摘 要

现场可编程门阵列（Field Programmable Gate Array， FPGA）是一种可编程的超大规模集成电路，由于其芯片中包含了大量的可编程逻辑资源、存储资源、数字信号处理单元和可编程互联资源，如今，FPGA已经成为数字芯片设计中最重要的验证工具之一，甚至在许多对灵活性和功耗性能要求较高的应用场合，配置完毕的FPGA芯片可以直接作为产品进入市场。作为一种新型的超大规模集成电路，其中大量的逻辑、运算资源呈整列形式排列在芯片中，这种阵列架构使得FPGA具有特别突出的并行计算优势。在众多能够通过并行运算加速实现的算法中，卷积神经网络算法作为一种计算机视觉领域新兴算法，在图像识别领域，卷积神经网络能够达到较高的识别率，而且由于卷积神经网络固有的特性，能克服图像的位移和形变。

通过对FPGA内部资源和结构的详细分析，并结合对卷积神经网络运算的具体分析，我们发现，FPGA内部阵列排布的逻辑、运算资源与卷积神经网络中独立、重复执行的卷积运算有非常紧密的联系，通过FPGA对卷积神经网络予以实现，可以充分发挥卷积神经网络中这种并行特性。在考虑到FPGA芯片中基本逻辑单元的局限性之后，本文着重探讨围绕FPGA中大量存在的数字信号处理单元设计并行卷积神经网络基本运算单元。

通过详细分析卷积神经网络，在卷积神经网络最基础的卷积、非线性激活函数和子采样等基本运算的基础上，本文抽象出“从特征映射图到特征映射图”的运算层次。在这个层次上，运算的重复性很强，使用FPGA实现这个层次的运算，构成的运算模块可以经过最少的修改而适应整个卷积神经网络中多个不同卷积层的运算。因此，以该层次运算为基本单元，运算模块通过复制可以实现并行加速，同时也可以通过重用，实现串行运算，节省硬件资源。因此以该层次运算为基本运算模块实现，可以灵活地调整卷积神经网络硬件实现的并行程度，做到面积和速度之间的良好折衷。

在实现上述基本运算模块中，关键模块就是最基本的二维卷积器、非线性激活函数实现和子采样器。本文详细介绍了这些模块的FPGA设计方案，并且对于每个关键模块，本文都展示多种FPGA设计方案，从而满足并行、串行的结合，提供面积和速度折衷解决方案的要求。在二维卷积器的设计中，本文在分析流水线全并行卷积方案的特点之后，结合静态手势识别的具体应用场景，采用单窗口全缓存结构得到图像卷积窗口，通过对乘累加运算分组，实现串行、并行相结合的二维卷积器。在非线性激活函数的实现方面，本文介绍了主流的查找表实现、比特映射实现、分段线性拟合和泰勒展开近似等方案后，提出了复用式分段线性拟合方案和分段线性拟合与查找表相结合设计方案，并对后者进行了FPGA实现和详细的测试。在子采样模块设计方面，本文结合静态手势识别应用的具体场景，提出了换位缓存子采样方案并设计了该方案的FPGA模块，进一步地，通过分析该模块存储器特性，对该模块的时序约束提出了严格的要求，并通过工具进行时序分析。

最后，本文总结上述模块的的设计，并且将上述模块整合成完整的卷积神经网络芯片，并综合得到寄存器传输级（Register Transfer Level，RTL）电路，工具分析表明，该卷积神经网络芯片功能完整，功耗较低，能被应用与智能电视、机顶盒等智能家居平台或者智能手机等移动平台，作为卷积神经网络协处理器，实现多种识别、交互应用。

**关键词：**现场可编程门阵列；卷积神经网络；并行结构；芯片设计

Abstract

Field Programmable Gate Array (FPGA) is a kind of Very Large Scale Integrated circuits (VLSI). These days, FPGAs have already become one of the most verification tools in digital integrated circuits, for they embed vast number of logic resources, memory resources, digital signal processing (DSP) units and programmable interconnecting resources. Completely configured FPGAs can even be put into markets as products, when the application environment requires relatively high flexibility and energy performance. As one of the newest kinds of VLSI, the huge number of logic and computation resources that arranged in the integrated circuits, make FPGAs' array architecture possesses great parallel computing advantage. On the other hand, among a lot of algorithms that can be accelerated making use of parallel computing, the Convolutional Neural Network (CNN) is one of the state of the art algorithms in computer vision. In image recognition, CNN algorithms achieve very low error rate, besides, CNN algorithms overcome some considerable deformations in shapes and displacement of the target.

By studying the embedded resources in FPGAs and their structures, and analyzing the operations in the CNN algorithms, we notice that the array structures of the logic and computation resources in the FPGAs are extremely similar to the repeated and independent operations in CNN. Thus, mapping a CNN into an FPGA will extract the parallel advantage to the most extent. However, considering the limitations of a signal logic unit in FPGAs, this paper pay special attention to the designing of CNN basic operation unit by using the large number of DSP units embedded in FPGAs.

By studying CNNs carefully, this paper proposes the operation level: from feature map to feature map. This level is comparatively higher than the CNN basic operations: convolutions, nonlinear activation functions and subsampling. The operations from feature map to feature map is highly repeated, and an FPGA module can be adapted to many different layers in the whole convolutional neural network without much modification. FPGA modules realizing this level of operation can achieve parallel acceleration by copying themselves. On the other hand, these level of operations are so similar that the FPGA module can be reused and completes the computation in serial pattern, which saving the hardware resources. As a result, mapping this level of operation in FPGAs obtains a design of which the parallel degree can be adjusted flexibly. This is the tread off between area and speed.

When mapping the basic module into an FPGA, the 2D convolution units, nonlinear functions and the subsampling units are the key basic modules. This paper describes several FPGA schemes of each basic module. They meet the demanding of the tread off between area and speed, for either these schemes are parallel or serial designed. During the designing of 2D convolution units, this paper studies the full parallel pipe-lined convolution scheme, and considered the application of static hand pose recognition. Then the single window full buffered convolution units structure is proposed, the Multiply ACcumulators (MACs) are grouped and the parallel-serial computations are combined. When mapping the nonlinear activation function, this paper studies the main stream designs like: Look Up Table (LUT) method, bit mapping method, subsection linear fitting method and Taylor expansion approximation. Afterwards, this paper maps a hybrid design and a reusable subsection linear fitting design. Besides, the paper gives the testing details of the former design. In terms of subsampling unit, this paper proposes a reorder buffer specialized for the application of static hand pose recognition. Furthermore, by analyzing the memory feature in this module, some strict timing constraints are applied, and the timing performance is analyzed by the timing analyzing tools.

Finally, this paper concludes the designing and maps the complete CNN into an FPGA. The Register Transfer Level (RTL) circuit is synthesized by the designing tool, and the synthesize result shows the completeness and the low power consumption of the designed CNN integrated circuit. These two features ensure the CNN integrated circuit, as a CNN co-processor for recognition and interaction applications, can be embedded into platforms like smart TVs/TV boxes, or smart phones.

**Key words:** Field Programmable Gate Array (FPGA); Convolutional Neural Network (CNN); Parallel architecture; Integrated Circuit (IC) design

目录

[第一章 绪论 8](#_Toc437790824)

[1.1研究背景和意义 8](#_Toc437790825)

[1.2研究现状 9](#_Toc437790826)

[1.3本文的研究方向 10](#_Toc437790827)

[1.4本文的组织架构 12](#_Toc437790828)

[第二章 FPGA和卷积神经网络的详细介绍 13](#_Toc437790829)

[2.1FPGA的基本情况 13](#_Toc437790830)

[2.1.1FPGA的产生和发展 13](#_Toc437790831)

[2.1.2FPGA的应用情况 14](#_Toc437790832)

[2.2卷积神经网络的基本情况 14](#_Toc437790833)

[2.2.1卷积神经网络的产生和发展 14](#_Toc437790834)

[2.2.2卷积神经网络的应用情况 16](#_Toc437790835)

[2.3FPGA与卷积神经网络的结合 19](#_Toc437790836)

[2.3.1卷积神经网络计算的并行特点 19](#_Toc437790837)

[2.3.2FPGA与卷积神经网络相似的阵列结构 20](#_Toc437790838)

[2.3.3FPGA与卷积神经网络的结合 21](#_Toc437790839)

[第三章 静态手势识别网络及其关键电路模块的设计 24](#_Toc437790840)

[3.1卷积器 25](#_Toc437790841)

[3.2激活函数 29](#_Toc437790842)

[3.3子采样器 32](#_Toc437790843)

[3.4设计总结 33](#_Toc437790844)

[第四章 关键模块和系统的验证与测试 35](#_Toc437790845)

[4.1 卷积器的验证与测试 35](#_Toc437790846)

[4.2 激活函数的验证与测试 36](#_Toc437790847)

[4.2.1 激活函数模块误差来源的理论分析 36](#_Toc437790848)

[4.2.2 激活函数模块的实现情况和性能 38](#_Toc437790849)

[4.2.3 激活函数与卷积器级联后的误差分析 39](#_Toc437790850)

[4.3 子采样器的验证与测试 40](#_Toc437790851)

[4.4 系统验证与测试 41](#_Toc437790852)

[结 论 42](#_Toc437790853)

[参考文献 45](#_Toc437790854)

[攻读学位期间获得的学术成果 47](#_Toc437790855)

[致 谢 48](#_Toc437790856)

# 第一章 绪论

## 1.1研究背景和意义

随着集成电路工艺和技术的飞速发展，各种高性能、高密度的现场可编程门阵列芯片也发展迅速，其芯片中海量的可编程逻辑、运算资源和芯片本身的阵列结构，让这种产品具备灵活的并行运算能力，从而适合对某些计算并行性较高的模型或者算法在实现上进行优化加速。如今，集成电路生产工艺持续进步，借助最新的14纳米三栅极工艺，各大FPGA厂商的芯片产品快速迭代，而且不断针对不同应用，如车载电子系统等，提供了比较成熟的解决方案，如图1-1所示。如ALTERA公司通过FPGA提供的车载娱乐系统在视频输入、显示接口、图形加速、射频信号处理等方面都具有巨大的优势[1]。同时，FPGA的开发工具也向着提高与软件开发的兼容性而进步。Xilinx公司提出的高层次综合工具和All Programmable抽象化计划可以加速复杂的FPGA和SoC的开发[2]。

|  |
| --- |
| 图1- 1 FPGA提供的车载娱乐系统架构 |

人工神经网络，特别是卷积神经网络，是一种受到生物视觉神经网络启发而发展起来的计算机视觉模型，它通过模仿生物（人类）大脑通过视觉识别物体的方法，设计多层神经元模型，让计算机视觉识别系统能够提高识别率，并达到较强的抗位移和形变干扰的能力[3]。卷积神经网络通过对大量有标签样本数据的学习，而实现对图像中各种物体的识别。卷积神经网络这种计算机视觉模型的一个特点是其中很多层内的运算相互独立，模型有较高的并行特性，适合通过使用FPGA，充分挖掘卷积神经网络的并行特性，从而以较低的功耗，加速算法的运行，优化网络的实现。

比较成熟的卷积神经网络根据规模可以大致分为两类，大规模的网络用于识别较为庞大的图片数据库中图片的内容，比如某种在ImageNet数据库中做识别测试的网络能够识别数据库中1000类共一百二十万张图片，其前五选错误率约为17%。另一种规模较小的网络，如LeNet-5有更为明确的应用意义，专门用于识别手写数字图片。较高的正确率使得这种网络可以实际应用在现实生活中，完成某些实际任务。

特定功能的卷积神经网络应用在智能家居设备或者手持智能设备上可以提供一种全新的交互体验，实现更直观自然的交互方式。然而，上述智能设备一方面无法提供足够的功率，以满足用高性能并行计算平台（如GPU）实现的大规模网络；另一方面，这些平台所搭载的普通处理器通过串行方式实现小规模网络仍然需要耗费较多的时间。因此，使用FPGA实现的卷积神经网络芯片，能够充分发挥并行特性，高校地独立处理卷积神经网络的全部运算，从硬件角度，实现卷积神经网络在上述智能设备中的普遍应用，从而实现全新的交互体验。

## 1.2研究现状

本节将介绍卷积神经网络以及其硬件实现方面的研究现状。

自从1998年的LeNet-5[4]被成功应用在交易支票读取系统中以来，越来越多的卷积神经网络被应用到实际问题的解决中来。微软的手写识别系统和光学字符识别系统中应用了Simard和 Chillapilla等人的三种卷积神经网络[5][6]。谷歌街景中的人脸检测和车牌识别应用了Frome等人提出的神经网络[7]。而法国电信视频会议中的人脸识别系统应用到了Garcia等人提出的神经网络[8]。文献[9]中提出了面向智能环境下人机交互应用的手势和手型识别，文中采用的神经网络是对预处理过后的手势图像特征做分类，实现手势和手型的识别。其方案采用双目摄像头，图像处理和神经网络识别的模型用软件在PC上实现，对六类手型的识别，平均有94.8%的正确率。然而，该PC系统建立在OpenCV计算机视觉库和MATLAB摄像头校准工具包的基础上，而且采用双面摄像头，系统不适合向智能移动平台移植。另外，如果作为智能家用平台的部分组件，常用的嵌入式处理器无法达到PC处理器的运算能力，其性能将大打折扣。可见，卷积神经网络已经成为计算机视觉和图像识别领域重要的研究方向，其研究成果也已经可以被广泛地应用在现实生活中的方方面面。而适合智能家居平台和智能移动平台的硬件架构和方案尚需进一步探索。因此从这个角度入手，本文积极探索图像识别领域热门的卷积神经网络，在面向智能家居平台和智能移动平台方面，以专用协处理器芯片为实现载体的人机交互应用。

卷积神经网络硬件实现的工作早在20世纪90年代就已经有人涉足，当时贝尔实验室开发了人工神经网络芯片ANNA，该芯片通过数-模混合架构，实现了同时完成64个8\*8卷积的任务。这时对神经网络的硬件实现相对初级，运算能力较低，精度也无法达到较高水平，其状态表示用4bit量化，权重用6bit量化[10]。Antony等人[11]通过FPGA实现了多层感知器网络，并详细分析了定点数格式表示和浮点数格式表示以及串行实现和并行实现对硬件实现的神经网络的性能的影响。详细介绍一种用Xilinx Virtex5 FPGA实现的CNN向量处理器单元。该处理单元采用流水线式的缓存乘、加模块实现二维卷积操作，通过并行排列多个处理单元组成卷积神经网络协处理器，配合与上位机共用的片外存储单元块，FPGA可以完成卷积神经网络多个完整卷积层的运算，每层运算包含一个二维卷积运算，非线性激活函数运算和子采样运算。该系统可以完成对640\*480分辨率的图像中的人脸识别工作。Murugan等人在文献[12]设计了大量使用FPGA中DPS单元和片外DDR存储器的卷积神经网络协处理器，该协处理器同时完成4个二维卷积操作。其特点在于使用较低的数据精度，充分利用片外存储器带宽，让算法中最关键的中间数据缓存器可以放在分布式的片外存储器中。然而，为了实现复杂的运算模块控制，该设计仍然需要使用PC作为上位机，同时，上位机也参与了卷积神经网络的部分运算。若要将这种卷积神经网络协处理器应用于智能家居平台或者移动智能平台，尚需要较多的改动。Murugan等人的努力，为卷积神经网络协处理器确定了一些框架方面的参考，引导本文在探索面向人机交互的静态手势识别网络协处理器芯片的道路上做出正确的决策。

## 1.3本文的研究方向

目前卷积神经网络的一个主要的实际应用是在计算机视觉领域进行大规模的图片内容识别，涉及到的具体问题通常是输入海量的现实图片数据，或者从现实视频中提取的图片帧，利用卷积神经网络来训练并且识别图片中的物体，从而达到计算机理解现实场景的目的。此类应用的部署大多是前沿互联网公司或者科研机构，对于这些单位来说，大多数可以使用大规模的服务器、大量的显卡等先进设备来实现卷积神经网络的高度并行化训练和识别。其可行性不会受到太多挑战，且不太需要考虑功耗等问题。另一方面，对于手写数字识别这类简单应用，其应用场合是银行等金融机构，其平台可以是普通的PC机，以应用软件的形式投入实际应用。对于LeNet-5这样规模较小的网络，普通PC的运算能力完全可以在耗费较少运算资源的条件下，较快地完成任务。

然而对于智能电视、机顶盒等家用智能产品或者手机、平板等手持智能设备，它们对产品体积和整体功耗都有比较苛刻的要求，而且它们需要完成的任务也并不像手写数字识别那样简单。因此，它们对具备一定并行运算能力，并且功耗和体积都较小的专用卷积神经网络运算芯片有较高的需求

本文将针对家居智能平台或手持智能设备对新型人机交互方式的需求，对静态手势识别这一特定任务，设计类似LeNet-5规模的网络，并将整个网络实现在FPGA芯片中，从而实现快速、低功耗的交互应用。随即，本文提出面向个人应用场景的卷积神经网络应用芯片的概念，从应用和实现角度，拓展人工神经网络和FPGA相结合的现实意义。本文的研究思路示意图如图1-2所示，首先，本文关注FPGA的飞速发展和当下FPGA普遍的结构特点和应用场合；其次，深入探讨卷积神经网络各个层次的运算中可以独立并行进行的运算特征，并由这种并行特征和FPGA运算单元阵列的特征相结合，提出使用FPGA实现并加速卷积神经网络的思路。再次，结合上述讨论结果，设计有实际应用价值，并且适合FPGA实现的卷积神经网络，并且详细介绍该网络是如何逐步分模块在FPGA芯片上实现的，同时对设计结果进行性能方面的分析。最后，本文总结本次基于应用研究的设计成果，并重申面向个人应用场合的卷积神经网络芯片这一概念。

|  |
| --- |
| 图1- 2 研究思路示意图 |

## 1.4本文的组织架构

本文的结构按照如下思路组织：第一章，绪论：介绍FPGA与卷积神经网络的背景，两者相结合的意义和一些现有的应用情况。同时介绍本文设计的基于FPGA的卷积神经网络在现实中的应用价值。第二章，详细介绍FPGA的发展和应用；卷积神经网络的发展和应用，分析并挖掘卷积神经网络的并行特性，以及该特性与FPGA并行架构的结合点。第三章，详细介绍FPGA实现的卷积神经网络的技术要点，各个模块的设计方案，详细设计思路和设计过程。同时，对每一模块的实验和优化工作做了详细介绍。第四章，结论：总结本文设计的基于FPGA的卷积神经网络，同时提出对该网络的进一步设想。

# 第二章 FPGA和卷积神经网络的详细介绍

## 2.1FPGA的基本情况

FPGA是现场可编程门阵列的英文缩写，是最常用的可编程逻辑器件之一。随着集成电路工艺技术的飞速发展，FPGA芯片在资源，架构、性能、使用方法和应用场景方面都发生着巨大的变化。

### 2.1.1FPGA的产生和发展

FPGA技术是从可编程只读存储器和可编程逻辑器件这两项技术中发展出来的。可编程只读存储器和可编程逻辑器件这两项技术都要求产品能成批地在工厂中或者应用现场实现可编程功能，而可编程逻辑需要让逻辑门之间达成可编程的硬件连线。早在二十世纪80年代，可编程逻辑阵列、逻辑门、逻辑块等相关技术概念的专利就已经出现。Steve Casselman就曾开发过60万可编程门的计算器件并成功获得专利。

成立于1983年的Altera公司在1984年就生产了第一块可编程逻辑器件，该器件通过紫外照射可擦除编程只读存储器单元来实现器件的配置。Xilinx的Ross Freeman 和 Bernard Vonderschmitt于1985年发明了第一块商业化的FPGA。这块名为XC2064的FPGA拥有可编程逻辑门和逻辑门之间的可编程互连线，它的可编程逻辑门组成64个可配置的逻辑块，逻辑块中包含两个三输入查找表。这样的设计结构也成为后来FPGA的主流结构，各FPGA芯片均以类似结构的逻辑块为核心单元，辅以触发器、存储器，以及更高级的数值运算单元和嵌入式处理器等。

近年来，FPGA架构发生了翻天覆地的变化。在原有可编程逻辑块和可编程互连线的基础上，Altera的Nios II将软核用FPGA实现，以完成处理器与FPGA的结合[13]。新一代的FPGA将嵌入式微处理器和相关外围模块融合到芯片中,形成一个完整的系统——system on a programmable chip（SoPC）。这一结构的代表产品是Xilinx 的Zynq-7000 All Programmable SoC。该系统将一枚1.0GHz双核ARM Cortex-A9 MPCore处理器与FPGA芯片融合，这使得嵌入式设计师们能够更轻松地使用这款产品[14]。这种可扩展的处理器平台让系统架构师和嵌入式软件开发者能够使用串、并行结合的处理方式来实现其日益复杂的软件设计。另外Altera Arria V FPGA也将一枚800MHz的双核ARM Cortex-A9 MPCore处理器与FPGA芯片融合。也有其他厂商的产品将处理器核以及诸如多通道模-数/数-模转换器与FPGA融合。这种高度集成的产品能够降低功耗和冗余。而且减少了元器件数量，这就会避免了采用分立FPGA和CPU可能带来的成本高，系统庞大的缺点。而且现代电子产品中多数问题发生在芯片与PCB之间，而不是芯片内部，因此高度的集成化可以提高系统可靠性。

### 2.1.2FPGA的应用情况

FPGA最原始的应用是作为PCB胶合逻辑，与复杂可编程逻辑器件竞争。随着FPGA的规模、能力和速度的提升，才开始胜任越来越庞大的任务，进而形成完整的片上系统SoC。特别是到了二十世纪九十年代，专用乘法器等DSP模块被融入FPGA架构，FPGA开始承担越来越多的数字信号处理工作。

理论上讲，FPGA可以用于任何计算领域，其内部可以集成微处理器就是最直接的证明。而FPGA的真正优势在于，针对某些特定的应用场合，它们的运算速度会非常快，因为它们本身具有大量逻辑门，以及其并行性的本质。具体的FPGA应用场合有： ASIC原型设计，计算机视觉[15]，医学影像[16]等。FPGA的另一重要应用趋势就是对算法的硬件加速。这种加速是指设计者可以使用FPGA来加速某一算法的某些具体步骤，或者是将这种高性能的运算模块在FPGA和通用处理器之间实现共享。

从另一个角度讲，FPGA还较多地适用于小产量的纵向应用。因为对于小产量应用，每个可编程芯片的单位硬件成本是比生产专用芯片却无法形成市场规模时的单位硬件成本更低。而且，如今的成本与性能优势，正在不断地拓宽FPGA的应用领域，一些针对低端应用市场的低成本FPGA产品也不断涌现。

## 2.2卷积神经网络的基本情况

### 2.2.1卷积神经网络的产生和发展

1962年Hubel和Wiesel研究了猫视觉皮层细胞，并且提出了感受野(receptive field)的概念，1984年日本学者福岛在设计手写阿拉伯数字识别系统的时候，根据感受野的概念，提出了神经认知机(neocognitron)这个概念。这种神经认知机甚至能够识别形变比较严重的手写数字。福岛提出的神经认知机是一个层级结构的多层神经元网络，输入信息逐层通过网络被处理。网络中每个神经元选择性地对特定的激励模式做出反应。福岛的这个神经认知机是卷积神经网络的第一个现实网络，同时他也首次将感受野的概念应用在了人工神经网络中。近几年来卷积神经网络在许多领域不断取得进展，在语音识别、人脸识别、通用物体识别、运动分析、自然语言处理等方面均有突破。

卷积神经网络以待识别的图像直接作为输入，经过多个卷积层、子采样层和全链接层处理，得出识别结果。其中卷积层将输入的图像（这些图像可能是输入层的原始图像，也可能是前一个卷积层或子采样层处理后的特征映射图）与若干个卷积核分别做卷积，输出相应数量该层的特征映射图。图2-1表示1-to-n和m-to-n两种卷积示意图。子采样层的操作一般被称为池化，该层对卷积层输出的若干个特征映射图做减采样操作。一般情况下是对输入图像分为2\*2像素的小块，每块对应的输出图像素为这一小块四个像素的和或最大值，根据取值的方法不同，分别被称为“和子采样”或“最大值子采样”，其运算示意图如图2-2所示。卷积层或子采样层输出的每个特征映射图的每个像素，一般会加上一个与生成该特征映射图的卷积核相对应的的偏置，并且将每个像素带入一个激活函数，函数的输出作为该层最终输出的特征映射图的像素值。这里激活函数的选择可以是多种多样的，它们分别有各自的优缺点。Sigmoid函数曾被认为是神经网络的核心所在，从数学上来看，非线性的Sigmoid函数对输入为0附近的信号增益较大，对输入远离0的区域的信号增益小，在信号的特征空间映射上，有很好的效果。从神经科学上来看，0附近的区域酷似神经元的兴奋态，远离0的区域酷似神经元的抑制态，因而在神经网络学习方面，可以将重点特征推向0附近的区域，将非重点特征推向0附近的区域。双曲正切函数形状与Sigmoid函数基本一致，只是小于零的部分会趋近于-1，适用于数据标签是-1到1的情况。Sigmoid函数和双曲正切函数的图像如图2-3所示。如图2-4的ReLU函数对比Sigmoid之类的函数，主要变化有三点：单侧抑制；相对宽阔的兴奋边界；稀疏激活性。另外，相比于普通的Sigmoid函数，采用ReLU激活函数的神经网络能更快地学习特征。经过多个卷积层和子采样层的处理，每个特征映射图的尺寸最终会很小，而其数量会很多，这就是原始输入图像经过特征提取后得到的抽象特征。最后这些特征将被送入一个或几个全连接的传统神经网络进行分类，得到最终的识别结果。

|  |
| --- |
|  |

图2- 1 1-to-n和m-to-n两种卷积示意图

|  |
| --- |
| 图2- 2 子采样运算示意图 |
| 图2- 3 Sigmoid函数图像、双曲正切函数图像和ReLU函数图像（右图红线） |

### 2.2.2卷积神经网络的应用情况

以图像本身直接作为神经网络的输入，由于图像像素数量大，因此全连接的传统神经网络就需要数量非常巨大的权值参数。以100\*100的图像（共1万个像素）为例，全连接网络需要1亿个参数，使得每个神经元与输入图像的每个像素相连接。然而我们知道，图像的空间联系往往是局部的，每个神经元并不需要对图像全局做出反应，而通常只需要对图像的一小块做出反应。结合感受野的概念，假设我们只需要对图像中一个5\*5的小块做出反应，而且，每个特征映射图对输入图像做出相同的反应，也就是一个特征映射图共享一组25个权值，这样多个特征映射图（这里假设有6个）就只需要150个参数。这就是卷积神经网络中权值共享所带来的好处——大大减小了网络的规模。总结下来，结合局部感受野、权值共享以及子采样这三大主要思路，就获得了卷积神经网络的图像识别能力，并且，这种识别能力在某种程度上达到了位移、尺度、形变不变性。

正因为网络规模的缩小和对位移、尺度变化与形变的一定程度的抵抗能力，使得卷积神经网络成为目前应用最广泛的深度神经网络之一。作为最经典的手写数字识别网络之一，于20世纪九十年代由LeCun提出的LeNet-5，其识别准确率已经达到相当高的水平，已经在美国银行系统内用于识别支票上的手写数字。该网络结构示意图如下，不包括输入层的情况下，共有7层，输入32\*32像素的图像。每个卷积层卷积核大小为5\*5像素；每个子采样层做加和子采样，各个子采样窗口之间没有重叠部分，子采样结果乘以系数并加偏置；激活函数采用Sigmoid函数，在子采样层之后，卷积层不设置激活函数。网络第一个卷积层输出6个特征映射图，第二个卷积层输出16个特征映射图，然而，第二个卷积层的输入是与前一层输出的6个特征映射图中的部分连接的，其连接情况可以用表格2-1来表示。

例如，第二个卷积层的第一个卷积核就是将前一层输出的前三个特征映射图分别卷积一次，并且将卷积结果叠加起来得到本层的第一个特征映射图。网络最 后的传统神经网络是两个全连接层。这种全连接层的输入是最后的卷积层输出的特征映射图，一般情况是将最后所有的特征映射图的每个像素顺序排列成一列，输入给全连接层。而LeNet-5最后一层卷积层稍微特殊，其最后一个卷积层输出的特征映射图都只有一个像素。网络的输出是一个10元向量，通过选取10个元素中最大或最小的一个值来确定网络识别的结果。

表2- 1特征映射图连接方式

|  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- |
|  | 0 | 1 | 2 | 3 | 4 | 5 | 6 | 7 | 8 | 9 | 10 | 11 | 12 | 13 | 14 | 15 |
| 0 | √ |  |  |  | √ | √ | √ |  |  | √ | √ | √ | √ |  | √ | √ |
| 1 | √ | √ |  |  |  | √ | √ | √ |  |  | √ | √ | √ | √ |  | √ |
| 2 | √ | √ | √ |  |  |  | √ | √ | √ |  |  | √ |  | √ | √ | √ |
| 3 |  | √ | √ | √ |  |  | √ | √ | √ | √ |  |  | √ |  | √ | √ |
| 4 |  |  | √ | √ | √ |  |  | √ | √ | √ | √ |  | √ | √ |  | √ |
| 5 |  |  |  | √ | √ | √ |  |  | √ | √ | √ | √ |  | √ | √ | √ |

《ImageNet Classification with deep convolutional neural networks》一文中设计的卷积神经网络在imagenet数据库上训练了一个卷积神经网络[17]。该网络有六千万个参数，六十五万个神经元，网络包含5个卷积层，其中的3个卷积层之后设置了最大值子采样层，网络最后有三个全连接层和一个一千类的softmax层。网络中使用的激活函数是ReLU函数。表格2-2详细地说明了这个网络各层的配置情况。下面结合表格2-2所示的各个卷积神经网络层，说明该网络的连接情况。

表2- 2 卷积神经网络各层配置情况

|  |  |  |  |  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- | --- |
| 层序号 | 1 | 2 | 3 | 4 | 5 | 6 | 7 | 8 |
| 层名称 | 卷积1 | 卷积2 | 卷积3 | 卷积4 | 卷积5 | 全连接6 | 全连接7 | 全连接8 |
| 输入数据 | 224\*224像素\*3（RGB）图像 | 48\*2个55\*55尺寸的特征映射图 | 128\*2个27\*27尺寸的特征映射图 | 192\*2个13\*13尺寸的特征映射图 | 192\*2个13\*13尺寸的特征映射图 | 4096个数据 | 4096个数据 | 4096个数据 |
| 操作1 | 卷积（核尺寸：11\*11\*3，步长：4，共96个） | 卷积（核尺寸：5\*5\*48，步长：1，共256个） | 卷积（核尺寸：3\*3\*128，步长：2，共384个） | 卷积（核尺寸：3\*3\*192，步长：1，共384个） | 卷积（核尺寸：3\*3\*192，步长：1，共256个） | 点乘 | 点乘 | 点乘（softmax） |
| 操作2 | ReLU | ReLU | ReLU | ReLU | ReLU | ReLU | ReLU | ReLU |
| 操作3 | 最大值子采样 | 最大值子采样 | — | — | 最大值子采样 | — | — | — |
| 操作4 | 归一化 | 归一化 | — | — | — | — | — | — |
| 中间数据 | 48\*2个55\*55尺寸的特征映射图 | 128\*2个27\*27尺寸的特征映射图 | 192\*2个13\*13尺寸的特征映射图 | 192\*2个13\*13尺寸的特征映射图 | 4096个数据 | 4096个数据 | 4096个数据 | 1000个识别结果 |

第一层224\*224像素\*3（RGB）图像通过卷积1层（该层包含最大值子采样层）之后分为两组，每组输出48个特征映射图。第二层将前层的两组输出分别通过卷积2层（该层包含最大值子采样层），各组之内的卷积是全连接的，组之间无连接，每组输出128个特征映射图。第三层将前两组输出全连接地通过卷积3层，无视分组，卷积全连接，输出则仍然分为两组，每组192个特征映射图。第四层和第五层都分组做卷积，组内全连接，组间无连接，在第五层最后通过一个最大值子采样层，并将两组输出合并，拉成4096个元素的列向量。第六层和第七层是全连接层，不分组，每层都输出4096个元素的列向量。第八层是softmax全连接层，输入前一层的4096个元素，输出1000个元素的分类识别结果。这个网络在LSVRC-2010 contest测试集上得到了前五选错误率17%的结果，即网络输出最大的5个数值的标签包含了数据真实的标签，则为前五选正确。这个测试集包含了一百二十万张图片，共分为一千类。

## 2.3FPGA与卷积神经网络的结合

### 2.3.1卷积神经网络计算的并行特点

从以上的介绍我们可以总结出，卷积神经网络的计算由大量的二维图像卷积构成。分析整个网络的数据流和运算特点可以将卷积神经网络涉及的并行运算分为一下四类：位计算并行，卷积运算内的并行，同一层中各卷积运算之间的并行，各层之间的并行。文献[18]中，提出了五层并行层次结构，详细区分了神经元节点之间的并行结构与层内并行结构。其神经元节点之间的并行结构主要针对网络输出层的传统全连接层中的各个节点，提出这类数量众多的节点对网络并行性有至关重要的影响。然而本文认为，网络输出层的传统全连接网络运算方式与卷积层的卷积运算有极大的相似之处，完全可以通过控制卷积器的输入，几乎不加修改地将卷积器移植到全连接层，完成全连接层的各种运算。因此在FPGA实现过程中，并不需要专门区分这一层次的并行结构，该层的并行性，可以归纳到卷积运算内的并行结构这一层次。由于卷积神经网络属于深度网络，其规模都相对较大，在现有的软硬件条件下，是不可能完全并行实现，选择合适的并行层次结构和并行规模，设计并行运算单元，才能在FPGA等嵌入式平台上实现卷积神经网络运算加速，并且得到比较优秀的性能。下面就从上述四类并行层次入手，详细讨论各类并行层次的计算特点。

（一）位计算的并行。由于FPGA是数字化的信号处理方式，运算中各个操作数都是二进制表示，通过分析各操作数本身的二进制表示，可以从位运算的角度实现并行计算。具体来讲，就是设计性能更高的数字信号处理单元，如多位全加器、乘法器等。也就是说，这个层面的并行化是数字电路底层设计的范畴。由于现代化的FPGA中大量使用嵌入式DSP单元实现高性能的多位全加和乘法，该层面的并行化不是本文讨论的重点。

（二）卷积运算内的并行。一个典型的二维卷积运算由图2-5所示，卷积核扫过被卷积的图片，3\*3大小的卷积核内的每一个点，与图像中被卷积核覆盖的3\*3大小的范围内的每一个像素分别做乘法，并将9个乘法结果加起来得到一个卷积输出，图中*x1=1*，*x0=0*。由此可以看出，这就个乘法相互独立，可以同时进行，这是卷积运算内部的并行实现依据。

|  |
| --- |
| 图2- 5 二维卷积运算示意图 |

（三）同一层中各卷积运算之间的并行。由前文所述，在同一卷积层内，可能存在着两种卷积情况：一、同一个输入图片被不同的卷积核卷积得到不同的输出特征映射图；二、不同的输入图片（前一层输出的多个特征映射图）被相同的卷积核卷积，并将结果相叠加。这样两类层内卷积运算都是相互独立的，这里将得到一个特征映射图的整个过程看作一个卷积运算，则每个卷积运算顺序的改变，只影响中间数据缓存的形式，不影响最终结果。因此，这些卷积运算也是可以同时进行的，这便是同一层中各卷积运算之间的并行计算依据。

（四）层间的并行。一般来说，卷积神经网络是一种多层的网络结构，各层在结构上也有较大的相似性。但是，由于整个网络中的数据是层层递进地传播和处理，前后层之间的运算有很强的相关性，因此层间计算的并行性很低，基本不存在前后层并行处理的可能。然而，由于训练好的网络参数在各层之间基本没有任何相关性，层间的并行主要可以体现在系统初始化时装载网络参数的阶段，网络各层的各种参数可以同时并行加载。

### 2.3.2FPGA与卷积神经网络相似的阵列结构

目前FPGA基本逻辑单元的结构主要由一个多输入（四输入或六输入）查找表，一个可编程寄存器和一些可编程互连线组成，用于实现简单的组合逻辑或者比特的寄存。Xilinx公司的FPGA中的Slice比上述基本逻辑单元稍加复杂，由两个4输入的函数、进位逻辑、算术逻辑、存储逻辑和函数复用器组成。算术逻辑包括一个异或门（XORG）和一个专用与门（MULTAND），一个异或门可以使一个Slice实现2bit全加操作，专用与门用于提高乘法器的效率；进位逻辑由专用进位信号和函数复用器（MUXC）组成，用于实现快速的算术加减法操作；4输入函数发生器用于实现4输入LUT、分布式RAM或16比特移位寄存器（Virtex-5系列芯片的Slice中的两个输入函数为6输入，可以实现6输入LUT或64比特移位寄存器）；进位逻辑包括两条快速进位链，用于提高模块的处理速度。ALTERA公司的FPGA在基本逻辑单元的基础上，用16个逻辑单元配合以内部控制信号和互联同路，组成逻辑阵列，以实现稍微复杂的逻辑功能。逻辑单元结构图如图2-6所示。

|  |
| --- |
| 图2- 6 逻辑单元结构图 |

### 2.3.3FPGA与卷积神经网络的结合

再次审视卷积神经网络的运算结构，可以清楚地发现，卷积神经网络的运算由大量以“乘-累加”为基本单元的神经元运算组成，每个单元所做的运算操作高度重复，且同一个卷积层内的各个“乘-累加”运算相互独立，可以同时进行，不分先后。这种由大量重复基本单元组成复杂系统的结构，与FPGA中以逻辑单元阵列和可编程互连线组成复杂数字系统的结构高度相似，因此可以很直观地想到，FPGA芯片适合于实现卷积神经网络，由FPGA实现的卷积神经网络能够充分结合两者的并行特性，发挥并行优势。

从上述对FPGA基本逻辑单元结构和规模的描述中，我们可以看出，一般情况下，为了保证较高的运算精度，一个卷积神经网络神经元运算单元是难以用单个逻辑单元甚至Slice或者逻辑阵列实现的。然而，当我们重新审视目前业界普遍推广的FPGA产品时不难发现，FPGA厂商为了提高其产品对大规模乘法、乘-加运算的性能，以便在数字信号处理领域有更高的竞争力，普遍将一定规模的多位乘法器以及专用的DSP单元以硬核的方式，嵌入到FPGA芯片中，构成数字信号处理单元。以ALTERA的Stratix IV为例，该系列FPGA内拥有多达1360个18\*18乘法器，其DSP单元可以完成高分辨率视频处理，数字上、下变频和多采样率滤波等众多数字信号处理功能。FPGA内嵌DSP单元的结构图如图2-7所示。而这种高性能乘法、乘-加功能的实现，正是人工神经网络特别是卷积神经网络运算最需要的。从FPGA的内部结构看，这些内嵌的硬件乘法器仍然是以整列方式，排列在整个芯片中，能够方便地实现与片内其他逻辑资源的互联。因此，围绕着FPGA中的硬件乘法器来设计卷积神经网络的神经元和网络层次结构，规避了当前FPGA产品中单个逻辑单元或Slice资源不足的瓶颈，在运算精度和网络实现的并行度上取得了很好的折衷。

|  |
| --- |
| 图2- 7 FPGA内嵌DSP单元结构示意图 |

目前，高端水平ALTERA Stratix10的百万门级FPGA可以提供5,510,000基本逻辑单元，137Mbits的块状存储空间，以及接近两千个数字信号处理模块和接近四千个18\*19位乘法器硬核。这样规模的FPGA芯片，足以胜任以一个完整的卷积神经网络运算层（卷积层、激活函数和子采样层一起）为单位来完成硬件实现。对于LeNet-5这样规模比较小的网络，通过适当的串行结构配合，在单个芯片内高性能地实现完整的网络运算，不再是一个难以达到的要求。

然而，考虑到规模、性能、功耗等问题的折衷，应对各种限制的设计方法仍然应该被具体考虑，从而在设计过程中达到相应的指标。因此，本文的卷积神经网络各层模块设计中，均讨论多种设计方案，并比较各方案在性能、规模等方面的优劣，方便读者能根据具体设计要求，挑选设计方案。

# 第三章 静态手势识别网络及其关键电路模块的设计

随着Kinect体感外设的问世，越来越多的电子信息技术成果被应用到非接触式人机交互领域，其中以手势识别为代表的体感应用，成为了继人脸识别、语音控制之后，非接触式人机交互领域备受瞩目的应用研究方向。随着学术和产业各界在人机交互方向的投入越来越多，各种非接触式人机交互产品也逐渐走入人们的视野。在众多非接触式人机交互方案中，人的静态手势有着简单明确的特点，因此静态手势作为一种非接触式交互手段，可以非常直观地完成多种指令和控制，充分发挥非接触式人机交互直观性、易用性的优势。而且，静态手势对使用者来说，容易掌握，动作幅度小，不易产生疲劳状况，用户对相应产品的持续使用意向更强烈，不同于一些常见的手势操作产品，容易给用户带来手臂疲劳等问题，导致用户在对产品新鲜感降低后，直接放弃相关功能的使用。

在静态手势识别问题中，静态手势图像经过简单的预处理，如肤色提取、尺度缩放和动态范围归一化等，得到的图像形式类似MNIST手写数字训练库中的手写数据图片。因此本文设计的网络类似与LeNet-5。为了适应硬件串行、并行组合实现，本文将静态手势识别网络的输入设计为28\*28像素的静态手势图片，第一层通过核尺寸为5\*5，步进为1的卷积得到6个特征映射图，经过2\*2尺寸、步进为2的加和减采样后，送入网络的下一个卷积层。第二个卷积层接受上一层的6个12\*12像素的特征映射图，通过核尺寸为5\*5，步进为1的卷积，得到12个特征映射图，这里6个输入到12个输出是全连接的，其组合方式可以从图3-1的伪代码中直观理解。第二个卷积层输出的特征映射图经过2\*2尺寸、步进为2的加和减采样后得到12个4\*4尺寸的特征向量，将这些特征向量中的元素全部送入全连接的softmax网络，进行分类，得到最终的识别结果。

|  |
| --- |
| *for j = 1 : 输出图个数*  *初始化中间变量 z*  *for i = 1 : 输入图个数*  *z = z + 第i个输入图（卷积）第j个卷积核;*  *end*  *第j个输出图 = Sigmoid（z + 第j个偏置）*  *end* |

图3- 1中间卷积层输入特征映射图到输出特征映射图的伪代码

设计中，第二个卷积层与前一层输出特征映射图全连接，从而保证第二层卷积运算的数量恰好为第一层卷积运算数量的整数倍，这样的设计，如果采用串行架构，能完全复用第一层卷积运算硬件模块，降低系统协调难度；如果采用并行架构，则能通过对第一层卷积运算硬件模块的复制和简单的参数修改而实现，大大降低了系统设计难度，进而缩短了系统调试时间，缩短开发周期。

## 3.1卷积器

卷积神经网络涉及的一个核心运算是图像的卷积运算，图像卷积运算将图像处理和传统神经网络巧妙地结合起来。卷积神经网络正是借助卷积核和卷积运算实现了感受野的概念。同时，也正是借助卷积核和卷积运算，实现了卷积神经网络权值共享，减少了网络参数数量的。如公式（3-1）所示的图像卷积运算即二维卷积运算，在数字图像处理领域有着非常广泛和成熟的应用。其为计算第*i*行第*j*列的卷积结果，*x*为输入图像，卷积核尺寸为*K­­2* 大小。

|  |  |
| --- | --- |
|  | 公式（3-1） |

图像的空间域滤波处理就大量地使用到了二维卷积运算，通过调整卷积核的内容，二维卷积运算可以实现图像的高、低通滤波，边缘检测，形态学滤波等多种实用的处理。而在卷积神经网络中，多种卷积运算的本质也是对输入图像的各种空间域滤波和边缘检测，从而实现对图像数据中提取多种特征，以便网络最后的全连接层实现对图像的分类识别。

在卷积神经网络中，大量的二维卷积运算成为整个识别算法中运算最为密集的部分。二维卷积运算虽然在数学上非常简单，但是对于硬件的实现，则有非常多的内容需要考虑，才能以较高的效率完成这种简单的运算。这些需要考虑的内容包括前端数据流馈入的形式（这种形式包括数据流量，数据格式和数据流时序等），数据处理对运算时间和硬件资源的要求等。根据实际情况，具体分析上述条件，是设计高效硬件卷积器的必然要求。下面将结合本文提出的卷积神经网络应用芯片，从数据流的缓存和卷积运算两个角度详细地讨论卷积器的设计与实现。

如前文公式所示，在计算一个像素点的卷积结果*Ym,n*时，计算单元需要获得输入像素点*Xm,n*以及它周围*K2-1*邻域的*K2*个数据，然后与卷积核中的*K2*个权值对应相乘再累加。首先考虑系统前端输入数据是以数据流形式给进的，即像素数据从前端缓存中只能每个时钟一个像素按照从左到右从上到下的顺序逐个流入，要同时获得一个卷积窗口中的*K2*个数据，必须对输入数据进行缓存，通过如图3-2的行缓存结构，在寄存器id0~id8上面，可以获得一个大小为3\*3的卷积窗口的图像数据。不考虑图像边缘的情况下，在初始等待*(K-1)\*M+K*个时钟之后，卷积窗口可以每个时钟向后（从左到右，从上到下）移动一个像素的位置，从而实现每个时钟都能得到一个新的卷积窗口的全部数据。这里*M*为输入图像的列数。这种情况下，后续的卷积运算单元（乘-累加单元）若能在一个时钟内完成*K2*个乘法和一个*K2*路并行加法，则可以实现每个时钟一个卷积结果的数据吞吐量，同时通过简单的数据使能标志，这个卷积层模块便可以高效地完成一张特征映射图的运算。通过对权值寄存器的更新或者对该卷积层模块的复制，即可串行或者并行地计算一个输入图像的多个输出特征映射图。这样的卷积层架构对输入数据的带宽要求最低，但有着在此限制下最高的并行性能。其主要缺点在于对硬件资源的大量需求，随着卷积核尺寸的增大，资源消耗呈平方关系增长，同时，大量的并行数据流对芯片内时序同步的要求大幅提高，极大地限制了系统时钟的频率，不利于硬件并行优势的充分发挥，反而凸显了并行数据流所带来的缺陷。

|  |
| --- |
| 图3- 2 行缓存结构 |

为了避免上述并行数据流时序同步问题，本节提出串行-并行结合的设计思路。在计算卷积核尺寸为*K2*的卷积运算时，如图3-3将乘法运算分成等量的*K*组，每组的*K*个乘法和加法运算通过乘-累加（MAC）单元串行完成，最后将*K*组乘-累加结果并列相加。该模块数据时序的具体设计如图3-4所示。次方案通过牺牲一定的并行程度，换取了硬件资源的节省和时序要求的降低，进而提升了系统时钟的频率限制，在不考虑其他要求的条件下，可以通过提高系统时钟，达到更高的性能。在实现该串行-并行结合方案的时候，通过对卷积运算模块时钟频率的*K*倍频，即可保证输入、输出数据流的速度不变。而实际情况下，由于完成卷积运算后需要将乘-累加结果代入激活函数，实际倍频频率会略大于*K*倍。

|  |
| --- |
| 图3- 3串行、并行相结合的卷积模块核心架构 |
| 图3- 4 串行-并行相结合的卷积模块数据时序设计 |

在实际应用中，由于资源成本的更严重限制等原因，也可能需要进一步牺牲并行特性，将*K2*个乘法和加法运算用如图3-5所示的一个乘-累加单元架构，完全串行地实现，这种情况下，就需要对卷积运算模块的时钟做大于等于*K2*倍的倍频。而多个输出特征映射图的计算，仍然可以通过更新权值寄存器或复制该卷积层模块来按需求实现。根据面积-速度的折衷规律，灵活地组合完全并行卷积模块、串行-并行结合卷积模块和完全串行卷积模块，便可以设计出最符合实际需求的卷积层模块，灵活按需地解决嵌入式平台上卷积神经网络芯片的设计难题。

|  |
| --- |
| 图3- 5乘累加（MAC）模块 |

另外，文献[19]中提出的流水线全并行卷积运算单元如图3-6所示，则巧妙地将缓存结构和乘-累加运算单元相结合，避免了对*K2*路数据做并列加法，使用*K2*个乘法器和*K2*个加法器，规避了大量并行数据流时序同步难的问题。在如今FPGA内部计算单元数量较多的普遍现实下，这成为一个非常高效的并行卷积方案。

|  |
| --- |
| 图3- 6流水线全并行卷积运算模块 |

最后，如果前端输入的数据流可以同时*K*路流入，则可以将二维卷积运算转化为*K*个一维卷积，该情况类似与上述串行-并行结合的卷积架构，只是此时前端同时流入*K*路数据，不需要缓存*(K-1)\*M+K*个像素，既可完成一个窗口的卷积运算，也不需要对卷积运算单元的时钟进行倍频。

## 3.2激活函数

非线性的激活函数在各类人工神经网络中被普遍应用，将非线性因素引入人工神经网络，使得人工神经网络能够对被识别物体在输入图像中位置的变化进行一定程度的适应，以便网络能够适用于更多的场合，更好地解决各种实际问题，其中Sigmoid激活函数被广泛应用于各种神经网络中。Sigmoid函数是一个单极性激活函数，其表达式为公式（3-2）。

|  |  |
| --- | --- |
|  | 公式（3-2） |

函数图像如图3-7所示。作为一个典型的非线性函数，Sigmoid函数在数字电路中的实现成本是很高的，因为函数运算中涉及一个指数运算和一个除法运算。在数字电路硬件上实现这些非线性函数的方法主要有如下几种方案：查找表实现、比特映射实现、分段线性拟合和泰勒展开近似，以及上述方法的混合实现。本节将详细说明Sigmoid函数的两种数字电路设计实现方式，它们分别采用分段线性拟合与查找表相结合的方案和复用式分段线性拟合方案。

|  |
| --- |
| 图3- 7 Sigmoid函数图像 |

观察Sigmoid函数图像我们发现如下两个事实：1）函数图像关于点(0,0.5)对称，即*f(x)=1-f(-x)*。2）函数图像在自变量*x*接近0的位置比较直，近似于一条过点(0,0.5)，斜率为0.25的直线，而在自变量稍微远离0的位置弧度比较明显，当自变量再大一些的时候，函数图像比较平，接近于*f(x)=1*或*f(x)=0*。由此我们可以得出结论，可以只计算自变量大于零的部分，小于零的部分可以很容易通过对称关系得到；在函数输入不同自变量的时候，应该采取不同的实现方案，从而达到最优的性能。这就是分段线性拟合与查找表相结合设计方案的理论基础。

在函数图像中线性度较好的区域采用线性拟合，在线性度相对较低的区域采用查找表实现，可以充分节省逻辑资源，提高精度。根据图像形状，这里将自变量大于零的部分分为三段： 0≤x<1和x≥8，这两段图像接近直线，用线性拟合可以直接将自变量简单地与固定的斜率相乘得到输出或者直接得到输出；1≤x<8，这一段图像弧度明显，采用查找表实现可以避免计算多段拟合直线，耗费过多逻辑资源用于乘、加运算和比较运算。具体设计思路如下：

1. 将输入的二进制补码表示的数据转换成原码，即求其绝对值。
2. 用两个比较器，将输入分为三类，即上述三个分段。
3. 将绝对值数据乘以固定斜率，同时也将绝对值数据输入查找表，得到两个候选结果。
4. 根据前一步的分类（分段）结果，选择候选结果作为中间结果。
5. 用公式*f(x)=1-f(-x)*换算中间结果，得到第二步候选结果。
6. 根据原始数据的符号选择最终的输出结果。
7. 该原理的伪代码和设计框图则如图3-8所示。

对于复用式分段线性拟合，因为段拟合都是使用二维直线，二维直线可以用一个乘法和一个有符号加法来实现，若在每段拟合运算中使用同一个硬件和相应不同的斜率、截距参数，则可以只用一个乘法器、一个加法器、一个多路选择器、一个编码器和若干比较器实现，实现精度要求从两方面影响资源使用情况：一，输入、输出的量化位数影响每一个运算器的规模；二，分段数量只影响多路选择器、编码器的规模和比较器的数量。分段数和各运算器数量关系如表3-1所示。该设计模块框图如图3-9所示。

表3- 1 复用式分段线性拟合方案中分段数和各运算器数量关系

|  |  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- | --- |
| 分段数 | 多路选择器输入个数 | 多路选择器选择端位数个数 | 编码器输入比特数 | 编码器输出比特数 | 比较器个数 |
| N | N | log2(N) | N | log2(N) | N |

|  |
| --- |
| *载入查找表**;*  *求输入P的绝对值;*  *if(输入的绝对值 < 1)*  *中间结果 = 0.24 \* 输入的绝对值 + 0.5;*  *else*  *if(输入的绝对值 < 8)*  *中间结果 = 非线性查找表（输入的绝对值）;*  *else*  *中间结果 = 1;*  *end*  *end*  *if(输入为负) X=1-Xi;*  *else X=Xi;*  *end* |

图3- 8 分段线性拟合与查找表相结合设计方案的伪代码

**输入**

|  |
| --- |
| **符号位**  **结果**  **（不可能）**  **斜率k（第一段线性拟合部分）**  **转成负数**  **查找表**  **符号位** |

图3- 9分段线性拟合与查找表相结合的模块设计

## 3.3子采样器

本文设计的卷积神经网络的子采样层采用加和子采样，采样区域为2\*2像素，区域不重叠，即在横、纵方向的步长都为2。加和子采样的实际意义与平均值子采样类似，就是对感兴趣点的邻域计算均值，经过子采样后，降低了输出特征映射图的分辨率，也就降低了卷积神经网络对待识别的物体在输入图片中位置变化的敏感度，让卷积神经网络具有了一定程度的抗输入图形畸变的能力。

子采样的核心在于获取图像中一个2\*2的图像区域，由于整个运算过程中，像素数据是以数据流的方式流入，获取这个2\*2图像区域的像素数据时就遇到了与卷积运算相同的难题。当然，这里也可以采用行缓存的方案予以解决，要获得一个2\*2的图像区域，只需要缓存一行的图像数据即可，但是由于在子采样过程中，这个2\*2的图像区域，即窗口，移动的步进长度不再是1，为了不重叠地获取2\*2的图像区域，这个步进长度是2，这时通过行缓存取得的运算窗口还需要后续的使能模块，抽样选取图像窗口运算得到的结果，这就不免增加了系统的复杂性，延长设计周期。

本文将采用一次换位全缓存的方法，实现子采样的运算。由于子采样的输入特征映射图尺寸最大的情况也只有24\*24像素，全部缓存这576个数据也不会花费过多时间和存储资源，那么，将这些数据按照4个一组，每组恰好是待采样的2\*2图像窗口，按照窗口的顺序缓存，之后再顺序读取这些按照窗口顺序存储的数据，则恰好每4个数据就可以运算得到一个输入特征映射图中2\*2窗口的数据，再进行子采样操作就非常便捷。这种换位缓存方案的示意图如图3-10所示。

|  |
| --- |
| 图3- 10 换位缓存原理示意图 |

由于我们知道输入的数据是按照从左到右从上到下的顺序，逐个像素依次流入的数据流，要实现换位缓存，则需要将按照上述顺序流入的数据放在缓存单元不连续的相应位置，这里只需要将每个数据存入的位置存入一张地址查找表，按照表中的地址，存入缓存单元，再按照地址递增顺序从缓存单元中读出缓存数据，此时的数据便已经是按照窗口顺序，每组4个的待采样数据。这时，只需要对读出的数据每4个累加便可得到加和子采样，累加结果舍去末尾两个比特，即右移两位，便得到均值子采样，在这4个值中选取一个最大值，便得到最大值子采样。该电路的具体模块框图如图3-11所示。

|  |
| --- |
| **Reg**  **均值（加和）子采样**  **最大值子采样**  **寄存器控制信号**  **Reg**  **换位缓存地址**  **输入像素流**  **换位地址**  **查找表**  **换位**  **缓存**  **单元**  **输入像素**  **计数器** |

图3- 11 换位缓存子采样模块框图

## 3.4设计总结

本章内容对本文提出并设计的静态手势识别应用的卷积神经网络的关键FPGA模块设计进行了详细的叙述。根据未来应用时，实际采用的硬件系统对串行、并行程度的不同需求，本章所讨论的每个模块都介绍了多种设计方案，并分析了每种方案的硬件资源消耗，运算用时，模块的时序约束要求和实际综合结果以及设计难度等方面的内容，同时也简要介绍了这些因素对整个系统的影响。

本章所叙述的详细设计方案，都以模块设计为核心思路。这是考虑到，在卷积神经网络的某一层中，从输入特征映射图到输出特征映射图的运算具有完整性和独立性，整个卷积神经网络中，从输入的图像抽象到待分类特征这个主要过程就可以分解为若干个通过输入特征映射图求输出特征映射图的运算。这种从特征映射图到特征映射图的基本运算的并列（层内）、级联（层间）组合便构成了整个卷积神经网络的最主要部分。

本章设计的三个模块，实现的便是这种从特征映射图到特征映射图的基本运算。对于一个功能完整的静态手势识别网络，特征提取的部分包含了两层这样的网络，第一层是输入一个原始图像，输出6个特征映射图；第二层则是采用第二章讲到的m-to-n卷积，输入6个特诊映射图，输出12个特征映射图。本节就详细叙述这些基本运算模块的组合方案，即完整网络的系统实现方法。

本文所设计的静态手势识别网络，第一层输出6个特征映射图，第二层输出12个特征映射图。第一、二层之间特征映射图的连接方式采用全连接的方案。因此第一层有6个并列的从特征映射图到特征映射图的基本运算，随后第二层有6\*12=72个并列的从特征映射图到特征映射图的基本运算。在系统设计时，将上述三个模块组合并复制6份，组成第一层特征映射图运算模块，经过对输入图片一次读取和一次换位缓存，得到第二层需要的全部6个特征映射图。第二层也用6个基本运算模块并行结构，第二层的6个基本运算模块与第一层的6个除了采用不同的尺寸参数，其他结构完全一样，配合一个6路并列加法结构、循环读取模块和卷积核选择模块，经过对输入特征映射图的12次读取和12次换位缓存，得到12个输出特征映射图。最后加入一个乘-累加模块，实现全连接softmax网络对最终结果的计算。

至此，本文提出的静态手势识别网络，已经完整地在FPGA上予以实现。该硬件系统以待识别图像为输入，输出softmax网络运算结果，输出数值最大的节点为识别结果，作为协处理芯片，硬件实现的卷积神经网络的输出将被送回主处理器取用，完成静态手势识别的实际应用情景。

# 第四章 关键模块和系统的验证与测试

模块和系统的验证和测试是基于FPGA芯片设计中必不可少的重要部分，本章内容将对第三章所设计的几个关键模块和完整FPGA卷积神经网络系统的功能和性能进行验证与测试。通过验证与测试结果，本章得出结论，说明围绕本文提出的“从特征映射图到特征映射图”的基本运算单元所设计出来的静态手势识别网络FPGA芯片功能完整，精度满足卷积神经网络要求，且并行运算能力强，功耗较低，可以被应用于家用智能平台或移动智能平台。

## 4.1 卷积器的验证与测试

本文上一章中对卷积运算单元的详细分析，已经将多种硬件架构展现出来，本节根据上述讨论，验证并测试串行-并行结合的卷积运算单元。该单元以一路数据流形式输入每像素8bit的图像数据，卷积核尺寸为5\*5，权值数据用16bit定点数表示，1位符号位，15bit小数位，用于量化(-1,1)的权值数据。输出数据为29比特定点数，1位符号位，5比特整数，23bit小数位。设计中关键的乘-累加运算单元均使用FPGA中内嵌的DSP模块完成。使用Block RAM组成行缓存，缓存输入数据流，实现卷积窗口的提取，当存在同一数据源，需要1-to-n卷积时，该行缓存单元不需要复制，是共用的，只需要增加得到窗口数据的寄存器扇出。根据综合结果，模块使用硬件资源情况如表4-1所示。根据时序分析软件给出的结果，该模块最大时钟频率约为100MHz。对该模块时序约束后，时序分析工具根据布局布线结果，分析得到模块实际可以以最高频率107.19MHz运行。

表4- 1 卷积运算模块资源使用量

|  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- |
|  | DSPs | 组合逻辑资源 | 寄存器资源 | Block RAM |
| 一个卷积运算单元 | 2 | 1177 | 170 | 672 bits |

本节还将介绍根据实际应用需求，对上述设计的卷积运算单元的实际验证情况。本文设计的卷积神经网络输入层需要完成对28\*28像素的图片做5\*5的卷积，这是该网络中输入图像尺寸最大的卷积运算，在此框架下设计的测试单元可以按数据流形式将图像数据送入待验证的卷积运算单元，在FPGA开发板上实际验证卷积运算单元的设计结果。验证输入的是如图4-1的静态手势测试图像数据，经过117（）个时钟，卷积输出结果被全部得到。图4-2显示了FPGA运算结果和MATLAB运算结果的对比，经计算，两者的归一化误差不到1%，带来这一误差的主要原因是对图像数据和权值数据的定点量化。

|  |
| --- |
| 图4- 1 输入卷积器的静态手势图像数据 |

|  |  |
| --- | --- |
|  |  |

图4- 2左图为FPGA计算卷积结果，右图为MATLAB验证结果

## 4.2 激活函数的验证与测试

### 4.2.1 激活函数模块误差来源的理论分析

数字电路硬件实现非线性函数时需要考虑的一个非常重要的问题就是实现精度。对于卷积神经网络的应用来说，实现精度关系到识别正确性问题，也就是网络性能。精度太低必然影响网络的识别正确率，而过高的精度会增大硬件资源的耗费，同时也会提高系统的功耗。因此，在设计硬件电路之前，对实现误差做理论分析就非常必要。

在激活函数的实现中，若不考虑具体的实现细节，可以把该硬件系统看成对函数自变量和函数值的定点数量化。直观地可以将这个量化过程理解为将函数图像画入如图4-3的网格中，用网格中离图像最接近的网格交点替代真实的函数值，且根据函数定义，要保证网格的每条纵格线上只取一个网格交点作为函数值的近似，这个过程即为自变量和函数值的量化。

|  |
| --- |
| 图4- 3 非线性函数量化 |

前文所述的非线性函数的多种不同实现方案，便是用不同的方法来寻找网格中邻近真实函数曲线的网格交点来近似表达函数值，以实现量化的过程。如Sigmoid函数局部细节图4-4所示，我们可以直观地看到这种量化过程是如何带来误差的，由于用网格交点近似实际函数值，我们可以看到，在横轴*[2.48，2.59)*区间上，真是的函数值随着自变量的增大而略微增大，但是由于使用了网格交点来近似真实的函数值，在整个输入区间，无论自变量具体是多少，都被量化为数值*2.48*，而输出都被量化为0.92。因此这个区间里就有两方面误差：一），输入无论是多少，都被当成输入是*2.48*；二），输入即使恰好就是2.48时，输出也不是真实的*f(2.48)*，而是其近似值*0.92*。

通过上述分析，我们了解了误差的具体来源。现在，我们对分段线性拟合与查找表结合的设计方案进行MATLAB仿真和FPGA开发板的实际验证，分析在实际实现的过程中，误差的具体大小和表现形式。对分段线性拟合与查找表相结合的方案，MATLAB仿真从理论上揭示了误差的表现形式：在线性拟合段，误差由真实函数值和拟合直线之间的位置差异带来；在查找表段，误差由查找表对函数自变量和函数值的量化误差带来。在FPGA实现中，本文采用非对称量化方式，以输出数据为基准，反向定位输入数据，这样量化的好处是，在函数图像非线性程度高的地方，对输入量化较细；在函数图像非线性程度较低的地方，对输入量化较粗。这种方案能在有限的量化位数的条件下得到更低的量化误差。这里输入数据和输出都是16位定点数量化，输入数据格式为S3Q12，表示-8到8的数值，输出数据格式为Q16，表示0到1的数值。

|  |
| --- |
| 图4- 4 Sigmoid函数量化局部细节图 |

### 4.2.2 激活函数模块的实现情况和性能

将分段线性拟合与查找表结合的设计方案以verilogHDL建模，综合后资源使用情况如表4-2所示，该设计使用极少的逻辑资源，存储资源与精度需求相关。同时，该模块组合逻辑运算量较少，数据位数最高为16位，则按照主时钟200MHz运行要求，进行时序约束。时序分析结果，系统最高时钟频率215.19MHz，关键路径时序余量0.353ns。为了预估模块在芯片上真实运行的效果，FPGA开发软件为开发者提供了一个非常有用的逻辑分析工具：片上逻辑分析仪。利用FPGA芯片中的存储器单元，开发软件可以将逻辑分析仪嵌入FPGA芯片，采集模块在芯片中实际运行时的数据流。借助这个工具，开发者可以得到比仿真数据更真实的运行数据，极大地方便了开发工作。然而，由于需要模块实际运行，布局布线工作必不可少，因此使用片上逻辑分析仪进行调试会耗费更多开发时间，设计的仿真工作仍然是不可省略的。通过FPGA开发板对上述设计进行验证，片上逻辑分析仪采集到的Sigmoid模块对-8到8的输入的运算结果如图4-6所示。将运算结果导入MATLAB与PC软件采用双精度浮点数运算结果相对比，以后者为基准，FPGA运算结果在各种输入情况下的相对误差均小于1%。其最大误差出现在线性拟合与查找表拟合的分界处。此处函数曲线非线性程度较高，在有限的量化位数的条件下，是误差最大的部分。这种随输入变化的误差情况，可以从图4-5中直观理解。

|  |
| --- |
| 图4- 5随输入变化的误差 |
| 图4- 6片上逻辑分析仪采集的数据结果 |

表4- 2 分段线性拟合与查找表结合的设计方案资源使用情况

|  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- |
|  | DSPs | 组合逻辑资源 | 寄存器资源 | Block RAM |
| 一个卷积运算单元 | 2 | 56 | 32 | 4096 bits |

### 4.2.3 激活函数与卷积器级联后的误差分析

在大多数卷积神经网络中，包括本文设计的静态手势识别网络，输入特征映射图与卷积核卷积后，一般都需要经过激活函数激活，也就是说，激活函数模块是级联在卷积器之后的。由于相互级联的两个模块都存在数据量化误差，级联之后有可能出现误差的积累，使得级联输出误差较大。而在卷积与激活函数级联的具体情况下，由于激活函数是将从-8到8的输入值映射到0到1的函数值，是一个数据动态范围压缩的过程。由于在量化位数一定的情况下，被量化的数据动态范围越小，量化精度越高，因此通过激活函数压缩数据动态范围，限制了误差的积累。经过对上述两个级联模块的FPGA运算结果与MATLAB运算结果相对比，实验得到的误差依然小于1%，没有因为模块级联、多次量化造成误差积累。

## 4.3 子采样器的验证与测试

本文设计的换位缓存结构主要是对存储器的操作，从某种程度上讲，是随机的地址和数据操作，这就对整个模块的时序性能提出了较高的要求，时序约束也将更加复杂和严格。本模块主要占用存储器资源，按照系统时钟100MHz约束，综合后结果消耗存储器22144比特，模块中的逻辑控制单元会用到71个组合逻辑单元，输入输出寄存器和数据计数器等单元用到92个寄存器。最后运算最大值或累加的模块会用到少量的组合逻辑单元或者DSP单元。时序分析得到最大运行时钟277.32MHz，关键路径的建立时间余量为6.39ns。

该模块对存储器主要为随机读写操作，这对数据时序要求很高，其代码中不合理的内容，在综合时结果非常容易与预期效果有很大差异，其设计难度较高。因此，本节就从该模块的验证入手，介绍在FPGA设计中非常重要的部分——仿真。由于FPGA设计最终是设计数字逻辑电路，其关键步骤综合就是从硬件描述语言得到电路网表的过程。若需要对这个网表在FPGA芯片中的性能做验证，就需要进行布局布线。布局布线过程借助开发软件完成，但布局布线非常复杂，需要耗费大量的时间。为节省设计时间，优化设计流程，仿真就成了关键的一步。本节讨论的子采样器，以存储器操作为主，其测试向量分两部分：测试数据生成和子采样结果读取。测试向量采用verilogHDL语言编写，其中主要是不可综合的语句，这些语句对开发者来说直观以理解，同时仿真软件不需要将测试向量综合成电路网表，不可综合语句的使用是非常方便的。在子采样器仿真的过程中，测试数据以两种方式产生：顺序产生和随机产生，前者用于测试功能正确性，后者测试模块的鲁棒性。图4-7的截图展示了子采样模块在测试软件中，对输入数据的响应，这与设计之初预期的时序关系一致，因此可以证明设计的正确性，设计工作可以正常推进到后面的步骤。

|  |
| --- |
| 图4- 7 子采样器仿真时序图 |

## 4.4 系统验证与测试

作为一个面向智能家居平台和智能移动平台应用的完整卷积神经网络芯片，在保证运算时间合理的前提下，更关心芯片运算结果的正确性和系统功耗。通过功耗分析工具，我们可以直观地得到各个模块和整个系统的功耗表现，单个模块1.05W的总功耗已经是一个可以接受的表现，而该功耗随着系统规模的增长而线性增加，实验得到的数据为每增加一个基本运算单元，功耗增加7mW，因此若完全并行完成静态手势识别的78个“从特征映射图到特征映射图”的运算，系统功耗小于1.6mW。而通常会在第二层卷积运算上采用串行-并行相结合的架构，因此功耗会更低。而由于功耗随系统规模的增加较少，采用更高的并行程度，会节约运算时间，进而节省整体运算能耗。

# 结 论

在集成电路制造工艺飞速发展的今天，以FPGA为代表的大规模可重构芯片也不断发展，其中的逻辑单元密度已经非常客观，同时还集成了大量的专用数字信号处理单元和通用处理器核，这些特点使得FPGA芯片在算法加速和系统级设计方面有这极大的潜力，成为芯片设计的重要辅助工具，甚至也可以直接作为成熟产品面向市场。卷积神经网络作为深度学习的最成功实际应用之一，始终处于学术研究的核心地位。对卷积神经网络的应用，使得机器学习和计算机视觉领域得到了长足的进步。越来越多的学术机构开发出卷积神经网络的实际应用。

学习了解目前卷积神经网络在计算机视觉领域的实际应用情况，我们发现，在实际应用中，大规模的卷积神经网络通常被大型科研机构或互联网公司部署，用以完成复杂的或者数量庞大的识别、分类任务。这些应用场合对卷积神经网络的性能提出了较高的要求，而实现设备的体积和功耗则往往没有严格的限制。另一方面，小规模的网络如果想要得到更广泛的应用，结合智能电视、智能机顶盒以及智能手机等家用、个人智能终端是必不可少的。然而这些智能终端对设备体积和功耗都有着比较苛刻的限制，因此，分离卷积神经网络密集的运算，引入卷积神经网络协处理芯片的方案在小规模卷积神经网络的广泛应用方面则有着必然的需求和优势。

观察传统神经网络和卷积神经网络的运算结构特点，我们发现其中有比较强的独立性和重复性，因此结合FPGA可重构阵列架构的特点，自然将二者联系在一起，提出使用FPGA实现和加速卷积神经网络运算的基本思路。重新审视卷积神经网络，对其运算的具体分析，我们可以将卷积神经网络中最主要的部分分解为“从特征映射图到特征映射图”的基本运算，整个神经网络特征提取的部分就是对上述基本运算的并列和顺序组合。因此，设计实现这个基本运算的FPGA模块，并行或串行地组合这些实现基本运算功能的模块，能够充分发挥出FPGA的并行优势，完成在FPGA芯片上实现完整卷积神经网络的应用需求。

本文在对卷积神经网络应用的FPGA实现中，针对小规模卷积神经网络的应用，提出并设计了静态手势识别网络。将卷积神经网络应用在智能电视、智能机顶盒等家用、个人智能设备上，以实现非接触式人机交互的实际应用需求。在FPGA设计方面，本文在充分继承前人研究成果的基础上，提出并设计了卷积神经网络中，卷积器、非线性激活函数和自采样器等关键模块。

在卷积器的设计中，本文讨论了多种并行程度的设计方案，其中串行-并行相结合的设计方案能灵活地适应不同的并行程度，使得设计方案能够满足不同的硬件条件，避免了单一设计方案对硬件要求过于固定的弊端，拓宽了该卷积器和卷积神经网络的应用场合。

在非线性激活函数的设计中，本文从神经网络中最常见的Sigmoid函数入手，分析总结了多种常用的非线性函数FPGA拟合实现方案，针对Sigmoid函数本身特性，扬长避短，结合多种方案的优势之处，设计了线性拟合与查找表相结合的Sigmoid函数实现方案。同时，还针对硬件资源紧张的场景，提出复用式分段直线拟合方案，并且对该方案资源使用情况做了理论分析，为其实际应用提供了理论支持。

在子采样器的设计中，本文针对静态手势识别网络这种小规模网络的实际情况，设计了换位缓存结构，可以方便地从缓存输出端读取数据并进行多种子采样操作。相比于抽样读取方式或者卷积方式，换位缓存的方案灵活性高，通过改变读取端之后的运算器，可以方便地改变子采样方式。

在整体系统设计方面，一个实现“从特征映射图到特征映射图”基本运算的基本运算模块将上述三个关键模块组合，构成基本运算模块，该模块的串行、并行组合构成完整的卷积神经网络硬件系统。一个基本运算模块需要的硬件资源如表4-1所示，由于整个神经网络的运算与上述实现的基本运算单元的运算是一致重复的，因此随着基本运算单元的复制增加，各种资源的消耗均呈线性增加。另外，其功耗控制表现良好，总功耗约为1.05W，随着基本运算模块数量的增加，功耗呈线性增加。每增加一个基本运算模块，总功耗增加约为7mW。对于本文提出的静态手势识别网络，完整实现的功耗控制在1.2W以内。该功耗表现相比于显卡、PC等平台有着非常明显的优势。因此，本文探索并设计的卷积神经网络芯片功耗较小，可以应用于智能手机等移动平台。

表4- 3基本运算模块资源使用情况

|  |  |  |  |  |
| --- | --- | --- | --- | --- |
|  | DSPs | 组合逻辑资源 | 寄存器资源 | Block RAM |
| 一个基本运算单元 | 4 | 1233 | 202 | 19744bits |

本文在设计完成上述系统的同时，限于时间等因素，对某些问题和设计细节未能进行深入讨论，希望能在未来的工作中能完善卷积神经网络芯片在时序和精度方面的性能表现，并对以下问题进行更深入的研究：一，卷积神经网络以及传统的深度网络，作为运算重复性较高的一种算法，能否设计以可编程乘法器为基本单元的大规模可编程阵列器件，真正实现神经网络的灵活硬件化。二，以神经网络的“层”为单位，该层次的运算重复性依然比较强，由于每层一般都有多个神经元节点，能否将这些节点的运算模块组合，组成层次更高、功能比较完善的可编程运算单元，对这个层次的可编程单元阵列化，从而设计卷积神经网络硬件系统。三，在如今高层综合逐步普及的背景下，使用相关的设计工具，是否高效地设计性能可靠的卷积神经网络硬件系统，使用此类工具设计出来的系统与传统的RTL级设计在性能方面的优势和劣势。

# 参考文献

1. https://www.altera.com.cn/solutions/industry/automotive/applications/infotainment/aut-info.html
2. http://china.xilinx.com/products/design-tools/all-programmable-abstractions.html
3. Kunihiko F., Sei M., Takayuki I. Neocognitron: A Neural Network Model for a Mechanism of Visual Pattern Recognition[J]. IEEE Transactions on systems, man, and cybernetics, vol. SMC-13, No.5, September/October 1983: 826-834
4. Yann L., Leon B., Yoshua B., et al. Gradient-Based Learning Applied to Document Recognition. in Proceedings of the IEEE , vol.86, no.11, pp.2278-2324, Nov 1998
5. Simard P.Y., Steinkraus D., Platt J.C. Best practices for convolutional neural networks applied to visual document analysis[C]. Proceedings of the seventh international conference on document analysis and recognition, 2003:958-962
6. Chellapilla K., Shilman M., Simard P. Optimally combining a cascade of classifiers[C]. Electronic Imaging, 2006:207-214
7. Frome A., Cheung G., Abdulkader A., et al. Large-scale privacy protection in google street view[C]. IEEE International Conference on Computer Vision, 2009:2373-2380
8. Garcia C., Delakis M. Convolutional face finder: A neural architecture for fast and robust face detection [J]. IEEE Transactions on Pattern Analysis and Machine Intelligence, 2004, 26(11): 1408-1423
9. Varkonyi-Koczy, A.R.; Tusor, B., "Human–Computer Interaction for Smart Environment Applications Using Fuzzy Hand Posture and Gesture Models," in*Instrumentation and Measurement, IEEE Transactions on* , vol.60, no.5, pp.1505-1514, May 2011
10. Boser B.E., Sackinger E., Bromley J., et al. An analog neural network processor with programmable topology [J]. IEEE Journal of Solid-State Circuits, 1991, 26(12): 2017-2025
11. Antony W. Savich., Medhat Moussa., Shawki Areibi. The Impact of Arithmetic Representation on Implementing MLP-BP on FPGAs: A Study [J]. IEEE TRANSACTIONS ON NEURAL NETWORKS, VOL. 18, NO. 1, JANUARY 2007: 240-252
12. Sankaradas, M.; Jakkula, V.; Cadambi, S.; Chakradhar, S.; Durdanovic, I.; Cosatto, E.; Graf, H.P., "A Massively Parallel Coprocessor for Convolutional Neural Networks," in *Application-specific Systems, Architectures and Processors, 2009. ASAP 2009. 20th IEEE International Conference on* , vol., no., pp.53-60, 7-9 July 2009
13. https://www.altera.com/products/processors/overview.html
14. http://www.origin.xilinx-china.com/products/silicon-devices/soc/zynq-ultrascale-mpsoc.html
15. Honegger, D.; Oleynikova, H.; Pollefeys, M., "Real-time and low latency embedded computer vision hardware based on a combination of FPGA and mobile CPU," in*Intelligent Robots and Systems (IROS 2014), 2014 IEEE/RSJ International Conference on* , vol., no., pp.4930-4935, 14-18 Sept. 2014
16. Chiuchisan, I., "A new FPGA-based real-time configurable system for medical image processing," in *E-Health and Bioengineering Conference (EHB), 2013* , vol., no., pp.1-4, 21-23 Nov. 2013
17. Alex Krizhevsky., Ilya Sutskever., Geoffrey E. Hinton. ImageNet Classification with Deep Convolutional Neural Networks [C]. Advances in Neural Information Processing Systems 25 (NIPS 2012)
18. 陆志坚. 基于FPGA的卷积神经网络并行结构研究[D].哈尔滨工程大学,2013
19. 方睿,刘加贺,薛志辉,杨广文. 卷积神经网络的FPGA并行加速方案设计[J]. 计算机工程与应用,2015,08:32-36

# 攻读学位期间获得的学术成果

[1] Yu Wang; Xiangmin Xu; Xiaoshi Chen; Xiaobo Jiang, "A Look-Up-Table based skin color segmentation method," in *Consumer Electronics - China, 2014 IEEE International Conference on* , vol., no., pp.1-3, 9-13 April 2014

[2] Yu Wang; Xiangmin Xu; Xiaobo Jiang; Ling, B.W.-K., "A parallel VLSI architecture of contactless HCI system," in *Picture Coding Symposium (PCS), 2015* , vol., no., pp.267-271, May 31 2015-June 3 2015

# 致 谢

首先，感谢我的导师徐向民教授。在我攻读硕士的过程中，论文的每一步工作都倾注着老师的心血。徐老师无论是在学习、工作、生活等方面都给予我无私的教诲、悉心的指导和无微不至的关心。徐老师严谨求实的治学态度、踏实的工作作风、敏锐的思维方式和平易近人的生活态度潜移默化地影响着我如何去做人、做事、做学问，是我终身学习的榜样。

感谢姜小波老师对我科研工作的悉心指导和大力支持，姜老师勤奋的工作态度、出色的科研能力和的刻苦的钻研精神深深的影响了我，是我学习的楷模。

感谢邢晓芬老师对我攻读研究生期间，对我学术论文方面的悉心指导和大力支持，对我的教导让我终生受益。

感谢新型人机交互创新实验室的苗捷博士、裘索博士、刘芳博士等几位博士。在我攻读硕士期间，几位博士在科研管理、科学研究方法和学习生活上均给予我精心的指导，使我受益匪浅。

感谢同实验室的李叙琼、冯永鹏、杨锋超、蔡博伦、廖国铭、黄彬等同学、学长，感谢你们在实验室共同营造浓厚的学术氛围，和你们的讨论使我受益匪浅。

感谢所有曾经给予我帮助和支持的老师、朋友和同学。

最后，感谢我的父母和家人对我硕士论文工作的巨大支持和生活中无微不至的关爱，我的每一点进步都与你们的无私奉献分不开，没有你们的支持我将无法完成此篇论文。