

สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง

เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip
Signal Modify Synthesis Equipment by DSP Chip



โดย
นายจิตรภณ ทิพย์โกศลกุล
นาย ญัฐพล หุตะโกวิท

เลขหมู่.....
เลขทะเบียน **73132**
วัน,เดือน,ปี • 4 ก.ค. 2550

b. 73132
i.

ปริญญานิพนธ์เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต
สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
ปีการศึกษา 2548

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip
Signal Modify Synthesis Equipment by DSP Chip

โดย

นาย จิตรภณ ทิพย์โกศาตกุล รหัส 45010112

นาย ณัฐพล หุตะโกวิท รหัส 45010242

อาจารย์ที่ปรึกษา

รศ.ดร.มนัส สังวรศิลป์

ปริญญาานิพนธ์สำหรับปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต

สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์

คณะวิศวกรรมศาสตร์

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

ปีการศึกษา 2548

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญาานิพนธ์ ปีการศึกษา 2548

ภาควิชาอิเล็กทรอนิกส์

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip

ผู้จัดทำ

1. นาย จิตรภณ ทิพย์โกศาสกุล รหัส 45010112

2. นาย ณัฐพล หุตะโกวิท รหัส 45010242



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip

Signal Modify Equipment by DSP Chip

นาย จิตรภณ ทิพย์โกกลางกุล รหัส 45010112

นาย ณัฐพล หุตะโกวิท รหัส 45010242

โครงการนี้ได้รับการตรวจสอบแล้ว พร้อมทั้งจะทำการตรวจสอบได้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Abstract

ชื่อโครงการ เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip

ผู้จัดทำ

นาย จิตรภณ ทิพย์โกศลกุล รหัส 45010112(4C)

นาย ณัฐพล หุตะโกวิท รหัส 45010242(4C)

คณะวิศวกรรมศาสตร์

ภาควิชา อิเล็กทรอนิกส์

อาจารย์ที่ปรึกษา รศ.ดร. มนัส สังวรศิลป์

ปฏิญานิพนธ์ฉบับนี้ เป็นเรื่องที่ว่าด้วยรายละเอียดของโครงการ เครื่องปรับแต่งสัญญาณเสียงด้วย DSP Chip (Digital Signal Processing) Chip โดยโครงการนี้ ทางผู้จัดทำได้เลือกใช้ DSP Chip เบอร์ TAS3004 ของบริษัท Texas Instrument การทำงานของอุปกรณ์ประกอบด้วยการใช้ค่าพารามิเตอร์ต่างๆลงใน Chip DSP เพื่อสร้างการสังเคราะห์สัญญาณ ตามรูปแบบกราฟที่ได้ทำการ Simulation ผ่านโปรแกรม ALE 4.0 ซึ่งเป็นโปรแกรมที่ใช้งานคู่กับ Chip DSP เบอร์ต่างๆของบริษัท Texas Instrument การโปรแกรมค่าพารามิเตอร์ จะใช้การสั่งงานโดย Micro Controller ในรูปแบบของการส่งข้อมูลแบบ I²C ซึ่งจะใช้การควบคุมการทำงานโดยผ่านทางแผงวงจรควบคุมบนตัวเครื่องและทำการเลือกรูปแบบการใช้งานผ่านทางหน้าจอ LCD โดยตัวอุปกรณ์จะมี Line in RCA แบบ stereo(แยกสัญญาณซ้าย-ขวา) โดยจะทำการสังเคราะห์สัญญาณเสียงด้วย DSP Chip 2 ตัว แยกเป็น Output ทั้งหมด 2 ชุด 4 Channel โดยจะมี Function การทำงานได้แก่ Volume, Treble, Bass Control และยังมี Function พิเศษที่ทำขึ้นมาใช้งานคือ DSP Surround โดยสร้างเป็น mode การทำงานของเสียงในรูปแบบต่างๆให้เลือกใช้งาน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Signal Modify Equipment by DSP Chip

Mr. Jittrapon Tippokasakul

Mr. Nattapol Hutakovida

Assoc.Prof.Dr. Manus Sangworasilp (Advisor)

Education Year 2005


Abstract

This thesis is about Sound-synthesis by Digital Signal Processing (DSP) Chip project. Constructor have choose DSP Chip number TAS 3004 by Texas Instrument. The working method of control DSP chip is input the parameters into DSP Chip. And the parameter we had from simulation program ALE 4.0 and the Datasheet tables of TAS3004. The programming method will be use microcontroller to put the necessary parameter into DSP Chip. It use I²C pattern to send data between the controller and DSP Chip. User can control this equipment by Pad control and choose the function by LCD Display on it. Overview of this equipment, Input is RCA stereo input 2 channel. And synthesis by Double DSP Chip to change input signal to 4 channel output. This Equipment can adjust Volume ,Treble and Bass Function. And have special function is DSP Surround for choose character of sound pattern.

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กิตติกรรมประกาศ

โครงการนี้คงไม่อาจเสร็จลุล่วงไปด้วยดี ถ้าหากไม่มีการสนับสนุนที่ดีจาก ท่านอาจารย์ที่ปรึกษา รศ.ดร.มนัส สังวรศิลป์ ที่ให้คำปรึกษา แนะนำแนวทาง เมื่อเกิดปัญหาขึ้นกับโครงการ ขอขอบคุณคุณ วัฒนสิทธิ์ พิมเพา รุ่นพี่ปริญญาโทที่ให้การดูแล แนะนำ แก้ไขปัญหา อย่างใกล้ชิด ใจดี มาโดยตลอด และขอขอบคุณทุกๆท่านที่ไม่ได้เอ่ยนามที่ให้ความช่วยเหลือด้วยดีมาโดยตลอดการ ทำให้โครงการ จนโครงการได้สำเร็จลุล่วงด้วยดี สุดท้ายต้องขอขอบคุณบุคคลที่สำคัญที่สุดที่ทำให้ข้าพเจ้ามีวันนี้ นั่นคือ บิดา มารดา และบุคคลในครอบครัวอันเป็นที่เคารพรัก ที่ได้คอยเลี้ยงดู สั่งสอนข้าพเจ้ามาเป็นอย่างดี พร้อมให้โอกาสในการศึกษาอย่างเต็มที่ และยังให้กำลังใจ ความรักเสมอมา ข้าพเจ้าขอกราบขอบพระคุณมา ณ ที่นี้ด้วย



นาย จิตรภณ ทิพย์โกศาสกุล
นาย ธีรพล หุตะโกวิท
ผู้จัดทำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ

	หน้า
บทที่ 1 – บทนำ	1
บทที่ 2 – ทฤษฎีและหลักการทำงานของอุปกรณ์	2
2.1 สัญญาณเสียง	2
2.2 ทฤษฎีไมโครคอนโทรลเลอร์	9
2.3 ระบบบัส I ² C	13
2.4 DSP Chip (TAS3004)	16
2.5 ตัวกรองเชิงเลข (digital filter)	26
บทที่ 3 – วงจรการทำงานและการออกแบบอุปกรณ์	30
3.1 วงจรส่วนการควบคุมการทำงานของอุปกรณ์ และการแสดงผลผ่านหน้าจอ LCD	30
3.2 วงจรส่วนการสังเคราะห์สัญญาณเสียง	31
3.2.1 วงจรแหล่งจ่ายไฟ (Power Supply)	31
3.2.2 วงจร ADC	32
3.2.3 วงจรควบคุมการทำงานของ DSP Chip (TAS3004)	32
3.2.4 วงจรสังเคราะห์สัญญาณ (วงจร DSP TAS3004)	34
3.2.5 วงจรขยายสัญญาณ (Pre Amplifier)	34
3.3 โปรแกรมควบคุมการทำงานของชิป TAS3004 โดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์	36
บทที่ 4 – Simulation Signal For DSP Chip	43
4.1 Function Equalizer Filter Parameters	44
4.2 รูปแบบของ DSP Surround	47
4.3 Function Loudness Filters	49
บทที่ 5 – การทดสอบการทำงานของอุปกรณ์	52
5.1 การควบคุมระดับเสียง (volume control)	53
5.2 การควบคุมระดับเสียงทุ้ม (bass control)	55
5.3 การควบคุมระดับเสียงแหลม (treble control)	56
5.4 การควบคุม biquad filter	56
ภาคผนวก	59
- การใช้งานในโหมดต่างๆของอุปกรณ์สังเคราะห์เสียงด้วย DSP Chip (Manual)	60

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูปภาพ

	หน้า
รูปที่ 2.1 Block Diagram of a possible digital processing system	2
รูปที่ 2.2 แสดงตัวอย่างของ waveform ของเสียง โค เร มี ที่เกิดขึ้นจากเปียโน	3
รูปที่ 2.3 แสดงรายละเอียดของ waveform ซึ่งเกิดขึ้นจากการผสมกันของ สัญญาณคลื่นไซน์ที่มี แอมพลิจูด และความถี่แตกต่างกัน	3
รูปที่ 2.4 แสดงรูปแบบของสัญญาณที่เกิดขึ้นเนื่องจากการทำการสุ่มหน้าคลื่น	5
รูปที่ 2.5 แสดงสัญญาณในเชิงความถี่ที่เกิดขึ้นเมื่อใช้ F_s ต่ำกว่า $2F_{max}$	5
รูปที่ 2.6 แสดงการแซมปลิงสัญญาณที่ต่อเนื่องมาเป็นสัญญาณที่ดิจิตอล โดย A/D และทำการแปลงกลับเป็นสัญญาณอนาล็อกโดยใช้ D/A	6
รูปที่ 2.7 แสดงอัตราการใช้แซมปลิงของสัญญาณต่างๆ	6
รูปที่ 2.8 แสดงทรานเฟอร์ฟังก์ชันของการควอนไทซ์แบบ 4 บิต	7
รูปที่ 2.9 แสดงความผิดพลาดที่เกิดขึ้นจากการควอนไทซ์	8
รูปที่ 2.10 แสดงตำแหน่งขาของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	10
รูปที่ 2.11 แสดงไดอะแกรมเวลาของสถานะต่างๆบนระบบบัส I ² C	15
รูปที่ 2.12 แสดงรูปแบบข้อมูลในการอ้างแอดเดรส	16
รูปที่ 2.13 แสดงบล็อกไดอะแกรมภายในของชิป TAS3004	18
รูปที่ 2.14 แสดงตำแหน่งขาของชิป TAS3004	19
รูปที่ 2.15 แสดงวงจรในส่วนของอินพุทอนาล็อก	20
รูปที่ 2.16 แสดงวงจรในส่วนของเอาต์พุทอนาล็อก	20
รูปที่ 2.17 แสดงบล็อกไดอะแกรมในการประมวลผลสัญญาณภายในชิป TAS3004	21
รูปที่ 2.18 แสดงโครงสร้างของ biquad block	21
รูปที่ 2.19 แสดงโครงสร้างการทำงานของ biquad IIR filter	22
รูปที่ 2.20 แสดงรูปแบบในการส่งข้อมูลไปยังรีจิสเตอร์	24
รูปที่ 3.1 ปุ่มควบคุมการทำงานของอุปกรณ์	30
รูปที่ 3.2 วงจรควบคุมการส่งผ่านข้อมูลผ่านทางปุ่มบังคับ และแสดงผลทางจอ LCD	31
รูปที่ 3.3 วงจรแหล่งจ่ายไฟ (Power Supply)	32
รูปที่ 3.4 วงจร ADC	32
รูปที่ 3.5 วงจรควบคุมการทำงานของ DSP chip	33
รูปที่ 3.6 วงจรสังเคราะห์สัญญาณ (วงจร DSP TAS3004)	34
รูปที่ 3.7 วงจรขยายสัญญาณ (Pre Amplifier)	35
รูปที่ 3.8 วงจรรวมทั้งหมดของอุปกรณ์สังเคราะห์เสียงด้วย DSP Chip	35

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปที่ 3.9 แสดงโพล์ซาร์ทอริบายกระบวนการในการเลือกฟังก์ชันในการทำงาน	37
รูปที่ 3.10 แสดงโพล์ซาร์ทอริบายกระบวนการทำงานในส่วนของ tone control	38
รูปที่ 3.11 แสดงโพล์ซาร์ทอริบายกระบวนการทำงานในส่วนของ biquad filter	39
รูปที่ 3.12 แสดงโพล์ซาร์ทอริบายกระบวนการส่งข้อมูลไปยังชิป TAS3004	41
รูปที่ 4.1 รูปหน้าตาของโปรแกรม simulate	44
รูปที่ 4.2 หน้าตาการสร้างกราฟ Equalizer	44
รูปที่ 4.3 รูปกราฟ Equalizer ที่สร้างจากโปรแกรม simulate	45
รูปที่ 4.4 แสดงผลความเปลี่ยนแปลงของ จากการใช้ EQ เข้ามาสังเคราะห์สัญญาณ	45
รูปที่ 4.5 ค่า parameter ที่ได้จาโปรแกรม simulate	46
รูปที่ 4.6 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Live	47
รูปที่ 4.7 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Stadium	47
รูปที่ 4.8 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Large Hall	48
รูปที่ 4.9 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Club	48
รูปที่ 4.10 สัญญาณเสียงเมื่อปรับ volume ค่าต่างๆ	49
รูปที่ 4.11 แสดงการตั้งค่า EQ Base Type	49
รูปที่ 4.12 แสดงค่า parameter จากการตั้งค่า EQ Base Type	50
รูปที่ 4.13 หน้าตา โปรแกรม ในการตั้งค่า Bass Bass และ Treble Bass	50
รูปที่ 4.14 ค่า parameter ที่ได้จากการตั้งค่า Bass Bass	51
รูปที่ 4.15 ค่า parameter ที่ได้จากการตั้งค่า Treble Bass	51
รูปที่ 5.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของวงจรที่ใช้ในการทำการทดลอง	52
รูปที่ 5.2 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 0 dB	53
รูปที่ 5.3 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 5 dB	54
รูปที่ 5.4 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ -5 dB	54
รูปที่ 5.5 แสดงผลการทดลองการควบคุมระดับเสียง เมื่อทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10dB	55
รูปที่ 5.6 แสดงผลการทดลองการควบคุมระดับเสียง เมื่อทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10 dB	56
รูปที่ 5.7 แสดงผลการทดลองการควบคุม biquad filter เมื่อทำการขยายสัญญาณ ให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 5 dB ที่ความถี่ 500 Hz โดยมีค่า Q เป็น 1	57
รูปที่ 5.8 แสดงผลการตอบสนองความถี่เมื่อทำการส่งค่าสัมประสิทธิ์ที่ อัตราขยาย 5 dB ความถี่ 500 Hz โดยมีค่า Q เป็น 1	57

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 แสดงหน้าที่ขาต่างๆของชิป TAS3004	17
ตารางที่ 2.2 แสดงตัวอย่างค่าของทศนิยมในรูปแบบของ 4.20 format	23
ตารางที่ 2.3 แสดงรายละเอียดของ Main Control Register 1 (MCR1)	24
ตารางที่ 2.4 แสดงรายละเอียดของ Main Control Register 2 (MCR2)	25
ตารางที่ 2.5 แสดงรายละเอียดของ Analog Control Register (ACR)	25



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

ปริญญาโทฉบับนี้ได้รวบรวมการศึกษาหลักการการทำงาน ของระบบการสังเคราะห์ สัญญาณเสียงแบบเชิงเลข (Digital Audio Processor) โดยได้สร้างอุปกรณ์เครื่องสังเคราะห์เสียง ซึ่งใช้ชิพเบอร์ TAS3004 ของ Texas Instrument ซึ่งชิพเบอร์นี้เป็นการประมวลผลสัญญาณ แบบเชิงเลข(Digital Signal Processing) การทำงานของชิพนั้นจะเป็นการสั่งให้มีการเปลี่ยนแปลง ค่าพารามิเตอร์ต่าง โดยการ โปรแกรมข้อมูลจากเครื่องควบคุม ที่ทำการสร้างขึ้นมา เพื่อทำการสังเคราะห์สัญญาณเสียง ในรูปแบบต่างๆตามต้องการ Function ของชิพเบอร์นี้ มีด้วยกันหลายอย่าง ได้แก่ การควบคุมระบบ Equalizer ด้วยคิิจิตอลพารามิเตอร์ , Dynamic Range Expansion and Compression,Function Loudness Contour และยังมี Function เสริมได้แก่การปรับค่ารูปแบบให้กับสัญญาณเสียง ด้วยการควบคุมการปรับระดับเสียงหุ้ม แหลมให้กับสัญญาณเสียง ซึ่งในการสร้าง อุปกรณ์นี้จะเลือกนำเอาฟังก์ชันการใช้งานที่สนใจมาทำการใช้งาน การควบคุมค่าพารามิเตอร์จะทำได้โดยใช้การเชื่อมต่อกับผ่าน Micro Controller บนHardware โดยทำการส่งข้อมูลผ่าน Port I²C

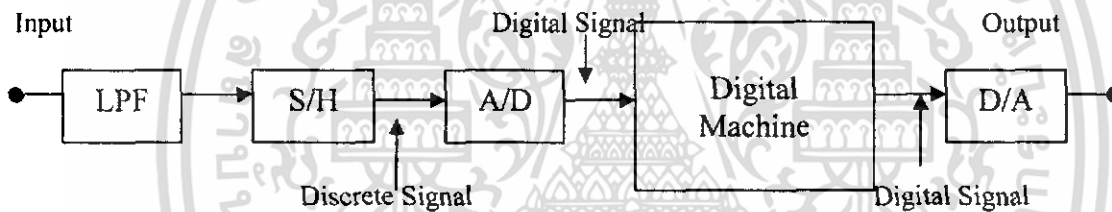
ในปริญญาโทฉบับนี้จะเน้นการพัฒนาการใช้งาน โดยนำฟังก์ชันการทำงานของชิพ TAS3004 ในโหมดต่างๆ โดยอาศัยไมโครคอนโทรลเลอร์ในการทำหน้าที่ในการควบคุมการใช้งาน ทางส่วนบังคับการทำงาน และมีการแสดงผลทางหน้าจอ LCD รวมถึงการ โหลดข้อมูลไปยังชิพ TAS3004 ในอุปกรณ์ได้ทำการสร้าง Digital Equalizer แบบ Biquad Filter ทั้งหมด 7 band ฟังก์ชันในการเลือกรูปแบบเสียงที่ได้จัดทำไว้ ซึ่งมีฟังก์ชันให้เลือกใช้งานเฉพาะ เมื่อต้องการรับฟังเสียงในรูปแบบที่สร้างไว้ เช่น เสียงแบบ Concert Hall เสียงใน Club เสียงใน Stadium และแบบ Live play เพื่อเกิดความแปลกใหม่ในการรับฟัง และรวมถึงการควบคุมการปรับค่าฟังก์ชันพื้นฐาน ได้แก่ Bass-Treble ของสัญญาณ ฟังก์ชัน Loudness ในส่วนของอุปกรณ์การทำงานนั้น จะประกอบด้วย ส่วนต่างๆ ได้แก่ ส่วนของการรับข้อมูล Input แบบAnalog(สัญญาณเสียงแบบ 2.0 Channel) มาทำการแปลงสัญญาณ Analog เป็น Digital เพื่อให้ทำการสังเคราะห์สัญญาณ บนชิพได้ ,ส่วนของการส่งข้อมูล พารามิเตอร์เพื่อสั่งงานให้ชิพทำการสังเคราะห์สัญญาณ ได้ตามที่ต้องการ ,ส่วนการแปลงค่า สัญญาณ Digital ที่ทำการสังเคราะห์แล้วให้กลับมาเป็นสัญญาณ Analog เพื่อส่งออกมาที่ ภาคขยาย(Amplifier) เพื่อส่งต่อมาที่ Output ของอุปกรณ์ ซึ่งจะมีการแยกสัญญาณ Output ซึ่งมีการนำ chip ทั้งหมด 2 ตัว เพื่อทำให้เกิดความสร้างสรรค์ ของรูปแบบเสียง แยกออกเป็น ด้านหน้า และด้านหลัง ซึ่งด้านหน้าและด้านหลัง จะมีค่าพารามิเตอร์เช่น ค่า Delay ต่างๆกันไปในแต่ละฟังก์ชัน คล้ายกับจำลองระบบเสียงแบบ Surround ในการศึกษาครั้งนี้เป็นการทำการควบคุม Chip แยกกัน ออกไปอย่างอิสระ เพื่อให้สามารถนำไปพัฒนาสร้าง ฟังก์ชันการจำลองการใช้งานให้กลายเป็น ระบบ Surround ที่สมบูรณ์แบบต่อไป หรือพัฒนาอุปกรณ์ในรูปแบบอื่นต่อไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 2

ทฤษฎีและหลักการการทำงานของอุปกรณ์

ในโลกปัจจุบันนี้เทคโนโลยีต่างๆ ได้ถูกนำมาพัฒนาในด้านต่างๆ อย่างกว้างขวาง รวมถึงการนำเทคโนโลยี แบบเชิงเลข หรือ ระบบ Digital มาใช้ในการแทนระบบแบบเดิม หรือแบบ Analog ตัวอย่างเช่น การเก็บข้อมูลต่างๆ ในคอมพิวเตอร์ การถ่ายภาพด้วยกล้องแบบ Digital การบันทึกข้อมูลเสียงด้วย CD แทนการบันทึกแบบ cassette tape ซึ่งมีข้อดีกว่าแบบเดิมมากมาย แต่ยังคงมีการพัฒนาต่อไปในด้านต่างๆ ให้มีคุณภาพของข้อมูลเทียบเท่าแบบอนาลอก ซึ่งเห็นได้ว่าเป็นความเป็นไปได้อย่างยิ่งในอนาคต Digital Audio เป็นเรื่องที่น่าทำการศึกษาเป็นอย่างมากเนื่องจากในปัจจุบันความสะดวกต่อการใช้งาน รวมถึงการสังเคราะห์ข้อมูลทำได้สะดวกกว่าแบบอนาลอก โดยสามารถใช้ การสังเคราะห์สัญญาณด้วยการประมวลผลเชิงเลข (Digital Signal Processing) ซึ่งมีการทำงานดังนี้



รูปที่ 2.1 Block Diagram of a possible digital processing system

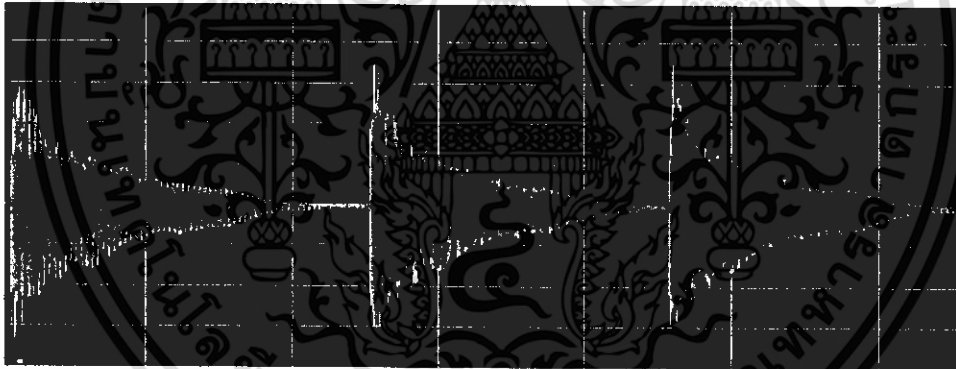
2.1 สัญญาณเสียง

เสียงที่เราได้ยินนั้นเป็นเพราะอากาศมีการเปลี่ยนแปลงความดัน เช่น เมื่อมีใครเคาะโต๊ะ ก็ จะเกิดการชนกันระหว่างโมเลกุลของมือกับ โมเลกุลของโต๊ะ ส่งผลทำให้โมเลกุลของโต๊ะซึ่งมีความเครียดมากกว่ามือเกิดการตั่นมากขึ้น การตั่นของ โมเลกุลนี้สามารถจะลดลงได้ด้วยการถ่ายเทพลังงานให้โมเลกุลของอากาศที่วิ่งมาชนทำให้โมเลกุลอากาศมีความเร็วสูงขึ้น โดยความดันของอากาศจะขึ้นอยู่กับพลังงานเมื่อ โมเลกุลเกิดการชนกัน หลังจากนั้นจะมีการถ่ายเทพลังงานผ่านอากาศต่อกันมาเป็นทอดๆ ทำให้เกิดเป็นคลื่นของความดันที่แผ่ออกไป เมื่อเดินทางมาถึงหูของเรา แผ่นไดอะแฟรมที่หูก็จะเปลี่ยนความดันอากาศให้เป็นสัญญาณไฟฟ้าส่งไปยังสมอง ดังนั้นเราจะได้ยินเสียงได้ก็ต่อเมื่อเกิดการเปลี่ยนแปลงของความดันบรรยากาศเปลี่ยนแปลงในเวลาหนึ่งๆ

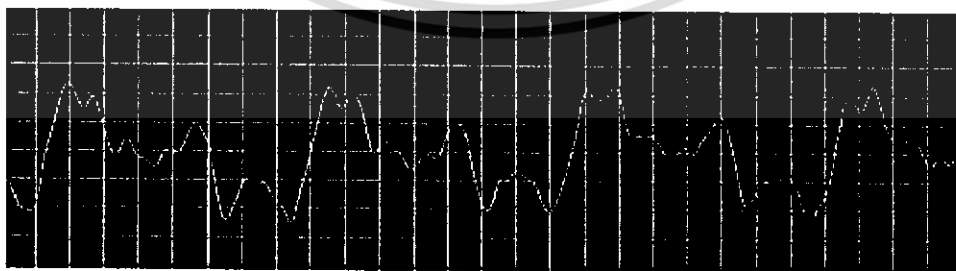
ในขณะที่ไม่มีคลื่นเสียงความดันบรรยากาศจะคงที่ หลังจากนั้นเมื่อมีคลื่นเสียงเกิดขึ้น ความดันบรรยากาศจะแกว่งรอบๆ ค่าความดันปรกติ โดยถ้าหากแกว่งออกจากค่าปรกติมาก เราก็จะเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สวอนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รับรู้ว่าเสียงดังมาก ซึ่งอัตราการเปลี่ยนแปลงของความดันนี้สามารถแสดงผลได้ในแง่ของแอมพลิจูดและความถี่ โดยเราอาจจะมองอัตราการเปลี่ยนแปลงของความดันนี้ให้อยู่ในรูปของสัญญาณคลื่นไซน์ก็ได้ แต่ในความเป็นจริงแล้ว คลื่นเสียงในธรรมชาติมีความซับซ้อนกว่านั้นมาก เนื่องมาจากการเปลี่ยนแปลงของแอมพลิจูด และความถี่ที่มีการเปลี่ยนแปลงเกิดขึ้นตลอดเวลา ซึ่งเราเรียกลักษณะรูปคลื่นเช่นนี้ว่า waveform และถึงแม้ว่า waveform จะมีความซับซ้อนอย่างไรก็ตาม เราก็สามารถที่จะทำการกระจายออกมาได้ในรูปของสัญญาณคลื่นไซน์ที่มีแอมพลิจูด และความถี่คงที่ที่แตกต่างกันหลายๆจุด โดยเมื่อนำจุดของสัญญาณคลื่นไซน์นั้นๆกลับมารวมกันก็จะได้เป็น waveform ซึ่งจากทฤษฎีของกลศาสตร์ควอนตัมจะแสดงให้เห็นได้ว่า wave function ของระบบหนึ่งๆ สามารถเขียนให้อยู่ในรูปของ Gaussian functions หลายๆเทอม โดย Gaussian functions นี้ในทางกลศาสตร์ควอนตัมจะเรียกว่า basis set แต่ทางด้านเสียงจะเรียกว่า timbre

Timbre นี้เองที่ทำให้เสียงของเครื่องดนตรีแต่ละชนิดมีความแตกต่างกัน ถึงแม้ว่าเราจะเล่นด้วยระดับเสียงเดียวกันก็ตาม และนอกจากนั้นเมื่อเล่นเครื่องดนตรีชนิดเดียวกันโดยใช้ระดับเสียงที่แตกต่างกันแล้ว รูปแบบของ waveform ที่ได้จะไม่แตกต่างกันมากนัก เนื่องจากในเครื่องดนตรีเดียวกันแต่ในระดับเสียงต่างกัน จะมี timbre หรือ basis set เหมือนกัน แต่ผสมเสียงโดยใช้ปริมาณของแต่ละสัญญาณคลื่นไซน์ที่แตกต่างกัน



รูปที่ 2.2 แสดงตัวอย่างของ waveform ของเสียง โด เร มี ที่เกิดขึ้นจากเปียโน



รูปที่ 2.3 แสดงรายละเอียดของ waveform ซึ่งเกิดขึ้นจากการผสมกันของสัญญาณคลื่นไซน์ที่มีแอมพลิจูด และความถี่แตกต่างกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

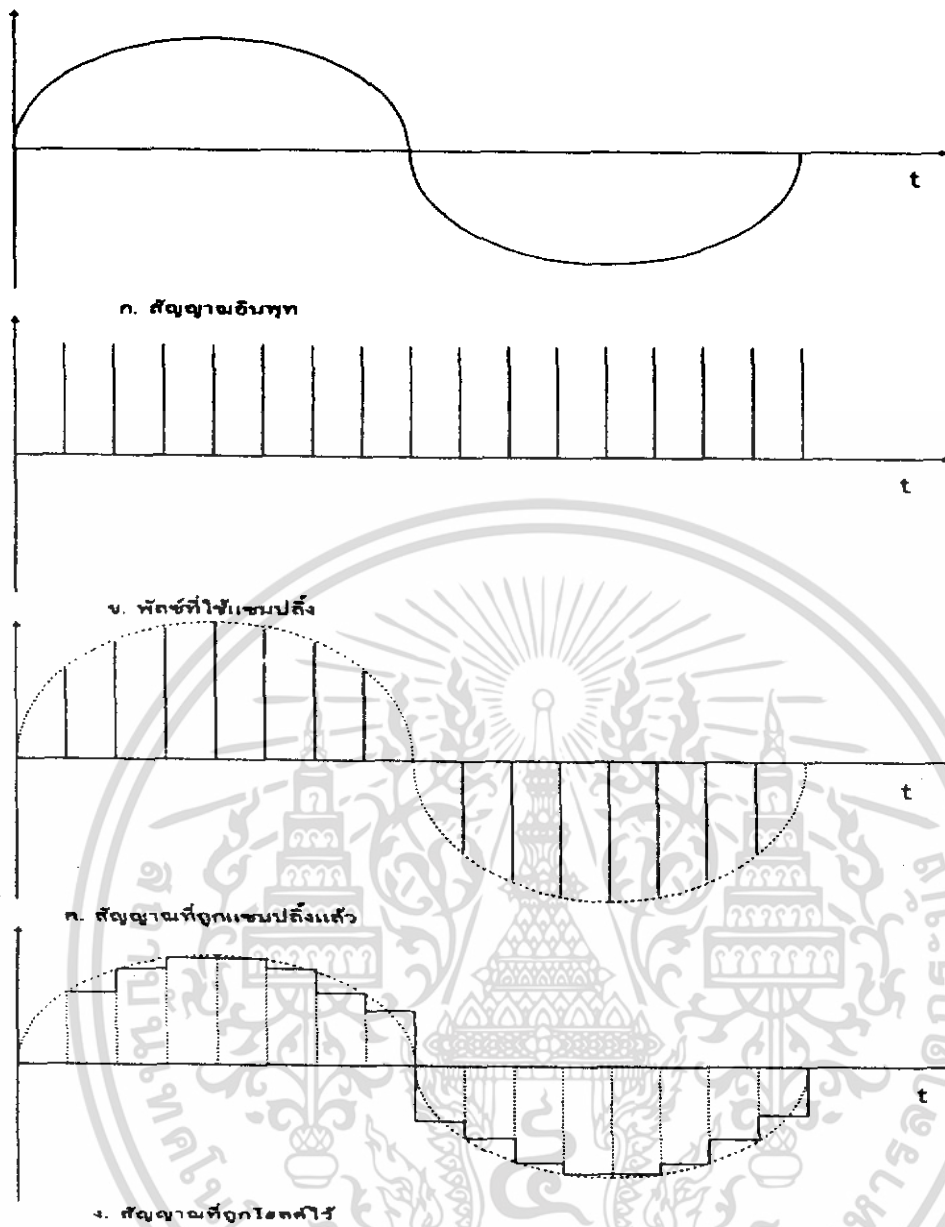
2.1.2 การสุ่มหน้าคลื่น (sampling of waveform)

การเก็บตัวอย่าง (sampling) เกิดขึ้นเนื่องจากสัญญาณเสียงที่เป็นสัญญาณดิจิทัลแตกต่างจากสัญญาณอนาล็อกที่เป็นสัญญาณที่มีความต่อเนื่อง โดยในการบันทึกเสียงเป็นสัญญาณอนาล็อกนั้นเราจะใช้ไมโครโฟนในการเปลี่ยนคลื่นความดันบรรยากาศไปเป็นระดับแรงดันไฟฟ้า จากนั้นจะเก็บสัญญาณไฟฟ้านี้ในรูปของสนามแม่เหล็กบนวัสดุแม่เหล็กเช่น เทปคาสเซ็ท ซึ่งสัญญาณที่ได้จะเป็นสัญญาณอนาล็อกที่มีความต่อเนื่อง โดยหากเราต้องการอัดเสียงจากเทปม้วนหนึ่งลงอีกม้วนหนึ่งเราจะต้องทำการแปลงสัญญาณแม่เหล็กให้กลับมาเป็นสัญญาณไฟฟ้า จากนั้นก็บันทึกสัญญาณไฟฟ้านี้ให้เป็นสัญญาณแม่เหล็กบนเทปอีกม้วน โดยขั้นตอนในการแปลงสัญญาณไปมานี้จะทำให้เกิดเสียงรบกวน (noise) แทรกอยู่กับเสียงที่ต้องการ ซึ่งการบันทึกเสียงแบบดิจิทัลจะต่างออกไป โดยสัญญาณเสียงจะมีลักษณะที่ไม่ต่อเนื่องอันเกิดจากการสุ่มหน้าคลื่น (sampling of waveform) โดยการสุ่มหน้าคลื่นเพื่อคว่าในสัญญาณในขณะนั้นมีแอมพลิจูดเท่าไร ซึ่งอัตราในการสุ่มหน้าคลื่นนี้ เรียกว่า อัตราการแซมปลิง (sampling rate) เช่น 44.1KHz แซมปลิง หมายความว่า จะทำการสุ่มข้อมูล 44,100 ครั้งต่อวินาที ทำให้ได้ข้อมูลของแอมพลิจูดของสัญญาณทั้งสิ้น 44,100 ข้อมูลในเวลา 1 วินาที โดยรูปแบบของสัญญาณที่ทำการสุ่มหน้าคลื่นนั้นสามารถแสดงได้ ดังรูปที่ 2.4

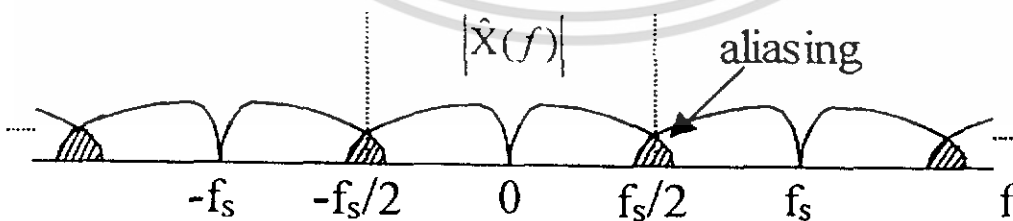
ทฤษฎีของการสุ่มสัญญาณกล่าวไว้ว่า ถ้าสัญญาณที่ต้องการสุ่มมีความถี่สูงสุด F_{max} แล้วเพื่อให้ได้สัญญาณที่สุ่มเป็นตัวแทนที่ถูกต้องของสัญญาณอินพุท ความถี่ที่ใช้ในการสุ่ม F_s จะต้องมีค่ามากกว่าสองเท่าของความถี่สูงสุดของสัญญาณที่ต้องการทำการสุ่ม นั่นคือ

$$F_s > 2F_{max}$$

ซึ่งเรียก $2F_{max}$ นี้ว่า ความถี่ไนควิสต์ (Nyquist frequency) โดยถ้าหากเราใช้ F_s ต่ำกว่าค่าความถี่ไนควิสต์แล้วจะทำให้เกิดความผิดพลาดในการสุ่มที่เรียกว่า aliasing ซึ่งเป็นองค์ประกอบความถี่ที่ซ้อนทับกันดังแสดงในรูปที่ 2.5



รูปที่ 2.4 แสดงรูปแบบของสัญญาณที่เกิดขึ้นเนื่องจากการทำการสุ่มหน้าคลื่น

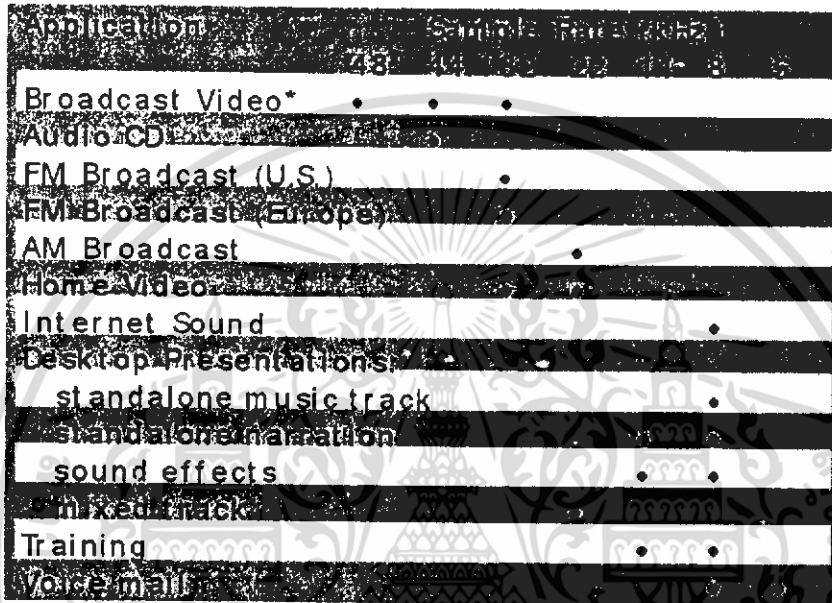


รูปที่ 2.5 แสดงสัญญาณในเชิงความถี่ที่เกิดขึ้นเมื่อใช้ F_s ต่ำกว่า $2F_{max}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.6 แสดงการแปลงสัญญาณที่ต่อเนื่องมาเป็นสัญญาณที่ดิจิทัลโดย A/D และทำการแปลงกลับเป็นสัญญาณอนาล็อกโดยใช้ D/A



รูปที่ 2.7 แสดงอัตราการแซมปลิงของสัญญาณต่างๆ

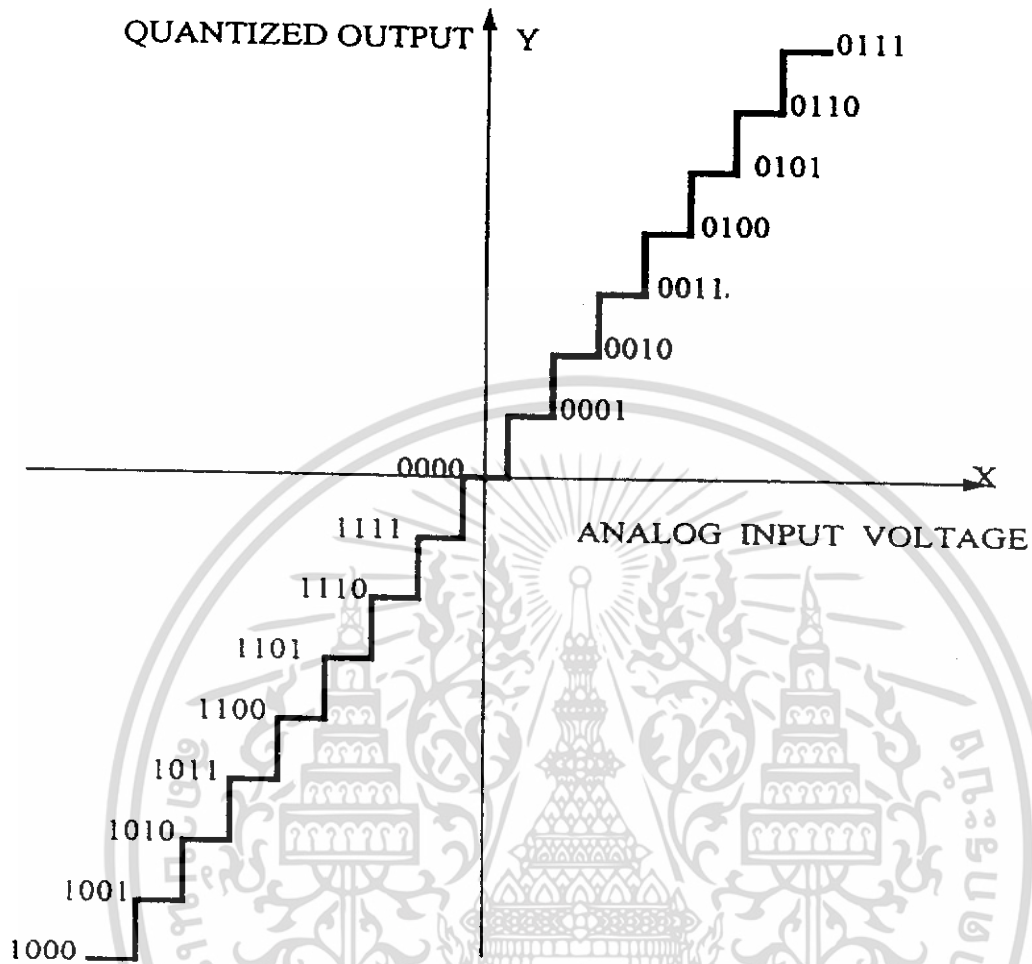
2.1.3 การควอนไทซ์ (quantization)

อัตราการแซมปลิงจะเป็นตัวกำหนดความมากน้อยของจำนวนจุดที่ใช้แทนหน้าคลื่น โดยเมื่อเราทำการกำหนดจุดลงไปแล้วลำดับต่อไปจะเป็นระดับของสัญญาณซึ่งเป็นข้อมูลของแอมพลิจูดของสัญญาณในตำแหน่งที่ทำการสุ่มข้อมูล โดยจำนวนระดับของสัญญาณจะขึ้นอยู่กับจำนวนบิตของข้อมูล เช่น การควอนไทซ์แบบ 16 บิต จะได้ระดับของสัญญาณที่เกิดจากการควอนไทซ์ทั้งสิ้น 65,536 ระดับสัญญาณ

ทฤษฎีของการควอนไทซ์ (quantization theorem) กล่าวไว้ว่า การควอนไทซ์เป็นขบวนการแปลงสัญญาณอนาล็อกให้กลายเป็นข้อมูลทางดิจิทัลที่เป็นสัดส่วนกับสัญญาณอนาล็อก เช่น อยู่ในรูปของรหัสไบนารี เป็นต้น โดยหากเรานำเอารหัสที่ได้จากการควอนไทซ์ และขนาดของสัญญาณอนาล็อกมาเขียนเป็นกราฟ ก็จะได้กราฟควอนไทซ์ทรานเฟอร์ฟังก์ชัน (Quantize Transfer Function) ดังแสดงในรูปที่ 2.8

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

n : จำนวนบิตของรหัสดิจิทัล



รูปที่ 2.8 แสดงทรานเฟอร์ฟังก์ชันของการควอนไทซ์แบบ 4 บิต

ค่าความแตกต่างของแต่ละระดับสัญญาณที่เกิดขึ้นนั้นสามารถคำนวณหาได้จาก

$$Q = \text{FSR} / 2^n$$

โดยที่ Q : ค่าความแตกต่างของแต่ละระดับสัญญาณ

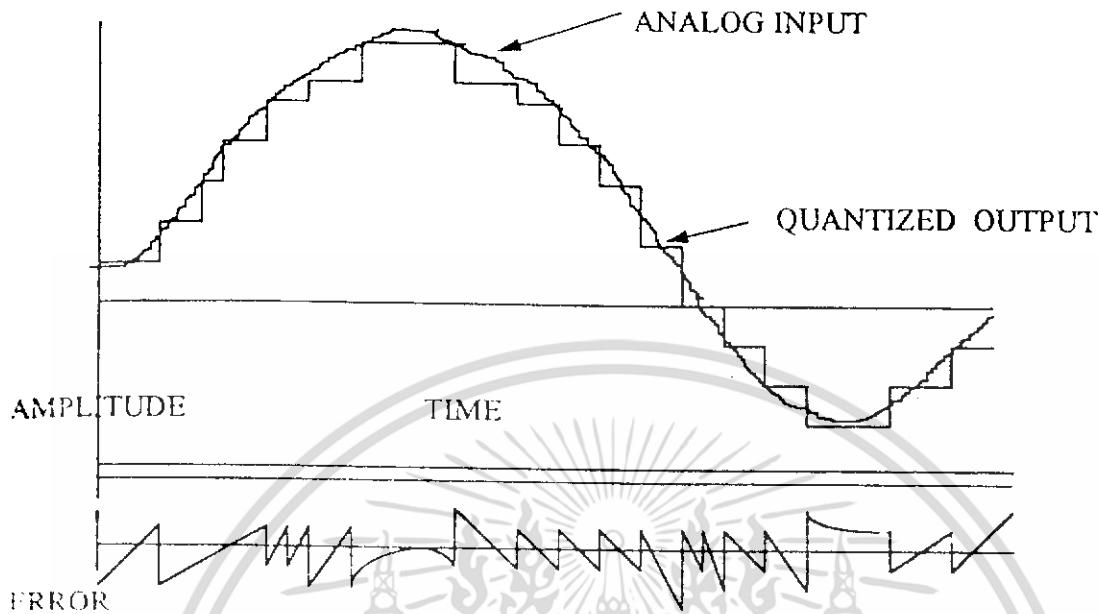
FSR : ช่วงเต็มสเกลของสัญญาณอนาล็อก (Full Scale Range)

n : จำนวนบิตของรหัสดิจิทัล

จากสมการจะเห็นว่า เมื่อจำนวนบิตมากขึ้น ขนาดของ Q ก็จะลดลง และถ้าเรานำสัญญาณอนาล็อกใดๆมาทำการควอนไทซ์แล้ว จะเห็นว่าเมื่อนำผลที่ได้จากการควอนไทซ์มาเปรียบเทียบกับสัญญาณอนาล็อกนั้นแล้ว ก็จะพบว่ามีผิดพลาดเกิดขึ้น ซึ่งเราเรียกว่า ความผิดพลาดควอนไทซ์ (quantization error) ดังแสดงในรูปที่ 2.9 โดยความผิดพลาดที่เกิดขึ้นนี้เป็นธรรมชาติของการควอน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ไตซ์ ซึ่งจะทำให้การแก้ไขไม่ได้ แต่สามารถลดค่าความผิดพลาดนี้ได้ โดยการเพิ่มจำนวนบิตของการควอนไทซ์



รูปที่ 2.9 แสดงความผิดพลาดที่เกิดขึ้นจากการควอนไทซ์

2.1.4 ขนาดของไฟล์เสียง และการบีบอัดข้อมูล

ในการทำการบันทึกเสียงเราสามารถทำการประมาณว่าขนาดของไฟล์เสียงเมื่อเราบันทึกเสียงด้วยอัตราการแซมปลิง และจำนวนบิตต่างๆกันนั้นจะมีขนาดต่างกันอย่างไรได้จาก

ขนาดของไฟล์เสียงเป็นไบต์ = ((อัตราการแซมปลิง หน่วยเป็น Hertz) x (จำนวนวินาทีของเสียง) x (การควอนไทซ์ หน่วยเป็นบิต) x (จำนวนแชนแนล)) / 8

เช่น สมมติว่าต้องการอัดเพลงของซึ่งยาว 3 นาที ด้วยอัตราการแซมปลิง 44.1 kHz และ ใช้ระดับการควอนไทซ์แบบ 16 bit โดยมี 2 แชนแนล จะต้องใช้ขนาดไฟล์ คือ

ขนาดไฟล์(3 นาที, 44.1 kHz, 16 บิต, สเตอริโอ) = (44,100) x (180) x (16) x (2) / (8) = 31,752,000 ไบต์

จะเห็นได้ว่าขนาดของไฟล์เสียงที่ได้นั้นมีขนาดใหญ่มาก แต่เราสามารถลดขนาดของข้อมูลได้ โดยอาศัยการบีบอัดข้อมูล (data compression) ซึ่งมีมากมายหลายวิธี เช่น Ohm's Law compression (U-Law) ,Amp's Law compression (A-Law) ,ADPCM ซึ่ง 2 วิธีแรกมีอัตราส่วนในการบีบอัดประมาณ 2:1 ส่วนวิธีหลังสามารถทำได้ 4:1 และนอกจากนั้นในปัจจุบันเรายังมีวิธี MPEG ซึ่งสามารถบีบอัดข้อมูลได้ถึง 16:1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.2 ทฤษฎีไมโครคอนโทรลเลอร์

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MSC-51 มีสมาชิกในตระกูลหลายเบอร์ด้วยกัน แต่ละเบอร์จะมีคุณสมบัติพิเศษบางอย่างแตกต่างกัน เช่น มีหน่วยความจำภายในสำหรับเก็บโปรแกรมและข้อมูลภายในชิปเพิ่มขึ้น มีวงจรเปลี่ยนค่าสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิทัลในตัว สามารถรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ได้หลายชนิด ทำกระบวนการ DMA (Direct Memory Access) ได้ในตัว มีรีจิสเตอร์สำหรับใช้เป็นไทมเมอร์หรือเคาน์เตอร์เพิ่มขึ้น

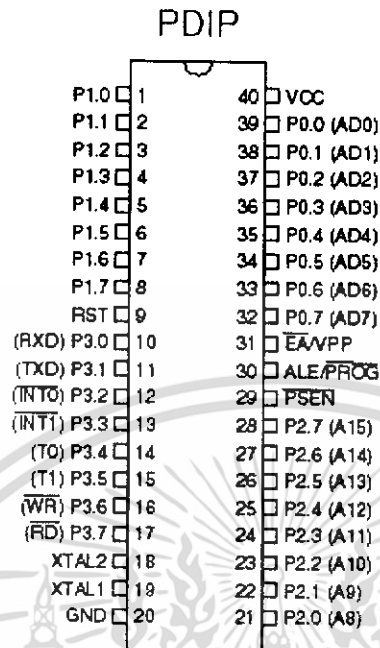
ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 ทุกเบอร์ใช้แรงดันเพียง 5 โวลต์ในการทำงาน ส่วนกระแสไฟฟ้าที่ใช้จะแตกต่างกันไปตามชนิดของเทคโนโลยีที่ใช้การผลิต เบอร์ของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูลนี้ที่มีตัวอักษร C อยู่ตรงกลางเบอร์ เช่น 80C31, 80C51 จะเป็นเบอร์ของชิปที่ผลิตโดยอาศัยเทคโนโลยี CMOS ซึ่งใช้พลังงานในการทำงานน้อยกว่าและสามารถควบคุมการใช้พลังงานของตัวชิปได้จากโปรแกรมเพื่อการประหยัดพลังงานในระบบ

2.2.1 คุณสมบัติของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51

- เป็นไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ใช้ซีพียูขนาด 8 บิต
- ภายในมีหน่วยความจำโปรแกรมเป็นแบบแฟลชสามารถลบและเขียนใหม่ได้ทันที
- หน่วยความจำข้อมูลพื้นฐานเป็นหน่วยความจำแบบแรม ในบางเบอร์จะมีหน่วยความจำแบบอีอีพรอมเพิ่มเติม
- ขาพอร์ตเป็นแบบสองทิศทาง สามารถใช้งานเป็นได้ทั้งอินพุต และเอาต์พุต
- มีวงจรสื่อสารอนุกรมแบบฟูลดูเพล็กซ์
- ไทมเมอร์/เคาน์เตอร์ขนาด 16 บิตอย่างน้อย 2 ตัว
- สามารถรองรับแหล่งกำเนิดอินเตอร์รัปต์ได้ 6 ประเภท
- สามารถขยายหน่วยความจำภายนอกเพิ่มเติมได้สูงสุด 64 กิโลไบต์
- มีวงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาอยู่ภายในชิป
- มีวงจรสื่อสารอนุกรมแบบ SPI สำหรับในอนุกรม AT89Sxx
- มีวอตช์ด็อกไทมเมอร์ในตัว สำหรับในอนุกรม AT89Sxx

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.2.2 การจัดขาของไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51



รูปที่ 2.10 แสดงตำแหน่งขาของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

หน้าที่การใช้งานแต่ละขาของชิปไมโครคอนโทรลเลอร์ในตระกูล MCS-51 มีดังนี้

- ขา GND (ขา 20) สำหรับต่อลงกราวนด์
- ขา Vcc (ขา 40) สำหรับต่อแหล่งจ่ายแรงดันกระแสตรงขนาด 5 โวลต์ (DC 5 Volt)
- ขาพอร์ต 0 (ขา 32-39) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 0 ขนาด 8 บิต (P0.0-0.7) แบบ Open Drain Bidirectional พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ โดยหากใช้งานเป็นอินพุตพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะถูกปล่อยลอย (มีสถานะเป็นอิมพีแดนซ์สูง) นอกจากใช้งานเป็นอินพุตพอร์ตแล้ว พอร์ต 0 ยังใช้ในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บ โปรแกรมและข้อมูลภายนอกชิปด้วย โดยส่งค่าแอดเดรสไบต์ค่า (A0-A7) และมัลติเพล็กซ์กับการรับส่งข้อมูล (D0-D7) จากหน่วยความจำระหว่างการเขียนหรืออ่านข้อมูล โดยมีวงจรพูลอัพภายใน

- ขาพอร์ต 1 (ขา 1-8) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 1 (P1.0-P1.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุตหรือเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ หากต้องการใช้งานเป็นอินพุตพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อให้มีสถานะเป็นอิมพีแดนซ์สูง โดยมีวงจรพูลอัพภายใน

- ขาพอร์ต 2 (ขา 21-28) มี 8 ขา ใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 2 (P2.0-P2.7) ขนาด 8 บิต แบบ Open Drain Bidirectional พอร์ตนี้สามารถใช้งานเป็นอินพุตเอาต์พุตพอร์ตทั่วไปได้ โดยหากใช้งานเป็นอินพุตพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อบังคับให้ขาอยู่ในสถานะ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เป็นอิมพีแดนซ์สูง นอกจากจะใช้งานเป็นอินพุทเอาต์พุทพอร์ตทั่วไปแล้ว พอร์ต 2 ยังใช้งานในการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บ โปรแกรมและข้อมูลภายนอกชิปด้วย โดยใช้สำหรับส่งค่าแอดเดรส บัสไบต์สูง (A8-A15) และมีวงจรถวล้อพภายใน

- ขาพอร์ต 3 (ขา 10-17) มี 8 ขาใช้เป็นขาสำหรับพอร์ต 3 (P3.0-3.7) สามารถใช้งานเป็นอินพุทเอาต์พุทพอร์ตทั่วไปได้ หากต้องการใช้งานเป็นอินพุทพอร์ต ต้องโหลดค่า 1 ไปยังแต่ละบิตของพอร์ตนี้ เพื่อให้มีสถานะเป็นอิมพีแดนซ์สูงโดยใช้วงจรถวล้อพภายใน นอกจากนี้ยังใช้งานในหน้าที่พิเศษต่าง ๆ อีกหลายอย่างดังนี้

ขา P3.0 ใช้รับข้อมูลภายนอกแบบอนุกรม

ขา P3.1 ใช้ส่งข้อมูลไปภายนอกแบบอนุกรม

ขา P3.2 ใช้เป็นอินพุทเพื่อรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ชนิดที่ 0

ขา P3.3 ใช้เป็นอินพุทเพื่อรับสัญญาณอินเตอร์รัปต์ชนิดที่ 1

ขา P3.4 สัญญาณอินพุทให้เคาน์เตอร์ของ ไทเมอร์ 0

ขา P3.5 สัญญาณอินพุทให้เคาน์เตอร์ของ ไทเมอร์ 1

ขา P3.6 ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการเขียนข้อมูล ไปยังหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิป

ขา P3.7 ใช้เป็นสัญญาณควบคุมการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลภายนอกชิป

การใช้งานพอร์ต 3 ในหน้าที่พิเศษดังกล่าวนี้จะต้องโหลดค่า 1 แต่ละบิตที่ต้องการใช้ก่อนทุกครั้ง

- ขา RST (ขา 9) ใช้สำหรับการรีเซตวงจรทุกอย่างภายในชิปเพื่อเริ่มต้นการทำงานใหม่ การรีเซตใช้เมื่อเริ่มจ่ายพลังงานหรือเมื่อโปรแกรมเกิดทำงานผิดพลาด เมื่อต้องการรีเซตชิป MCS-51 ขานี้ต้องมีสถานะ 1 เป็นเวลาอย่างน้อย 2 แมกซ์ซีไนเซกัลระหว่างที่ออสซิลเลเตอร์ยังทำงานอยู่ โดยต้องต่อตัวต้านทานค่า 8.2 กิโลโอห์ม เพื่อทำหน้าที่พูลดาวน์ (รักษาค่าแรงดันไฟฟ้าให้มีสถานะเป็นกราวนด์) และเพื่อให้ตัวชิปรีเซตเองเมื่อเริ่มจ่ายพลังงานให้ต่อตัวเก็บประจุขนาด 10 ไมโครฟารัด ครอบระหว่างขา RST กับ Vcc

- ขา ALE/PROG (ขา 30) เป็นขาใช้สำหรับส่งสัญญาณออกไปภายนอก เพื่อควบคุมการแลตช์ค่าแอดเดรสไบต์ต่ำ (address latch enable) จากพอร์ต 0 ในระหว่างการติดต่อหน่วยความจำสำหรับเก็บ โปรแกรม หรือข้อมูลภายนอก ปกติเมื่อไม่มีการติดต่อหน่วยความจำภายนอก ขานี้จะส่งสัญญาณพัลส์ออกมาด้วยความถี่ 1/8 ของความถี่ออสซิลเลเตอร์ ที่ใช้ตลอดเวลา ดังนั้นเราสามารถใช้ความถี่ที่จากขานี้ไปใช้งานอย่างอื่นได้ แต่ความถี่ที่ขานี้จะลดลงครึ่งหนึ่งในระหว่างติดต่อกับหน่วยความจำสำหรับเก็บข้อมูลที่อยู่ภายนอกชิป นอกจากนี้ขา ALE ยังใช้สำหรับควบคุมการเขียน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โปรแกรมลงไปใน EPROM สำหรับ MCS-51 เบอร์ที่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปเป็น EPROM

- ขา PSEN (ขา 29) ใช้ส่งสัญญาณสโตรปเพื่ออ่านสัญญาณจากโปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิป (program strobe enable) เมื่อชิปทำงานด้วยโปรแกรมภายนอก ขานี้จะส่งสัญญาณสโตรป 2 ครั้งในแต่ละแมชชีนไซเคิล แต่ในช่วงการเขียนหรืออ่านข้อมูลจากหน่วยความจำภายนอกหรือเมื่อใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิปจะไม่มีสัญญาณออกมาจากขานี้

- ขา EA/Vpp (ขา 31) เป็นขาสำหรับใช้เลือกให้ MCS-51 ทำงานจากโปรแกรมที่อยู่ภายในหรือภายนอกชิป โดยหากขานี้มีสถานะเป็น 0 หมายถึงให้ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำที่เก็บโปรแกรมภายนอก หากขานี้มีสถานะเป็น 1 หมายถึงบังคับให้ MCS-51 ใช้โปรแกรมจากหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป และสำหรับ MCS-51 ที่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป สามารถเลือกให้ทำงานได้ทั้งจากโปรแกรมที่เก็บในหน่วยความจำภายในชิปหรือจากโปรแกรมที่เก็บไว้ในหน่วยความจำภายนอกชิปด้วยการต่อขา EN กับไฟเลี้ยงหรือกราวด์ตามลำดับ ส่วนใน MCS-51 ที่ไม่มีหน่วยความจำสำหรับเก็บโปรแกรมภายในชิป ให้ต่อขานี้ลงกราวด์เสมอ

- ขา XTAL 1 (ขา 19) ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นอินพุตเข้าสู่วงจรรอสซซิเลเตอร์
- ขา XTAL 2 (ขา 18) ใช้ต่อคริสตัลภายนอก โดยเป็นเอาต์พุตออกจากวงจรรอสซซิเลเตอร์

2.2.3 วิธีการเข้าถึงข้อมูล

คำสั่งที่ใช้ควบคุมการทำงานของ MCS-51 มีสองประเภทคือ คำสั่งที่ต้องการข้อมูลมาดำเนินการเพื่อให้ได้ผลลัพธ์ และ คำสั่งที่ไม่ต้องการข้อมูลมาดำเนินการคำสั่งที่ต้องการข้อมูลจะมีวิธีการเข้าถึงข้อมูลได้หลายวิธีดังนี้

- วิธีการเข้าถึงข้อมูลโดยตรง (direct addressing)
- วิธีการเข้าถึงข้อมูลโดยทางอ้อม (indirect addressing)
- วิธีการเข้าถึงข้อมูลในรีจิสเตอร์ใช้งานทั่วไป (register instructions)
- วิธีการเข้าถึงข้อมูลในรีจิสเตอร์เฉพาะของตัวคำสั่ง (register – specific instructions)
- วิธีการเข้าถึงข้อมูลที่กำหนดเองโดยตรง (immediate constants)
- วิธีการเข้าถึงข้อมูลที่มีตัวชี้อ้างอิง (indexed addressing)

2.3 ระบบบัส I²C

I²C ย่อมาจาก Inter-IC Communication หมายถึง การติดต่อสื่อสารระหว่างไอซี โดยบัส I²C ได้รับการพัฒนาขึ้นมาด้วยจุดมุ่งหมายหลักคือ ต้องการให้ไอซีหรือโมดูลสามารถติดต่อ ทำงาน และควบคุมการทำงานได้ โดยอาศัยสายสัญญาณเพียง 2 เส้น คือ สายข้อมูลในการทำการส่งข้อมูล และสายสัญญาณนาฬิกาในการกำหนดจังหวะการทำงาน โดยการต่อร่วมกันของอุปกรณ์บนบัส I²C นั้นสามารถทำได้โดยต่อสายข้อมูล และสายสัญญาณนาฬิกาของอุปกรณ์แต่ละตัวขนานหรือพ่วงกันไป ส่วนการกำหนดแอดเดรสหรือตำแหน่งสำหรับติดต่ออุปกรณ์แต่ละตัวนั้นจะใช้รหัสข้อมูล และการกำหนดสถานะลอจิกที่ขาแอดเดรสของอุปกรณ์แต่ละตัว

สายข้อมูลบนบัส I²C มีชื่อเรียกอย่างเป็นทางการว่า สายข้อมูลอนุกรมหรือ SDA (Serial Data line) ส่วนสายสัญญาณนาฬิกามีชื่อเรียกว่า สายสัญญาณนาฬิกาอนุกรมหรือ SCL (Serial Clock line)

2.3.1 คุณสมบัติโดยทั่วไปของบัส I²C

สาย SDA และ SCL เป็นสายสัญญาณ 2 ทิศทาง (bi-directional line) โดยจะต้องมีการต่อตัวต้านทานพูลอัพกับแรงดัน +5V ไว้ตลอดเวลา เพื่อให้สายมีสถานะลอจิกสูงขณะที่ไม่มีการติดต่อใช้งาน ทั้งยังช่วยในการป้องกันสัญญาณรบกวนที่อาจมีเข้ามาในสายสัญญาณทั้งสอง โดยอัตราการถ่ายทอดข้อมูลบนบัส I²C นั้นสูงถึง 100 กิโลบิตต่อวินาทีในโหมดปกติ และสูงถึง 400 กิโลบิตต่อวินาทีในโหมดความเร็วสูง อุปกรณ์ที่ต่ออยู่บนบัส I²C จะต้องมีค่าความจุไฟฟ้ารวมที่เกิดขึ้นระหว่างสาย SDA และ SCL ไม่เกิน 400 pF การเข้าถึงอุปกรณ์บนบัส I²C จะใช้ข้อมูลสำหรับการเข้าถึง 2 คำ คือ 7 บิต (7-bit addressing) หรือ 10 บิต (10-bit addressing)

2.3.2 หลักการของบัส I²C

บัส I²C ประกอบด้วยสายสัญญาณ 2 เส้น คือ SDA และ SCL อุปกรณ์ที่ต่อพ่วงบนบัสสามารถมีได้มากมาย ดังนั้นจึงต้องมีการกำหนดรูปแบบของการติดต่อบนบัสเพื่อให้ผู้ใช้งานทราบว่าขณะนี้อุปกรณ์ใดติดต่อกันอยู่ และอุปกรณ์ตัวใดเป็นตัวรับหรือตัวส่ง ซึ่งการอธิบายลักษณะหน้าที่ และนิยามของอุปกรณ์ที่ต่ออยู่บนบัส I²C เพื่อเป็นข้อตกลงก่อนการอธิบายการทำงานของบัส I²C นั้นสามารถอธิบายได้ดังนี้

อุปกรณ์ที่เป็นผู้สร้างข้อมูลหรือส่งข้อมูล เรียกว่า ตัวส่ง (transmitter)

อุปกรณ์ที่เป็นผู้รับข้อมูล เรียกว่า ตัวรับ (receiver) อุปกรณ์

อุปกรณ์ที่ทำหน้าที่ควบคุมจังหวะการติดต่อบนบัส I²C เรียกว่า มาสเตอร์ (master)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อุปกรณ์ที่ถูกควบคุมหรืออุปกรณ์ที่ต่อพ่วงเข้าไปบนบัส I²C เรียกว่า สเลฟ (slave)

ข้อกำหนด 2 ประการสำคัญของการติดต่อบนบัส I²C คือ

1. การถ่ายข้อมูลจะเกิดขึ้นได้เมื่อบัสว่างเท่านั้น
2. ในระหว่างการถ่ายทอข้อมูล เมื่อใดก็ตามที่สาย SCL มีสถานะเป็นลอจิกสูงสายข้อมูลจะต้องรักษาข้อมูลไว้รออย่าให้เกิดการเปลี่ยนแปลงขึ้นอย่างเด็ดขาด มิฉะนั้นสัญญาณที่เกิดขึ้นจะได้รับการแปลความหมายว่าเป็นสัญญาณควบคุมแทน

2.3.3 สถานะที่เกิดขึ้นบนบัส I²C

สถานะที่เกิดขึ้นบนบัส I²C นั้นมีด้วยกัน 5 สถานะ ดังนี้

1. บัสว่าง (Bus not busy) สถานะนี้เกิดขึ้นเมื่อสถานะลอจิกบนสาย SDA และ SCL เป็นลอจิกสูงทั้งคู่ นั่นหมายความว่า เมื่อบัส I²C อยู่ในสถานะนี้แล้วการถ่ายทอข้อมูลสามารถเริ่มต้นขึ้นได้

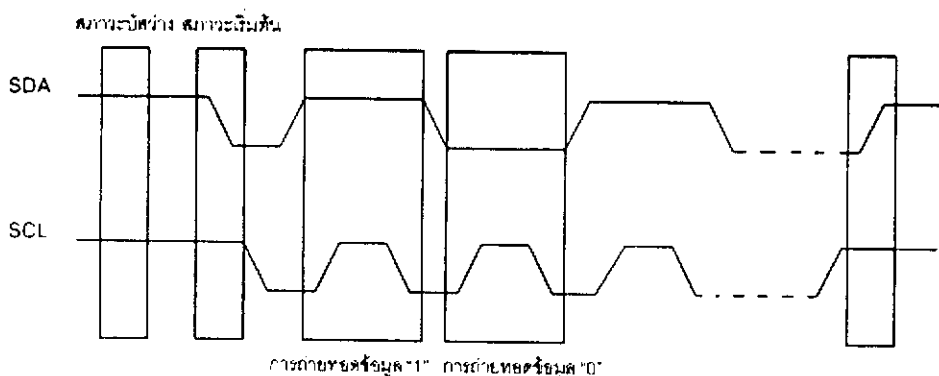
2. เริ่มต้นการถ่ายทอข้อมูล (start data transfer) เกิดขึ้นเมื่อสาย SDA มีการเปลี่ยนแปลงระดับลอจิกจากสูงไปต่ำ ในขณะที่สาย SCL มีสถานะลอจิกสูง เรียกสถานะที่เกิดขึ้นนี้ว่า สถานะเริ่มต้น (start) โดยจะเป็นการเริ่มต้นการถ่ายทอข้อมูล

3. ข้อมูลดำรงอยู่บนบัส (data valid) สถานะนี้เกิดขึ้นถัดจากสถานะเริ่มต้น โดยสถานะลอจิกที่เกิดขึ้นบนสาย SDA ก็คือข้อมูลที่ทำการถ่ายทอ เมื่อสาย SCL เป็นลอจิกสูงสถานะที่สาย SDA จะต้องคงที่ เพื่อให้อุปกรณ์รับรู้ข้อมูลในจังหวะนั้นว่าเป็น “0” หรือ “1” ข้อมูลอาจเกิดการเปลี่ยนแปลงได้ในขณะที่สาย SCL เป็นลอจิกต่ำ แต่เมื่อใดก็ตามที่ต้องการให้เกิดการถ่ายทอข้อมูลอย่างสมบูรณ์ สถานะลอจิกที่ขา SDA ต้องคงที่ตลอดช่วงเวลาที่ยาน SCL มีสถานะลอจิกสูง โดยหากเกิดการเปลี่ยนแปลงสถานะลอจิกในขณะที่สาย SCL มีลอจิกสูงอยู่นั้น อุปกรณ์มาสเตอร์ที่ทำการควบคุมการถ่ายทอข้อมูลจะแปลความหมายเป็นสถานะหยุดหรือสถานะเริ่มต้นก็ได้ ทำให้ข้อมูลที่ทำการถ่ายทอนั้นเกิดความผิดพลาดขึ้น

4. รับรู้ข้อมูล (acknowledge) เกิดขึ้นหลังจากที่การถ่ายทอข้อมูลจากตัวส่งมายังตัวรับเกิดขึ้นอย่างสมบูรณ์ โดยตัวส่งจะทำการส่งข้อมูลมา 1 บิตเรียกว่า บิตรับรู้ (acknowledge bit) มีสถานะเป็นลอจิกสูง หลังจากส่งข้อมูลมาครบถ้วน ส่วนอุปกรณ์มาสเตอร์จะทำการส่งสัญญาณรับรู้พิเศษซึ่งสัมพันธ์กับสัญญาณนาฬิกา อุปกรณ์สเลฟที่ถูกอ้างถึงในการติดต่อหรือกำลังติดต่ออยู่ในขณะนั้นก็จะกำเนิดบิตรับรู้ที่มีสถานะลอจิกต่ำ เพื่อตอบสนองให้ทราบว่าได้รับข้อมูลเรียบร้อยแล้ว

5. หยุดการถ่ายทอข้อมูล (stop data transfer) เกิดขึ้นเมื่อสาย SDA มีการเปลี่ยนแปลงระดับลอจิกจากต่ำ ไปสูง ในขณะที่สาย SCL มีสถานะลอจิกสูง เรียกสถานะที่เกิดขึ้นนี้ว่า สถานะหยุด (stop)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.11 แสดงไคอะแกรมเวลาของสถานะต่างๆบนระบบบัส I²C

2.3.4 การเข้าถึงอุปกรณ์บนบัส I²C

การเข้าถึงอุปกรณ์บนบัส I²C นั้นจะใช้การเข้าถึงแบบ 7 หรือ 10 บิต ในกรณีที่มิอุปกรณ์ต่ออยู่บนบัสไม่มากนัก ใช้การเข้าถึงแบบ 7 บิตก็เพียงพอ แต่ในบางอุปกรณ์ต้องใช้การเข้าถึงแบบ 10 บิต หลังจากที่ติดต่อกับอุปกรณ์แต่ละตัวได้เรียบร้อยแล้วจึงจะเริ่มต้นในการทำการถ่ายทอข้อมูลต่อไป

1. การเข้าถึงแบบ 7 บิต (7-bit addressing)

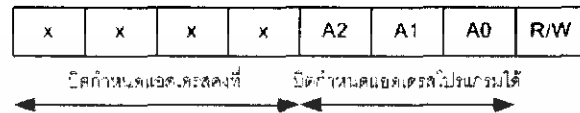
การเข้าถึงแบบ 7 บิตนั้น ข้อมูลไบต์แรกที่เกิดขึ้นหลังจากสถานะเริ่มต้นคือ ข้อมูลที่ใช้ในการอ้างถึงอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อ โดยมีรูปแบบแสดงในการส่งข้อมูลดังรูปที่ 2.11 โดยใน 7 บิตบนรวมทั้งบิต MSB ด้วยจะเป็นข้อมูลแอดเดรสของอุปกรณ์เลขที่ที่ต้องการติดต่อ โดยแบ่งเป็นบิตกำหนดแอดเดรสคงที่ (fixed address bit) จำนวน 4 บิต ซึ่งข้อมูลนี้ อุปกรณ์แต่ละตัวจะถูกกำหนดมาจากผู้ผลิตไม่สามารถทำการเปลี่ยนแปลงแก้ไขได้ ถัดมาอีก 3 บิตจะเป็นบิตกำหนดแอดเดรสที่สามารถโปรแกรมได้ (programmable address bit) โดยผู้ใช้งานต้องกำหนดสถานะลอจิกให้แก่ขา A0-A2 ของอุปกรณ์ที่มีการเชื่อมต่อแบบบัส I²C ส่วนในบิต LSB เป็นบิตที่ใช้กำหนดการอ่านหรือเขียนข้อมูลกับอุปกรณ์เลขที่ตัวนั้นๆ หากบิต LSB เป็น "0" หมายถึงต้องการเขียนข้อมูลไปยังอุปกรณ์นั้น ถ้าเป็น "1" จะเป็นการอ่านข้อมูลจากอุปกรณ์เลขที่

ข้อมูลไบต์ต่อมาคือ ข้อมูลควบคุม (control byte) ซึ่งในอุปกรณ์แต่ละตัวจะมีการกำหนดข้อมูลควบคุมที่แตกต่างกันไป หลังจากนั้นข้อมูลในแต่ละไบต์ต่อมาจึงจะเป็นข้อมูลทำการถ่ายทอจริง (data) โดยหลังจากถ่ายทอข้อมูลในแต่ละไบต์แล้วนั้น อุปกรณ์เลขที่ที่ได้รับการติดต่อต้องส่งสัญญาณรับรู้ตอบกลับมาด้วยทุกครั้ง

2. การเข้าถึงแบบ 10 บิต (10-bit addressing)

การเข้าถึงข้อมูลแบบ 10 บิตจะคล้ายคลึงกับการเข้าถึงข้อมูลแบบ 7 บิต โดยจะมีข้อมูลเพิ่มเติมขึ้นมาเล็กน้อยคือ ในไบต์แรกหลังจากเกิดสถานะเริ่มต้น ต้องกำหนดให้ 5 บิตบนมีข้อมูลเป็น 11110 ส่วนอีก 2 บิตถัดมาเป็นบิตแอดเดรสของอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อ และในบิต LSB ของข้อมูล

ไบต์แรกยังคงเป็นการกำหนดความต้องการอ่านหรือเขียนข้อมูลกับอุปกรณ์สเลฟตัวที่ต้องการติดต่อด้วย ข้อมูลไบต์ต่อมาเป็นข้อมูลแอดเดรสในไบต์ที่ 2 ของอุปกรณ์ที่ต้องการติดต่อด้วย หลังจากนั้นข้อมูลในไบต์ถัดไปจึงเป็นข้อมูลควบคุม และตามด้วยข้อมูลจริงที่ใช้ในการติดต่อ โดยเช่นเดียวกันกับการเข้าถึงแบบ 7 บิต หลังจากถ่ายทอดข้อมูลควบคุมครบทุกไบต์จะมีสถานะรับรู้เกิดขึ้นเพื่อให้กระบวนการถ่ายทอดข้อมูลสามารถดำเนินต่อไปได้



รูปที่ 2.12 แสดงรูปแบบข้อมูลในการอ้างแอดเดรส

2.4 DSP Ship (TAS3004)

ชิป TAS3004 เป็นชิป DSP ที่มีลักษณะเป็นระบบที่อยู่บนชิป (system-on-a-chip) ที่ใช้ดิจิทัลออลิควอลิเซชันในการทำหน้าที่แทนวงจรรอนาล็อกออลิควอลิเซชันธรรมดา โดยค่าพารามิเตอร์ต่างๆทั้งหมดนั้นจะถูกส่งข้อมูลผ่านทางพอร์ต I²C จากไมโครคอนโทรลเลอร์ภายนอกที่เชื่อมต่ออยู่กับชิป ซึ่งดิจิทัลออลิควอลิเซชันที่อยู่ภายในชิป TAS3004 นั้นจะประกอบไปด้วยไปด้วย biquad filter ทั้งหมด 7 ตัวต่ออนุกรมกันในแต่ละแชนแนล โดย biquad filter แต่ละตัวนั้นจะประกอบไปด้วยค่าสัมประสิทธิ์ขนาด 24 bit จำนวน 5 ค่า ซึ่งค่าสัมประสิทธิ์เหล่านี้จะเป็นตัวกำหนดลักษณะของตัวกรองให้เป็นไปตามความต้องการในการใช้งาน นอกจากนั้นแล้วภายในชิปยังประกอบด้วย 24-bit stereo codec ในการแปลงสัญญาณจากสัญญาณอินพุตที่เป็นอนาล็อกให้เป็นสัญญาณดิจิทัลเพื่อทำการประมวลผลสัญญาณ และทำการแปลงสัญญาณดิจิทัลที่ได้ทำการประมวลผลให้เป็นสัญญาณเอาต์พุตที่เป็นอนาล็อก

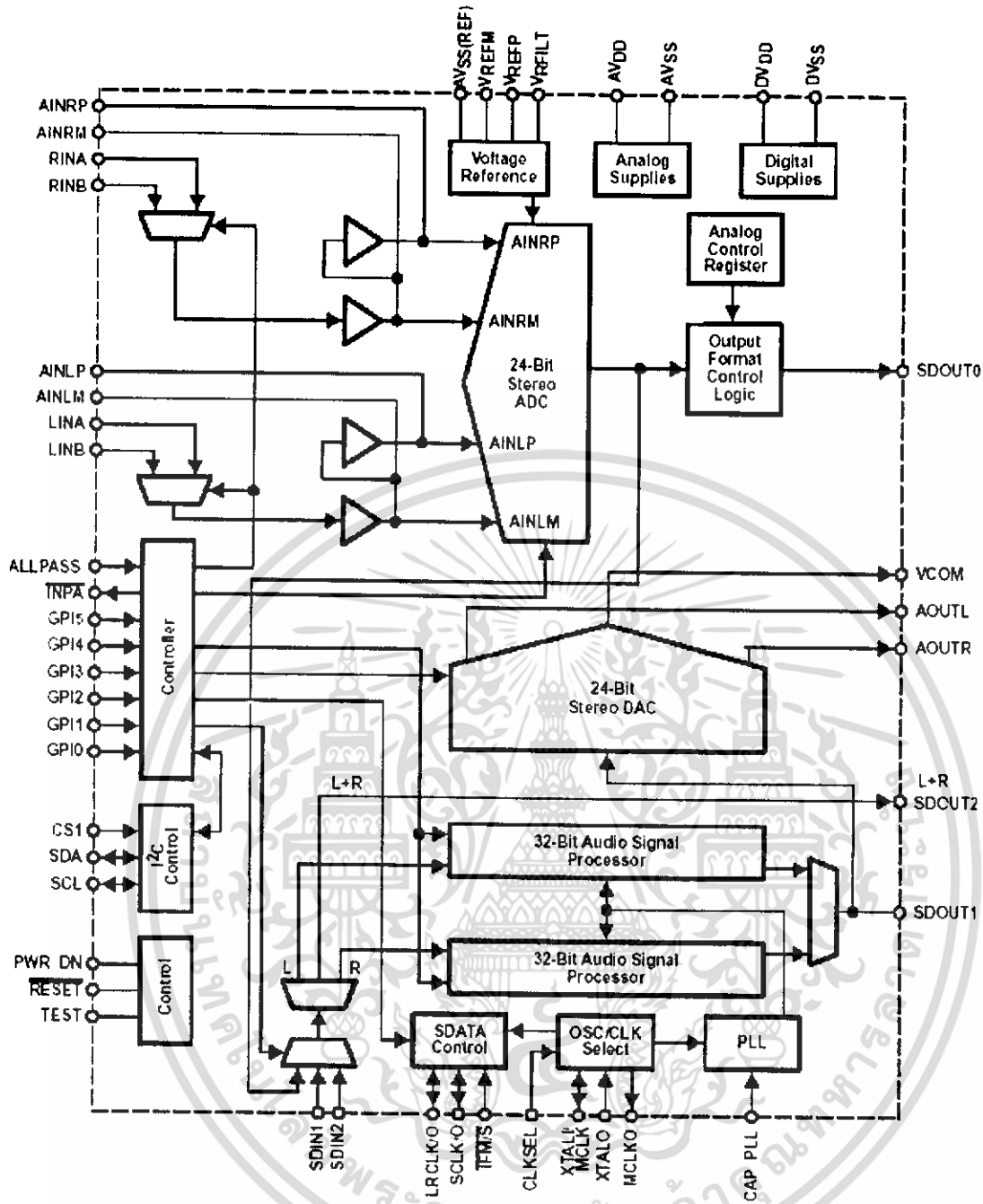
ชิป TAS3004 จะใช้สัญญาณนาฬิกาจากวงจร phase lock loop (PLL) ที่อยู่ในชิป โดยอาศัยสัญญาณนาฬิกาอ้างอิงจากภายนอกในการทำหน้าที่ในการกำหนดความถี่ของสัญญาณนาฬิกาหลักภายนอก (external master clock, MCLK) โดยจะใช้คริสตอลความถี่ 256fs หรือความถี่ 512fs

TERMINAL NAME	NO.	I/O	DESCRIPTION
AINLM	46	I	ADC left channel analog input (anti-alias capacitor)
AINLP	47	I	ADC left channel analog input (anti-alias capacitor)
AINRM	43	I	ADC right channel analog input (anti-alias capacitor)
AINRP	42	I	ADC right channel analog input (anti-alias capacitor)
ALLPASS	27	I	Logic high bypasses equalization filters
AOUTL	39	O	Left channel analog output
AOUTR	37	O	Right channel analog output
AVDD	35	I	Analog power supply (3.3 V)
AVSS	4	I	Analog voltage ground
AVSS(REF)	3	I	Analog ground voltage reference
CAP_PLL	10	I	Loop filter for internal phase-locked loop (PLL)
CLKSEL	11	I	Logic low selects 256fs; logic high selects 512fs MCLK
CS1	7	I	I ² C address bit AD; low = 68h, high = 6Ah
DVDD	17	I	Digital power supply (3.3 V)
DVSS	18	I	Digital ground
GPI0	28	I	Switch input terminals
GPI1	29		
GPI2	30		
GPI3	31		
GPI4	32		
GPI5	33		
IFM/S	21	I	Digital audio I/O control (low = input; high = output)
INPA	5	O	Low when analog input A is selected (will sink 4 mA)
LINA	1	I	Left channel analog input 1
LINB	48	I	Left channel analog input 2
LRCLKO	19	I/O	Left/right clock input/output (output when IFM/S is high)
MCLKO	12	O	MCLK output for slave devices
NC	34		No connection; Can be used as a printed circuit board routing channel
NC	36		No connection; Can be used as a printed circuit board routing channel
PWR_DN	8	I	Logic high places the TAS3004 device in power-down mode
RESET	6	I	Logic low resets the TAS3004 device to the initial state
RINA	40	I	Right channel analog input 1
RINB	41	I	Right channel analog input 2
SCL	15	I/O	I ² C clock connection
SCLK_O	20	I/O	Shift (bit) clock input (output when IFM/S is high)
SDA	16	I/O	I ² C data connection
SDIN1	22	I	Serial data input 1
SDIN2	23	I	Serial data input 2
SDOUT1	26	O	Serial data output (from internal audio processing)
SDOUT2	24	O	Serial data output (a monaural mix of left and right, before processing)
SDOUT0	25	O	Serial data output from ADC
TEST	9	I	Reserved manufacturing test terminal; connect to DVSS
VCOM	38	O	Digital-to-analog converter mid-rail supply (decouple with parallel combination of 10- μ F and 0.1- μ F capacitors)
VREFM	45	I	ADC minus voltage reference
VREFP	44	I	ADC plus voltage reference
VRFLT	2	O	Voltage reference low pass filter
XTAL/MCLK	13	I	Crystal or external MCLK input
XTALO	14	I	Crystal input (crystal is connected between terminals 13 and 14)

ตารางที่ 2.1 แสดงหน้าที่ขั้วต่างๆของชิป TAS3004

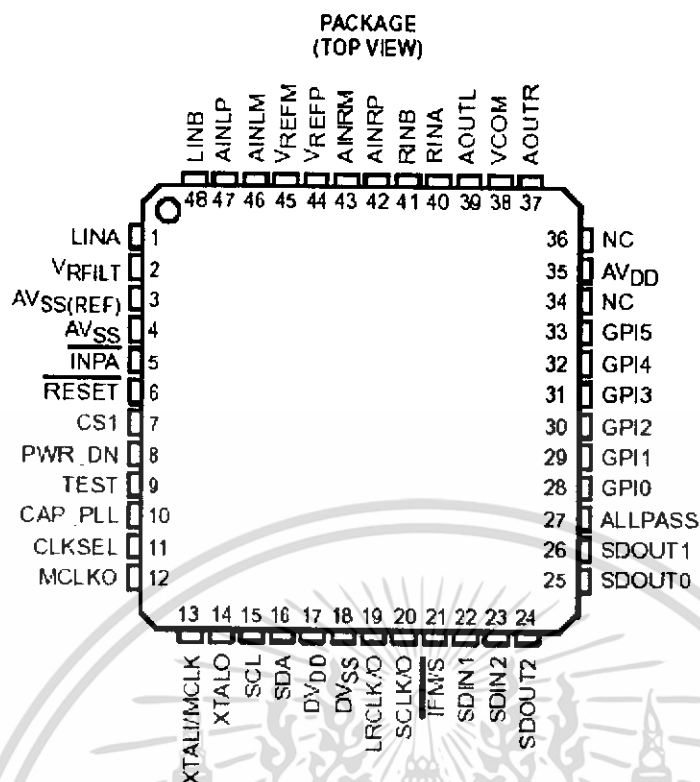
73132

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.13 แสดงบล็อกไดอะแกรมภายในของชิป TAS3004

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



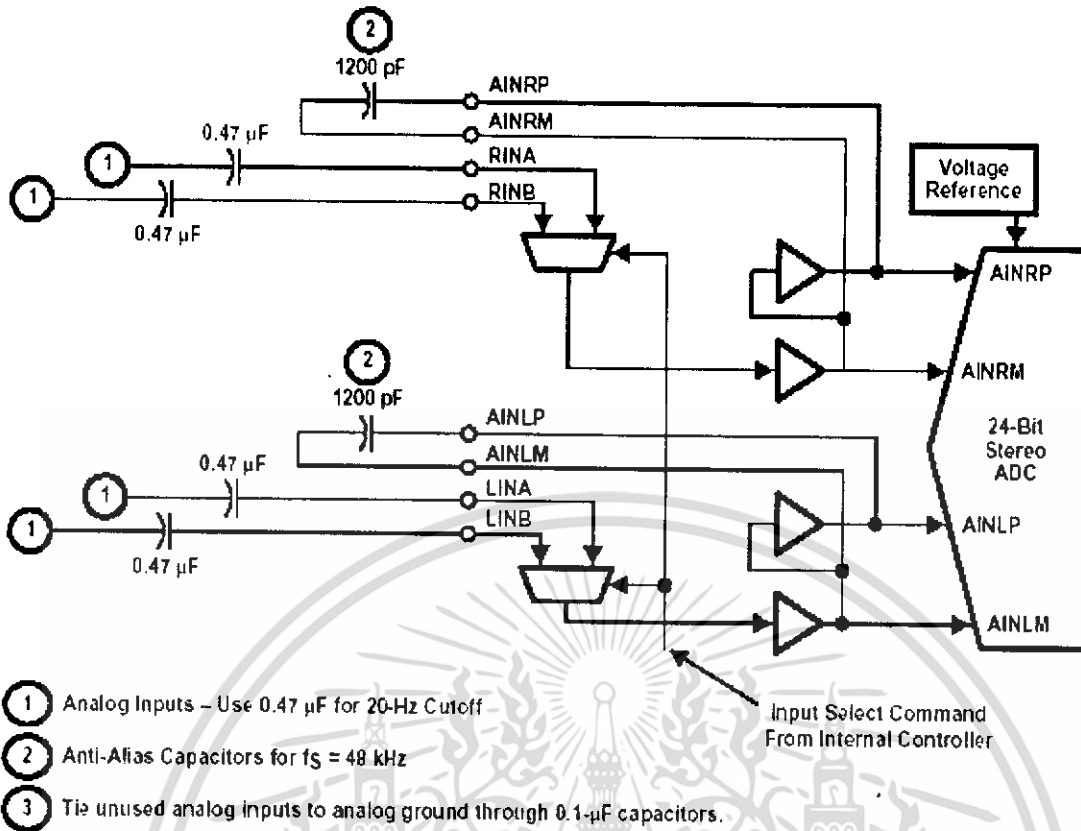
รูปที่ 2.14 แสดงตำแหน่งขาของชิป TAS3004

2.4.1 อินพุตอนาล็อก และเอาต์พุตอนาล็อก

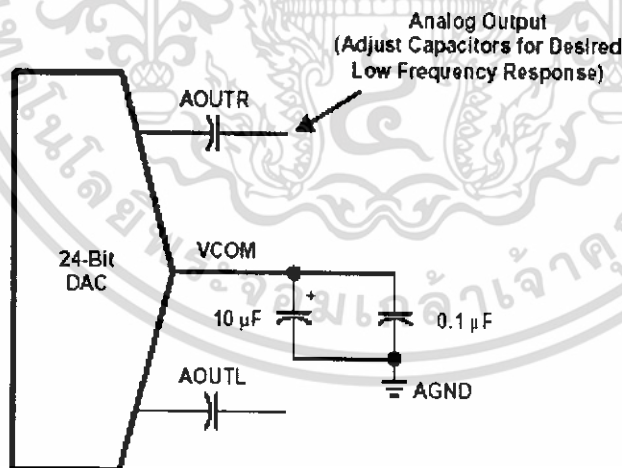
ภายในชิป TAS3004 จะประกอบไปด้วย stereo 24-bit ADC (analog-to-digital converter) ในการทำการแปลงสัญญาณอินพุตอนาล็อก ซึ่งช่องสัญญาณอินพุตนั้นจะประกอบไปด้วย 2 ช่องสัญญาณคือ A และ B ซึ่งการเลือกช่องสัญญาณอินพุต A หรือ B นั้นสามารถทำได้โดยการกำหนดบิตข้อมูลของ ACR (analog control register) ที่ทำการส่งข้อมูลในการทำการควบคุมผ่านทางระบบบัส I²C นอกจากนั้นแล้วภายในชิปยังประกอบด้วย stereo 24-bit DAC (digital-to-analog converter) ในการทำการแปลงสัญญาณดิจิทัลที่ผ่านการทำการประมวลผลแล้วให้กลับมาเป็นสัญญาณเอาต์พุตอนาล็อก

รูปที่ 2.14 นั้นจะแสดงอุปกรณ์ต่างๆที่ใช้ในการทำการต่อร่วมกับชิป TAS3004 สำหรับในส่วนของอินพุตอนาล็อก โดยสัญญาณอินพุตสูงสุดจะต้องมีแรงดันไม่เกิน 0.7 V_{rms} โดยค่าของอุปกรณ์ต่างๆที่เลือกใช้ดังรูปนั้นก็เพื่อให้ผลตอบสนองความถี่อยู่ในช่วง 20 Hz ถึง 20 kHz ซึ่งมีความถี่แซมปลิงอยู่ที่ 48 kHz โดยปราศจากปัญหา aliasing ส่วนรูปที่ 2.15 จะแสดงวงจรในส่วนของเอาต์พุตอนาล็อก ซึ่งค่าแรงดันเต็มสเกลของสัญญาณเอาต์พุตอนาล็อกที่ออกมาจากชิปนั้นจะมีค่าอยู่ที่ 0.7 V_{rms} เช่นเดียวกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



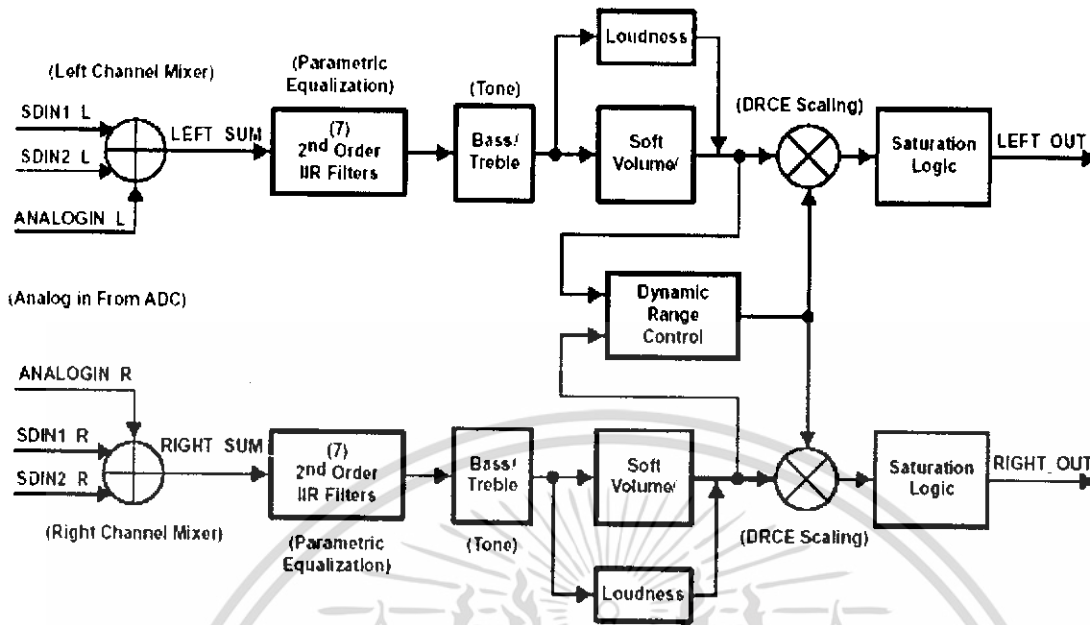
รูปที่ 2.15 แสดงวงจรในส่วนของอินพุตอนาล็อก



รูปที่ 2.16 แสดงวงจรในส่วนของเอาต์พุตอนาล็อก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.4.2 การประมวลผลสัญญาณ (Signal Processing)

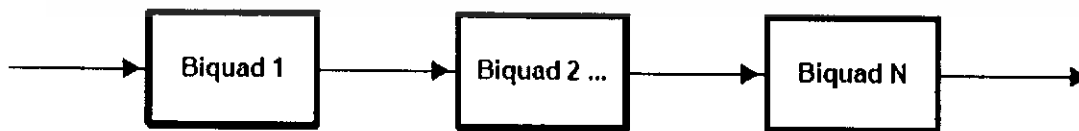


รูปที่ 2.17 แสดงบล็อกไดอะแกรมในการประมวลผลสัญญาณภายในชิป TAS3004

สัญญาณอินพุตอนาล็อกเมื่อทำการแปลงให้เป็นสัญญาณดิจิทัลแล้วจะถูกนำไปทำการประมวลผล โดยจากรูปที่ 2.16 จะแสดงบล็อกไดอะแกรมในการทำการประมวลผลสัญญาณภายในชิป TAS3004 ซึ่งภายในชิปจะมี biquad filter จำนวน 7 ตัวในแต่ละแชนแนลในการทำหน้าที่เป็นพารามเมตริกอีควอลไลเซอร์ หลังจากนั้นสัญญาณจะถูกส่งไปประมวลผลในส่วนของ bass/treble control แล้วผ่านไปยังส่วนของ soft volume และ loudness จากนั้นจึงผ่านไปยังประมวลผลในส่วนสุดท้ายคือ ในส่วนของ DRCE (Dynamic Range Compression/Expansion)

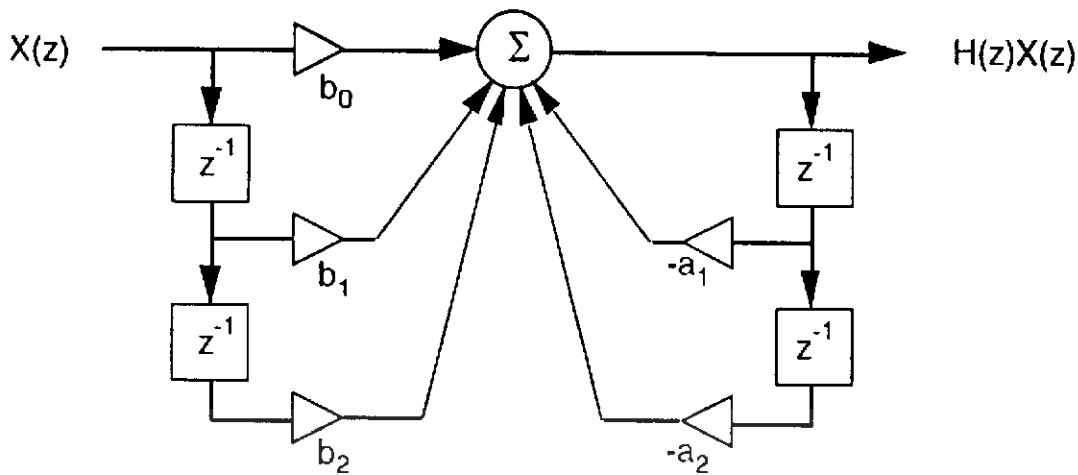
Biquad Filter

ในส่วนนี้จะประกอบไปด้วย biquad filter ทั้งหมด 7 ตัวในแต่ละแชนแนล โดยมีลักษณะโครงสร้างที่ต่อкассекกันอยู่ดังรูปที่ 2.17 ซึ่ง biquad filter แต่ละตัวจะทำการควบคุมโดยค่าสัมประสิทธิ์ของตัวกรองทั้งหมด 5 ค่าที่ทำการส่งจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังชิป TAS3004 โดยค่าสัมประสิทธิ์ทั้งหมดที่ถูกส่งออกไปจะอยู่ในรูปแบบของ 4.20 format



รูปที่ 2.18 แสดงโครงสร้างของ biquad block

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.19 แสดง โครงสร้างการทำงานของ biquad IIR filter

โครงสร้างการทำงานของ biquad IIR filter แต่ละตัวนั้นสามารถแสดงได้ดังรูปที่ 2.20 และจากรูปที่ 2.19 นั้นสามารถเขียนเป็นทรานเฟอร์ฟังก์ชันได้คือ

$$H(z) = \frac{b_0 + b_1z^{-1} + b_2z^{-2}}{1 + a_1z^{-1} + a_2z^{-2}}$$

ซึ่งจากทรานเฟอร์ฟังก์ชันที่ได้จะมีค่าสัมประสิทธิ์ทั้งหมด 5 ค่าคือ a_1 , a_2 , b_0 , b_1 และ b_2 โดยค่าสัมประสิทธิ์ทั้งหมดนั้นจะต้องทำให้อยู่ในรูปของ 4.20 format ก่อนที่จะส่งไปยังรีจิสเตอร์ของ biquad filter ผ่านทางระบบบัส I²C

Bass Control

ในส่วนของ bass control นั้นจะมี corner frequency คงที่อยู่ที่ 250 Hz ที่อัตราแซมปลิงถึง 48 kHz โดยระดับของอัตราขยายในส่วนของ bass control นั้นสามารถทำการปรับแต่งได้ภายในช่วงระหว่าง 18 dB ถึง -18 dB โดยความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 0.5 dB ในแต่ละระดับ ซึ่งการเปลี่ยนแปลงค่าอัตราขยายของ bass control นั้นสามารถทำได้โดยทำการส่งค่าของอัตราขยายที่ต้องการจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังรีจิสเตอร์ของ bass control

Treble Control

ในส่วนของ treble control นั้นจะมี corner frequency คงที่อยู่ที่ 6 kHz ที่อัตราแซมปลิงถึง 48 kHz โดยระดับของอัตราขยายในส่วนของ treble control นั้นสามารถทำการปรับแต่งได้ภายในช่วงระหว่าง 18 dB ถึง -18 dB โดยความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 0.5 dB ในแต่ละระดับ ซึ่งการเปลี่ยนแปลงค่าอัตราขยายของ treble control นั้นสามารถทำได้โดยทำการส่งค่าของอัตราขยายที่ต้องการจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังรีจิสเตอร์ของ treble control

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Soft Volume Update

ในส่วนของ soft volume update นั้น ชิพ TAS3004 สามารถที่จะทำการควบคุมการเปลี่ยนแปลงระดับเสียงจากระดับหนึ่งไปอีกระดับหนึ่งได้อย่างราบรื่น โดยมีช่วงของการควบคุมระดับเสียงอยู่ที่ 18 dB ไปจนถึง -70 dB โดยมีความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 0.5 dB ซึ่งการควบคุมระดับเสียงนั้นสามารถทำได้โดยส่งค่าของระดับเสียงที่ต้องการจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยัง volume control register

2.4.3 รูปแบบของตัวเลข (Numeric Format)

ในการทำการส่งค่าสัมประสิทธิ์ของ biquad filter แต่ละตัวที่ไปยังชิพ TAS3004 นั้นจะต้องทำการแปลงค่าสัมประสิทธิ์ที่ต้องการส่งออกไปให้อยู่ในรูปแบบของ 4.20 format ก่อน โดยในรูปแบบของ 4.20 format นั้นจะมีข้อมูลทั้งสิ้น 24 บิต ซึ่งประกอบไปด้วย 4 บิต ในส่วนของจำนวนเต็ม และ 20 บิต ในส่วนของทศนิยม

ในส่วนของจำนวนเต็ม 4 บิต นั้นจะต้องอยู่ในรูปของ 2's complement และในส่วนของทศนิยมนั้นจะมีค่าดังแสดงตัวอย่างในตารางที่ 2.2

Binary	Decimal Fraction	Decimal Value
.1	1/2	.5
.01	1/4	.25
.001	1/8	.125
.0001	1/16	.0625
.00001	1/32	.03125

ตารางที่ 2.2 แสดงตัวอย่างค่าของทศนิยมในรูปแบบของ 4.20 format

2.4.4 รีจิสเตอร์ภายในชิพ TAS3004

ค่าทั้งหมดที่ใช้ในการทำการควบคุมการทำงานของชิพ TAS3004 นั้นจะถูกเก็บเอาไว้ในรีจิสเตอร์ต่างๆที่อยู่ภายในชิพ โดยค่าต่างๆนั้นสามารถทำการกำหนด และทำการเปลี่ยนแปลงได้เพื่อให้เป็นไปตามความต้องการในการใช้งาน ซึ่งการเปลี่ยนแปลงค่าต่างๆในรีจิสเตอร์นั้นสามารถทำได้โดยส่งค่าที่ต้องการจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังตำแหน่งของรีจิสเตอร์ที่ต้องการทำการเปลี่ยนแปลงค่า

MCR2 0X43							
C2(7)	C2(6)	C2(5)	C2(4)	C2(3)	C2(2)	C2(1)	C2(0)
DL	XX	XX	XX	XX	XX	AP	XX
1	0	0	0	0	0	1	0

REGISTER	DESCRIPTOR	FUNCTION	VALUE	DESCRIPTION
C2(7)	DL	Bass and treble load	0	Normal operation mode
			1	Downloaded values
C2(6)	XX	Reserved	0	
			1	
C2(5)	XX	Reserved	0	
			1	
C2(4)	XX	Reserved	0	
			1	
C2(3)	XX	Reserved	0	
			1	
C2(2)	XX	Reserved	0	
			1	
C2(1)	AP	Allpass mode	0	Normal operation
			1	Sets equalization filters to all pass
C2(0)	XX	Reserved	0	
			1	

ตารางที่ 2.4 แสดงรายละเอียดของ Main Control Register 2 (MCR2)

- Analog Control Register (ACR)

Analog Control Register มีตำแหน่งอยู่ที่ตำแหน่ง 40h โดยเป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต ซึ่งมีรายละเอียดต่างๆในการทำการควบคุมดังแสดงในตารางที่ 2.5

ANA 0X40							
A(7)	A(6)	A(5)	A(4)	A(3)	A(2)	A(1)	A(0)
ADM	LRB	XX	XX	DM1	DM0	INP	APD
0	0	0	0	1	1	1	1

REGISTER	DESCRIPTOR	FUNCTION	VALUE	DESCRIPTION
A(7)	ADM	ADC output mode	0	Normal operation
			1	B inputs are monaural
A(6)	LRB	Selects left or right B input for monaural output	0	B left input selected for monaural ADC output when bit 7 (ADM) is set to 1
			1	B right input selected for monaural ADC output when bit 7 (ADM) is set to 1
A(5)	XX	Reserved	0	
			1	
A(4)	XX	Reserved	0	
			1	
			1	
A(3-2)	DM(1-0)	De-emphasis control	00	De-emphasis off, normal operation
			01	De-emphasis for $f_S = 48$ kHz
			10	De-emphasis for $f_S = 44.1$ kHz
			11	Reserved
A(1)	INP	Analog input select	0	A inputs selected
			1	B inputs selected
A(0)	APD	Analog power down	1	Powers down analog section
			0	Normal operation

ตารางที่ 2.5 แสดงรายละเอียดของ Analog Control Register (ACR)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

2.5 ตัวกรองเชิงเลข (digital filter)

2.5.1 ข้อดีและข้อเสียของตัวกรองเชิงเลข

การกรองเชิงเลขเป็นกระบวนการที่ทำการตัดแปลงสเปกตรัมของสัญญาณให้มีสเปกตรัมเป็นไปตามข้อกำหนดที่ต้องการในการออกแบบ ซึ่งอาจเป็นการเพิ่มค่าหรือลดทอนค่าขนาดของสัญญาณในแถบความถี่ที่กำหนดให้ หรือทำการตัดสัญญาณในแถบความถี่ที่กำหนดให้ออกไป หรือทำการแยกสัญญาณในแถบความถี่ที่ต้องการออกมาใช้งานก็ได้ ตัวกรองเชิงเลขนั้นได้มีการนำไปประยุกต์ใช้งานกันอย่างกว้างขวางเนื่องด้วยข้อได้เปรียบหลายประการดังต่อไปนี้

1. ผลตอบสนองความถี่ของตัวกรองสามารถออกแบบให้มีความใกล้เคียงกับผลตอบสนองความถี่ที่ต้องการได้ นอกจากนี้การออกแบบให้มีผลตอบสนองเฟสเชิงเส้นก็สามารถทำได้ง่าย

2. คุณสมบัติของตัวกรองที่ออกแบบและสร้างแล้วจะไม่ขยับเลื่อนไปตามสภาวะแวดล้อมหรือตามอุณหภูมิ หรือระยะเวลาการใช้งาน นอกจากนี้ยังสามารถใช้งานในย่านความถี่ต่ำได้เป็นอย่างดี

3. ผู้ออกแบบสามารถที่จะออกแบบ โดยกำหนดถึงความยาวของค่าของตัวเลขฐานสองที่ต้องการใช้งานและยังสามารถออกแบบให้มีผลตอบสนองความถี่ตามที่ต้องการได้

4. จนถึงปัจจุบันถ้าพิจารณาในแง่ของเสถียรภาพของตัวกรอง ความเชื่อถือได้ ราคา หรือขนาดของตัวกรองเชิงเลขแล้ว สิ่งเหล่านี้กำลังได้รับการพัฒนาและปรับปรุง และมีแนวโน้มว่าจะให้ผลลัพธ์ที่ดีกว่าของตัวกรองเชิงอุปมานมาก

อย่างไรก็ตามถ้าพิจารณาในแง่ของมุงของการใช้งานโดยเฉพาะการใช้งาน โดยใช้เลขฐานสองที่มีความยาวของค่าจำกัดแล้วนั้น การออกแบบและการสังเคราะห์ตัวกรองเชิงเลขแบบนี้มีความยุ่งยากมากขึ้น เนื่องจากต้องนำผลของปรากฏการณ์ที่ไม่เป็นเชิงเส้นที่อาจเกิดขึ้นได้นามาพิจารณด้วย ซึ่งการใช้ตัวเลขความยาวของค่าจำกัดจะทำให้เกิดปรากฏการณ์ที่ไม่เป็นเชิงเส้น ดังสามารถเขียนสรุปได้ดังต่อไปนี้

1. ถึงแม้ว่าตัวกรองจะได้รับการออกแบบและตรวจสอบมาเป็นอย่างดี เพื่อให้ได้ผลตอบสนองความถี่ตามต้องการและเป็นตัวกรองที่มีเสถียรภาพแล้ว แต่เมื่อนำไปสร้างใช้งานก็อาจเกิดการไม่เสถียรขึ้นได้

2. การคำนวณต่างๆ โดยเฉพาะการคูณตัวเลขเราต้องทำการปัดเศษหรือตัดปลายตัวเลขหลังการคูณแต่ละครั้ง ซึ่งผลจากการกระทำเช่นนี้อาจทำให้เกิดสิ่งรบกวนหรือสัญญาณรบกวนที่สัญญาณออกได้ ถ้าในตัวกรองมีการคูณตัวเลขมากสัญญาณรบกวนจากการคูณก็มากด้วย

3. เมื่อนำไปสร้างใช้งานโดยใช้ตัวเลขฐานสอง โดยเฉพาะการใช้ตัวเลขแบบส่วนเติมเต็มสองแล้ว ถ้าขนาดสัญญาณมากเกินไปจะทำให้มีโอกาสที่การบวกตัวเลขมีค่ามากจนตัวเลขเลยไป

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ทับปิดเครื่องหมาย หรือเกิดการสั้น ซึ่งอาจทำให้ที่สัญญาณออกของตัวกรองเกิดการกวัดแกว่งขึ้นได้

ปรากฏการณ์ต่างๆ ที่ได้กล่าวมานี้ในทางปฏิบัติอาจเกิดหรือไม่เกิดขึ้นก็ได้ขึ้นอยู่กับว่าเมื่อนำไปสร้างโดยใช้ความยาวค่าจำกัดนั้น ฟังก์ชันถ่ายโอนของตัวกรองถูกสร้างโดยใช้โครงสร้างของตัวกรองแบบใด ซึ่งเมื่อถึงจุดนี้เราจึงจำเป็นต้องศึกษาเพื่อค้นคว้าหาโครงสร้างของตัวกรองที่ทำให้เกิดผลของปรากฏการณ์ ไม่เป็นเชิงเส้นน้อยที่สุด

2.5.2 การออกแบบตัวกรองเชิงเลข

สำหรับการออกแบบสร้างตัวกรองเชิงเลขเพื่อให้มีคุณสมบัติผลตอบสนองความถี่ตามอุดมคติ หรือมีผลตอบสนองความถี่ตามต้องการนั้น อาจกล่าวโดยทั่วไปได้ว่าผู้ออกแบบและสร้างจะต้องนำองค์ประกอบสำคัญต่างๆ มาร่วมพิจารณาด้วย ซึ่งองค์ประกอบต่างๆ นั้นสามารถเขียนสรุปได้ดังนี้

1. เป็นการกำหนดคุณสมบัติของตัวกรองในโดเมนความถี่ เช่น ค่าขนาดหรือค่าความหน่วงกลุ่ม
2. สำหรับตัวกรองป้อนกลับเชิงเลขที่เราเขียนฟังก์ชันถ่ายโอนของมันเป็นอัตราส่วนของพหุนามนั้น ต้องออกแบบให้ได้ตัวกรองที่มีเสถียรภาพที่ดี
3. เมื่อได้ฟังก์ชันถ่ายโอนแล้วเราต้องทำการเลือกโครงสร้างตัวกรองให้เหมาะสม เพื่อที่ว่าเมื่อนำไปสร้างใช้งาน โดยใช้ตัวเลขความยาวของค่าจำกัดแล้วจะไม่เกิดปรากฏการณ์ไม่เป็นเชิงเส้นเกิดขึ้น หรือถ้าหลีกเลี่ยงไม่ได้ก็ให้เกิดปรากฏการณ์ไม่เป็นเชิงเส้นให้น้อยที่สุด

การประยุกต์ใช้ตัวกรองเชิงเลขเพื่อทำหน้าที่เป็นคิจิตอลอีควอไลเซอร์นั้น เราจะให้ความสำคัญในการตอบสนองแอมพลิจูดตามที่ต้องการเพียงอย่างเดียว ซึ่งโดยทั่วไปตัวกรองป้อนกลับเชิงเลขจะใช้อันดับของตัวกรองต่ำกว่าตัวกรองไม่ป้อนกลับเชิงเลขมาก โดยข้อดีของการที่มีตัวกรองอันดับต่ำก็คือ เป็นการประหยัดในเทอมของเวลาในการคำนวณและขนาดของหน่วยความจำที่ต้องใช้ ดังนั้นเราจึงเลือกใช้ตัวกรองป้อนกลับเชิงเลข โดยตัวกรองมีผลตอบสนองอิมพัลส์แบบผลตอบสนองอิมพัลส์อนันต์ (infinite impulse respond) และเป็นตัวกรองอันดับสองที่มีลักษณะ โครงสร้างแบบ โดยตรงหนึ่ง (direct form 1)

โครงสร้างของตัวกรองเชิงเลขแบบ โดยตรงหนึ่งนั้นมีลักษณะ โครงสร้างดังรูปที่ 2.18 ซึ่งสามารถเขียนเป็นทรานเฟอร์ฟังก์ชันได้คือ

$$H(Z) = \frac{b_0 + b_1 Z^{-1} + b_2 Z^{-2}}{1 + a_1 Z^{-1} + a_2 Z^{-2}} \quad (2.1)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การออกแบบตัวกรองเชิงเลขเพื่อทำหน้าที่เป็นคิวิตอลอีควอไลเซอร์นั้น เราจะเลือกใช้สมการในโดเมนของความถี่เป็นแบบ Peaking EQ โดยมีสมการเป็น

$$H(S) = \frac{S^2 + S(A/Q) + 1}{S^2 + S/(A*Q) + 1} \quad (2.2)$$

โดยตัวแปร A จะแทนขนาดของแอมพลิจูด และตัวแปร Q แทนค่า quality factor

จากนั้นจึงทำการทำให้เป็นบรรทัดฐาน (normalize) และทำการโอนย้ายจาก S โดเมนมาเป็น Z โดเมน โดยอาศัยวิธีการแปลงเชิงเส้นคู่ (bilinear transform) โดยจะทำการแทนสมการที่ 2.3 ในสมการที่ 2.2

$$S = \frac{1 - Z^{-1}}{\tan(w_0/2) * (1 + Z^{-1})} \quad (2.3)$$

ในสมการที่ 2.2 และให้

$$\tan(w_0/2) = \frac{\sin w_0}{1 + \cos w_0} \quad (2.4)$$

จะได้

$$1 = \frac{(1 + \cos w_0) * (1 + 2Z^{-1} + Z^{-2})}{(1 + \cos w_0) * (1 + 2Z^{-1} + Z^{-2})} \quad (2.5)$$

$$S = \frac{(1 + \cos w_0) * (1 - Z^{-1})}{\sin w_0 * (1 + Z^{-1})} \quad (2.6)$$

$$S^2 = \frac{(1 + \cos w_0) * (1 - 2Z^{-1} + Z^{-2})}{(1 - \cos w_0) * (1 + 2Z^{-1} + Z^{-2})} \quad (2.7)$$

ซึ่งจากสมการที่ 2.5-2.7 จะเห็นได้ว่ามีตัวร่วมอยู่ที่ $\frac{1 + \cos w_0}{1 + 2Z^{-1} + Z^{-2}}$ โดยเมื่อทำการตัดตัวร่วมทิ้งจะได้เป็น

$$1 = \frac{(1 + 2Z^{-1} + Z^{-2})}{(1 + \cos w_0)} \quad (2.8)$$

$$S = \frac{(1 - Z^{-2})}{\sin w_0} \quad (2.9)$$

$$S^2 = \frac{(1 - 2Z^{-1} + Z^{-2})}{(1 - \cos w_0)} \quad (2.10)$$

จากนั้นจึงทำการคูณทั้งตัวเศษและตัวส่วนของสมการที่ 2.8- 2.10 ด้วย $\sin^2 w_0$ จะได้เป็น

$$1 = (1 + 2Z^{-1} + Z^{-2}) * (1 - \cos w_0) \quad (2.11)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$S = (1 - Z^{-2}) * \sin w_0 \quad (2.12)$$

$$S^2 = (1 - 2Z^{-1} + Z^{-2}) * (1 + \cos w_0) \quad (2.13)$$

ทำการแทนสมการที่ 2.11-2.13 ในสมการที่ 2.2 จะได้ฟังก์ชันถ่ายโอนใน Z โดเมน ซึ่งการคำนวณทั้งหมดตามที่ได้กล่าวมานั้นจะเป็นการออกแบบตัวกรองเชิงเลข โดยอาศัยตัวกรองเชิงอุปมานเป็นต้นแบบ แต่ในโครงการนี้เราเพียงทำการหาค่าสัมประสิทธิ์ของสมการที่ 2.1 เท่านั้น โดยมีขั้นตอนการคำนวณดังนี้

กำหนดให้
$$A = \sqrt{10^{(G/20)}} \quad (2.14)$$

$$w_c = 2\pi \frac{f_c}{f_s} \quad (2.15)$$

$$ws = \sin(w_c) \quad (2.16)$$

$$wc = \cos(w_c) \quad (2.17)$$

$$\alpha = \frac{ws}{2Q} \quad (2.18)$$

จากนั้นนำค่าพารามิเตอร์ต่างๆที่ทำการคำนวณได้คือ A, w_c, ws, wc, α ไปแทนในสมการค่าสัมประสิทธิ์ดังต่อไปนี้

$$b_0 = 1 + (\alpha \cdot A) \quad (2.19)$$

$$b_1 = -2 \cdot wc \quad (2.20)$$

$$b_2 = 1 - (\alpha \cdot A) \quad (2.21)$$

$$a_0 = 1 + (\alpha / A) \quad (2.22)$$

$$a_1 = -2 \cdot wc \quad (2.23)$$

$$a_2 = 1 - (\alpha / A) \quad (2.24)$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 3

วงจรถ่ายทอดงานและการออกแบบอุปกรณ์

การทำงานของอุปกรณ์นี้ จะแบ่งออกเป็นหลายๆ ซึ่งจะแบ่งออกเป็นส่วนใหญ่ได้สองส่วนหลัก ได้แก่

1. ส่วนในการควบคุมรวมและการแสดงผล
2. ส่วนการสังเคราะห์สัญญาณเสียง

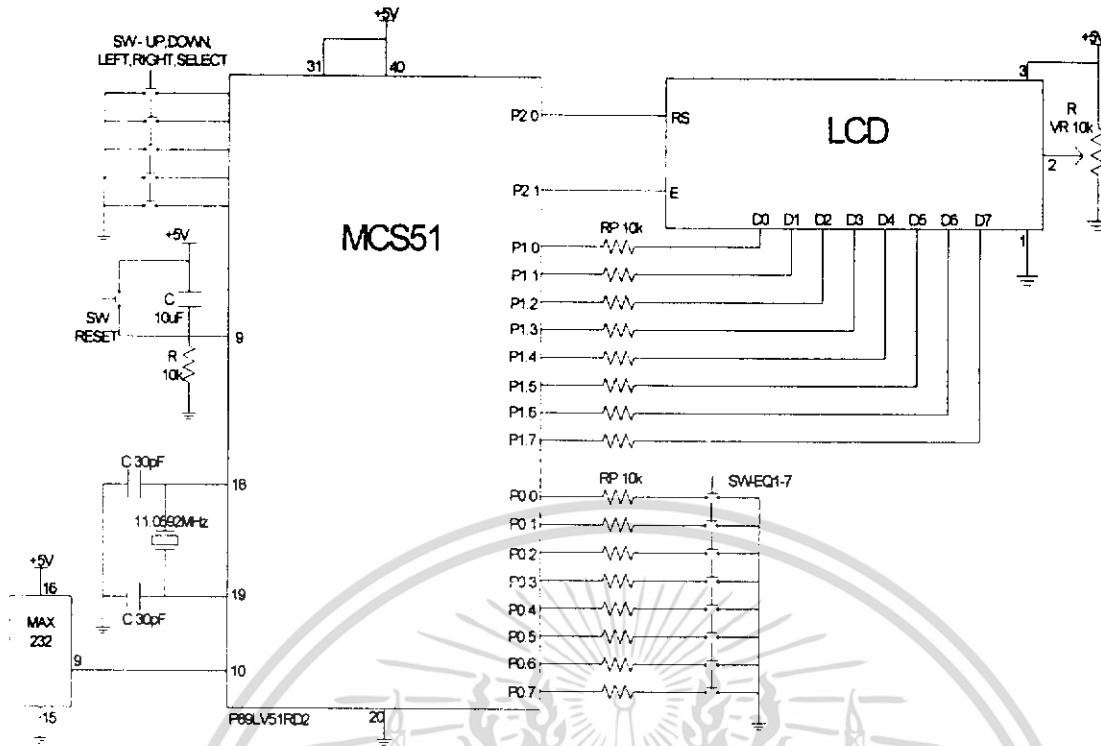
3.1 วงจรส่วนการควบคุมการทำงานของอุปกรณ์ และการแสดงผลผ่านทางจอ LCD

วงจรในส่วนนี้เป็นส่วนในการควบคุมการส่งข้อมูล ผ่านทางปุ่มบังคับ ซึ่งแบ่งออกเป็นสองส่วน ได้แก่ ส่วนบังคับการทำงานทั่วไป และส่วนที่สองเป็นส่วนในการควบคุมการปรับค่าของ Biquit ทั้ง 7 Band วงจรส่วนนี้จะรวมถึง Microcontroller ที่เป็นอุปกรณ์สำคัญในการประมวลผล การเก็บค่าพารามิเตอร์ต่างๆ และดำเนินการทำงานหลังของข้อมูล รวมถึงการแสดงผลของการทำงานของอุปกรณ์ผ่านทางหน้าจอ LCD และส่งข้อมูลผ่านทาง Port RS232 โดยใช้ Chip เบอร์ Max232



รูปที่ 3.1 ปุ่มควบคุมการทำงานของอุปกรณ์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.2 วงจรควบคุมการส่งผ่านข้อมูลผ่านทางปุ่มบังคับ และแสดงผลทางจอ LCD

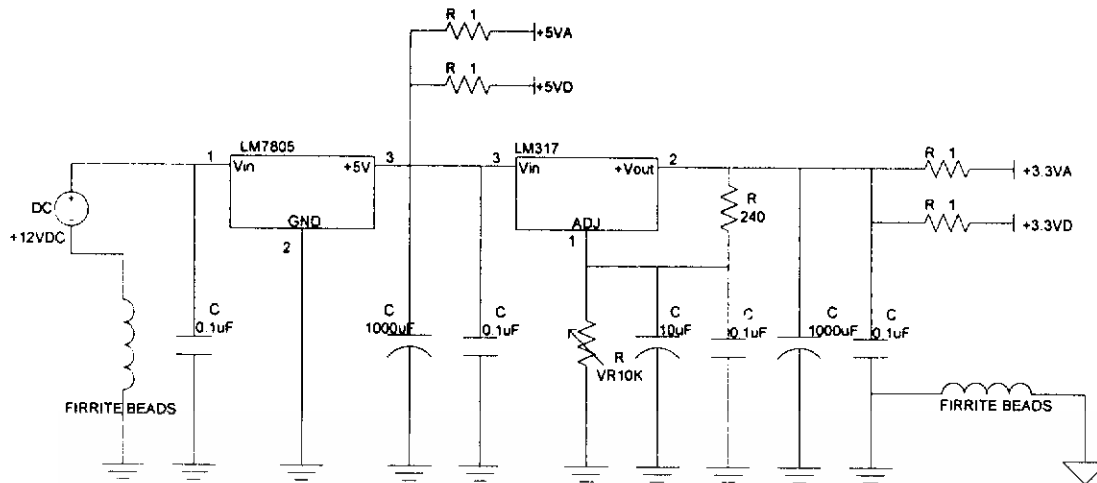
3.2 วงจรส่วนการสังเคราะห์สัญญาณเสียง

เป็นส่วนที่ทำการนำสัญญาณ Input มาทำการสังเคราะห์ด้วยระบบเชิงเลข ซึ่งได้รับค่าพารามิเตอร์ในการทำงานจาก ส่วนควบคุมการทำงาน ในส่วนนี้ประกอบขึ้นด้วยส่วนการทำงานทั้งหมด 5 ส่วนได้แก่

3.2.1 วงจรแหล่งจ่ายไฟ (Power Supply)

- ทำหน้าที่จ่ายไฟเลี้ยงให้กับอุปกรณ์ต่างๆทั้งหมดในวงจร ซึ่งใช้ IC เบอร์ LM7805, LM317 เป็นตัวควบคุม voltage และ current ของวงจร ในส่วนของ LM7805 นั้นจะให้ output ที่มีค่า 5V และ LM317 จะปรับให้ได้ output ออกมาที่ประมาณ 3.3V

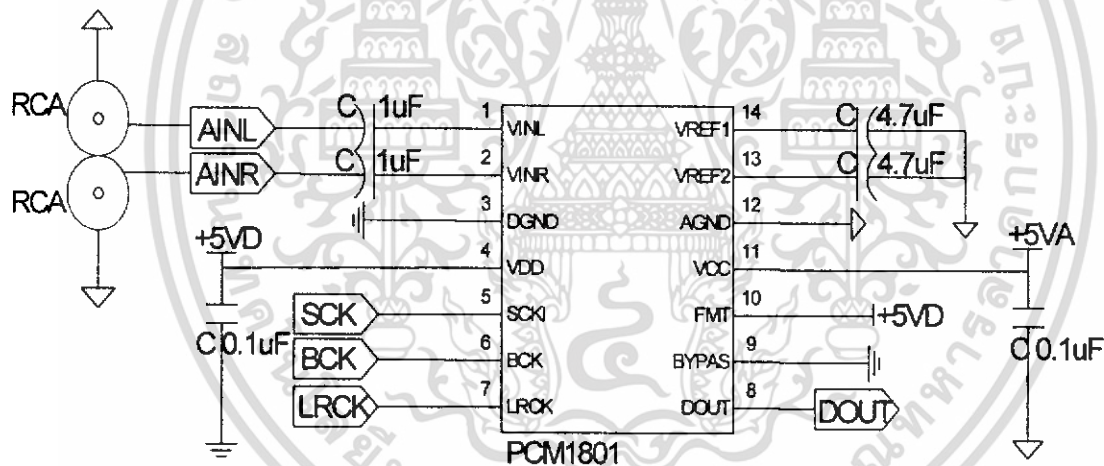
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.3 วงจรแหล่งจ่ายไฟ (Power Supply)

3.2.2 วงจร ADC

- ทำหน้าที่ในการแปลง input ที่ได้รับมา ซึ่งเป็นสัญญาณ analog ให้เปลี่ยนเป็นสัญญาณ digital เพื่อที่จะนำไปใช้ในการสังเคราะห์สัญญาณในลำดับต่อไป โดยจะใช้ IC เบอร์ PCM1801 ซึ่งรับ input ได้ 2 channel และได้ output ออกมาเป็นสัญญาณ digital ทำหน้าที่ในการแปลงสัญญาณ

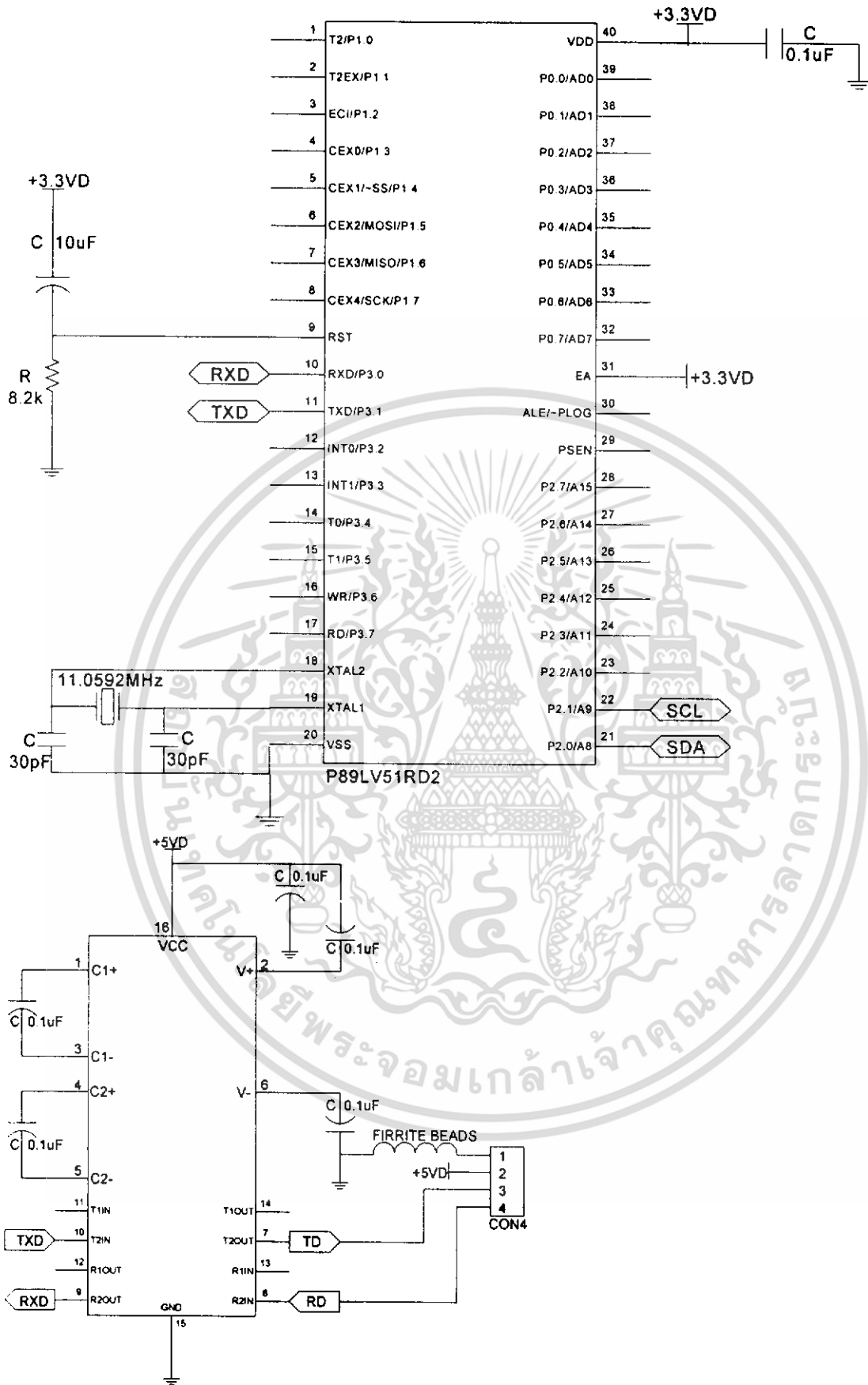


รูปที่ 3.4 วงจร ADC

3.2.3 วงจรควบคุมการทำงานของ DSP chip (TAS3004)

- ทำหน้าที่ในการควบคุมการทำงานต่างๆของ TAS3004 ซึ่งประกอบด้วย Microcontroller เบอร์ P89LV51RD2 และ IC MAX232

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

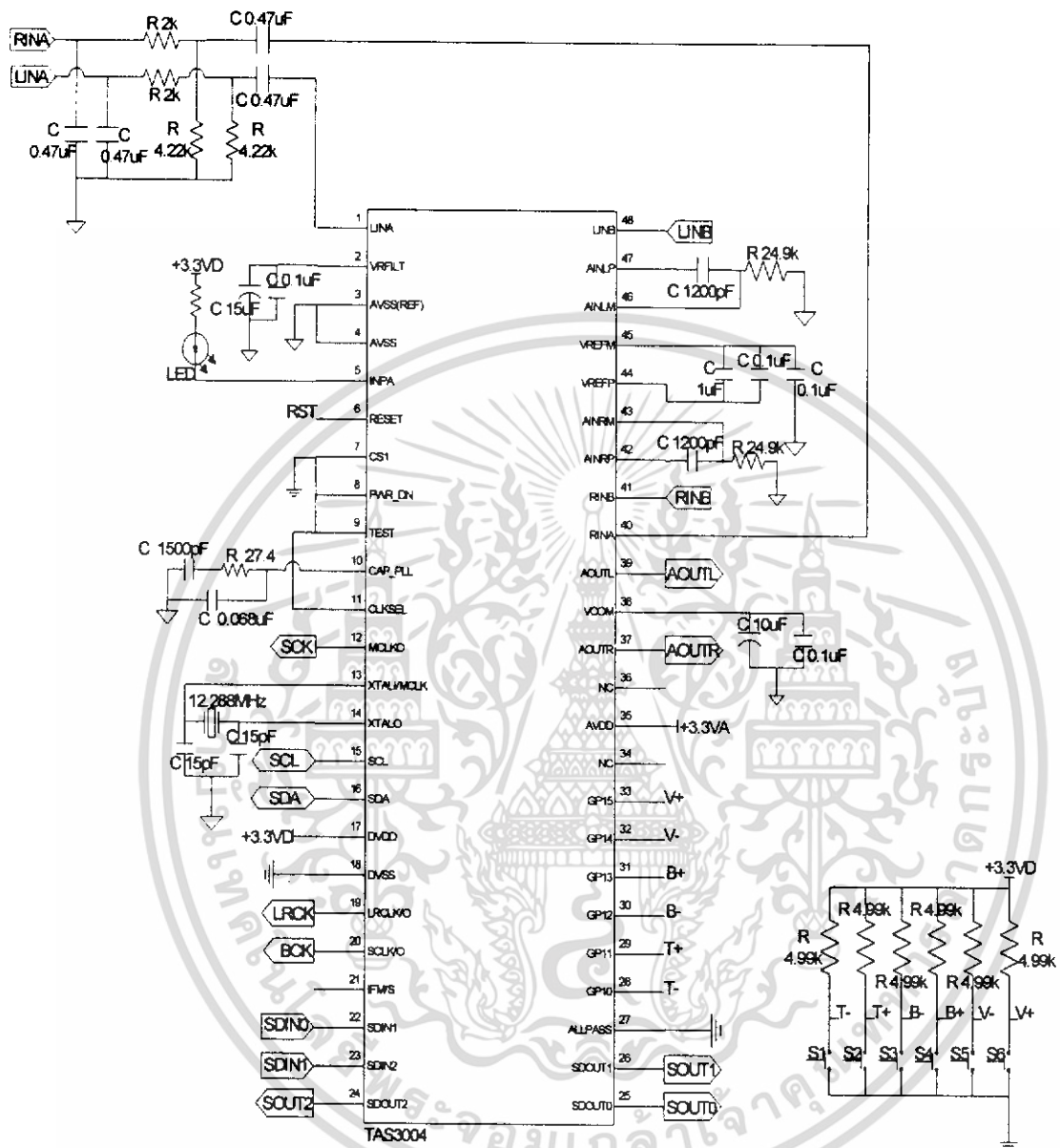


รูปที่ 3.5 วงจรควบคุมการทำงานของ DSP chip

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.2.4 วงจรสังเคราะห์สัญญาณ (วงจร DSP TAS3004)

- ทำหน้าที่ในการสังเคราะห์สัญญาณเสียงที่ได้มาจากวงจร ADC (input) โดยนำคำสั่งที่ได้จาก วงจรควบคุมการทำงาน มาประมวลผล

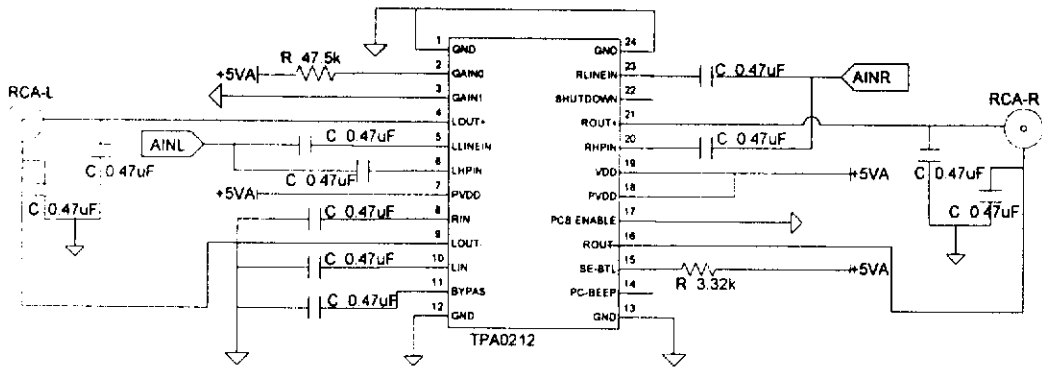


รูปที่ 3.6 วงจรสังเคราะห์สัญญาณ (วงจร DSP TAS3004)

3.2.5 วงจรขยายสัญญาณ (Pre Amplifier)

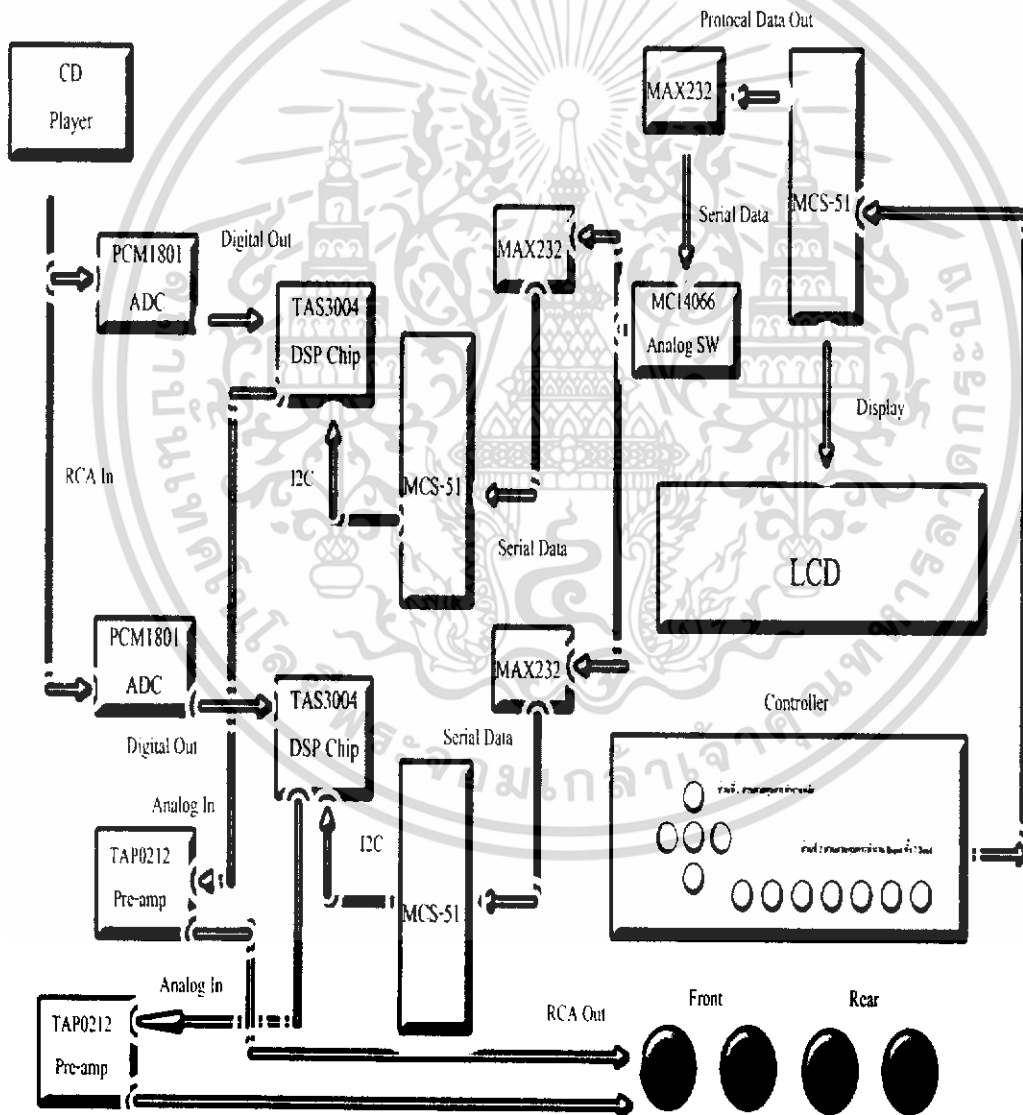
- ทำหน้าที่ขยายสัญญาณเสียงที่ ออกมาจาก output ของวงจรสังเคราะห์สัญญาณ (วงจร DSP TAS3004) เพื่อให้ได้สัญญาณที่สามารถนำไปใช้งานทาง output ของวงจรต่อไป โดยใช้ IC เบอร์ TPA0212 มาขยายสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.7 วงจรขยายสัญญาณ (Pre Amplifier)

3.2.6 วงจรรวมทั้งหมดของอุปกรณ์เสียงด้วย DSP Ship



รูปที่ 3.8 วงจรรวมทั้งหมดของอุปกรณ์เสียงด้วย DSP Ship

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรรมใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

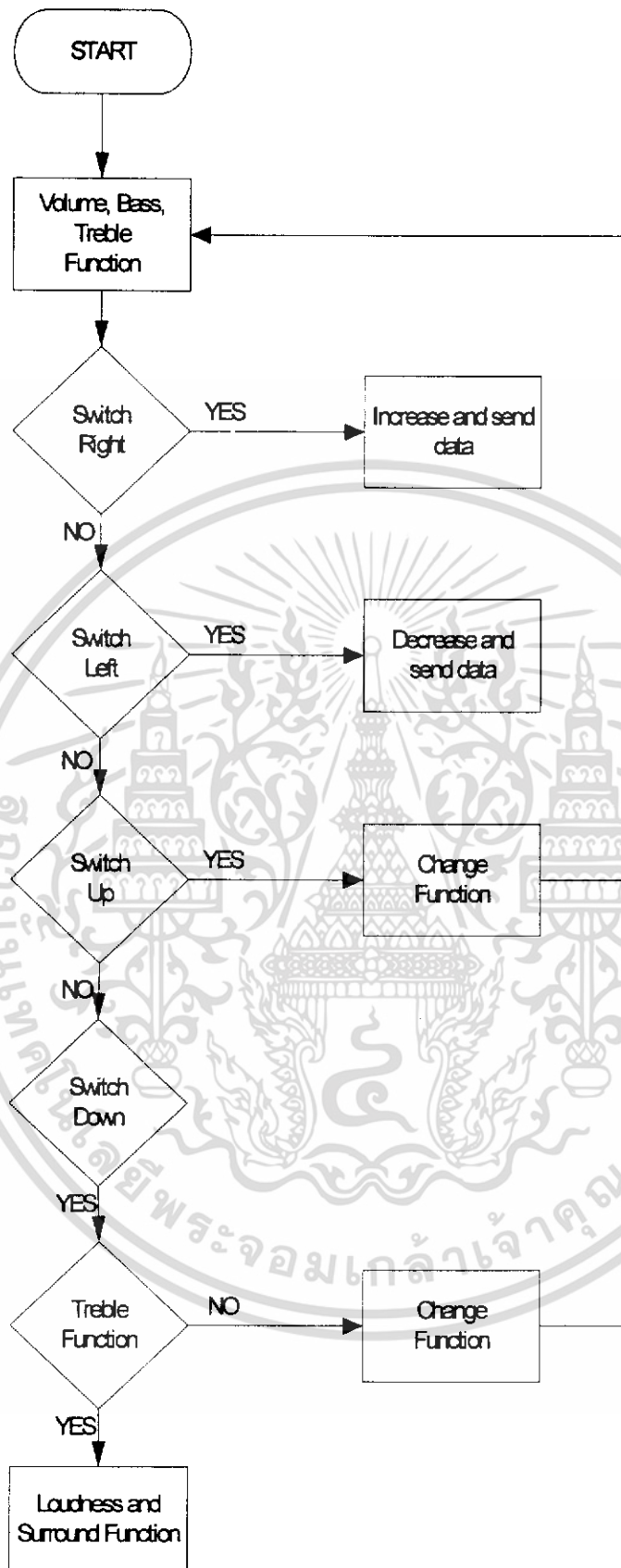
3.3 โปรแกรมควบคุมการทำงานของชิป TAS3004 โดยใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์

การเขียนโปรแกรมควบคุมการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อใช้ในการควบคุมการทำงานของชิป TAS3004 สามารถทำได้โดยเขียนโปรแกรมเพื่อให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ส่งข้อมูลที่ใช้ในการควบคุมไปยังชิปผ่านทางระบบบัส I²C ซึ่งการทำการเขียนโปรแกรมที่ออกแบบบนไมโครคอนโทรลเลอร์จะใช้ภาษา C ในการเขียนโปรแกรม โดยฟังก์ชันในการทำงานจะประกอบไปด้วย 2 ฟังก์ชันหลัก คือ ในส่วนของ tone control และในส่วนของ biquad filter โดยการอธิบายการทำงานของโปรแกรมนั้นจะแบ่งออกเป็น 2 ส่วนคือ เป็นส่วนของการเลือกฟังก์ชัน และการทำการปรับแต่งค่าในส่วนแรก และการส่งข้อมูลที่ใช้ในการทำการควบคุมผ่านระบบบัส I²C ในส่วนหลัง

- โปรแกรมส่วนเลือกฟังก์ชัน และปรับแต่งค่า

จากโปรแกรมที่ได้ทำการออกแบบนั้นสามารถอธิบายได้ด้วยโฟลว์ชาร์ทแสดงกระบวนการทำงานของโปรแกรมที่ได้ทำการเขียน โดยฟังก์ชันในการทำงานของโปรแกรมทั้งหมดนั้นประกอบไปด้วย 2 ฟังก์ชันคือ tone control และ biquad filter ซึ่งการเลือกฟังก์ชันที่จะทำการปรับแต่งนั้นสามารถอธิบายได้ด้วยโฟลว์ชาร์ทแสดงโปรแกรมการทำงานหลักดังรูปที่ 3.9

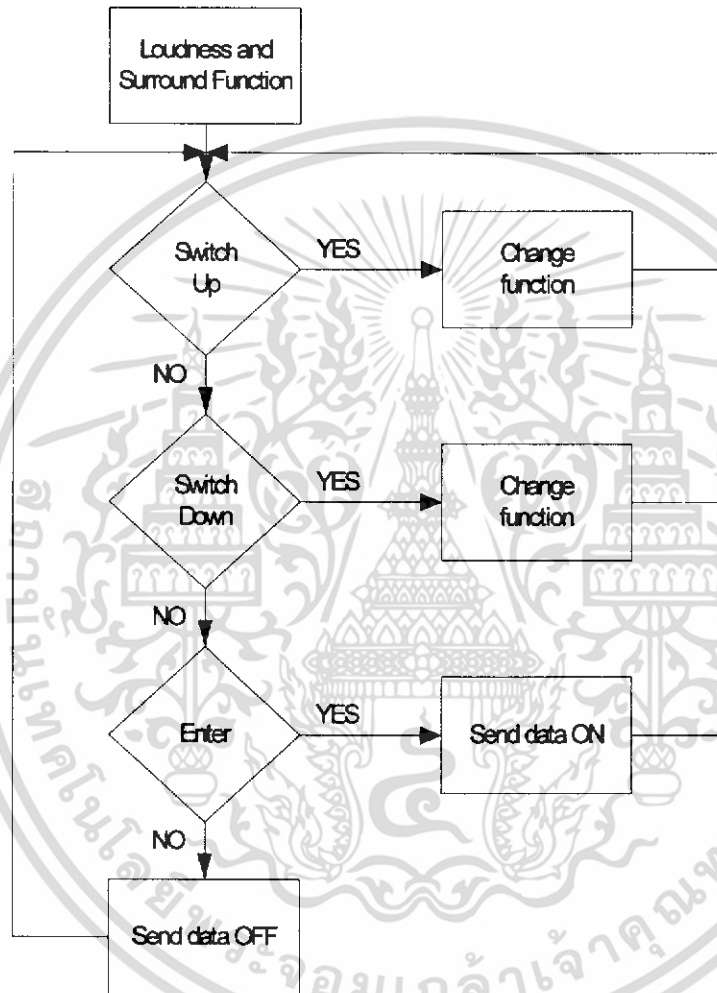
จากรูปที่ 3.9 ชิป TAS3004 จะเริ่มต้นการทำงานเมื่อกดสวิตช์ enter โดยเมื่อทำการกดสวิตช์แล้วข้อมูลที่ใช้ในการทำการควบคุมการทำงานของชิปจะถูกส่งจากไมโครคอนโทรลเลอร์ผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังรีจิสเตอร์ควบคุมที่อยู่ภายในชิป ซึ่งประกอบไปด้วย Main Control Register1, Main Control Register2 และ Analog Control Register เพื่อเริ่มต้นการทำงานของชิป หลังจากนั้นจึงจะทำการเลือกฟังก์ชันที่ต้องการทำการปรับแต่งค่าโดยใช้สวิตช์ up และ down ในการทำการเลือกฟังก์ชันระหว่างฟังก์ชัน tone control และฟังก์ชัน biquad filter แล้วใช้สวิตช์ enter เพื่อเข้าไปทำการปรับแต่งค่าต่างๆในฟังก์ชันที่ต้องการ



รูปที่ 3.9 แสดงโฟลว์ชาร์ทอธิบายกระบวนการทำงานในส่วนของ Volume, Bass, Treble

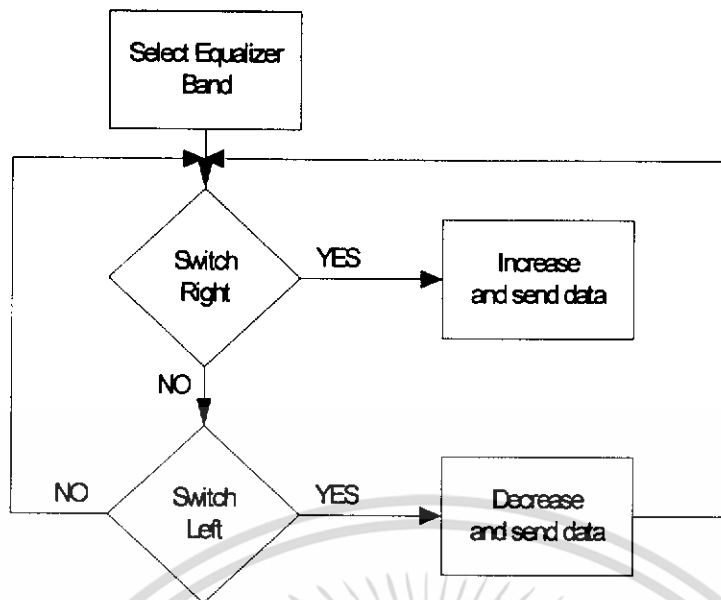
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หลังจากทำการเลือกฟังก์ชันในการทำงานแล้ว จะเป็นการทำการปรับแต่งค่าเพื่อส่งค่าที่ต้องการทำการปรับแต่งไปยังชิป TAS3004 โดยการทำงานในส่วนของฟังก์ชัน Loudness and Surround นั้นสามารถอธิบายได้ด้วยโฟลว์ชาร์ตดังรูปที่ 3.10 ซึ่งเป็นโฟลว์ชาร์ตอธิบายกระบวนการทำงานในส่วนของ Loudness and Surround และในส่วนของฟังก์ชัน Equalizer นั้นสามารถอธิบายได้ด้วยโฟลว์ชาร์ตดังรูปที่ 3.11 ซึ่งเป็นโฟลว์ชาร์ตอธิบายกระบวนการทำงานในส่วนของ Equalizer



รูปที่ 3.10 แสดงโฟลว์ชาร์ตอธิบายกระบวนการทำงานในส่วนของ Loudness and Surround

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.11 แสดงโฟลว์ชาร์ทอธิบายกระบวนการทำงานในส่วนของ Equalizer

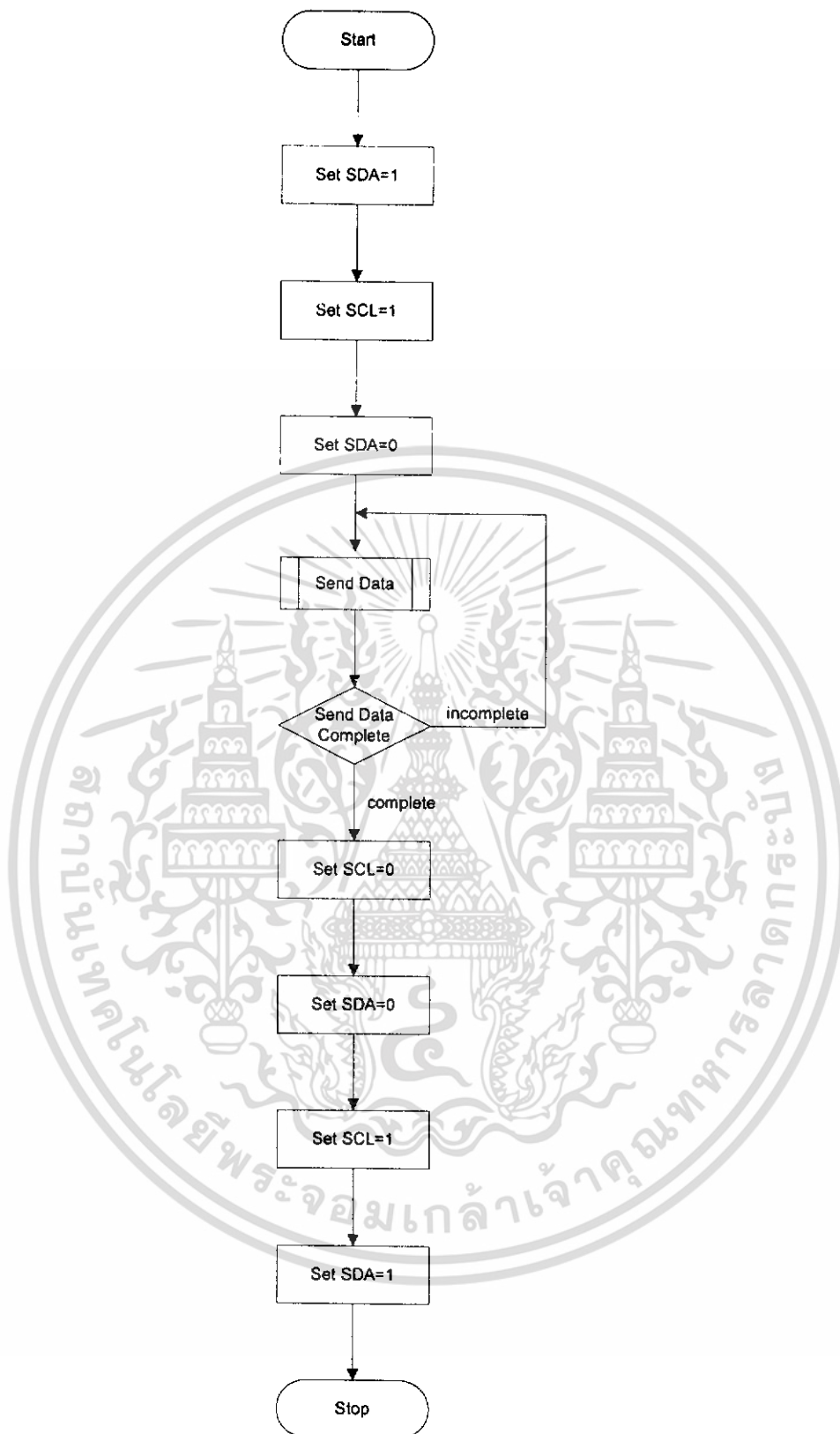
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากรูปที่ 3.10 การทำการปรับแต่งในส่วนของฟังก์ชัน tone control จะประกอบไปด้วย ฟังก์ชันย่อยในการทำการปรับแต่ง 3 ฟังก์ชันคือ bass control, treble control และ volume control ซึ่งการแสดงฟังก์ชันที่เลือก และค่าที่ต้องการปรับแต่งนั้นจะทำการแสดงผลผ่านจอแสดงผล LCD โดยการทำการกำหนดค่าที่ต้องการทำการปรับแต่งนั้นสามารถทำได้ผ่านสวิทช์ 4 ตัว โดยเมื่อกดสวิทช์ up โปรแกรมจะทำการเพิ่มค่าของฟังก์ชันที่เลือกเอาไว้ เมื่อกดสวิทช์ down โปรแกรมจะทำการลดค่าของฟังก์ชันที่ได้เลือกเอาไว้ หลังจากทำการเพิ่มหรือลดค่าแล้วโปรแกรมจะทำการส่งค่าใหม่ที่เพิ่มขึ้นหรือลดลงผ่านออกไปทางระบบบัส I²C เพื่อส่งไปยังรีจิสเตอร์ต่างๆภายในชิป TAS3004 และเมื่อทำการกดสวิทช์ left หรือ right โปรแกรมจะทำการเปลี่ยนฟังก์ชันในการทำงานระหว่างฟังก์ชันย่อยในการทำการปรับแต่งทั้ง 3 ฟังก์ชัน

จากรูปที่ 3.11 การทำการปรับแต่งในส่วนของฟังก์ชัน biquad filter นั้นวงจรภายในชิป TAS3004 จะประกอบไปด้วย biquad filter ทั้งหมด 7 ตัวในแต่ละแชนแนล โดยการทำงานจะเริ่มจากการทำการเลือก biquad filter ตัวที่ต้องการใช้งานจากนั้นทำการเลือกค่า Q แล้วจึงเลือกกระดืบที่ต้องการทำการปรับแต่ง และเลือก comer frequency ที่ต้องการ เมื่อได้ค่าทั้งหมดที่ต้องการทำการปรับแต่ง และ biquad filter ตัวที่ต้องการใช้งานแล้ว ไมโครคอนโทรลเลอร์จะทำการคำนวณหาค่าสัมประสิทธิ์ของ biquad filter โดยจะประกอบด้วยค่าสัมประสิทธิ์ทั้งหมด 5 ค่า คือ a1, a2, b0, b1 และ b2 จากนั้นจึงทำการเปลี่ยนรูปแบบของค่าสัมประสิทธิ์ให้เป็นรูปแบบที่ใช้งาน คือ อยู่ในรูปของ 4.20 format และทำการส่งค่าสัมประสิทธิ์ทั้งหมดผ่านทางระบบบัส I²C ไปยังชิป TAS3004

- โปรแกรมส่วนการส่งข้อมูลผ่านระบบบัส I²C

โปรแกรมในส่วนของการส่งข้อมูลจะเป็นการเขียนโปรแกรมเพื่อใช้ในการทำการส่งค่าผ่านทางระบบบัส I²C เพื่อทำการควบคุมการทำงานของชิป TAS3004 ซึ่งสามารถอธิบายการทำงานได้โดยอาศัยโฟลว์ชาร์ทดังแสดงในรูปที่ 3.11 ซึ่งเป็นโฟลว์ชาร์ทในการอธิบายขั้นตอนในการทำการส่งข้อมูล โดยการส่งข้อมูลจะการเช็คค่าของสาย SDA และ SCL ให้มีค่าเป็นสถานะลอจิกต่ำ ทั้งคู่ก่อนเพื่อเข้าสู่สถานะบัสว่าง (Bus not busy) แล้วจึงทำการเช็คค่าของ SDA ให้มีสถานะลอจิกสูงเพื่อเข้าสู่สถานะเริ่มต้นการส่งข้อมูล (start data transfer) หลังจากนั้นจึงเริ่มต้นทำการส่งข้อมูล โดยข้อมูลที่ถูกส่งออกไปจะเป็นลอจิกที่คงที่ของสาย SDA ในขณะที่สาย SCL มีค่าสถานะลอจิกสูง และจะทำการส่งข้อมูลต่อไปเรื่อยๆจนกว่าข้อมูลทั้งหมดจะถูกส่งออกไป ซึ่งเมื่อข้อมูลทั้งหมดถูกส่งออกไปแล้วจะทำการเช็คค่าของสาย SCL ให้มีค่าเป็นสถานะลอจิกสูง แล้วจึงทำการเช็คค่าของสาย SDA ให้เป็นสถานะลอจิกสูงด้วย เพื่อเข้าสู่สถานะหยุดการถ่ายทอดข้อมูลอันเป็นการสิ้นสุดของการทำการส่งข้อมูลผ่านระบบบัส I²C



รูปที่ 3.12 แสดงโฟลว์ชาร์ทอธิบายกระบวนการส่งข้อมูลไปยังชิป TAS3004

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3 ส่วน คือ ส่วนของจอแสดงผล LCD ที่เชื่อมต่อเข้ากับจอแสดงผล LCD ขนาด 16 นิ้ว 2 บรทัด ซึ่งทำหน้าที่ในการแสดงผลการทำงานของวงจร ส่วนของสวิทช์ควบคุมซึ่งทำหน้าที่ในการส่งสัญญาณไปยังไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อเลือกฟังก์ชันการทำงานต่างๆ และส่วนสุดท้าย คือ ส่วนของระบบบัส I²C ซึ่งทำหน้าที่ส่งสัญญาณออกไปจากไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อไปควบคุมการทำงานของชิป TAS3004



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

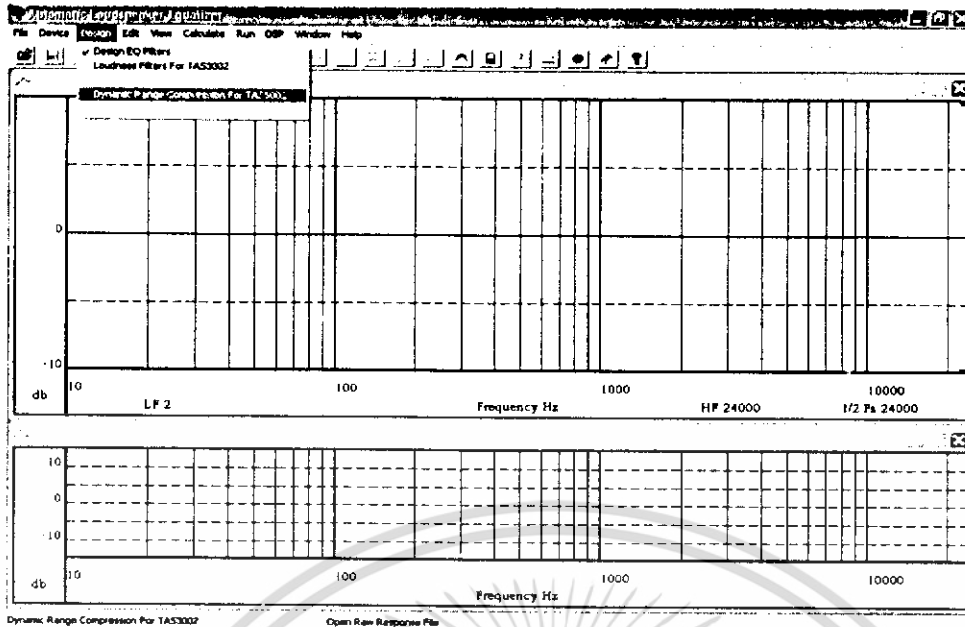
บทที่ 4

Simulation Signal For DSP Chip

วัตถุประสงค์

1. ทำการศึกษาลักษณะสัญญาณ เพื่อให้ได้ลักษณะของสัญญาณครอบคลุมการทำงานตามต้องการ
2. นำค่าของข้อมูลที่ได้จากค่าสัญญาณ มาคำนวณเพื่อนำไปใช้สร้างการปรับค่าของโปรแกรม ที่ใช้งาน โดยทำการใส่ค่าของข้อมูลผ่าน Micro Controller
3. สามารถตั้งสมมติฐานของผลการทำงาน ของ DSP Chip จากสัญญาณ Simulation ที่ได้ และสามารถเปรียบเทียบกับผลที่ได้เพื่อทำการวิเคราะห์ต่อไป
4. เรียนรู้ Function ต่างๆของ DSP Chip จากโปรแกรม simulation

บทนี้จะเป็นการกล่าวถึงการสร้างสัญญาณ (Simulation Signal) ผ่าน โปรแกรม Automatic Loudspeaker Equalizer ของ Texas Instrument โดยทำการสร้างสัญญาณผ่าน Mode การทำงานต่างๆ ของ DSP Chip TAS 3004 โดย ในโปรแกรมเราจะใช้การเลือก Function ของ Chip TAS 3002 เนื่องจากมีความใกล้เคียง กับ TAS 3004 มากที่สุด ซึ่งในบทนี้จะกล่าวถึง Function ต่างๆที่นำมาใช้งานในอุปกรณ์ ได้แก่ Equalizer Filter Parameters , Loudness Filters ,และได้ทำการ Simulate รูปแบบต่างๆที่ได้หาข้อมูลจากโปรแกรม Software ทางด้านเสียงที่ใช้งานทั่วไปอย่างแพร่หลาย โดยจะมีรายละเอียดการสร้างสัญญาณ และรูปแบบการทำงานในโหมดต่างๆที่สนใจ รวมถึงรูปสัญญาณ-กราฟที่ได้ตามต้องการ และค่าของ Parameters ที่สามารถนำไปใช้ในการเขียน โปรแกรมที่ควบคุม Chip DSP ได้

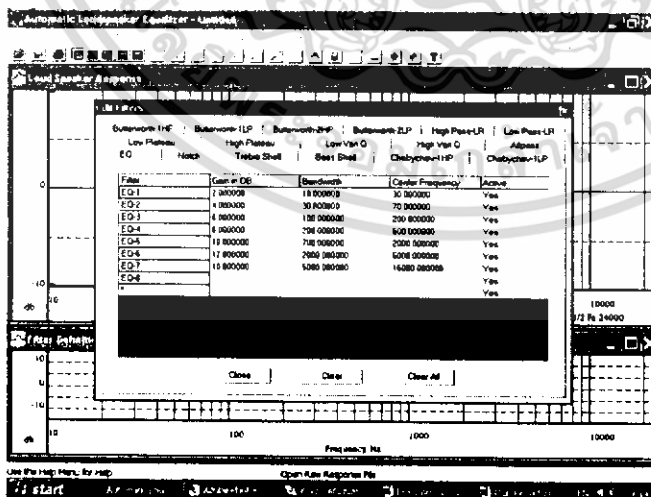


รูปที่ 4.1 รูปหน้าต่างของโปรแกรม simulate

4.1 Function Equalizer Filter Parameters

เป็นโหมดการสร้างรูปภาพของ Equalizer ที่เรานำมาใช้งาน ซึ่ง TAS3004 มีBiquit filter ทั้งหมด 7 Band ซึ่งได้ทำการกำหนดไว้ทั้งหมด 7 ความถี่ดังนี้ 60 Hz,240 Hz,750 Hz,2000 Hz,5000 Hz,9000 Hz,15000 Hz และนำค่าที่ได้จากการคำนวณ โดยใช้โปรแกรมมาสร้างเป็น Function การใช้งาน โดยแต่ละ Band จะสามารถปรับค่าได้ตั้งแต่ (-12dB) – (+12dB) ซึ่งมีค่า คงที่ได้แก่ค่า bandwidth ของแต่ละBand ซึ่งมีค่าต่างกันไปตามความเหมาะสม

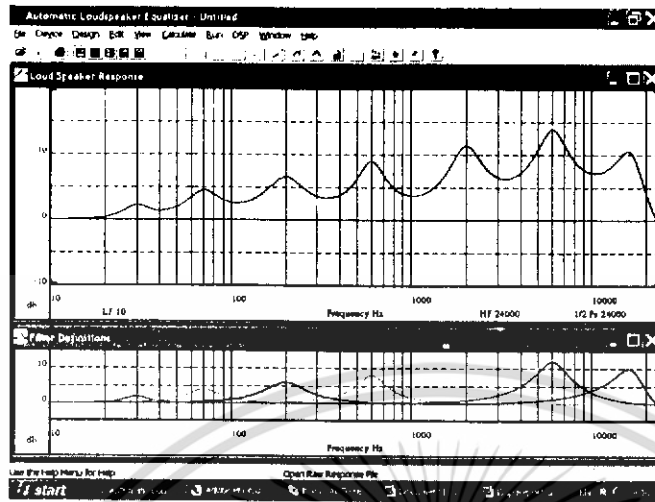
การสร้างกราฟ Equalizer โดยการใส่ค่าในช่องที่กำหนดมาดังรูป



รูปที่ 4.2 หน้าต่างการสร้างกราฟ Equalizer

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สแกนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อใส่ค่า EQ ต่างๆแล้วจะสามารถแสดงผล EQ แต่ละความถี่ได้ดังรูป

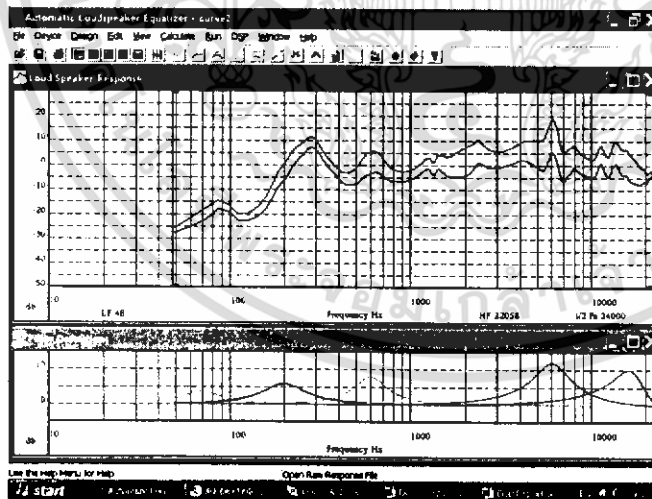


รูปที่ 4.3 รูปกราฟ Equalizer ที่สร้างจากโปรแกรม simulate

แสดงผลความเปลี่ยนแปลงของ จากการใช้ EQ เข้ามาสังเคราะห์สัญญาณได้ดังรูป

Blue – Standard Signal

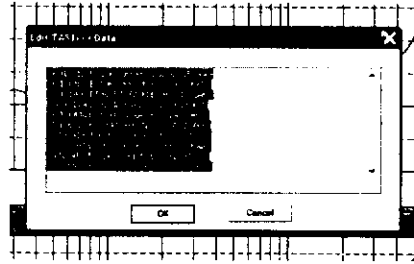
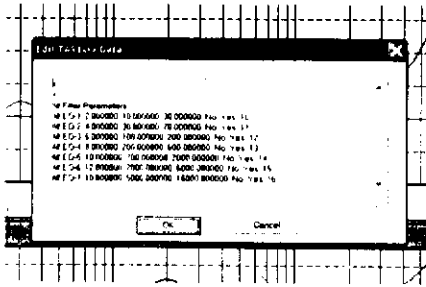
Red – Modify Signal



รูปที่ 4.4 แสดงผลความเปลี่ยนแปลงของ จากการใช้ EQ เข้ามาสังเคราะห์สัญญาณ

สามารถถอดค่า Parameter ที่สามารถนำไปใช้งานจริงได้ โดยจะมีการแสดงผลอยู่ใน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.5 ค่า parameter ที่ได้จาโปรแกรม simulate

ค่า parameter ที่เป็นเลขฐาน 16

EQ1 # 0A 1000B1 E0056C 0FF9F2 E0056C 0FFAA4
 EQ2 # 0B 1004B1 E01066 0FEB40 E01066 0FEFF2
 EQ3 # 0C 101A82 E0380F 0FB039 E0380F 0FCABB
 EQ4 # 0D 105004 E082C8 0F4620 E082C8 0F9625
 EQ5 # 0E 118440 E27204 0D14A2 E27204 0E98E2
 EQ6 # 0F 158C85 EC0147 06BA72 EC0147 0C46F8

แปลงเป็นเลขฐาน 10

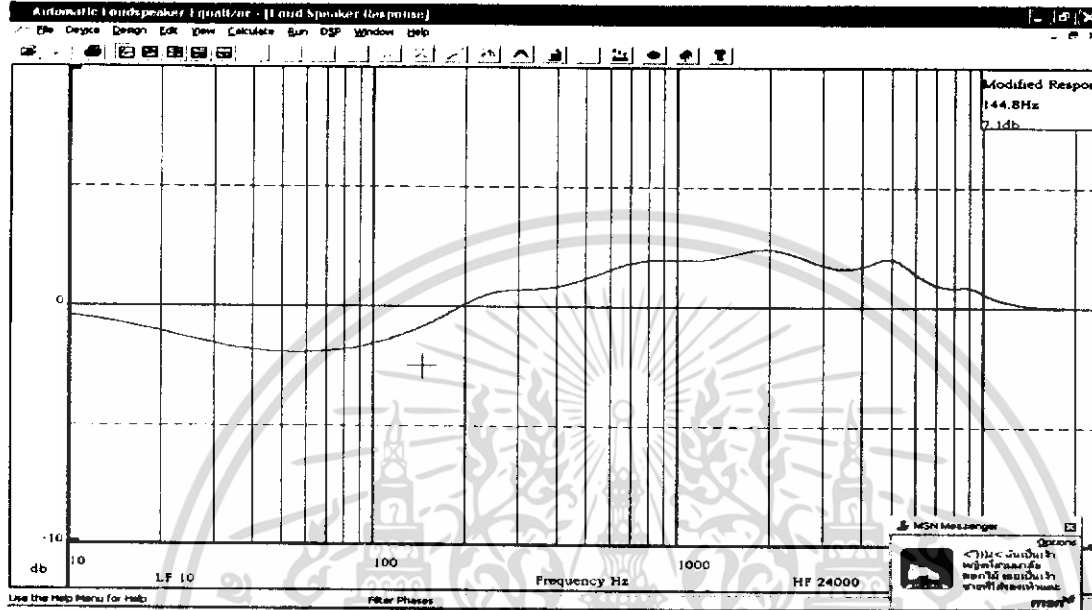
Eq1 # 10 65713 1468152 1047026 14681452 1047204
 Eq2 # 11 1049777 14684262 1043264 14684262 1044466
 Eq3 # 12 1055362 14694415 1028153 14694415 1034939
 Eq4 # 13 1069060 14713544 1000992 14713544 1021477
 Eq5 # 14 1147968 14713544 857250 14840324 956642
 Eq6 # 15 1412229 15466823 440946 15466823 804600

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.2 รูปแบบของ DSP Surround

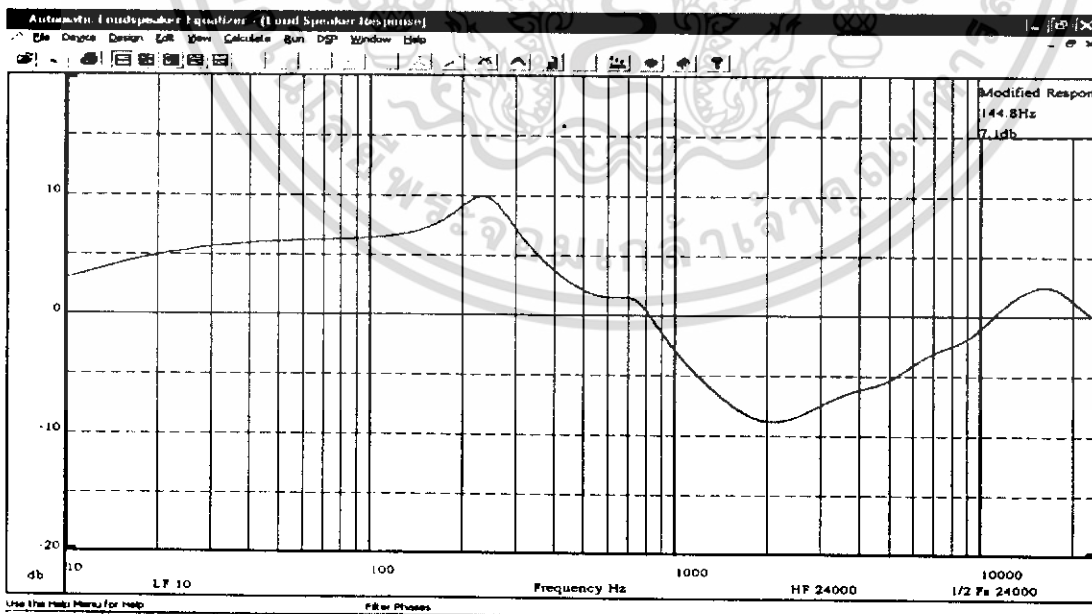
Function การใช้งานนี้เป็นการสร้างฟังก์ชันจำลองรูปแบบเสียง จากการนำเอาข้อมูลมาตรฐานของ Software ทางด้านเสียงมาเป็นตัวอย่างในการสร้างรูปแบบได้ดังนี้ โดยใช้พื้นฐานทางด้าน Equalizer ทั้ง 7 band ที่ใช้งานอยู่

รูปแบบ Surround แบบ Live Play (แสดงสด)



รูปที่ 4.6 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Live

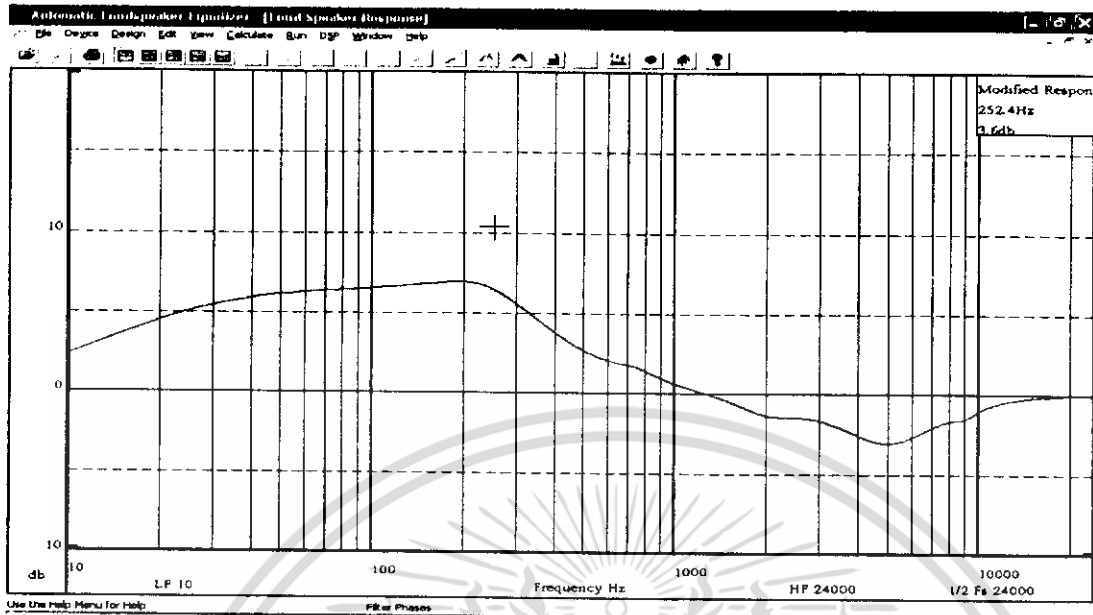
รูปแบบ Surround แบบ Stadium



รูปที่ 4.7 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Stadium

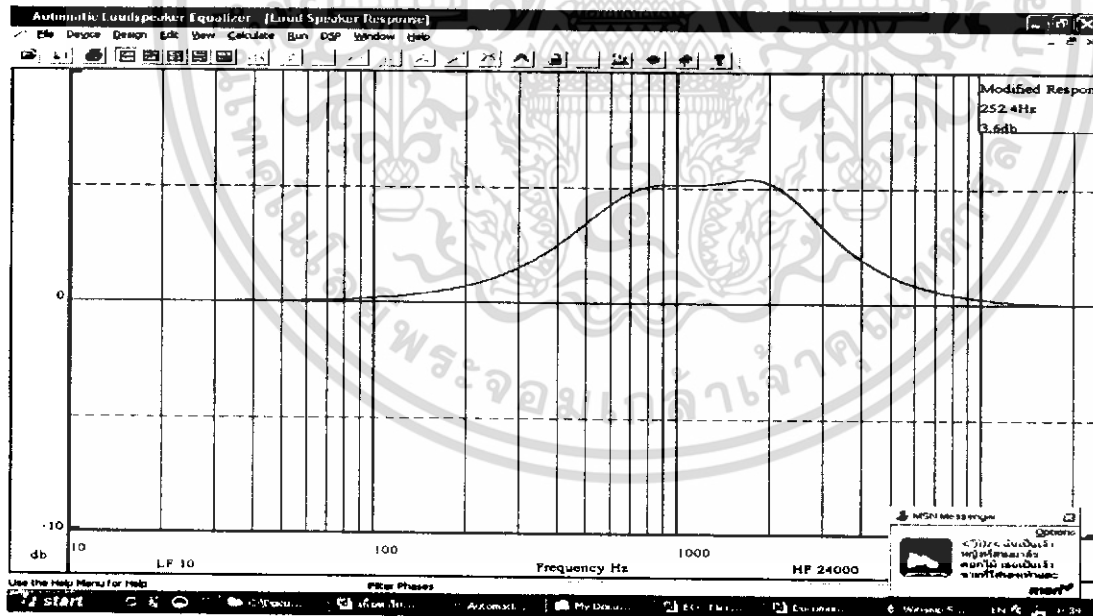
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รูปแบบ Surround แบบ Large Hall



รูปที่ 4.8 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Large Hall

รูปแบบ Surround แบบ Club

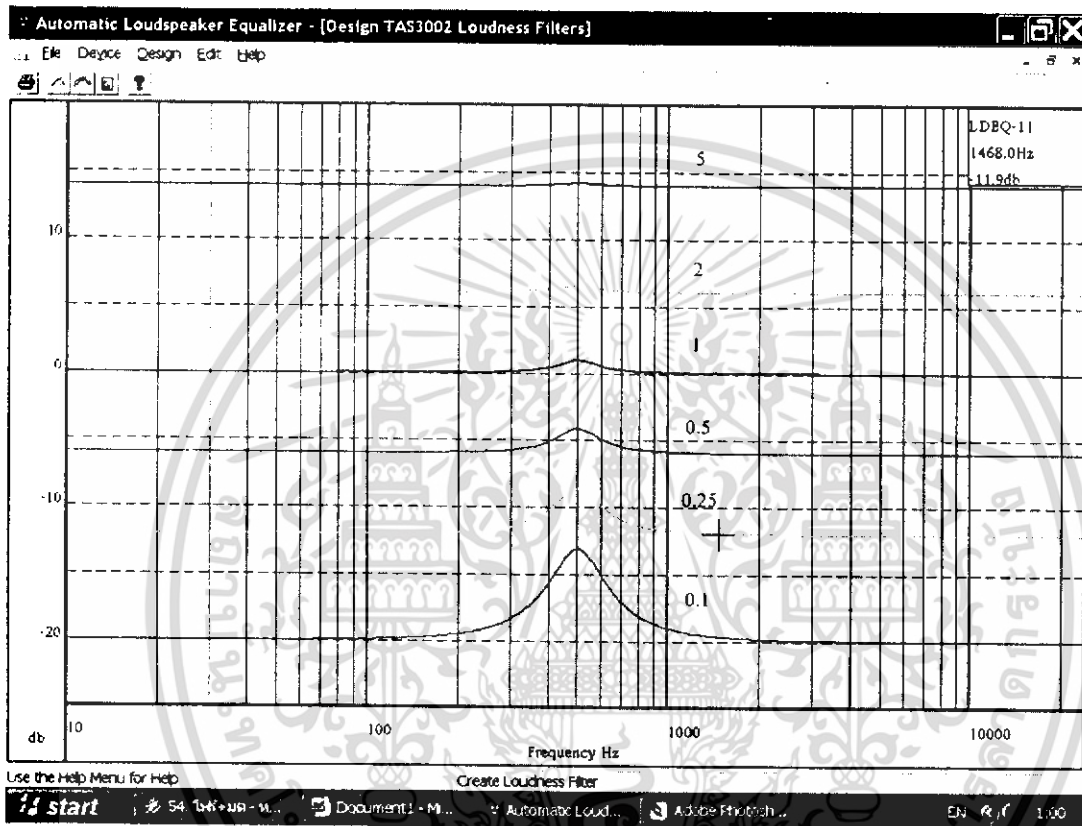


รูปที่ 4.9 รูปแบบกราฟ การตอบสนองความถี่ ของรูปแบบเสียง Club

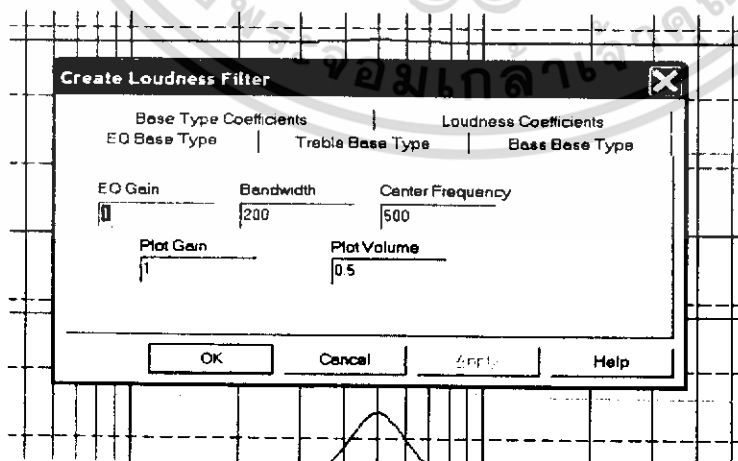
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.3 Function Loudness Filters

Function นี้จะทำการควบคุมการทำงานของ Volume เนื่องจากการทำงานของเครื่องเสียงทั่วไป เมื่อทำการลดค่า Volume จะทำให้ค่าของสัญญาณ Low Frequency (Bass) และ High Frequency (Treble) หายไปดังรูป



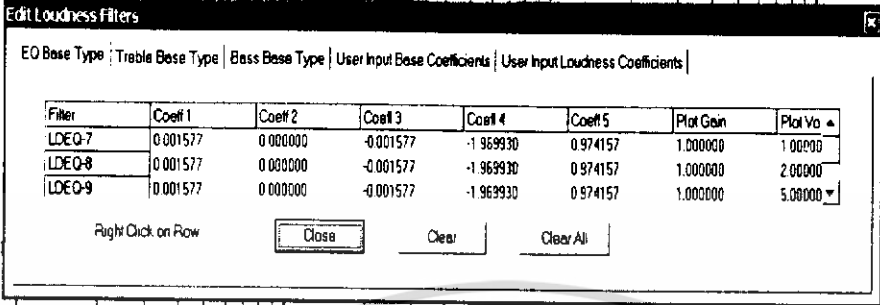
รูปที่ 4.10 สัญญาณเสียงเมื่อปรับ volume ค่าต่างๆ



รูปที่ 4.11 แสดงการตั้งค่า EQ Base Type

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

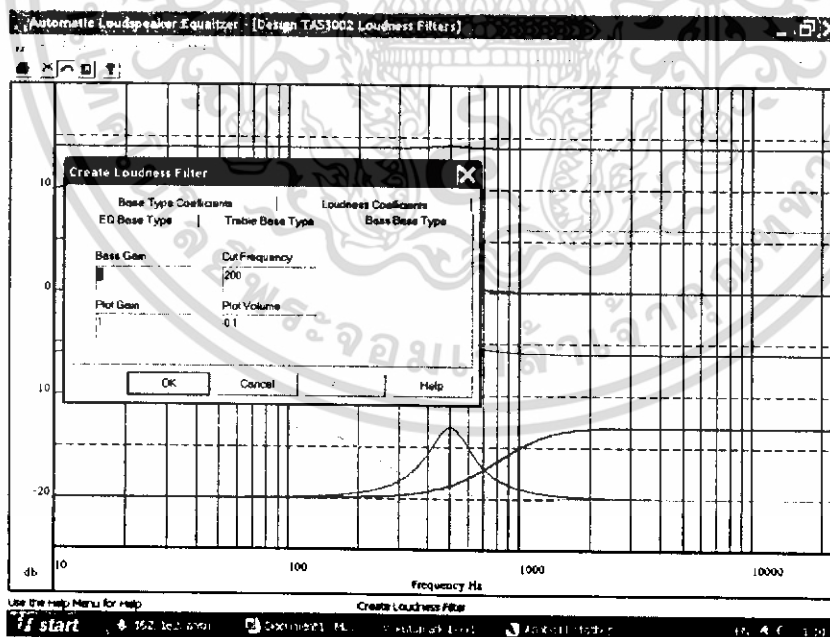
โดยทำงานกำหนดค่าของ Plot volume ตามต้องการ และจะได้ค่า parameter ดังนี้



Filter	Coeff 1	Coeff 2	Coeff 3	Coeff 4	Coeff 5	Plot Gain	Plot Vo
LDEQ-7	0.001577	0.000000	-0.001577	-1.969930	0.974157	1.000000	1.00000
LDEQ-8	0.001577	0.000000	-0.001577	-1.969930	0.974157	1.000000	2.00000
LDEQ-9	0.001577	0.000000	-0.001577	-1.969930	0.974157	1.000000	5.00000

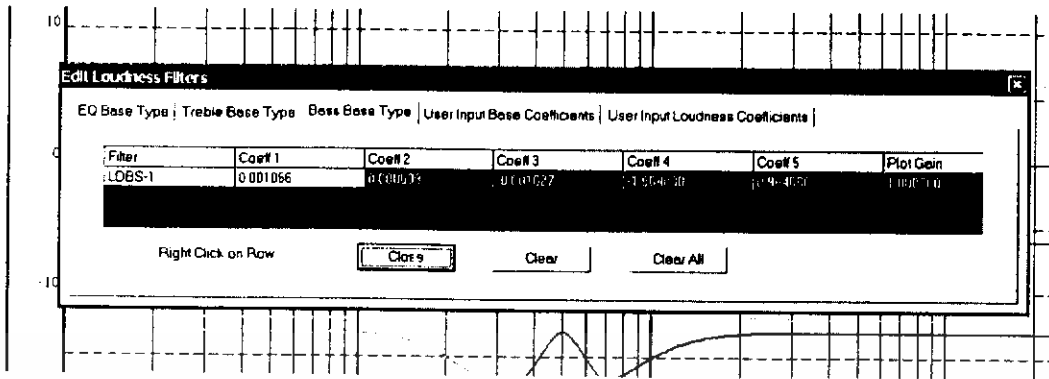
รูปที่ 4.12 แสดงค่า parameter จากการตั้งค่า EQ Base Type

จากรูปจะเห็นว่าเมื่อค่าของ Volume มีค่าน้อยลง ค่าของสัญญาณด้านข้างจะเริ่มมีความชันเพิ่มขึ้น ดังนั้นจึงต้องทำการแก้ไขจุดบกพร่อง ของสัญญาณ โดยการสร้าง Bass Bass และ Treble Bass ขึ้นมาเพื่อแก้ไขจุดบกพร่องนี้ ให้มีสัญญาณเสถียรครบถ้วนเหมือนระดับความดังปกติ เราจะสร้างค่า Bass Bass และ Treble Bass ได้ดังรูป

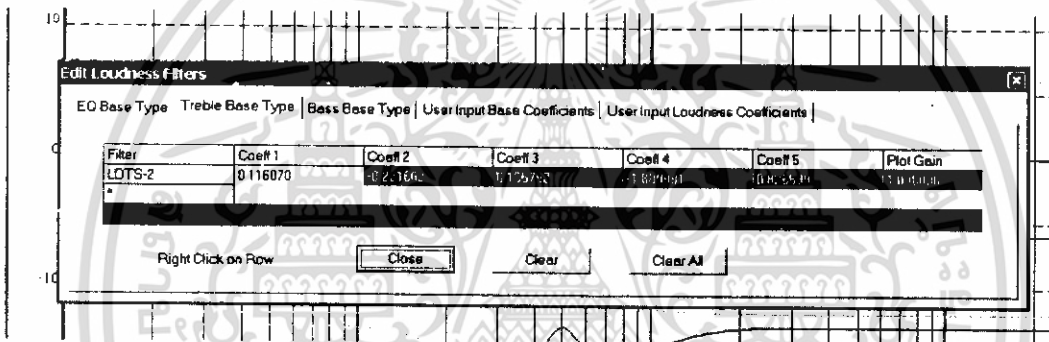


รูปที่ 4.13 หน้าต่าง โปรแกรมในการตั้งค่า Bass Bass และ Treble Bass

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.14 ค่า parameter ที่ได้จากการตั้งค่า Bass Bass



รูปที่ 4.15 ค่า parameter ที่ได้จากการตั้งค่า Treble Bass

จะเห็นได้ว่าสามารถดูค่า Parameter ของ Filter ที่เราสร้างขึ้นมาได้ จาก Function Edit Loudness Filter ใน Function Edit จะสามารถนำค่าที่ได้ไปใช้งานได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 5

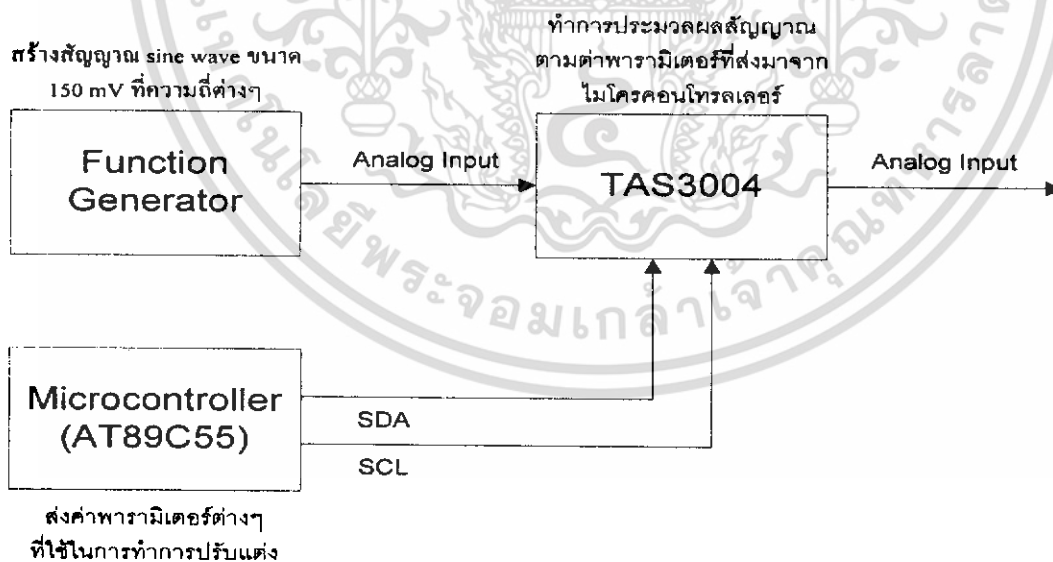
การทดสอบการทำงานของอุปกรณ์

จากการทดลองการใช้งานและการควบคุมการทำงานของชิป TAS3004 โดยอาศัยไมโครคอนโทรลเลอร์ในการควบคุมการทำงานนั้นฟังก์ชันในการทำงานนั้นประกอบจะไปด้วยฟังก์ชันการทำงาน 2 ฟังก์ชัน คือ ในส่วนของฟังก์ชัน biquad filter และฟังก์ชัน tone control ซึ่งแบ่งออกเป็น bass control, treble control และ volume control แล้วทำการควบคุมการทำงานโดยส่งค่าพารามิเตอร์ต่างๆไปเพื่อทำการควบคุม

การทำการทดลองในการทดสอบฟังก์ชันการทำงานนอกเหนือจากการทดสอบด้วยการฟังซึ่งผลที่ได้อาจไม่ชัดเจนนั้นขึ้นอยู่กับผู้ทำการทดสอบ เราได้ทำการทดสอบการทำงานโดยการวัดสัญญาณที่ออกมาจากชิพก่อนและหลังทำการส่งค่าต่างๆไปควบคุมการทำงานของชิพ เพื่อเปรียบเทียบผลของสัญญาณก่อนและหลังการปรับแต่ง โดยมีรายละเอียดขั้นตอนในการทำการทดลองดังนี้

ขั้นตอนการทดลอง

1. ทำการต่ออุปกรณ์ต่างๆเข้าด้วยกันเพื่อทำการทดลอง ดังแสดงในรูปที่ 4.1



รูปที่ 5.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของวงจรที่ใช้ในการทำการทดลอง

2. ป้อนสัญญาณคลื่นไซน์ขนาด 150 mV แล้วทำการปรับค่าความถี่ของสัญญาณที่ความถี่ต่างๆ ในช่วงความถี่เสียงที่ความถี่ 20-20 kHz

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

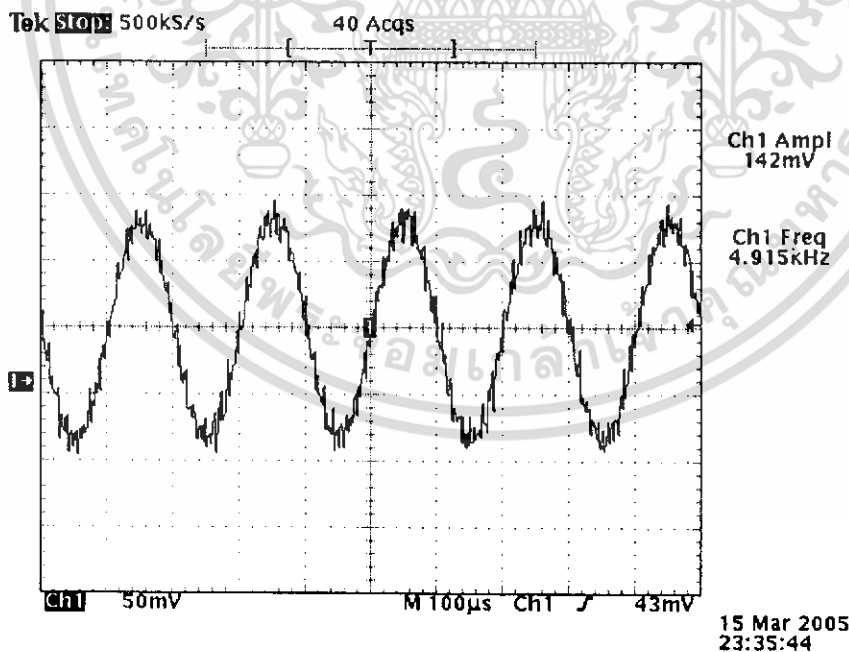
3. ใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ในการทำการส่งค่าที่ใช้ในการควบคุมการทำงานของชิป AD1954 ตามฟังก์ชันที่ต้องการทำการทดสอบ ซึ่งได้แก่

- volume control
- bass control
- treble control
- biquad filter

4. วัดค่าผลการทดลองที่ได้โดยทำการวัดค่าของระดับสัญญาณที่ออกจากเอาต์พุตของชิป TAS3004 ในขณะที่ยังไม่มี การปรับแต่งสัญญาณ เปรียบเทียบกับสัญญาณที่ได้ทำการปรับแต่งแล้ว

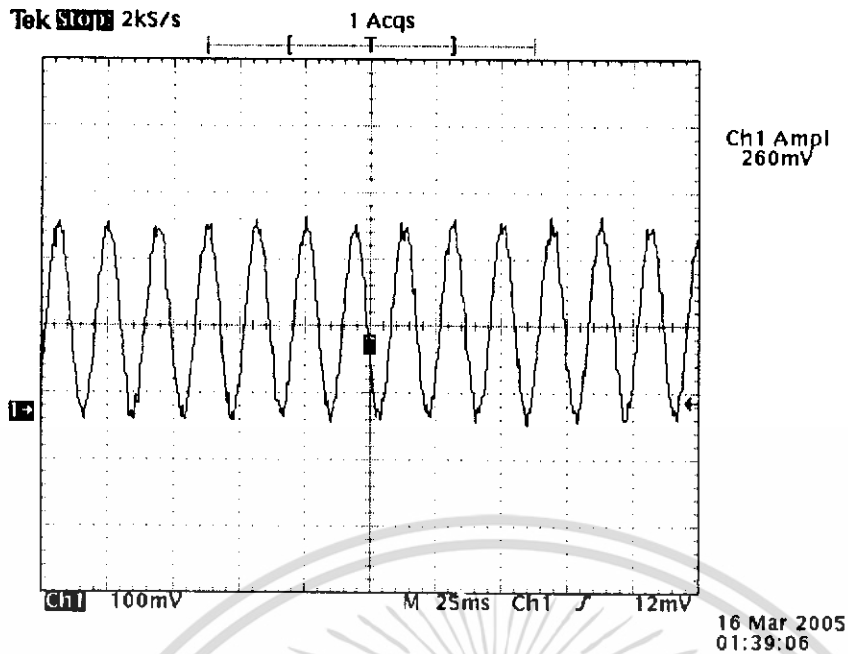
5.1 การควบคุมระดับเสียง (volume control)

การทำการควบคุมระดับเสียงนั้นสามารถทำได้โดยอาศัยไมโครคอนโทรลเลอร์ทำการสั่งให้ชิป TAS3004 ทำการปรับระดับสัญญาณเสียง โดยทำการโปรแกรมไว้ให้สามารถปรับระดับเสียงได้ โดยมีช่วงของการควบคุมระดับเสียงอยู่ที่ 18 dB ไปจนถึง -70 dB และมีความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 1 dB ซึ่งสามารถทำการควบคุมได้โดยส่งค่าที่ใช้ในการควบคุมไปยัง volume control register ซึ่งผลการทดลองที่ได้เป็นที่น่าพอใจ โดยรูปที่ 5.2 เป็นตัวอย่างของสัญญาณเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 0 dB รูปที่ 5.3 เป็นตัวอย่างของสัญญาณเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 5 dB และรูปที่ 5.4 เป็นตัวอย่างของสัญญาณเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ -5 dB

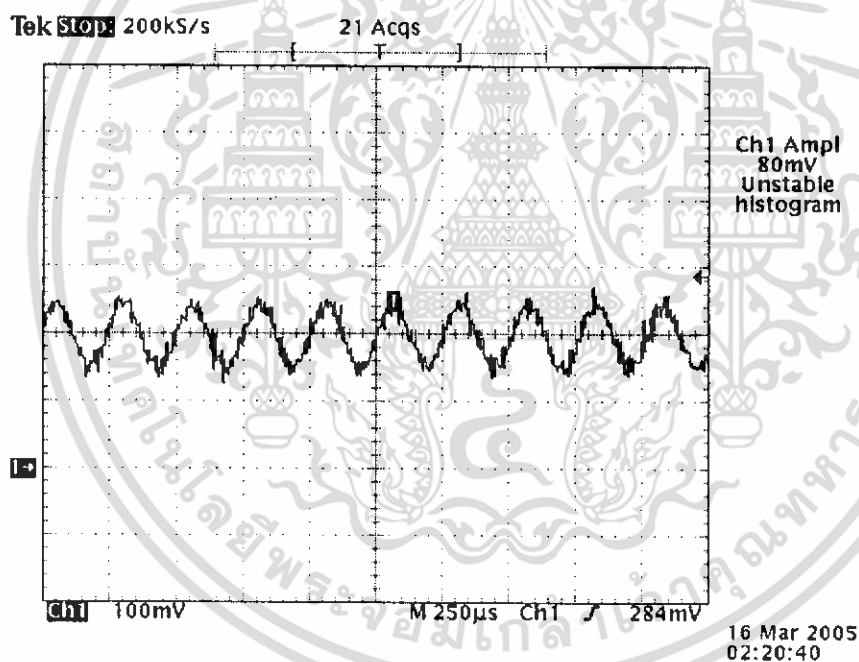


รูปที่ 5.2 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 0 dB

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 5.3 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ 5 dB



รูปที่ 5.4 แสดงผลของสัญญาณเอาต์พุตเมื่อทำการปรับระดับเสียงให้อยู่ที่ -5 dB

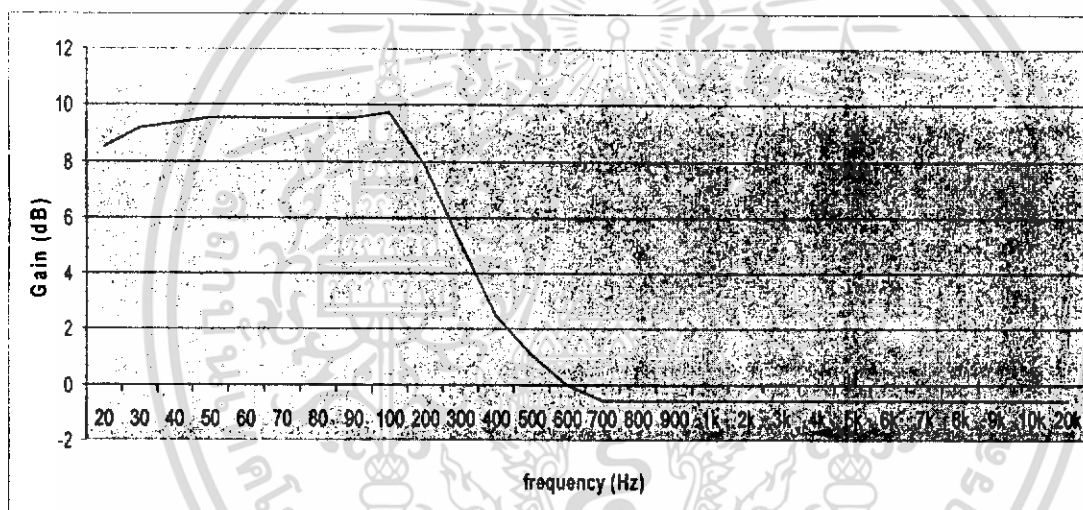
จากกราฟดังรูปที่ 5.2 - 5.5 ผลการทดลองทำการทำการควบคุมระดับเสียงนั้นผลที่ได้มีแนวโน้มเป็นไปตามความต้องการ ซึ่งจากรูปกราฟจะเห็นได้ว่าเมื่อทดลองทำการปรับไปที่ระดับที่มากกว่า 0 dB ขนาดของสัญญาณจะมีค่าเพิ่มขึ้น และมีค่าลดลงเมื่อทำการปรับระดับที่น้อยกว่า 0 dB แต่ขนาดของสัญญาณที่ได้มีความคลาดเคลื่อนอยู่บ้างเนื่องจากสัญญาณถูกลดทอนจากสายสัญญาณที่ใช้ในการทำการทดสอบ จะเห็นได้ว่าเมื่อทำการปรับระดับความดังของเสียงจะทำให้ขนาดของ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สัญญาณมีค่าเพิ่มขึ้นหรือลดลง ซึ่งเป็นไปตาม โปรแกรมที่ได้ทำการเขียนเอาไว้ และขนาดของสัญญาณที่เพิ่มขึ้นหรือลดลงนั้นจะเกิดขึ้นตลอดย่านความถี่ของเสียง คือ 20-20 kHz

5.2 การควบคุมระดับเสียงทุ้ม (bass control)

ในส่วนของการควบคุมระดับเสียงทุ้มด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์นั้น จากโปรแกรมที่ได้ทำการโปรแกรมไว้สามารถทำการปรับแต่งระดับสัญญาณได้ภายในช่วงระหว่าง 18 dB ถึง -18 dB โดยความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 1 dB โดยการทำการทดลองควบคุมระดับเสียงทุ้มนั้นจะทำการป้อนสัญญาณคลื่นไซน์ที่มีแอมพลิจูดคงที่ขนาด 150 mV และทำการเก็บค่าโดยเปลี่ยนความถี่ของสัญญาณคลื่นไซน์ที่ให้ไปเรื่อยๆ โดยมีช่วงความถี่อยู่ระหว่าง 20-20 kHz ซึ่งรูปที่ 4.5 เป็นผลที่ได้จากการทำการทดลอง โดยแสดงผลการตอบสนองความถี่ในช่วงความถี่ 20-20 kHz ซึ่งทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10dB

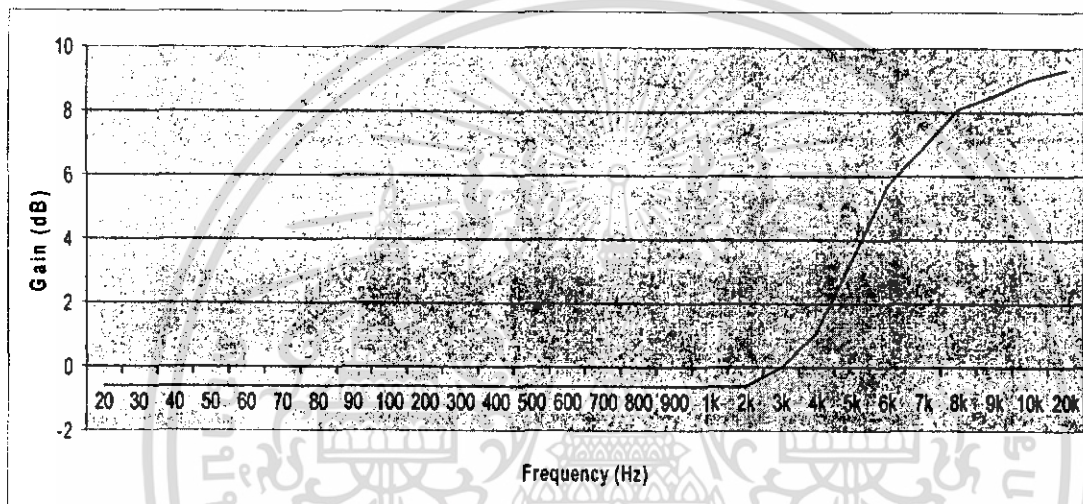


รูปที่ 5.5 แสดงผลการทดลองการควบคุมระดับเสียง เมื่อทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10dB

จากรูปที่ 5.5 ซึ่งแสดงผลการตอบสนองความถี่ที่ได้โดยผลที่ได้มีลักษณะของแนวโน้มนั้นเป็นไปตามความต้องการที่ได้ออกแบบเอาไว้ออกไป คือมีการขยายสัญญาณในย่านความถี่ต่ำ โดยมีอัตราขยายสูงสุดที่วัดได้อยู่ที่ 9.54 dB ซึ่งใกล้เคียงกับค่า 10 dB ที่ได้ทำการออกแบบเอาไว้

5.3 การควบคุมระดับเสียงแหลม (treble control)

ในส่วนของการควบคุมระดับเสียงแหลมด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์นั้น จากโปรแกรมที่ได้ทำการโปรแกรมไว้สามารถทำการปรับแต่งระดับสัญญาณได้ภายในช่วงระหว่าง 18 dB ถึง -18 dB โดยความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 1 dB โดยการทำการทดลองควบคุมระดับเสียงทุ้มนั้นจะทำการป้อนสัญญาณคลื่นไซน์ที่มีแอมพลิจูดคงที่ขนาด 150 mV และทำการเก็บค่าโดยเปลี่ยนความถี่ของสัญญาณคลื่นไซน์ที่ให้ไปเรื่อยๆ โดยมีช่วงความถี่อยู่ระหว่าง 20-20 kHz ซึ่งรูปที่ 5.6 เป็นผลที่ได้จากการทำการทดลอง โดยแสดงผลการตอบสนองความถี่ในช่วงความถี่ 20-20 kHz ซึ่งทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10dB



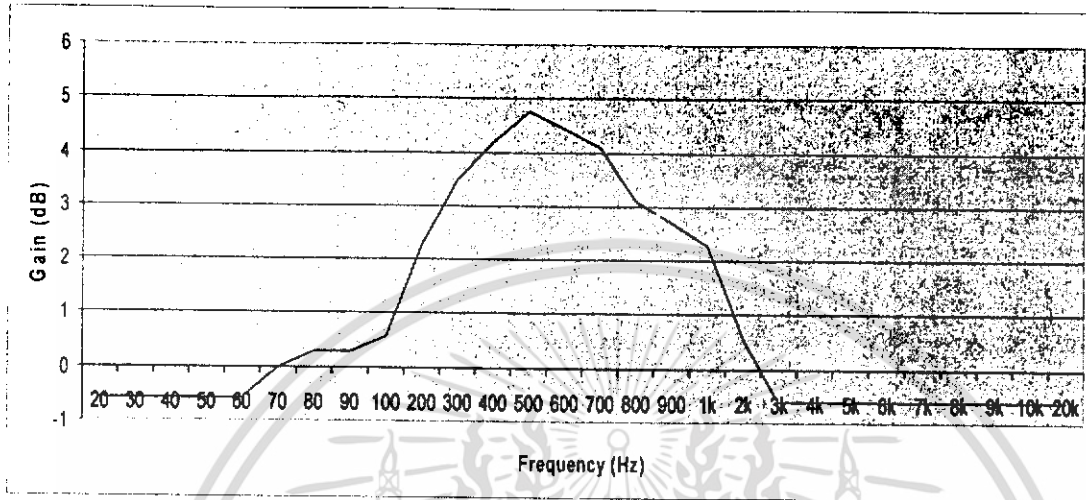
รูปที่ 5.6 แสดงผลการทดลองการควบคุมระดับเสียง เมื่อทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 10 dB

จากรูปที่ 5.6 ซึ่งแสดงผลการตอบสนองความถี่ที่ได้โดยผลที่ได้มีลักษณะของแนวโน้มเป็นไปตามความต้องการที่ได้ออกแบบเอาไว้คือมีการขยายสัญญาณในย่านความถี่สูง โดยมีอัตราขยายสูงสุดที่วัดได้อยู่ที่ 9.34 dB ซึ่งใกล้เคียงกับค่า 10 dB ที่ได้ทำการออกแบบเอาไว้

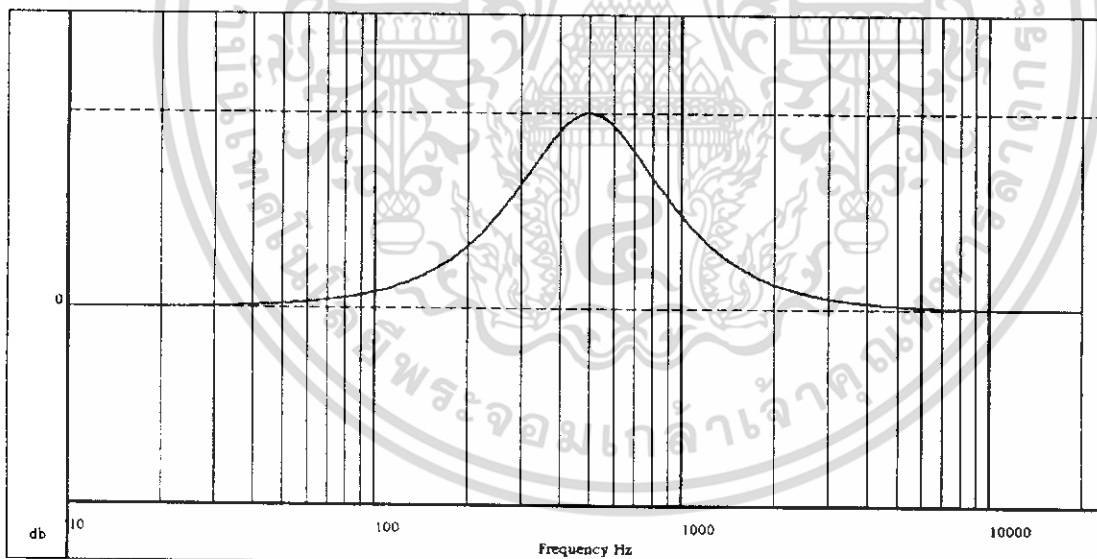
5.4 การควบคุม biquad filter

ในส่วนของการทำการควบคุมการทำงานของ biquad filter เพื่อทำหน้าที่เป็นพารามตริกอีควอไลเซอร์นั้น จากโปรแกรมที่ได้ทำการโปรแกรมไว้สามารถทำการปรับแต่งระดับสัญญาณได้ภายในช่วงระหว่าง 18 dB ถึง -18 dB โดยมีความละเอียดในการปรับแต่งอยู่ที่ 1 dB และสามารถเลือกความถี่ของ corner frequency ได้ระหว่าง 20 Hz – 20 kHz ซึ่งการทำการทดลองควบคุมการทำงานของ biquad filter นั้นจะทำการป้อนสัญญาณคลื่นไซน์ที่มีแอมพลิจูดคงที่ขนาด 150 mV และทำการเก็บค่าโดยเปลี่ยนความถี่ของสัญญาณคลื่นไซน์ที่ให้ไปเรื่อยๆ โดยการทำการทดลองจะเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ทำการส่งค่าสัมประสิทธิ์ที่ได้จากการคำนวณจากไมโครคอนโทรลเลอร์ ซึ่งจะทำให้การขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 5dB มี corner frequency อยู่ที่ 500 Hz และมีค่า Q เป็น 0.7 หลังจากนั้นจึงทำการวัดขนาดของสัญญาณเอาท์พุทเพื่อนำผลที่ได้มาทำการพล็อตกราฟผลการตอบสนองความถี่ในช่วงความถี่ 20-20 kHz



รูปที่ 5.7 แสดงผลการทดลองการควบคุม biquad filter เมื่อทำการขยายสัญญาณให้มีอัตราขยายอยู่ที่ 5 dB ที่ความถี่ 500 Hz โดยมีค่า Q เป็น 1



รูปที่ 5.8 แสดงผลการตอบสนองความถี่เมื่อทำการส่งค่าสัมประสิทธิ์ที่อัตราขยาย 5 dB ความถี่ 500 Hz โดยมีค่า Q เป็น 1

จากรูปที่ 5.7 ซึ่งแสดงผลการตอบสนองความถี่ที่พล็อตได้จากการทำการทดลองเมื่อนำไปเปรียบเทียบกับผลการตอบสนองความถี่ที่พล็อตได้จากโปรแกรม Automatic Loudspeaker Equalizer 4.0 (ALE 4.0) ดังรูปที่ 5.8 จะเห็นได้ว่าผลที่ได้มีลักษณะของแนวโน้มเป็นไปตามความเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ต้องการที่ได้ออกแบบเอาไว้ โดยมีอัตราขยายสัญญาณสูงสุดอยู่ที่ corner frequency ที่ต้องการที่ 500 Hz และมีอัตราขยายสูงสุดที่วัดได้อยู่ที่ 4.77 dB ซึ่งใกล้เคียงกับค่า 5 dB ที่ได้ทำการออกแบบเอาไว้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บรรณานุกรม

- [1] ศ.ดร.วัลลภ สุระกำพลธร, “ตัวกรองเชิงเลข”, การประมวลผลสัญญาณเชิงเลข
- [2] ชีรบุลย์ หล่อวิเชียรรุ่ง, นคร กักดีชาติ, ชัยวัฒน์ ลิ้มพรจิตรวิไล, “ระบบบัส I2C”, ปฏิบัติการไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51 ด้วยโปรแกรมภาษาซี
- [3] G.W.McNally, “Digital Audio: Recursive Digital Filtering for High Quality Audio Signals,” BBC Research Dept. Rep. 1981/10, 1981.
- [4] J.A.Moorer, “The Manifold Joys of Conformal Mapping: Applications to Digital Filtering in the Studio,” J. Audio Eng. Soc., vol. 31, pp. 826-841 (1983 Nov.).
- [5] S.A.White, “Design of a Digital Biquadratic Peaking or Notch Filter for Digital Audio Equalization,” J. Audio Eng. Soc., vol. 34, pp. 479-483 (1986 June).
- [6] S.K.Mitra, K.Hirano, and S.Nishimura, “Design of Digital Bandpass/Bandstop Filters with Independent Tuning Characteristics”, Frequenz, Vol. 44, pp. 117-121, 1990.
- [7] F.J.harris and E.Brooking, “A Versatile Parametric Filter using an Imbedded All-Pass Sub-Filter to Independently Adjust Bandwidth, Center Frequency, and Boost or Cut,” presented at the 95th Convention of the AES (1993 Oct.), preprint 3757.
- [8] P.A.Regalia and S.K.Mitra, “Tunable Digital Frequency Response Equalization Filters,” IEEE Trans. Acoust., Speech, Signal Process., vol. ASSP-35 (1987 Jan.).
- [9] D.C.Massie, “An Engineering Study of the Four-Multiply Normalized Ladder Filter,” J. Audio Eng. Soc., vol. 41, pp. 564-582 (1986 July/Aug.).








ภาคผนวก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

การใช้งานในโหมดต่างๆของอุปกรณ์สังเคราะห์เสียงด้วย DSP Chip (Manual)

อธิบายการใช้ อุปกรณ์สังเคราะห์เสียงด้วย DSP Chip




ส่วนที่1 ปุ่มการทำงานหลัก

- กด  ,  เพื่อใช้ในการเลือก Function หลัก ของอุปกรณ์
- กด  ,  เพื่อเพิ่ม ,ลด หรือเป็นตัวเลือกค่าต่างๆใน Function
- กด  เพื่อเลือกค่าที่ได้เลือกไว้

ลำดับขั้นตอนในการบังคับ

- กด  เข้าสู่ Function Volume - กด  เพิ่มสัญญาณเสียงให้ดังขึ้น
- กด  ลดสัญญาณเสียงให้เบาลง
- กด  เข้าสู่ Function Bass - กด  เพิ่มสัญญาณเสียงในย่านความถี่ต่ำ
- กด  ลดสัญญาณเสียงในย่านความถี่ต่ำ
- กด  เข้าสู่ Function Treble - กด  เพิ่มสัญญาณเสียงในย่านความถี่สูง
- กด  ลดสัญญาณเสียงในย่านความถี่สูง
- กด  เข้าสู่ Function Loudness - กด  เปิดการใช้ function loudness
- กด  ปิดการใช้ function loudness
- กด  เข้าสู่ Function Surround - กด  เลือกใช้ surround ต่างๆ ดังนี้
Live , Stadium , Large Hall , Club
- กด  เพื่อเลือกใช้ surround นั้นๆ
- กด  กลับสู่ Function Volume

ส่วนที่2 Equalizer

- กด  ในส่วนของ Equalizer เพื่อเลือกย่าน (band) ต่างๆของ Equalizer แล้ว
- กด  เพื่อเพิ่มสัญญาณเสียงในย่านที่เลือกไว้
- กด  เพื่อลดสัญญาณเสียงในย่านที่เลือกไว้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้