr ähnlichen Adressierungsprozeduren intern durch eine Statemachine realisiert, welche anhand einer Speicheradresse die jeweiligen Speicheranfragen an den dem RAM-Block entsprechenden Controller weiterleitet.

Um eine reibungslose Kommunikation mit diesen Controllern zu gewährleisten, ist die MMU mit einer vom restlichen Prozessor unterschiedlichen Frequenz, 133 MHz, getaktet. Dies ist vor allem im Bezug auf den integrierten DDR2-SDRAM<sup>2</sup>, welcher mit eben diesem Takt versorgt werden muss, um Daten halten zu können, begründet: Die Tatsache, dass die Integration dieser Komponente besonders zeitaufwändig verlief, rechtfertigt diese Designentscheidung. Daraus resultieren zusätzlich benötigte Synchronisations- und Kommunikationsmechanismen mit dem übergeordneten Leitwerk.

---

<sup>2</sup>Genauer handelt es sich um einen Micron Technology DDR2-SDRAM (MT47H32M1)

## 4.2 Interface

Das Interface der MMU untergliedert sich hauptsächlich in drei verschiedene Komponenten: Einerseits Signale zur Kommunikation mit dem Leitwerk, andererseits durch das Toplevel-Modul nach oben geleitete Signale zur Adressierung des DDR2-SDRAMs, welche vom in der MMU verwalteten Controller generiert werden, und zuletzt nach oben geleitete Daten- und Adressleitungen, die die ASCII-Einheit konstant mit Daten versorgt.

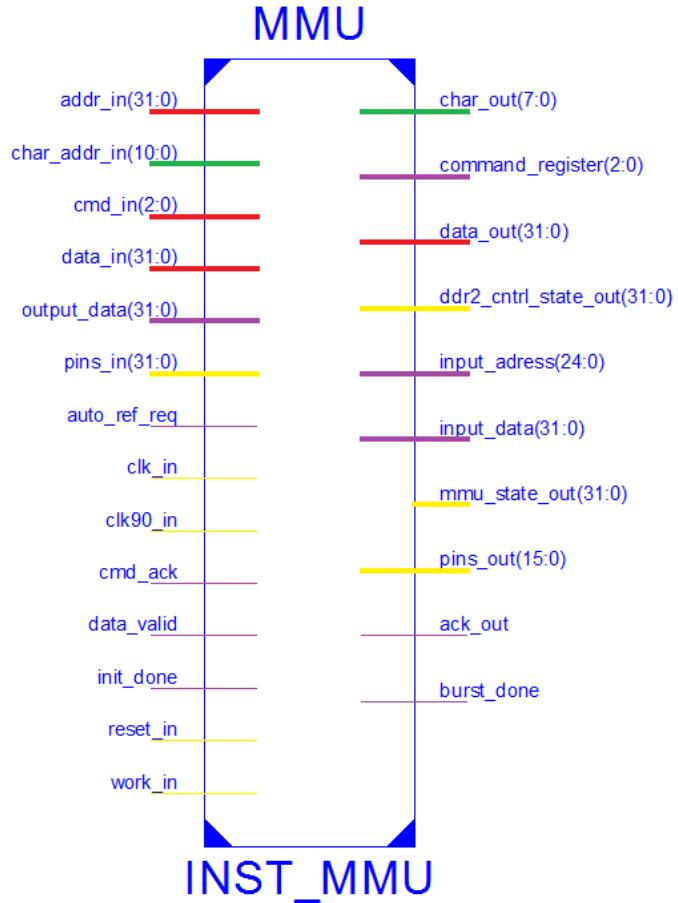


Abbildung 13: Schnittstelle der MMU-Einheit, Signale farblich gruppiert: *Rot* = Kommunikation mit Leitwerk, *Grün* = Character-Ausgabe an ASCII-Einheit, *Violett* = Verbindung mit DDR2-SDRAM, *Gelb* = Sonstige

### Kommunikation mit dem Leitwerk

Die Kommunikation mit dem Leitwerk lässt sich im Wesentlichen in Daten-, Adress- und Synchronisationsleitungen untergliedern. Dabei sendet das Leitwerk über das Signal cmd\_in die angefragte Operation. Die MMU reagiert allerdings erst auf ein Setzen des work\_in Signals mit der Bearbeitung der Anfrage. Der 3-Bit Vektor cmd\_in ist wie folgt aufgebaut:

Bit 2	1 Bit 1 - 0
0 := Read, 1 := Write	0 := 8 Bit, 1 := 16 Bit, 3 := 32 Bit

Als Ausgabe liefert die MMU dem Leitwerk einerseits ein Acknowledgement `ack_out`, welches signalisiert, dass die MMU bereit ist, eine neue Anfrage zu bearbeiten und indirekt damit auch Auskunft darüber gibt, ob die bereits gesendete Anfrage erfolgreich bearbeitet wurde. Im Falle eines lesenden Speicherzugriffs wird, sofern das Acknowledgement-Signal den Wert 1 angenommen hat, gewährleistet, dass der Datenausgang `data_out` korrekt belegt wurde. Es sei angemerkt, dass während im Zuge der Entwicklung und der stark überwiegenden Zahl der 32-Bit Lesezugriffe (vor allem im Zuge des Ladens eines Befehls) beschlossen wurde, dass jeder lesende Speicherzugriff ungeachtet der im `cmd.in` definierten Datenbreite 32-Bit ließt. Theoretisch bietet die MMU allerdings auch die Möglichkeit, 8-Bit oder 16-Bit Lesezugriffe durchzuführen.

### Durch die MMU geleitete Signale an andere Komponenten

Wie eingangs erwähnt lassen sich die übrigen Signale dem Weiterleiten von Signalen aus einerseits dem Controller der DDR2-SDRAM-Komponente sowie den kontinuierlichen lesenden Anfragen der ASCII-Einheit an den entsprechenden CHARRAM-Block (die parallel und unabhängig von der Funktionalität der MMU laufen) zuordnen und werden hier nicht weiter vertieft.

## 4.3 Aufbau des Speichers

Wie bereits geschildert wird der Speicher in verschiedene Bereiche unterschiedlicher Größe untergliedert. Jeder dieser Bereiche wird von einem Controller verwaltet, welcher bei einer eingehenden Anfrage durch die MMU angesprochen wird. Dabei hängt die Bearbeitungsdauer maßgeblich vom adressierten Speicherblock ab.

Aus der durch den Prozessor implementierten Wortgröße von 32 Bit ergibt sich ein Adressraum, potenziell  $2^{32}$  potenzielle Speicherzellen mit einer Größe von je 8 Bit umfasst. Dass nicht jeder dadurch zur Verfügung stehende Bereich auch tatsächlich auch nutzbar ist, lässt sich auf die vom FPGA zur Verfügung gestellten Speicherressourcen zurückführen. Stattdessen wird die Adresse in ein Präfix, welches den adressierten Speicherbereich bestimmt, und ein Offset innerhalb dieses Speicherblocks wie folgt unterteilt:

Bit 31 - 28	Bit 27 - 0
Präfix	Offset

Insgesamt existieren fünf zulässige Werte für das 4-Bit Präfix, wobei Zugriffe auf nicht gültige Speicherpräfixe nicht verarbeitet werden. Zudem unterscheiden sich die Größen der jeweiligen Speicherblöcke von dem potenziell 28-Bit großen Raum innerhalb eines Blocks. Aufgrund der Tatsache aber, dass diese sich stets als natürliche Potenz von 2 darstellen lassen, kann durch Spiegelung des tatsächlich nutzbaren Speicherraums der gesamte vom Offset darstellbare Bereich adressiert werden. Im Endeffekt wird der Offset also lediglich in seiner wirksamen Größe entsprechend des Speicherblocks beschnitten. Die folgende Tabelle zeigt die implementierten Speicherblöcke sowie deren nutzbare Größe.

Präfix	Kürzel	Größe in Bytes	Kurzbeschreibung
0x0	BIOS	$2^{11}$	Programmeinsprungspunkt
0x1	SDRAM	$2^{16} \cdot 3$	DDR2-SDRAM
0x2	CHARRAM	$2^{11}$	Character-Anzeige
0x3	IORM	$2^3$	Memory-Mapped I/O
0x4	SERIALRAM	$2^{11}$	Serielle Schnittstelle

Dabei sind alle Blöcke, ausgenommen der DDR2-SDRAM-Block, durch auf dem FPGA verfügbaren Dual-Port-Blockram realisiert, sodass die implementierten Controller im Groben gleich sind. Angemerkt sei an dieser Stelle, dass - in Absprache mit dem Betreuer - der Controller für den DDR2-SDRAM eine Implementierung von Opencores<sup>4</sup> verwendet und entsprechend den Anforderungen abgeändert.

<sup>4</sup>[http://opencores.org/project,ddr2\\_sdram](http://opencores.org/project,ddr2_sdram)

Jeder Speicherbereich wird von der MMU im Little-Endian-Format adressiert, was insbesondere bei 16-Bit beziehungsweise 32-Bit Zugriffen berücksichtigt werden muss.

#### 4.4 Memory-Mapped I/O

Einer der geschilderten Speicherblöcke, genauer der IORAM, stellt die Schnittstelle zwischen Benutzer und Programmcode dar. Dabei sind einige der auf dem FPGA verfügbaren Ein- und Ausgabemöglichkeiten direkt auf einzelne Bits innerhalb der Speicherzellen des IORAMs gemappt. Aus den acht verfügbaren Speicherzellen sind folgende sechs nutzbar:

Zelle	R/W	Bit 7	Bit 6	Bit 5	Bit 4	Bit 3	Bit 2	Bit 1	Bit 0
0x0	Read-Only	BTN 0	-	-	-	-	-	-	-
0x1	Read-Only	SW 3	SW 2	SW 1	SW 0	BTN 4	BTN 3	BTN 2	BTN 1
0x2	Read/Write	LED 7	LED 6	LED 5	LED 4	LED 3	LED 2	LED 1	LED 0
0x3	Read/Write	-	-	-	-	-	-	-	-
0x4	Read-Only	UART 7	UART 6	UART 5	UART 4	UART 3	UART 2	UART 1	UART 0
0x5	Read-Only	-	-	-	-	-	-	UART VALID	UART ERR
0x6	Read/Write	-	-	-	-	-	-	-	-
0x7	Read/Write	-	-	-	-	-	-	-	-

Dabei steht BTN jeweils für entsprechende Buttons auf dem Board, SW entspricht einem Schalter und LED den Ausgabe-LEDs. Außerdem sind die Eingabedaten der seriellen Schnittstelle in Form eines 8-Bit Vektors sowie einem Bestätigungssignal, dass dieser vollständig übertragen wurde und einem Fehlersignal, das ebenfalls von der seriellen Schnittstelle ausgeht, ebenfalls auf den IORAM gemappt. Angemerkt sei an dieser Stelle aber, dass der Prozessor nicht schnell genug taktet, um diese Funktionalität wirklich sinnvoll zu nutzen, weswegen zur Initialisierung des Programm-speichers auch eine andere Methode verwendet wird. Bits, die nicht genutzt und in der Tabelle mit - vermerkt sind, entsprechen stets dem konstanten Wert 0 und bieten daher auch keinerlei Speicherqualität.

Die nachfolgende Abbildung 21 zeigt, wo sich welches Ein-/Ausgabesignal auf der Hardware wiederfindet. Dabei entsprechen die Bezeichner denen aus der zuvor abgebildeten Tabelle.

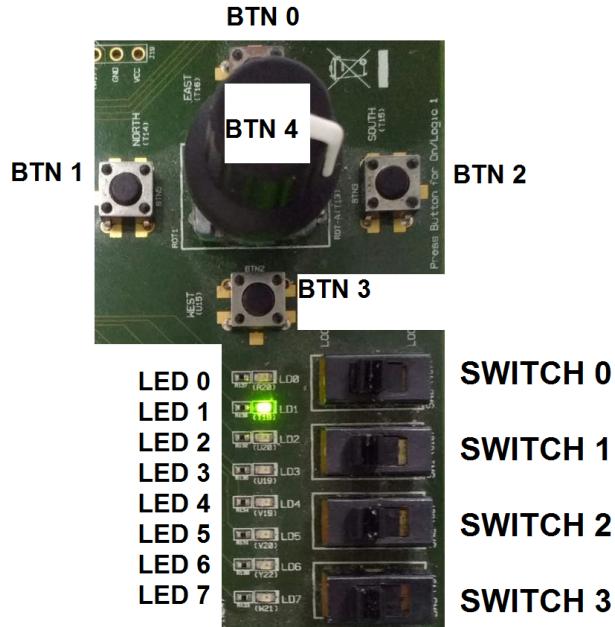


Abbildung 14: Verteilung der I/O-Signale

#### 4.5 Implementierung als State Machine

Aufgrund der identisch aufgebauten Controller für die meisten Speicherblöcke ist die MMU durch eine State Machine realisiert. Dabei die MMU zwar im State MMU-IDLE initialisiert, wechselt bei einem Reset den Zustand aber sofort zu MMU-RESET.

Das nachfolgende Zustandsübergangsdiagramm veranschaulicht die durch einen Lese- oder Schreibzugriff entstehende Prozedur.

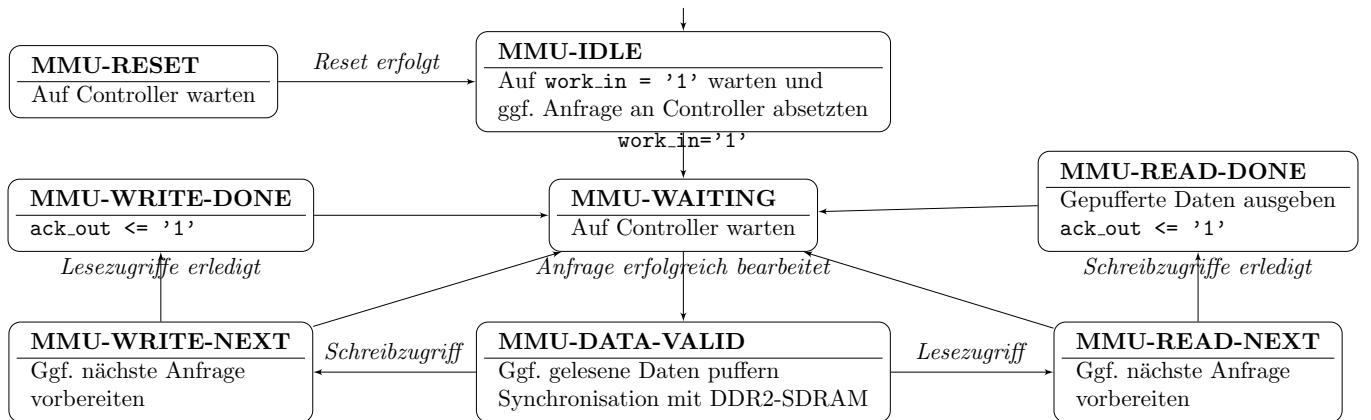


Abbildung 15: Zustandsübergangsdiagramm der MMU. Übergänge zum Zustand MMU-RESET, die von jedem anderen Zustand durch `rst_in = '1'` ausgelöst werden, sind der Übersicht halber ausgelassen.

## **MMU-IDLE**

Im Zustand MMU-IDLE wartet die Einheit auf das eingehen eines Befehls über das `cmd_in` Signal. Solange dies nicht erfolgt, wird das Synchronisationssignal `ack_out` mit dem Wert 1 belegt. Andernfalls wird die Eingabeadresse ausgewertet, die durchzuführende Operation an den entsprechenden RAM-Controller weitergeleitet und die Einheit in den Zustand MMU-WAITING überführt.

## **MMU-WAITING**

Durch diesen Zustand wird die Ausführung eines Lese- oder Schreibzugriffs solange verzögert, bis der entsprechende RAM-Controller die 8-Bit Anfrage erfolgreich bearbeitet hat. Im Fall des DDR2-SDRAM-Controllers erfolgt dies über ein Synchronisationssignal, anderenfalls kann mit einer festen Wartedauer von einem Takt gerechnet werden. Während des Wartevorgangs werden die Befehle, die am entsprechenden RAM-Controller anliegen, entfernt.

Sollte der Controller bereit sein, eine neue 8-Bit Anfrage zu verarbeiten, wird die MMU in den Zustand MMU-DATA-VALID überführt.

## **MMU-DATA-VALID**

In diesem Zustand werden, sofern es sich bei der zuletzt durchgeföhrten Operation um einen Lesezugriff gehandelt hat, die gelesenen Daten mittels eines Buffer-Signals zwischengespeichert. Außerdem wird die Einheit je nach Zugriffsmodus in den Zustand MMU-READ-NEXT beziehungsweise MMU-WRITE-NEXT überführt.

## **MMU-READ-NEXT**

Sofern noch weitere 8-Bit Zellen gelesen werden müssen, wird eine neue lesende Anfrage an den entsprechenden RAM-Controller weitergeleitet und die Einheit wieder in den Zustand MMU-WAITING überführt. Andernfalls wechselt die MMU in den Zustand MMU-READ-DONE.

## **MMU-READ-DONE**

Alle gelesenen und zwischengespeicherten Daten werden gemäß dem Little-Endian-Encoding zusammengesetzt und auf der Datenausgabeleitung an das Leitwerk übergeben. Damit einher geht das Setzen des Acknowledgements-Signals `ack_out` auf den Wert 1 sowie der Zustandswechsel nach MMU-IDLE.

## **MMU-WRITE-NEXT**

Sollte der vom Leitwerk geforderte Schreibzugriff weitere schreibende 8-Bit Zugriffe erfordern, wird in diesem Zustand der der Adresse entsprechende RAM-Controller mit neuen Daten und einer inkrementierten Adresse angesprochen und die MMU-Einheit in den Zustand MMU-WAITING überführt. Andernfalls wechselt die MMU in den Zustand MMU-WRITE-DONE.

## **MMU-WRITE-DONE**

Da nach einem erfolgreichen Schreibzugriff keinerlei Ausgabedaten übermittelt werden müssen, wird in diesem Zustand lediglich das Acknowledgement-Signals `ack_out` auf den Wert 1 gesetzt sowie die Einheit zurück in den Zustand MMU-IDLE überführt.

## **MMU-RESET**

Bei einem Reset wechselt die MMU ungeachtet ihres derzeitigen Zustands in den MMU-RESET Zustand und unterbricht alle derzeitigen Anfragen ausnahmslos. Da die Einheit das eingehende Reset-Signal an alle RAM-Controller

weitergeleitet, wird in diesem Zustand lediglich auf die Beendigung der Resets jedes einzelnen Controllers gewartet. Sollten diese wieder bereit für neue Anfragen sein, wechselt die MMU wieder in den MMU-IDLE Zustand.

## 4.6 Zugriffsdauer

Aus dem geschilderten detaillierten Ablauf eines Zugriffs innerhalb der MMU lassen sich nun für die einzelnen Speicherblöcke die exakten Zugriffsdauern beziehungsweise im Fall des DDR2-SDRAMs, welcher unter Umständen durch einen periodisch auftretenden Auto-Refresh eine erhöhte Zugriffszeit benötigt, eine Mindestzugriffsdauer errechnen.

Datengröße	(minimale) Zugriffsdauer
8-Bit	4 Takte
16-Bit	7 Takte
32-Bit	13 Takte

Aufgrund der identischen Struktur der RAM-Controller für als Dual-Port-Blockram realisierte Speicherbereiche ergeben sich für jene Speicherblöcke identische Zugriffszeiten sowohl für lesende und schreibende Zugriffe, wobei eine 8-Bit Anfrage immer genau einen Takt kostet. Da der DDR2-SDRAM für seine Zugriffsdauer im Bezug auf lesende und schreibende Operationen nicht nach oben hin abgeschätzt werden kann, jedoch keinesfalls weniger als einen Takt brauchen wird, entsprechen die Mindestzugriffszeiten ebenfalls der oben dargestellten Tabelle.

## 5 Die ASCII-Unit

Die ASCII-Unit ist für die Textausgabe auf dem Monitor zuständig.

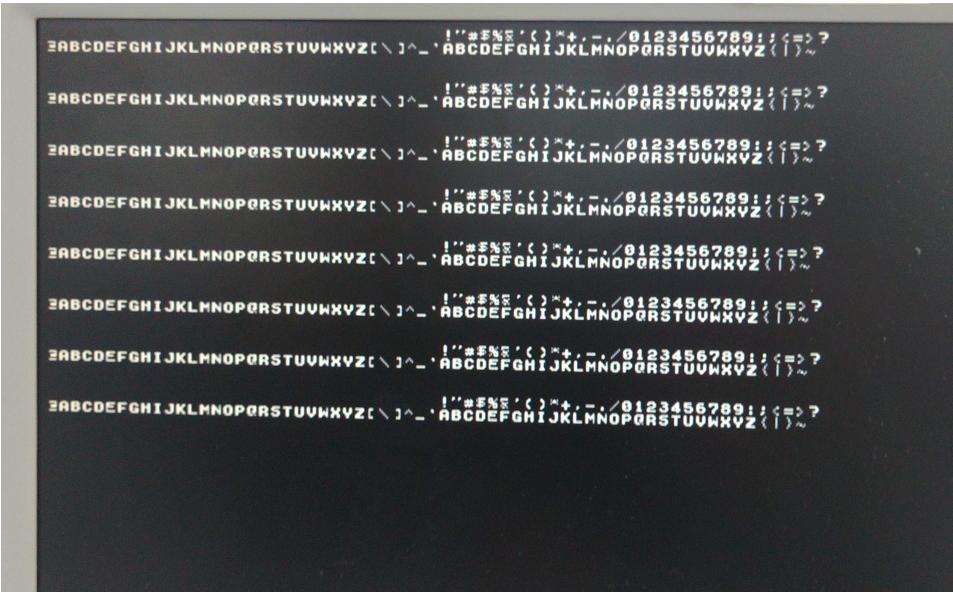


Abbildung 16: Beispiel für Textausgabe: jedes darstellbare Zeichen wird abgebildet

## 5.1 Überblick

Die ASCII-Unit gibt auf dem Monitor mittels Memory-Mapping den Inhalt des CHARRAMs gemäß ASCII-Kodierung aus. Dazu wird den Zeichen-Stellen auf dem Monitor jeweils eine Adresse zugeordnet: Die Stelle im Eck oben erhält

die 0, nach rechts wird bis zum Zeilenende durchinkrementiert, dann wird jeweils in der nächsten Zeile fortgefahren, sodass sich insgesamt 32 Zeilen à 64 Zeichen ergeben und die letzte Stelle rechts unten die Adresse 2047 erhält. Diese Adressen beziehen sich auf die 2048 Byte des CHARRAMs in der MMU, die eben jeweils genau ein Zeichen repräsentieren.

Um jedem Zeichen neben seiner ASCII-Nummer auch das entsprechende Aussehen zuordnen wurde auf eine CHARMAP gesetzt, die zu jedem der 256 ASCII-Zeichen einen 64-Bit-Vektor abgespeichert hat, der eben das 8\*8 Pixelfeld eines jeden Zeichens repräsentiert, wobei die Zeilen eines jeden Zeichens dazu konkateniert wurden. Von diesen 8\*8 Bit sind jeweils nur 6\*6 für das Zeichen reserviert, die Restlichen sind immer ungesetzt, sodass auf dem Monitor ein Abstand von 2 freien Pixeln zwischen zwei nebeneinanderliegenden Zeichen bleibt. Diese Entscheidung auf Kosten der Speichervergeudung ermöglichte eine einfachere Implementierung, da für die Berechnungen ASCII-Unit Divisionen und Multiplikationen notwendig sind und diese mit Zweierpotenzen (hier 8 bzw. 64) erheblich einfacher zu realisieren sind.

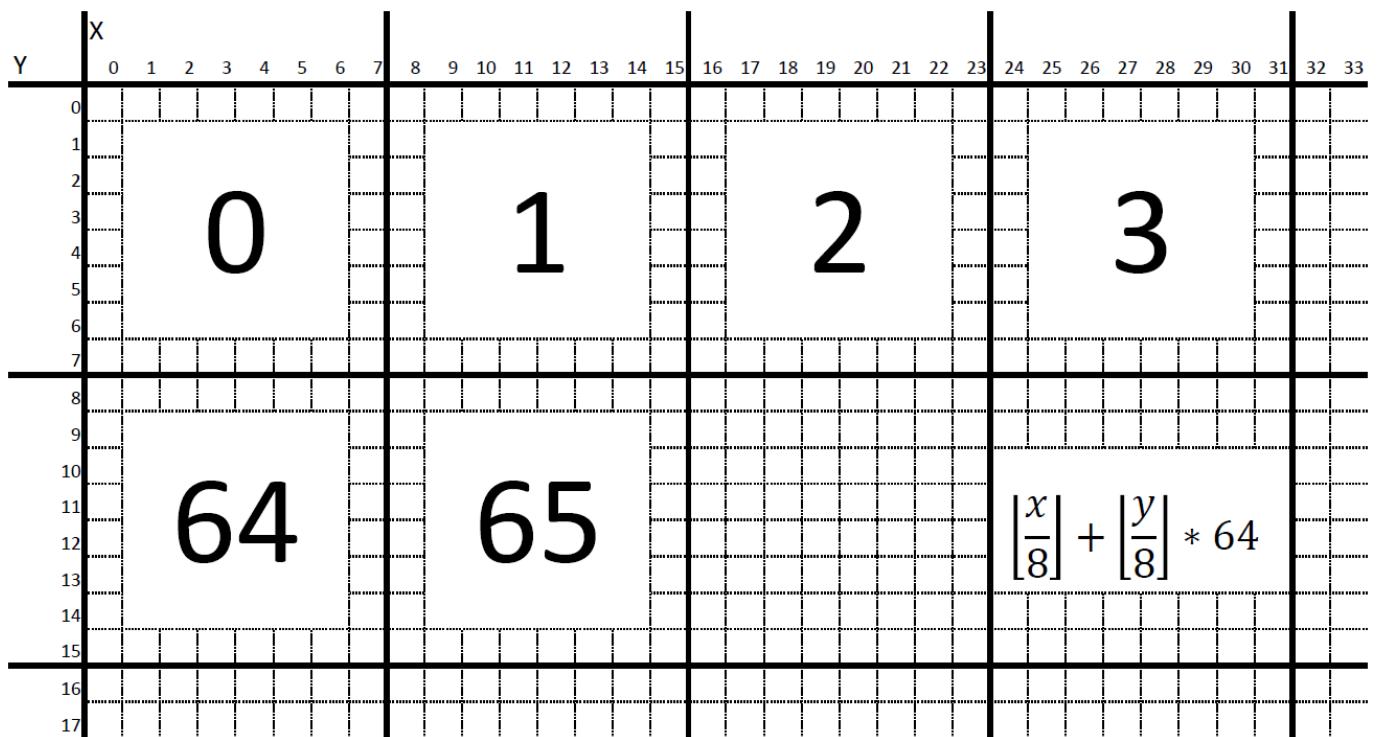


Abbildung 17: Veranschaulichung der Adressberechnung anhand des Pixelfelds des Monitors: Links oben wird von 0 ab nach rechts zeilenweise hochgezählt. Die Adresse des Zeichenfeldes zu dem ein Pixel mit Position (x,y) gehört wird wie folgt berechnet:  $\lfloor \frac{x}{8} \rfloor + \lfloor \frac{y}{8} \rfloor * 64$ . Aus dem 64-Bit-Vektor berechnet man das Bit für das aktuelle Pixel so:  $(x \bmod 8) + (y \bmod 8) * 8$

Da eine Darstellung von Kleinbuchstaben auf einem 6\*6 Bitfeld kaum sinnvoll zu realisieren ist, eine Unterscheidung ohnehin schwierig wäre und der Fokus nicht auf Ästhetik lag wurden diese durch Großbuchstaben ersetzt. Nicht zeichenbare ASCII-Zeichen (Zeilenumbrüche, Tabulator etc.) werden als leere Zeichen dargestellt, sodass bei der Berechnung der Adresse nicht auf vorangegangene Sonderzeichen geachtet werden muss, was die Implementierung erleichtert. Dadurch muss allerdings die Software die Verwaltung des CHARRAMs übernehmen, um diese Zeichen korrekt darzustellen.

Die ASCII-Unit ist wie die VGA-Unit auf 25 MHz getaktet. Denn die VGA-Unit sendet in jedem ihrer Takte die

Informationen zu einem Pixel zum Monitor und die ASCII-Unit berechnet in jedem Takt genau die Information, ob das jeweilige Pixel gesetzt oder frei, sprich Weiß oder Schwarz sein soll. Die Berechnung des Pixels in der ASCII-Unit erfolgt dabei über mehrere Takte hinweg stufenweise und für jedes Pixel in jedem Frame neu, sodass gleichzeitig für verschiedene Pixel in verschiedenen Stufen eine Berechnung stattfindet.

## 5.2 Interface

Neben dem bereits erwähnten Takteingang gibt es jeweils einen Eingang für die x- und y-Koordinate des aktuellen Pixels (bzw. Position des Fadenstrahls) aus der VGA-Unit, welche mit jedem Takt aktualisiert werden und ein Ausgangssignal an die VGA-Einheit, welches angibt, ob das aktuelle Pixel gesetzt werden soll oder nicht.

Außerdem gibt es zur Kommunikation mit dem CHARRAM in der MMU einen Ausgang, welcher die Adresse des Zeichenplatzes des aktuell zu berechnenden Pixels angibt sowie einen Eingang, der im darauffolgenden Takt die ASCII-Nummer des zugehörigen Zeichens erhält.

Zur CHARMAP, die als ROM fungiert, wird der Takt durchgeleitet und ebenso die aus dem CHARRAM kommende ASCII-Nummer des aktuellen Zeichens, die hierbei als Adresse fungiert. Aus der CHARMAP kommt im darauffolgendem Takt der oben erwähnte 64-Bit-Vektor der das jeweilige Zeichen repräsentiert.

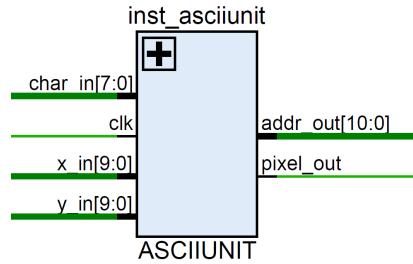


Abbildung 18: Das Interface der ASCII-Unit

## 5.3 Funktionsweise

Die stufenweise Berechnung für jedes Pixel beginnt mit der Verrechnung der x- und y-Koordinate aus der VGA-Einheit. Dazu wird zuerst die x-Koordinate um 2 erhöht und in ein internes Signal gespeichert, sodass quasi im Vorraus berechnet wird, ob ein Pixel gesetzt werden wird oder nicht.

Im nächsten Takt wird daraus die Adresse des aktuellen Zeichen-Platzes berechnet, welche dann durch die MMU in den CHARRAM geleitet wird.

Von dort wird im anschließenden Takt die ASCII-Nummer des aktuellen Zeichens geliefert, welche direkt in die CHARMAP weitergeleitet wird. Dies ist auch problemlos bei gleichzeitigem Zugriff der MMU auf den CHARRAM möglich, da dieser als Dual-Port-Blockram realisiert wird. Auch die höhere Taktung der MMU stellt keine Herausforderung dar: Der jeweilige Lesezugriff erfolgt einfach mehrmals hintereinander. Lediglich falls zwischen den insgesamt 64 Zugriffen pro Frame der ASCII-Unit auf eine Adresse im CHARRAM eben diese Zelle von der MMU überschrieben wird kann es zu einer kurzzeitigen Störung kommen: Dieses Zeichen würde dann möglicherweise in diesem Frame falsch dargestellt, was sich im Betrieb allerdings kaum bemerkbar macht.

Die CHARMAP liefert im folgenden Takt wiederum den aktuellen 64-Bitvektor aus dem mittels der aktuellen x- und y-Koordinate berechnet wird, ob das Pixel zu setzen ist oder nicht.

Diese Information wird dann im letzten Takt an die VGA-Unit zurückgesandt.

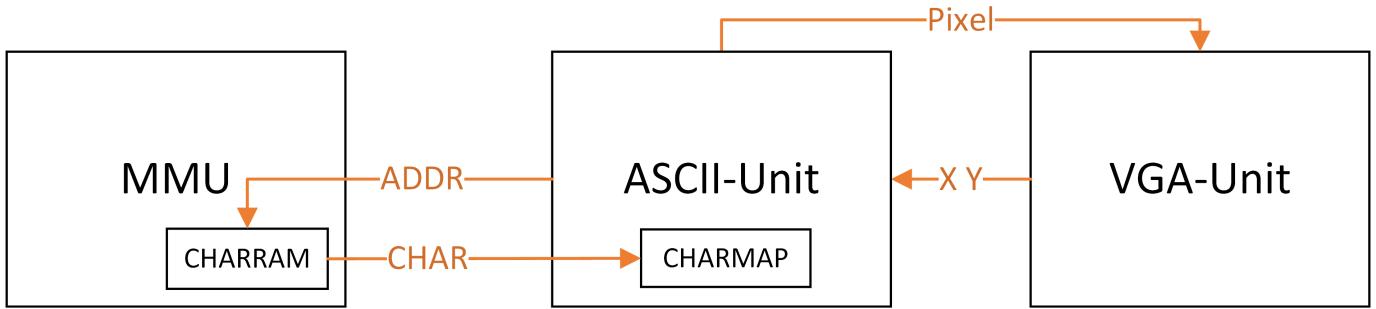


Abbildung 19: Übersicht: Beginn bei x- bzw. y-Koordinate; Verrechnung dieser zur Adresse für CHARRAM; dann Durchleiten in CHARMAP; anschließend Berechnung des Pixels; letztendlich Zurücksenden an VGA-Unit

## 6 Benutzerschnittstelle

Im Folgenden wird die Benutzung des auf dem FPGA realisierten RISC-V Prozessors geschildert, wobei im Besonderen auf die Nutzerschnittstelle eingegangen wird. Um das FPGA in Betrieb zu nehmen, muss dieses logischerweise an eine entsprechende Stromquelle angeschlossen sein.

### 6.1 Initialisierung

Im Allgemeinen kann ein Assemblerprogramm, das aus den implementierten Instruktionen zusammengesetzt ist, auf zwei Weisen in den Programmspeicher geladen und dann auf dem Prozessor ausgeführt werden.

#### Initialisierung durch BIOS und serielle Schnittstelle

Die Programm-Einsprungsadresse, bei welcher die CPU die Ausführung nach Beendigung eines Resets beginnt, Befehle abzuarbeiten, ist die erste Adresse des BIOS-RAM-Blocks *0x00000000*. Dieser RAM-Block wird provisorisch mit einem einfachen BIOS-Programmcode initialisiert:

```

lui x1, 0x40000
jalr x0, x1, 0

```

Offensichtlich führt dieser Programmcode die Ausführung in einem anderen RAM-Block fort, dem SERIALRAM, welcher durch das Präfix *0x4* auf die Speicheradresse *0x40000000* gemappt ist. Der Programmierer muss zuvor also gewährleisten, dass dieser Speicherbereich, welcher durch die serielle Schnittstelle UART gefüllt wird, mit ausführbarem Programmcode initialisiert wurde.

Indem der Programmierer nach einem Reset den Programmstart bei oben erwähnter Einsprungsadresse durch das Halten des entsprechenden Blockadesignals auf Switch 4 (siehe Abbildung YYY) verzögert, bleibt Zeit währenddessen über die UART Schnittstelle den SERIALRAM-Speicherblock zu initialisieren. Indem das Signal auf Switch 4 wieder entfernt wird, beginnt der Programmablauf wie eingangs erwähnt im BIOS-RAM. Da die serielle Schnittstelle nur für begrenzte Datenmengen verlässlich und fehlerfrei funktioniert, können keine größeren Programme auf diese Weise ausgeführt werden.

#### Initialisierung durch initiales Beschreiben des BIOS-RAM Blocks

Alternativ besteht natürlich auch die Möglichkeit, den BIOS-RAM Block direkt beim Beschreiben des FPGAs mit dem auszuführenden Programmcode zu initialisieren. Da der BIOS-RAM-Block als Dual-Port-Blockram realisiert wurde, kann dies ohne zeitlichen Aufwand bei einem Reset erfolgen.

Das BIOS wird auf diese Weise zweckentfremdet und der SERIALRAM Block bleibt ungenutzt. Auch muss das FPGA zur Ausführung eines anderen Programms jedes Mal neu beschrieben werden. Trotz der genannten Nachteile aber bleibt diese Methode vorerst die einzige verlässliche Vorgehensweise, auch größere Datenmengen auf das Board zu übertragen. Sie findet beispielsweise im Fall des später beschriebenen Demoprogramms Anwendung.

## 6.2 Der Reset

Nachdem das FPGA mit entsprechender Methodik initialisiert wurde oder aber nachdem eine Programmausführung terminiert hat, muss der Prozessor zurückgesetzt werden. Dies geschieht durch das kurzzeitige Halten des Reset-Signals, welches auf den Hardware-Switch *SW 0* (siehe Abbildung 21) gemappt ist.

Zu beachten ist, dass der Reset nur im verlangsamten Ausführungsmodus (5 Hz) verlässlich funktioniert. Ob ein Reset im schnellen Ausführungsmodus (50 MHz) erfolgreich verläuft, ist nicht deterministisch und daher auch nicht zu empfehlen.

## 6.3 Graphische Oberflächen

Im Allgemeinen existieren zwei Methoden die Programmausführung graphisch darzustellen: Einerseits existiert der Debugging-Modus, in welchem die Werte aller verfügbaren Register sowie des Programmzählers und des Instruktionsregisters ausgegeben werden. Andererseits wird gleichzeitig der Speicherbereich des CHARRAM-Blocks auf eine ASCII-Darstellung gemappt. Mittels des Hardware-Switches *SW 2* (siehe Abbildung 21) wird bestimmt, welcher der beiden Modi auf dem VGA-Ausgang ausgegeben wird. Dabei bedeutet ein Halten des Switches die Darstellung über ASCII und ein Loslassen die direkte Ausgabe der Register innerhalb der CPU.

### Debugging-Modus

Der Debugging-Modus zeichnet die verfügbaren 32 Register x0-x31 bitweise auf das VGA-Ausgabegerät. Dabei werden die Register farblich voneinander getrennt und zeilenweise fortlaufend durchnummeriert (pro Zeile vier Register). Gesetzte Balken entsprechen einem gesetzten Bit innerhalb des Registerwerts, wobei das am wenigsten signifikante Bit links dargestellt und das am meisten signifikante Bit rechts dargestellt wird. Die beiden separat dargestellten Register sind jeweils der Programmzähler (links) sowie das Instruktionsregister (rechts), ebenfalls in bitweise abgebildet.



Abbildung 20: VGA-Ausgabe im Debugging-Modus: PC und IR liegen zentral

Da die VGA-Ausgabe mit 50 MHz getaktet wird, der Prozessor im schnellen Ausführungsmodus dagegen den dreifachen Takt erhält, wechseln die Registerwerte unter Umständen schneller, als sie dargestellt werden können, wodurch es zu signifikanten Darstellungsfehlern kommen kann. Der Debugging-Modus ist dementsprechend, wie der Name bereits suggeriert lediglich für Debugging-Zwecke im langsamen Ausführungsmodus sinnvoll nutzbar.

## ASCII-Modus

Der ASCII-Modus stellt zeilenweise fortlaufend durchnummiert die Werte der Speicherzellen innerhalb des CHARRAM-Blocks als ASCII-Zeichen dar. Die genaue Abbildungsmethodik wird im entsprechenden Kapitel 5 näher erläutert.

Um das Demo-Programm sinnvoll zu benutzen, wird dieser Ausführungsmodus empfohlen, da er einerseits auch im schnellen Ausführungsmodus aufgrund der Seltenheit von schreibenden Speicherzugriffen im entsprechenden CHARRAM-Block konsistenter Daten anzeigt, und andererseits das Programm so konzipiert ist, dass das Tic-Tac-Toe Spiel die ASCII-Schnittstelle zur Benutzerinteraktion vorsieht.

## 6.4 Benutzereingabe

Analog zur Ausgabe von Daten bietet der Prozessor natürlich auch Möglichkeit zur Dateneingabe durch den Benutzer. Wie im entsprechenden Kapitel 4.4 genauer erläutert wird, sind alle Buttons, Switches und LEDs auf Speicherzellen gemappt. Ein Halten oder Loslassen der entsprechenden Komponente führt zu einem Wechsel des Bits an entsprechender Speicheradresse.

Programmierer haben so die Möglichkeit Benutzereingaben abzufragen oder auf diese zu reagieren, müssen das aber innerhalb ihrer Implementierung selbst tun, da keinerlei Interrupts oder dergleichen bereitgestellt werden.

# 7 Entwicklung eines Demo-Programms

Das folgende Kapitel erläutert die Struktur, Motivation und Vorgehensweise hinter dem zu demonstrativen Zwecken entwickelten, auf dem Prozessor lauffähigen Tic-Tac-Toe Programms. Dieses vereint alle zentralen Funktionalitäten der Prozessor-Implementierung auf dem FPGA.

## 7.1 Struktur und Funktion des Demo-Programms

Wie eingangs geschildert bietet das entwickelte Demo-Programm die Möglichkeit, bei den Buttons des FPGAs gegeneinander Tic-Tac-Toe zu spielen. Dabei wird mittels der Buttons BTN 0 bis BTN 3 (siehe Kapitel 4.4) das Steuerkreuz bei den Spielbrett navigiert. Dabei ist das Brett zyklisch angeordnet, sodass eine Linksbewegung des Steuerkreuzes an den linken Rand dieses an die rechte Brettseite manvriert. Mittels des Buttons BTN 4 (siehe Kapitel 4.4) setzt der Zugspieler seine Markierung an der zuvor ausgewählten Position, sofern dies regelkonform ist. Das Spiel enthält keinen internen Reset und muss daher bei einem Hard-Reset durch das FPGA erfolgen.

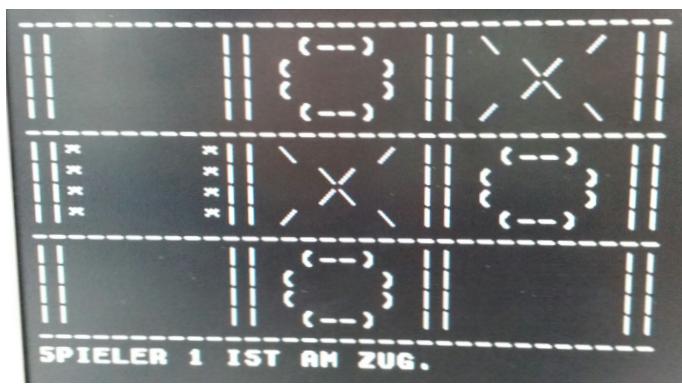


Abbildung 21: Bildschirmausgabe während der Ausführung des Demo-Programms

Um möglichst viel der implementierten Funktionalität abzudecken, wurde bei der Implementierung darauf geachtet, die meisten Komponenten zu beanspruchen. So wird bei Programmstart im DDR2-SDRAM-Block eine als Array von

vorzeichenbehafteten 8-Bit Werten realisierte Matrix  $M$  wie folgt initialisiert.

$$M = \begin{pmatrix} -4 & -4 & -4 \\ -4 & -4 & -4 \\ -4 & -4 & -4 \end{pmatrix} \quad m_{i,j} = \begin{cases} 0 & \text{wenn Markierung von Spieler 1} \\ 1 & \text{wenn Markierung von Spieler 2} \\ -4 & \text{sonst} \end{cases}$$

Wobei sich anhand dieser Definition durch Spalten-, Zeilen- und Diagonalsummen sofort der Zustand des Spiels ermitteln lässt.

Außerdem werden die Komponenten der grafischen Oberfläche mittels Schleifen und geeigneten Subroutinen im CHAR-RAM(siehe 4.3) in ihren initialen Zustand versetzt. Dabei werden zwangsläufig Sprungbefehle verwendet und auf diese Weise in die Demonstration miteinbezogen.

Da der Benutzer zwangsläufig mit dem Board interagieren muss, um ein Spiel zu bestreiten, nutzt das Demo-Programm auch die zuvor beschriebenen Memory-Mapped-I/O Funktionalitäten aus. Dazu wird, wie im folgenden Ausschnitt des Programmcodes gezeigt, in einer Endlosschleife nach neuen Eingaben auf den fünf verwendeten Buttons gesucht, indem durch Puffern des letzten Zustands und bitweise Verknüpfungen des gerade losgelassenen Buttons ermittelt wird und die Button-Nummer als Rückgabewert liefert. Nebeneffekte des Prellens werden hierbei allerdings nicht berücksichtigt.

```
.key_release
    lui x26, 0x30000 //ioram prefix
    lh x27, x26, 0
    srli x27, x27, 7
    andi x27, x27, 0x1F //isolating buttons
.key_release_wait
    //load new keys and check if any key was released
    lh x28, x26, 0
    srli x28, x28, 7
    andi x28, x28, 0x1F //new key input
    addi x30, x28, 0
    xor x28, x28, x27 //event vector (pressed and released keys)
    and x28, x28, x27 //filter released keys
    addi x27, x30, 0
    beq x28, x0, key_release_wait //keep waiting
    addi x18, x0, 0 //return value := which button was pressed
    addi x29, x0, 1
.key_release_shift_result
    beq x28, x29, end_key_release
    srli x28, x28, 1
    addi x18, x18, 1
    jal x0, key_release_shift_result
.end_key_release
jalr x0, x1, 0
```

Der gesamte Programmcode umfasst circa 400 Zeilen und liegt der VHDL-Implementierung bei, wurde aber aufgrund des unverhältnismäßigen Umfangs an dieser Stelle ausgelassen und durch den obigen Ausschnitt ersetzt.

## 7.2 Assemblierer und Simulator

Aufgrund der eben erwähnten Programmgröße, des reduzierten Instruction Sets und der projektspezifischen RAM-Struktur wurde der Beschluss gefasst, beim Assemblieren des Programmcodes auf einen im Rahmen des Projekts programmierten Assemblierer zurückzugreifen. Auch das Debugging erfolgte durch ein eigenes Tool, welches beispielsweise Aspekte des Memory-Mapped-I/O berücksichtigen und entsprechend simulieren kann. Die beiden Programme

wurden in der Scriptssprache Python entwickelt und genügen den Ansprüchen des Projekts insofern, dass ein Assemblerprogramm entsprechend assembled und simuliert werden kann, die Software allerdings keineswegs ausgiebig auf Stabilität oder dergleichen getestet wurde, zumal dies nicht als Schwerpunkt für das Projekt gesetzt war.

### Assemblierer

Der Assemblierer ist dabei in der Lage aus einem Eingabeprogrammcode, welches Sprünge, Labels und Kommentare enthalten kann, einerseits Bytecode sowie eine Symboltabelle zu erstellen. Des Weiteren wird der assemblede Programmcode auch in korrekter VHDL-Syntax ausgegeben, sodass dieser zur Initialisierung einer Dual-Port-Blockram Komponente direkt eingebunden werden kann. Dabei wird der Assemblierer als Python-Script mit den Eingabewerten als Parametern aufgerufen:

```
$ python riscv_as.py -i {input} -o {output(vhdl)} -s {symbols} file -b {binary}
```

Die Symboltabelle gibt dabei Auskunft über die Speicheradresse eines im Programmcode definierten Labels. Aufgrund des modularen Aufbaus des Assembliers können Erweiterungen des Befehlssatzes sowie andere syntaktische Feinheiten dem Parsing- und Compilingprozess problemlos hinzugefügt werden.

### Simulator

Der Simulator ist als Backend-Erweiterung zum Assemblierer gedacht, da dieser mithilfe der Ausgabedateien den Programmablauf simulieren kann. Analog zu bekannten Debugging-Umgebungen unterstützt der Simulator das Setzen von Breakpoints sowie das Schrittweise Ausführen eines Befehls, während die verfügbaren Register direkt im Blick behalten werden können. Ferner ist es aber auch möglich, den Programmablauf nach einem bestimmten Zeitintervall automatisch zu unterbrechen oder aber bestimmte Eingabesignale zu stimulieren (auch hier kann mit einem beliebigen Zeitintervall gearbeitet werden). Das Python-Script des Simulators wird in Verbindung mit dem Assemblierer wie folgt aufgerufen:

```
$ python riscv_as.py -i {input} -o {output(vhdl)} -s {symbols} file -b {binary}
$ python riscv_simulation.py -s {symbols} -b {binary}
```

Dabei startet der Simulator an der Programmeinsprungsadresse und unterstützt die folgenden Befehle:

Befehl	Beschreibung
n	Führt nächsten Befehl aus
s	Führt Subroutine aus, ohne in diese zu springen
c	Setzt Programmausführung fort
printchars	Zeigt die Ausgabe der ASCII-Unit
bp label/offset	Neuer Breakpoint
pin show	Zeigt alle I/O-Signale
pin set pinid 0/1 [-d duration]	Setzt ein I/O-Signal auf einen Wert (ggf. für ein Zeitintervall in s)
m offset cnt [chunksize]	Stellt die Speicherzellen eines bestimmten Offsets blockweise dar
sleep duration	Unterbricht die Programmausführung nach einem Zeitintervall in s

Dabei wird durch die eben beschriebenen Befehle durch die Programmausführung navigiert, um so potenzielle Fehlerquellen zu entdecken und berichtigen. Zur Entwicklung des Demo-Programms hat der Simulator eine maßgebliche Rolle gespielt: Nur dank dessen Funktionalitäten war es überhaupt möglich mit vertretbarem Aufwand ein vergleichsweise komplexes, funktionstüchtiges Programm zu entwerfen.