架构说明与分工明细

马晋 2025 年 6 月 16 日

目录

1	214.1 4.0 4.2 4	4
	1.1 整体架构	
	1.2 创新点	
	1.3 计算方法	
	1.4 信号说明	4
	1.5 项目不足	
	验证方式	ţ
3	分工	ţ
	3.1 马晋	
	3.2 李亚飞	
	3.3 王俊涵	
	3.4 补充	
	3.5 贡献度: 仅供参考	

1 架构说明 2

1 架构说明

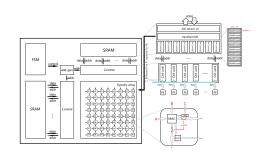


图 1: A/B/C 数据流向示意

1.1 整体架构

- transformAXI: 将 AXI 传递的信号进行转换: 针对 A,B,C 不同的类型进行不同的 转换
- A 传入了 SRAMA,B 传入了 SRAMB,C 传入了 systolic(但是为了不造成布线密集,C 一次只能向一个 systolic 传入 32bit)
- addrgen.sv: 生成取数的地址, 在 SRAMA, SRAMB 中取数
- PE.sv 单个的处理单元,systolic.sv:systolic array

1.2 创新点

- 采用了分块乘法的方式, 在最后阶段进行加法, 提高并行性
- 每个 PE 可以支持 1 个 FP16/FP32, 浮点乘法采用 pipeline 形式,4 个 INT4,INT8 的乘法,INT4,INT8 复用了加法器,FP16/FP32 复用了 MAC

1 架构说明 3

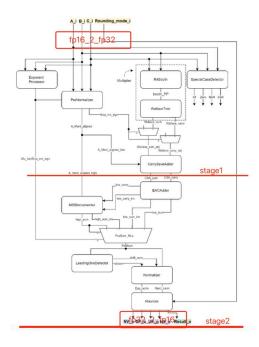


图 2: 3 种形状的运算

- 新增 addrgen 与 control 模块, 将复杂的逻辑与 PE 解耦合, 使得 PE 仅需提供简单的功能
- 将所有的 enable 使能信号也完全变成 systolic 形式, 从而不必关注 PE 内部各种 判断与 stall, PE 完全接受外部使能信号

1.3 计算方法

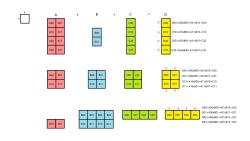


图 3: 3 种形状的运算

如图所示, 这里的 A,B,C 中的每一块都是 8*8 的矩阵, 从而对于 D 而言, 一共四块, 最后都存放在 PE 中的 regfile 上, 第一块的 (0,0) 存在 regfile 的 31 0bit, 第二块的 (0,0) 存在 PE 的 63 32bit, 依次类推

对于 FP32,FP16 而言, 需要考虑的是两级流水, 所以两次计算之间不能产生依赖, 这些已经由 addrgen 完成取数的无关性对于 INT8, 由于能一次算 8 个块乘法, 因此需要在最终加入一个累加阶段, 将 regfile 中的数进行累加, 这里巧妙地运用了 INT4 中最

1 架构说明 4

多每个结果只需要 16bit, 从而在 regfile 只有 128bit 的情况下, 复用了资源同时存 8 个 INT4 乘累加的结果

1.4 信号说明

para pkg.sv:

data_type: 0:FP32,1:FP16,2:INT4,3:INT8

compute_shape: 计算的是哪种类型的乘法:0:M32K16N8,1:M16K16N16,2:M8K16N32 AXI_in_t:AXI 需要传入 tensorecore 的信号, 作为一个接口, 我要构建 tensorcore 只关心这些信号

AXI_out_t:tensorcore 需要传出到 AXI 的信号, 作为一个接口, 我要构建 tensorcore 只 关心这些信号

其它重要信号在代码中有注释

transformAXI.sv:

传入了 256bit(rdbus 的带宽) 的信号, 现在需要将这些信号传递到 SRAM(A,B) 和 systolic(C) 中

addrgen.sv:

在从 systolic array 中接收到 en 后, 开始进行计算, 维护一个计数器 counter, 从而能够 实现有规律的取数逻辑

control.sv:

在从内存中取出数字后,按照类型进行一定的重排/复制

sram.sv:

这里实现了两个 SRAM(但我比较担心后面可能会被综合成寄存器)

SRAM_A: 由 8 个小 SRAM 组成,每个小 SRAM 由 8 个 bank 组成 (每个 bank4bit, 刚好最低支持 INT4),每个小 SRAM 作为对接 PE 的端口,其中写入逻辑用 FIFO 实现 (不对外提供写地址),对于一个 bank:要么写入 32bit,要么不写

SRAM_B: 由 8 个小 SRAM 组成, 每个小 SRAM 由 8 个 bank 组成 (每个 bank4bit, 刚 好最低支持 INT4), 每个小 SRAM 作为对接 PE 的端口,写入用 FIFO,对于一个 bank: 要么写入 4bit,要么不写

PE.sv:

作为一个 PE, 需要维护 register_pointer, 指向需要写入的寄存器 ENABLE.sv:

实现了信号的 systolic 传输

1.5 项目不足

• 目前我认为瓶颈主要在于取数带宽上, 对于我的 systolic 与调度能提供高性能计算, 在有多个 SRAM 取数从而隐藏传输延迟的情况下效果更佳

2 验证方式 5

• 由于我限制了 systolic 中的每个 PE 每次传入 C 只能写入 32bit, 又由于 AXI 取数方式的约束, 导致此时大大浪费了 AXI 的带宽, 后面我会对一些情况稍作改进, 但整体的大致逻辑不会改变

- 目前部分信号宽度太大, 我后面会优化变小
- SRAM 是存储资源最丰富的地方,目前来看可能很难综合成 SRAM,而是会变成 寄存器堆

2 验证方式

目前马晋已经完成了 tensorcore 本身的部分, 想要验证, 只需 cd tensorcore/rtl/verilator, make run 即可, 马晋配置了 verilator 环境, 在 tensorcore/.vscode/settings.json 中助教老师遇到任何关于 tensorcore 验证的问题都可以直接联系 imagine(ma15807252614) 验证所写的文件在 tensorcore/rtl/verilator/main.cpp 中, 助教老师可以用 main.cpp 的方式验证对于不同 datatype 和 matrix shape 的测试, 只需要移除部分注释即可, 注意其中的mixed 表示是否用混合精度训练, 混合精度下的 compute_type 与正常 FP16 相同, 就是mixed 信号置为 1, 注意同时更改 fmacase 中的类型, 混合精度为 <half,half,half,float,float>, 上面这四个分别对应于 A,B,C,D 的类型, 如果是 FP16, 则为 <half,half,half,half,half>, 如果是 INT4, 则为 <int4_t,int4_t,int4_t,int>

3 分工

3.1 马晋

- 完成了基本的 MAC 模块 (参考了多种版本 FP 的比较: 排除了 FPnew, 因为 FPnew 冗余过多及实现简单,pipeline 方式低效)
- MAC 模块 FP32 的 pipeline+MAC 模块中的加法部分 (同时支持 4bit 和 8bit)+FP16toFP32.sv
- transformtoAXI.sv+addrgen.sv+systolic.sv+control.sv+ENABLE.sv+tensorcore.sv, 从数据传入到数据写回
- 对整体的 tensorcore 进行了测试以及 debug, 包括找到部分 MAC 的错误
- 完成了 tensorcore 中 burst_num 和 burst_size 以及 systolic_time 和 waitwrite_time 的计算并加入
- 全局统筹项目

3 分工 6

3.2 李亚飞

• 完成了 tensorcore 中 burst_num 和 burst_size 以及 systolic_time 和 waitwrite_time 的计算并加入

- 完成了各种 axi 的逻辑
- 完成了 FP16toFP32 模块 +FP32toFP16.sv 从而组合出 MAC FP
- 组装了 MAC_FP 和 MAC_adder 从而完成顶层 MAC, 同时支持多精度 FP,INT
- 对整个 MAC 模块进行了测试以及 debug

3.3 王俊涵

- 完成了 mult_INT4(自写 testbench),mult_INT8(自写 testbench),CLA(自写 testbench),MAC(testbench 由马晋提供) 的验证
- 完成了 MAC 的综合 + 最终 top 的综合

3.4 补充

- 马晋和李亚飞参与了初步的架构构建,在这个过程中马晋提出了采用分块乘法并在最后阶段做加法的想法,两人确定了其中部分参数
- 马晋自己完成了最终的架构构建:考虑了数据排布的影响,否决了前面提出的矩阵 乘法的顺序
- 在最终的架构构建阶段, 考虑将 systolic 与 PE 的复杂性解耦合, 用 addrgen 专门 生成数据取地址, 大大提高了效率
- 马晋可能会考虑继续对于架构进行优化, 目前在 INT4 与 INT8 的情况下, 算力 » 带宽, 但是很容易将架构进行扩展, 利用多个 SRAM 使得算力得到充分运用

3.5 贡献度: 仅供参考

• 马晋: 72%

• 李亚飞: 23%

王俊涵: 5%