

ออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์
COMPUTER OSCILLOSCOPE



โดย
นายพิชิต วัฒนศิลป์ เลขประจำตัว 40010508
นายพิทยา อึ้งพินิจพงศ์ เลขประจำตัว 40010510

วันที่
พ.ย. 2543
2543

เลขหมู่.....
เลขทะเบียน..... 42722
วัน, เดือน, ปี..... - 7 ส.ย. 2545

.b.....
.i.....

ปริญญานิพนธ์นี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต
สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง
ปีการศึกษา 2543

60214582

ออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์
COMPUTER OSCILLOSCOPE



ปริญญานิพนธ์นี้สำหรับปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต
สาขาวิชาอิเล็กทรอนิกส์
คณะวิศวกรรมศาสตร์
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

รายงานปีการศึกษา 2543

ภาควิชา อิเล็กทรอนิกส์

คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง ออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์

ผู้จัดทำ 2 คน

1. นายพิชิต วัฒนศิลป์ เลขประจำตัว 40010508
2. นายพิทยา อิงพินิจพงศ์ เลขประจำตัว 40010510

.....อาจารย์ที่ปรึกษา
(ศ.ดร.สุรพันธุ์ เอื้อไพบูรณ์)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ชื่อโครงการภาษาไทย

ออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์

ชื่อโครงการภาษาอังกฤษ

COMPUTER OSCILLOSCOPE

ชื่อนักศึกษาและเลขประจำตัว

1. นายพิชิต วัฒนศิลป์ 40010508

2. นายพิทยา อึ้งพินิจพงศ์ 40010510

โครงการนี้ได้รับการตรวจสอบแล้วพร้อมที่จะทำการสอบได้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์

นายพิชิต วัฒนศิลป์
นายพิทยา อึ้งพินิจพงศ์
ผศ.ดร.สุรพันธุ์ เอื้อไพบูรณ์
ภาคเรียนที่ 2 ปีการศึกษา 2543

บทคัดย่อ

คอมพิวเตอร์ออสซิลโลสโคปที่นำเสนอในโครงการนี้ เป็นการนำคอมพิวเตอร์มาประยุกต์ใช้งานแทนออสซิลโลสโคปซึ่งใช้วัดและบันทึกรูปสัญญาณต่าง ๆ ในการนำสัญญาณเข้าสู่คอมพิวเตอร์จะใช้ตัวกลางซึ่งทำหน้าที่แปลงสัญญาณอนาลอกให้เป็นสัญญาณดิจิทัลก่อน จากนั้นจึงนำสัญญาณดิจิทัลที่ได้ไปทำการแสดงผลออกทางจอภาพ การทำงานของวงจรออสซิลโลสโคปจะถูกควบคุมจากผู้ใช้งานหน้าจอโดยใช้เมาส์ ซึ่งใช้ภาษา Delphi ในการออกแบบ

COMPUTER OSCILLOSCOPE

Mr.Pichit Wattanasilp

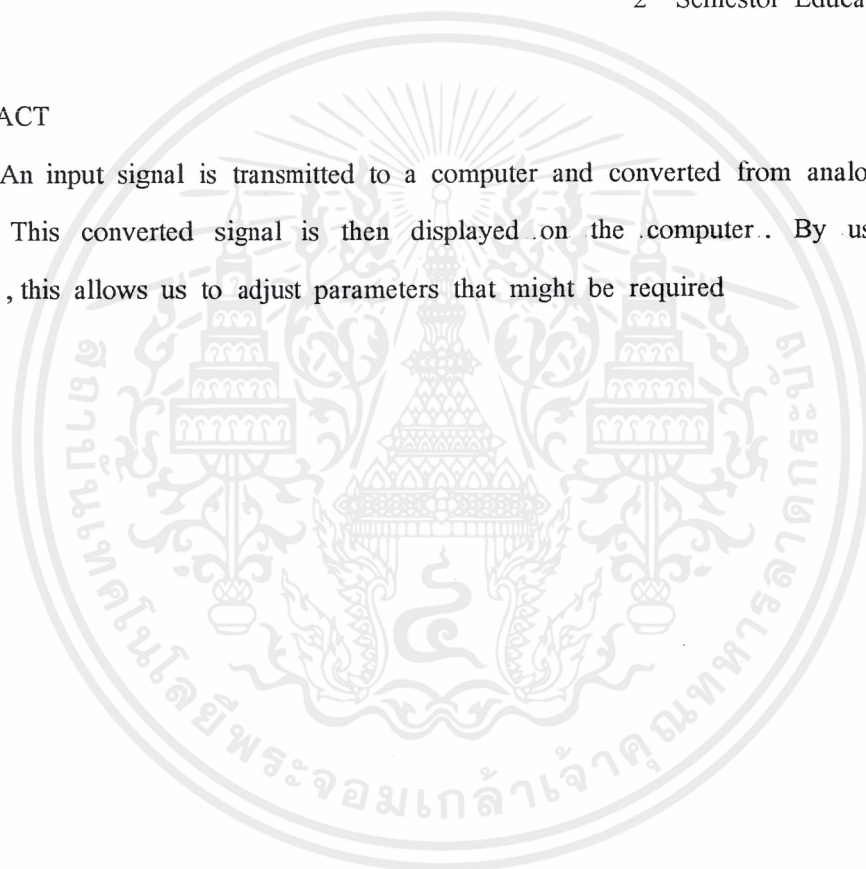
Mr.Phittaya Ungpinitpong

Dr.Surapan Airpaiboon Adviser

2nd Semestor Education 2000

ABSTRACT

An input signal is transmitted to a computer and converted from analog to digital signal . This converted signal is then displayed on the computer. By using Delphi program , this allows us to adjust parameters that might be required



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญ

	หน้า
บทคัดย่อ	I
ABSTRACT	II
สารบัญ	III
สารบัญรูป	V
สารบัญตาราง	VII
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 การรับและการแปลงข้อมูล (Data Acquisition and Conversion)	2
2.1 การรับและการแปลงข้อมูล (Data Acquisition and Conversion)	2
2.2 ทฤษฎีการสุ่มตัวอย่าง Sampling	3
2.2.1 Sample and Hold และ Aperture error	4
2.2.2 Frequency folding and Aliasing	5
2.3 วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล (Analog to Digital Converter)	6
บทที่ 3 หลักการของดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป	8
3.1 การทำงานของดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป (DSO)	8
3.2 ขอบเขตการวัด	10
3.3 การสุ่มตัวอย่างของดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป	15
3.3.1 การสุ่มตัวอย่างแบบเวลาจริง (Real Time or One-shot)	15
3.3.2 การสุ่มตัวอย่างแบบเวลาเสมือน (Equivalent Time)	15
3.4 ขั้นตอนหลังการสุ่มตัวอย่าง	18
3.5 การเก็บข้อมูลของดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป	19
3.6 ปัญหาพื้นฐานของดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป	19
3.7 ความละเอียดถูกต้องแม่นยำ	20
3.8 สัญญาณชั่วขณะ (Transient capture)	21
3.9 แบนวิธส์และอัตราการสุ่มตัวอย่าง (Bandwidth and Sample rate)	24
3.10 ประโยชน์ของหน่วยความจำที่ยาวในดิจิตอลสโตร์จอสซิลโลสโคป	25

	หน้า
3.10.2 การจับสัญญาณกลิทช์ถาวร	27
3.10.3 การแก้ปัญหาเรื่องความถี่เวลา	27
3.10.4 ความเชื่อถือได้ในการจับสัญญาณที่ไม่สามารถทำนายได้	27
3.10.5 ไม่มีการสูญเสียเวลาระหว่างการรับข้อมูล	27
บทที่ 4 หลักการออกแบบวงจร	29
4.1 วงจรลดทอนสัญญาณ (Attenuator)	30
4.2 วงจรขยายสัญญาณแนวตั้ง (Vertical Amplifier)	31
4.3 วงจรปรับระดับสัญญาณ (DC Adjust)	32
4.4 วงจรแปลงสัญญาณอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล (Analog to Digital Converter)	33
4.5 วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาหลายความถี่ (Multi Frequency Clock Generator)	33
4.6 วงจรอินเทอร์เฟซและวงจรเชื่อมต่อโดยใช้ MCS-51	36
4.7 วงจรนับตำแหน่งหน่วยความจำ	37
4.8 วงจรหน่วยความจำ	38
บทที่ 5 ส่วนควบคุมของออสซิลโลสโคปบนไมโครคอมพิวเตอร์	39
5.1 การควบคุมการทำงานของวงจรเพื่อปรับค่า TIME/DIV	39
5.2 การควบคุมการทำงานของวงจรเพื่อปรับค่า VOLT/DIV และการดับปลิงสัญญาณ	39
5.2.1 การปรับอัตราขยายของวงจรถ่าย	39
5.2.2 การปรับอัตราลดทอนของวงจรลดทอน	39
5.2.3 การเลือกการดับปลิงสัญญาณ	39
5.3 การเปลี่ยนแปลงตำแหน่งแสดงข้อมูลในแนวแกนตั้ง	40
บทที่ 6 การทดลองและผลการทดลอง	41
บทที่ 7 สรุปผลการทดลอง	47
ภาคผนวก	
กิตติกรรมประกาศ	
บรรณานุกรม	

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สารบัญรูป

หน้า

รูปที่ 2.1 ระบบควบคุมที่มีการประมวลผลข้อมูลทางดิจิทัล	2
รูปที่ 2.2 วิธีการพื้นฐานของ ADC	3
รูปที่ 2.3 ทราานเฟอ์ริง์ชันของคอมพารเตอร์	3
รูปที่ 2.4 แสดงความผิดพลาดจากการวัดใน Aperture Time	4
รูปที่ 2.5 แสดง Spectrum ของสัญญาณอนาลอกที่จะถูกสุ่ม	5
รูปที่ 2.6 หลังจากการสุ่มเกิด Frequency folding	5
รูปที่ 2.7 การเกิด Alias Frequency folding จากการสุ่มด้วยความถี่ต่ำกว่า 2 เท่า ของสัญญาณอนาลอก	6
รูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของดิจิทัลสตอเรจอสซิลโลสโคป (DSO)	9
รูปที่ 3.2 แสดงลักษณะของการเกิดเอเลียสซิง	11
รูปที่ 3.3 ทฤษฎีการสอดแทรก	12
รูปที่ 3.4 แสดงการจัดช่วงขอบขาขึ้นซึ่งค่าคลาดเคลื่อนที่เกิดขึ้นอยู่กับตำแหน่ง ในการสุ่มตัวอย่าง	14
รูปที่ 3.5 เทคนิคการสุ่มตัวอย่างแบบต่าง ๆ ของดิจิทัลสตอเรจอสซิลโลสโคป	16
รูปที่ 3.6 แสดงให้เห็นถึงผลที่ออกมาจากการสุ่มตัวอย่างสัญญาณอินพุทแบบเป็นลำดับ	17
รูปที่ 3.7 การควอนไทซ์ซึ่งโดยใช้วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล คอนเวอร์เตอร์เปลี่ยนแรงดันอนาลอกเป็นเลขฐานสองที่ระดับต่าง ๆ	18
รูปที่ 3.8 บล็อกไดอะแกรมของ RIS ดิจิไทเซอร์	22
รูปที่ 3.9 ความกว้างพัลส์ 5 นาโนวินาที	22
รูปที่ 3.10 บล็อกไดอะแกรมของดิจิไทเซอร์การสุ่มตัวอย่าง	23
รูปที่ 3.11 การลดทอนในแถบผ่าน	23
รูปที่ 3.12 สัญญาณขาขึ้นที่มี 25 ตัวอย่างต่อถูกคลื่นและการสอดแทรกแบบเส้นตรง	25
รูปที่ 4.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของดิจิทัลสตอเรจอสซิลโลสโคป	29
รูปที่ 4.2 วงจรลดทอนสัญญาณ	30
รูปที่ 4.3 วงจรขยายสัญญาณ	31
รูปที่ 4.4 วงจรยกระดับสัญญาณกระแสตรง	32
รูปที่ 4.5 วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิทัล	33

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

	หน้า
รูปที่ 4.6 วงจรกำเนิดสัญญาณนาฬิกาหลายความถี่	34
รูปที่ 4.7 วงจรอินเตอร์เฟสโดยใช้ MCS-51 ผ่านพอร์ตอนุกรม	36
รูปที่ 4.8 วงจรเชื่อมต่อ MCS-51 กับวงจรต่างๆ	36
รูปที่ 4.9 วงจรนับตำแหน่งหน่วยความจำ	37
รูปที่ 4.10 วงจรหน่วยความจำ	38
รูปที่ 6.1 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 1 kHz ขนาด 0.1 V _{pp}	41
รูปที่ 6.2 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 1 kHz ขนาด 1 V _{pp}	41
รูปที่ 6.3 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 1 kHz ขนาด 5 V _{pp}	42
รูปที่ 6.4 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 0.1 V _{pp}	42
รูปที่ 6.5 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 1 V _{pp}	43
รูปที่ 6.6 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 5 V _{pp}	43
รูปที่ 6.7 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 0.1 V _{pp}	44
รูปที่ 6.8 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 1 V _{pp}	44
รูปที่ 6.9 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 5 V _{pp}	45
รูปที่ 6.10 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 0.1 V _{pp}	45
รูปที่ 6.11 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 1 V _{pp}	46
รูปที่ 6.12 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100kHz ขนาด 5 V _{pp}	46

สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 ตารางความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันอินพุตที่เป็นอนาลอกกับ เอาต์พุตที่เป็นดิจิทัล	7
ตารางที่ 4.1 การลดทอนและการขยายสัญญาณแนวตั้ง	31
ตารางที่ 4.2 ความถี่ของวงจรถ่ายสัญญาณ	35
ตารางที่ 5.1 แสดงค่าที่ใช้ควบคุมค่า TIME/DIV และการคัปปลิง สำหรับหนึ่งช่องสัญญาณ	40



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 1

บทนำ

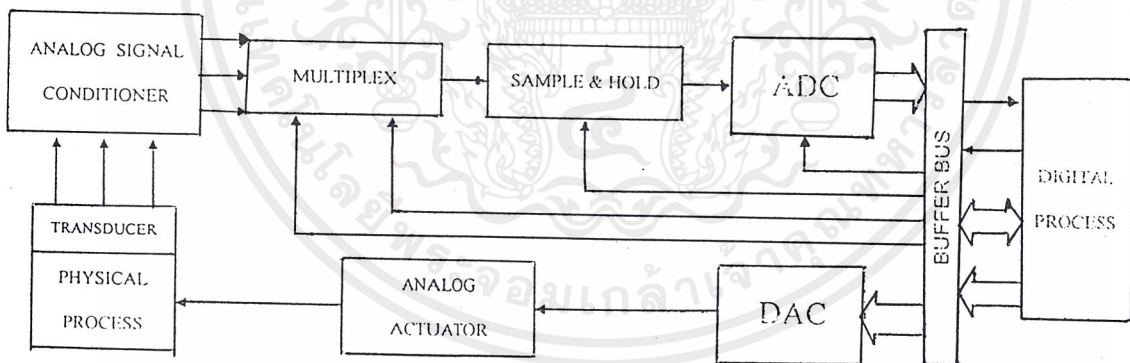
ปัจจุบันเครื่อง Oscilloscope ได้แพร่หลายในวงการอิเล็กทรอนิกส์เป็นอย่างมาก ไม่ว่าจะเป็นการวิเคราะห์งานซ่อม หรือ การเก็บข้อมูลบางอย่างไว้อ้างอิง จะยังมีอื่นๆ อีกมากมายในปัจจุบัน เครื่อง Oscilloscope รุ่นใหม่ที่เก็บสัญญาณหรือบันทึกข้อมูล พร้อมกับยังมี Function พิเศษต่าง ๆ มากมายซึ่งก็จะมีค่าสูงมากและใน โรงงานอุตสาหกรรมได้นำเอาคอมพิวเตอร์เข้ามาควบคุมเครื่องจักรเพื่อลดการผิดพลาด ลดเวลาการสูญเสียต่าง ๆ และยังสามารถเพิ่มประสิทธิภาพการทำงานได้สูงขึ้น จากข้อดีของ Oscilloscope และยังสามารถเพิ่มประสิทธิภาพการทำงานได้สูงขึ้น จากข้อดีของ Oscilloscope และ คอมพิวเตอร์นั้น จึงเป็นที่เริ่มของโครงการนี้ที่จะสร้างวงจรใช้งานร่วมกับคอมพิวเตอร์ให้เป็น Oscilloscope แสดงผลหน้าจอที่ คอมพิวเตอร์โดยได้ตัดบาง Function ของ Oscilloscope ออกไป เพราะบาง Function ไม่ได้ถูกใช้งานนำไปบันทึกสัญญาณและวิเคราะห์ เช่น นำไปบันทึกสัญญาณของเครื่องตรวจสอบ IC โดยการตรวจสอบสัญญาณบางสัญญาณว่าเครื่องตรวจสอบ IC สามารถผลิตสัญญาณโดยที่ยังอยู่ในสเปค เพื่อที่จะได้ผลผลิตที่มีคุณภาพหรือป้องกันของเสีย หรือนำไปใช้ SPC (statistic Process Control) ทำให้เกิดประโยชน์สูงสุดในการใช้คอมพิวเตอร์ ส่วนเครื่อง Oscilloscope ก็นำไปใช้อื่น ๆ ซึ่งก็จะเป็นการลดค่าใช้จ่ายในการที่จะซื้อ Oscilloscope หลายตัวมาใช้งาน

บทที่ 2

การรับและการแปลงข้อมูล (Data Acquisition and Conversion)

2.1 การรับและการแปลงข้อมูล (Data Acquisition and Conversion)

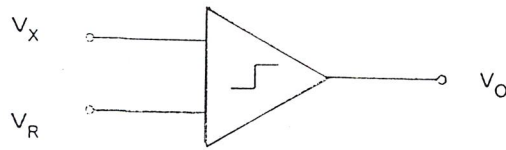
รูปแบบสัญญาณ ไฟฟ้าที่เราพบเห็นและคุ้นเคยในชีวิตประจำวัน จะอยู่ในรูปแบบของสัญญาณที่ต่อเนื่องกันหรือเรียกว่าสัญญาณอนาลอก ซึ่งแต่เดิมการนำเอาสัญญาณไฟฟ้างดักเข้ามาประมวล (Process) ใช้ในรูปแบบที่มีประโยชน์จะกระทำในแบบอนาลอกนั่นเอง แต่เมื่อเทคนิคการประมวลสัญญาณทางดิจิทัลได้รับการพัฒนาขึ้นมาเนื่องจากพบว่าในรูปแบบของดิจิทัล การประมวลผล, เก็บ, สื่อสาร และแสดง การกระทำได้ง่ายและมีประสิทธิภาพมากกว่า ดังนั้นการเปลี่ยนรูปแบบสัญญาณ (CONVERSION) จึงได้มีความจำเป็นขึ้น จากสัญญาณอนาลอกที่มีอยู่ตามธรรมชาติถูกเปลี่ยนมาเป็นสัญญาณดิจิทัลโดย Analog to Digital converters (ADC) และประมวลผลโดยตัวประมวลผลทางดิจิทัล (Digital Processors) เช่น คอมพิวเตอร์ จากนั้นจะถูกนำมาแสดงผลหรือถูกเปลี่ยนกลับมาอยู่ในรูปอนาลอก และใช้งานได้ง่ายกว่าโดยใช้ Digital to Analog converters (DAC) รูปที่ 2.1 แสดงระบบควบคุมโดยการประมวลผลข้อมูลในระบบดิจิทัล



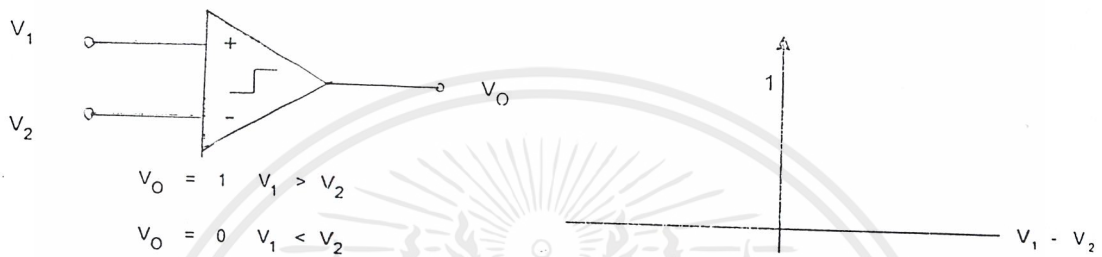
รูปที่ 2.1 ระบบควบคุมที่มีการประมวลผลข้อมูลทางดิจิทัล

วิธีการแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิทัลแบบง่าย ๆ ดังแสดงในรูป 2.2 โดยใช้หลักการของวงจรรวมพาราเตอร์ แรงดันอินพุทที่ไม่ทราบค่า V_x จะต่อเข้ากับขาอินพุทขาหนึ่งของอนาลอกคอมพาราเตอร์ และแรงดันอ้างอิงที่ขนาดแปรตามเวลา V_R ต่อเข้ากับอีกอินพุทของคอมพาราเตอร์ ลักษณะของทรานเฟอร์ฟังก์ชันของคอมพาราเตอร์ แสดงในรูป 2.3 ถ้าแรงดันอินพุท V_1 มากกว่าอินพุท V_2 แล้วแรงดันเอาต์พุทจะเป็น "1" ถ้าอินพุท V_1 มากกว่า V_2 เอาต์พุทจะเป็นศูนย์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.2 วิธีการพื้นฐานของ ADC



รูปที่ 2.3 ทรานเฟอร์ฟังก์ชันของคอมพาราเตอร์

วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล (ADC) ที่ใช้งานทั่วไปมีหลายชนิดเช่น Counter type ADC , Integrating ADC, Successive Appoximation ADC หรือ Parallel (Flash) ADC เป็นต้น

2.2 ทฤษฎีการสุ่มตัวอย่าง Sampling

ในการแปลงสัญญาณอนาลอก เป็นสัญญาณดิจิทัลนั้น วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิทัลจะต้องเป็นสัญญาณดิจิทัลจะต้องใช้เวลาช่วงหนึ่งในการจัดการ ซึ่งช่วงเวลาดังกล่าวขึ้นอยู่กับหลายตัวแปรเช่น

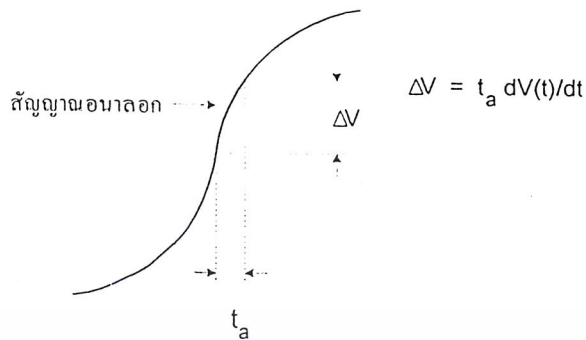
1. ความละเอียดของการเปลี่ยนสัญญาณ
2. เทคนิคของการแปลงสัญญาณ
3. ความเร็วในการทำงานของอุปกรณ์ร่วมอื่นๆ ความเร็วของการแปลงสัญญาณนี้จำเป็นสำหรับการใช้งานเฉพาะอย่างและความแม่นยำที่ต้องการ

Aperture Time: คือช่วงเวลาในการแปลงสัญญาณ ซึ่งคำว่า Aperture Time โดยทั่วไปหมายถึงถึงช่วงเวลาที่เกิดความไม่แน่นอนในการวัดและผลก็คือเกิดความผิดพลาด (Error) ต่อค่าที่วัดได้

ในรูปที่ 2.4 สัญญาณอนาลอก $V(t)$ มีอัตราการเปลี่ยนแปลง dV/dt ช่วง Aperture Time t_a ดังนั้นช่วงการเปลี่ยนแปลงสัญญาณอนาลอกจะเท่ากับ ΔV โดย

$$\Delta V = t_a \frac{dV(t)}{dt} \tag{2.1}$$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูป 2.4 แสดงความผิดพลาดจากการวัดใน Aperture Time

ดังนั้นหากเวลาที่วงจรมแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล ใช้ในการเปลี่ยนสัญญาณในเวลา t_a นี้รหัสของสัญญาณดิจิทัลที่ได้อาจจะตรงกับขนาดของสัญญาณอนาลอกค่าใดค่าหนึ่งในช่วงนี้ และส่วนอื่นๆที่เหลือคือความผิดพลาดที่เกิดขึ้น ซึ่งแน่นอนในบางครั้งเป็นไปได้ที่รหัสของสัญญาณดิจิทัลจะตรงกับค่าของสัญญาณอนาลอกที่ถูกต้อง

2.2.1 Sample and Hold และ Aperture error

วงจร Sample and Hold จะทำการสุ่มสัญญาณอินพุท และนำสัญญาณนั้นมาเก็บ(Hold) ไว้ในเวลาหนึ่งได้ ซึ่งส่วนใหญ่จะใช้การประจุแรงดันนั้นในตัวเก็บประจุที่รั่วไหลค่า ดังนั้นในเมื่อแรงดันอินพุทสามารถคงอยู่ได้นานพอ ทำให้วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล ไม่จำเป็นต้องมีเวลาในการแปลง (Conversion Time) อย่างรวดเร็วนัก Aperture Time ของ Sample and Hold คือเวลาดังแต่เริ่มสุ่มสัญญาณจนตัวเก็บประจุมีค่าแรงดันจนถึงค่าที่สุ่มซึ่งสำหรับ Sample and Hold แล้ว Aperture Time ขึ้นอยู่กับ Bandwidth และ Switching Time ของอุปกรณ์แอคทีฟที่ใช้ในวงจรซึ่งหาและสร้างได้ง่ายและราคาถูกกว่าการสร้างวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลความเร็วสูง

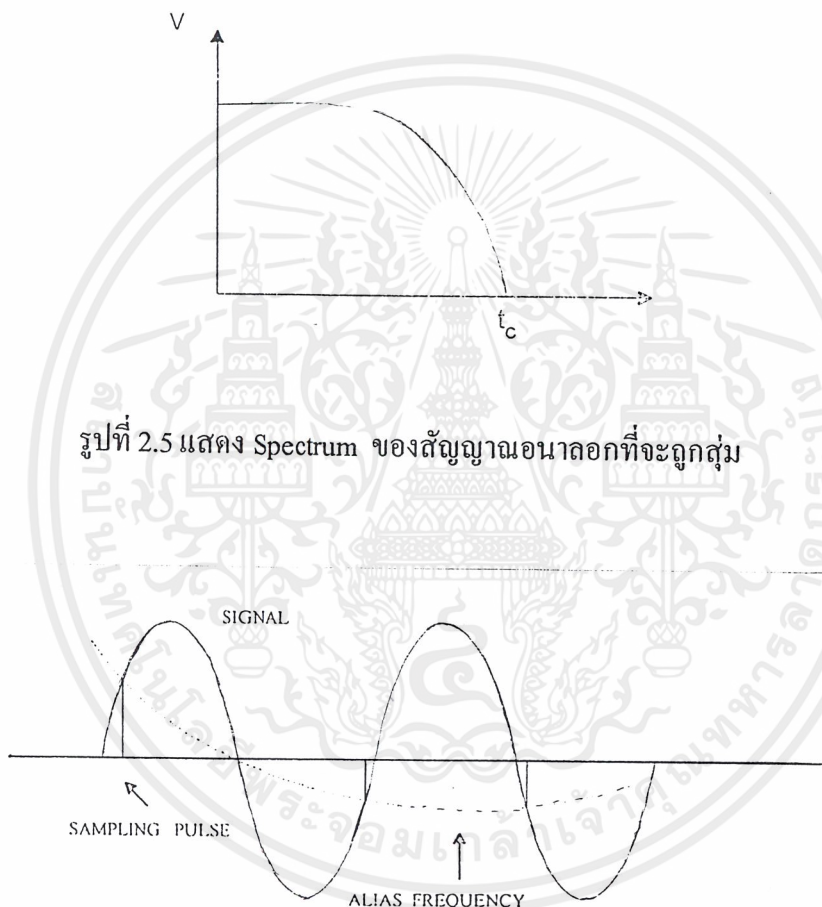
มีปัญหาว่าอัตราการสุ่มสัญญาณนั้นควรจะมีค่าเท่าใดที่จะไม่ทำให้ข้อมูลสูญหายไปเมื่อสัญญาณนั้นถูกเปลี่ยนกลับมาเช่นเดิมอันนี้ขึ้นอยู่กับความถี่ของสัญญาณอนาลอก และทฤษฎีการสุ่มที่กล่าวไว้ว่า

“ ถ้าสัญญาณต่อเนื่องซึ่งมีความถี่และฮาร์โมนิคส์ ไม่เกิน f_c แล้วสัญญาณดังกล่าวจะสามารถเปลี่ยนกลับมาได้อย่างเดิมโดยไม่สูญเสยรายละเอียดหรือเพี้ยนไปถ้าอัตราการสุ่มไม่น้อยกว่า $2f_c$ ต่อวินาที ”

2.2.2 Frequency folding and Aliasing

จากทฤษฎีการสุ่มสามารถอธิบายลักษณะรูปสเปกตรัม (Spectrum) ของสัญญาณในรูปที่ 2.5 แสดงให้เห็นสเปกตรัมของสัญญาณที่ถูกสุ่มซึ่งแบนวิดธ์ไม่เกินกว่า f_c ในขณะที่สัญญาณนี้จะถูกสุ่มด้วยความถี่ f_s ขบวนการมอดูเลชัน (Modulation) จะทำให้แถบ

สเปกตรัมของสัญญาณสุ่มขยายกว้างออกจาก f_c เป็น $2f_s, 3f_s, \dots$ ได้ดังรูปที่ 2.6



รูปที่ 2.5 แสดง Spectrum ของสัญญาณอนาล็อกที่จะถูกสุ่ม

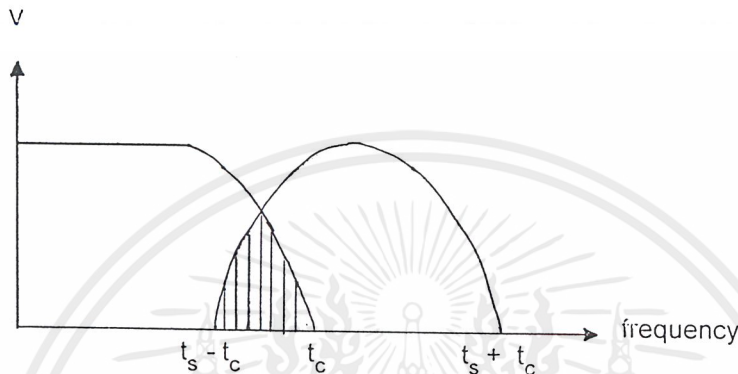
รูปที่ 2.6 หลังจากการสุ่มเกิด Frequency folding

ถ้าความถี่ของสัญญาณสุ่ม f_s ไม่สูงพอหลังจากการสุ่มสเปกตรัมบางส่วนของ f_s จะมาซ้อนทับกับสเปกตรัมของสัญญาณ ซึ่งเรียกว่า Frequency folding หากเป็นเช่นนี้ก็จะทำให้เกิดความเพี้ยนแก่สัญญาณอนาล็อกจากการซ้อนกันของสเปกตรัม เมื่อสัญญาณถูกเปลี่ยนกลับให้อยู่ในรูปเดิม และถ้าเลื่อนความถี่ของการสุ่มสูงขึ้นจนโอกาสการซ้อนกันของสเปกตรัมหมดไป $(f_s - f_c) = f_c$ จะทำให้การเปลี่ยนกลับของสัญญาณหลังจากถูกสุ่มก็ยังคงเหมือนเดิมได้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากที่กล่าวมาแสดงการสนับสนุนทฤษฎีการสุ่มที่ว่าให้ $f_s < 2f_c$ นั่นคือการกำจัดการซ้อนกันของสเปกตรัมได้สองวิธีคือ

1. ใช้อัตราการสุ่มที่สูงพอ
2. การทำการกรองความถี่ของสัญญาณอนาลอกก่อนการสุ่มเพื่อให้ Bandwidth ไม่เกินไปกว่า $f_s/2$



รูป 2.7 การเกิด Alias Frequency folding จากการสุ่มด้วยความถี่ต่ำกว่า 2 เท่าของสัญญาณอนาลอก

ในทางปฏิบัติแล้วจะยังคงเกิด Frequency folding ได้เสมอจากส่วนฮาร์โมนิกส์ของสัญญาณ รวมทั้งสเปกตรัมของสัญญาณรบกวนที่ยังคงอยู่แม้ว่าจะทำการกรองความถี่ก่อนหน้ามาแล้วก็ตามการกำจัดการซ้อนกันของสเปกตรัมนี้ วิธีที่ได้ผลคือพยายามให้การสุ่มสัญญาณเป็นไปอย่างรวดเร็วมากที่สุด

ผลของการใช้อัตราการสุ่มที่ไม่เหมาะสมอีกประการหนึ่งเกิดขึ้น ดังรูปที่ 2.7 เรียกว่า Alias Frequency ซึ่งเกิดกับสัญญาณที่เปลี่ยนกลับมาเช่นเดิมหลังจากถูกสุ่มแล้ว

2.3 วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล (Analog to Digital Converter)

ในการติดต่อสื่อสารกันระหว่างระบบอนาลอกและระบบดิจิทัลนี้เป็นไปไม่ได้เลยที่จะให้สัญญาณอนาลอกเข้ามาทำงานในระบบดิจิทัล ดังนั้น จึงต้องมีการแปลงสัญญาณอนาลอกให้เป็นดิจิทัล ส่วนที่ทำหน้าที่ดังกล่าวนี้เราเรียกว่า “วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล” (ADC = Analog to Digital Converter) วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลแบบใช้วงจรเปรียบเทียบหรือแบบ “แฟลช”

สำหรับการแหล่งสัญญาณที่ต้องการความเร็วสูงมากๆ เช่นการแปลงสัญญาณภาพโทรทัศน์, เรดาร์ จำเป็นต้องใช้วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลแบบพิเศษ ที่เรียกว่า Flash (Parallel) ADC

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรแบบนี้เป็นแบบที่นิยมใช้กันมาก เนื่องจากมีความเร็วในการทำงานสูงมาก จะเห็นว่าการทำงานของแบบนี้จะประกอบไปด้วยตัวต้านทานต่อเป็นตัวแบ่งแรงดัน มีออปแอมป์ต่อเป็นวงจรเปรียบเทียบ และมีวงจรถอดรหัส ซึ่งเป็นตัวกำหนดจำนวนของตัวเลขฐานสองที่จะใช้เป็นเอาต์พุตในรูปจะให้เอาต์พุตออกมาเพียง 4 บิตเท่านั้น

หลักการทำงานก็คือ จะใช้คอมพาราเตอร์ทำการเปรียบเทียบสัญญาณอนาล็อกอินพุตกับแรงดันอ้างอิงที่แบ่งแรงดันให้สอดคล้องกับรหัสดิจิทัล โดยใช้ตัวต้านทาน และแปลงเอาต์พุตจากคอมพาราเตอร์ให้ตรงกับรหัสดิจิทัล ซึ่งจะเห็นว่าอุปสรรคทางด้านความเร็วจะถูกจำกัดเพียง Propagation time ของคอมพาราเตอร์เท่านั้น แต่อุปสรรคที่สำคัญต่อการพัฒนาวงจรบนชิปไอซีคือ วงจรนี้ต้องการคอมพาราเตอร์ $2^n - 1$ ตัวซึ่งเป็นจำนวนที่มากพอสมควร

ตารางที่ 2.1 ตารางความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันอินพุตที่เป็นอนาล็อกกับเอาต์พุตที่เป็นดิจิทัล

แรงดันอินพุต V_{in} (โวลต์)	เอาต์พุตของวงจร เปรียบเทียบ			เอาต์พุตเลขฐานสอง	
	A1	A2	A3	D1	D2
0 - 1	0	0	0	0	0
1 - 2	1	0	0	0	1
2 - 3	1	0	1	1	0
3 - 4	1	1	1	1	1

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 3

หลักการของดิจิตอลสโคปเรจอสซิลโลสโคป

ดิจิตอลสโคปเรจอสซิลโลสโคป (Digital Storage Oscilloscope) หรือเรียกเป็นชื่อย่อว่า DSO ได้รับการออกแบบให้มีขีดความสามารถในการตอบสนองความต้องการของผู้ใช้ ซึ่งไม่สามารถทำได้ในอนาลอกสโคปแบบเดิม ๆ ที่มีอยู่ อาทิเช่น การเก็บข้อมูลของสัญญาณที่วัดได้ เพื่อนำมาวิเคราะห์ในภายหลัง การวิเคราะห์รูปคลื่นอย่างละเอียดโดยการซูมรูปคลื่นส่วนที่ต้องการ การจับสัญญาณที่เกิดขึ้นเพียงชั่วขณะหนึ่ง การทำปริทริกเกอร์ (Pre-Trigger) และการตรวจจับสัญญาณที่มีการเปลี่ยนแปลงทางความถี่อย่างรวดเร็วหรือซ้ำกันไป ซึ่งไม่สามารถตรวจจับได้ด้วยอนาลอกสโคปแบบปกติ

จุดสำคัญของสโคปแบบนี้อยู่ที่วิธีการในการเก็บข้อมูลและวิธีการทางดิจิตอลที่นำมาใช้โดยปกติแล้วข้อมูลที่ถูกเก็บเอาไว้ในนั้นสามารถนำไปใช้บันทึกลงในเครื่องคอมพิวเตอร์ได้และยังสามารถต่อพ่วงพล็อตเตอร์หรือปริเตอร์ได้ด้วย

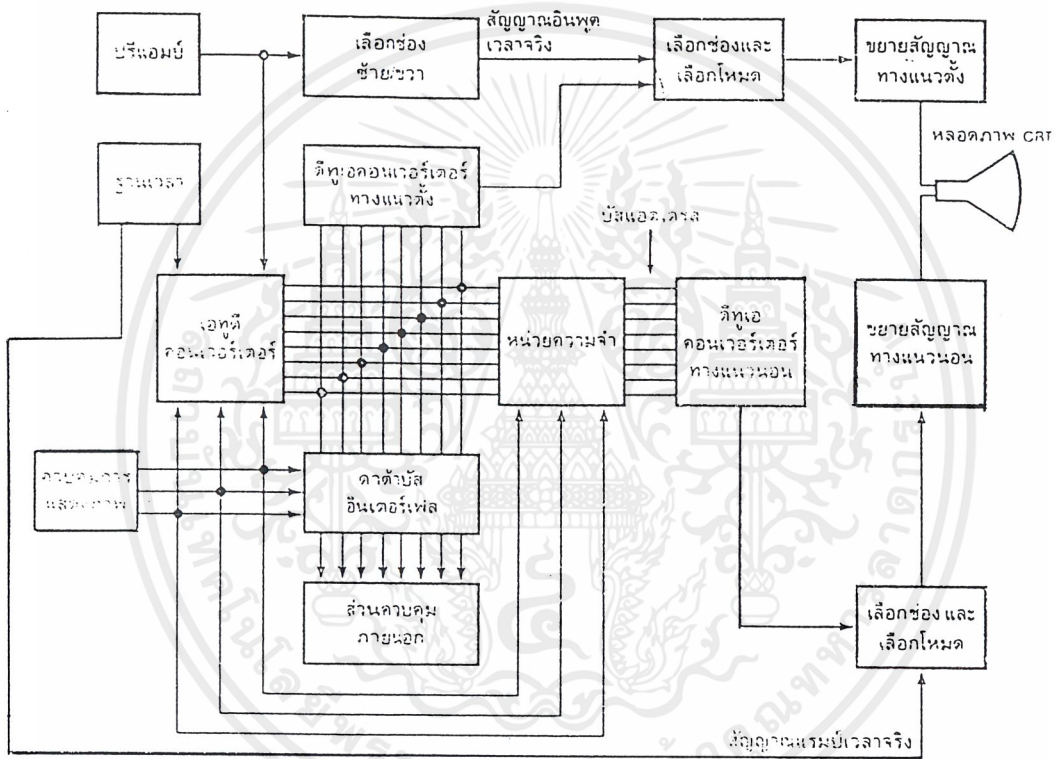
3.1 การทำงานของดิจิตอลสโคปเรจอสซิลโลสโคป (DSO)

สัญญาณอนาลอกและสัญญาณดิจิตอลนั้นมีการนำมาเปรียบเทียบกันอยู่เสมอ ในเรื่องของสโคปก็เช่นเดียวกันสโคปเรจอสซิลโลสโคปนั้นได้ถูกประดิษฐ์คิดขึ้นมาทั้งแบบอนาลอกและแบบดิจิตอล สำหรับอนาลอกสโคปเรจอสซิลโลสโคปนั้นจะมีวิธีการเก็บบันทึกรูปคลื่นแบบอนาลอก นั่นคือ การใช้หลอดสโคปเรจอสซิลโลสโคป (storage CRT) ซึ่งหลอดที่ว่านี้มีความสามารถทำให้สัญญาณที่เกิดขึ้นเพียงชั่วขณะแสดงผลบนจอได้เป็นเวลา 1 ชั่วโมงหรือมากกว่า โดยวิธีการในการควบคุมแรงไฟและอิเล็กทรอนิกส์ภายในหลอด แต่การใช้หลอดดังกล่าวจะมีอายุการใช้งานเพียง 1,000 ชั่วโมงเท่านั้น ซึ่งหากนำไปใช้แสดงผลตามปกติก็จะใช้งานได้ยาวนานกว่า

ส่วน DSO จะมีวิธีการเก็บบันทึกรูปคลื่นด้วยระบบดิจิตอลข้อมูลจะถูกบันทึกไว้ในหน่วยความจำแบบดิจิตอล ซึ่งจะเห็นว่าเมื่อเทียบกับอนาลอกแล้ว แบบอนาลอกจะเก็บรูปคลื่นด้วยอุปกรณ์แต่แบบดิจิตอลจะเก็บรูปคลื่นด้วยวงจร นี่คือนี่ที่แตกต่างกัน

สำหรับ DSO จะมีขบวนการในการทำงานอยู่ด้วยกัน 3 ช่วงใหญ่ ๆ คือ ช่วงของการสุ่มตัวอย่างและการแปลงเป็นสัญญาณดิจิตอล, ช่วงของการเก็บข้อมูล และสุดท้ายคือ ช่วงของการแสดงผลค่าต่าง ๆ

เริ่มต้นด้วยการสุ่มตัวอย่างสัญญาณที่เข้ามาเพื่อให้ได้จำนวนของจุดบนสัญญาณเหล่านี้ จากนั้นจะเป็นขั้นตอนการนำค่าที่ได้จากการสุ่มตัวอย่างมาแปลงเป็นสัญญาณดิจิทัลด้วยวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิทัล (Analog to Digital Converter) ซึ่งหากเป็นวงจรที่ใช้สัญญาณดิจิทัล 8 บิตก็จะได้ระดับของสัญญาณที่แปลงออกมา 2^8 หรือ 256 ระดับ



รูปที่ 3.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของดิจิทัลสโคปเรจิสเทออสซิลโลสโคป (DSO)

ขั้นตอนที่กล่าวมาจะถูกควบคุมความเร็วในการทำงานด้วยฐานเวลา (time base) เดียวกันซึ่งเป็นฐานเวลาแบบดิจิทัลที่มีความเที่ยงตรงสูงมาก และจะใช้เป็นเวลาอ้างอิงในการทำงานของวงจร ซึ่งโดยปกติแล้วค่าฐานเวลาจะมีหน่วยเป็น MS/s หรือจำนวนจุดต่อวินาที ค่าที่แปลงเป็นสัญญาณดิจิทัลแล้วจะถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สำหรับการแสดงผลของดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคป จะอาศัยการทำงานแบบอนาลอก ดังนั้นในช่วงของการแสดงผลจึงต้องแปลงสัญญาณดิจิทัลไปเป็นสัญญาณอนาลอกเสียก่อน เพื่อให้ได้สัญญาณควบคุมลำอิเล็กตรอนทางแนวตั้งและแนวนอน ในรูปที่ 3.1 จะเป็นรายละเอียดพื้นฐานของดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคป

3.2 ขอบเขตการวัด

สำหรับดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคปนั้น ขอบเขตการวัดนอกจากสามารถบอกเป็นค่าความถี่สูงสุดที่เครื่องสามารถทำการวัดได้แล้ว ยังต้องบอกค่าอัตราการสุมตัวอย่างข้อมูลควบคู่ไปด้วย โดยปกติแล้วจะมีค่าเป็นล้านครั้งต่อวินาที (MS/s)

เริ่มด้วยค่าอัตราการสุมตัวอย่างข้อมูลจะชี้ให้เห็นถึงความละเอียดและคุณภาพของภาพที่ปรากฏบนจอ ซึ่งประกอบขึ้นมาจากจุดที่ได้จากการสุมตัวอย่างบนรูปคลื่นที่วัด ถ้าจำนวนจุดที่ได้มีจำนวนมากภาพที่ได้ก็จะมีคุณภาพดีต้องสมบรูณ์มาก การสูญเสียจุดจากการสุมตัวอย่างไปเพียงเล็กน้อยในบางรูปคลื่นก็อาจเป็นการสูญเสียรายละเอียดของรูปคลื่นนั้นไปได้ ถ้าอัตราการสุมตัวอย่างมีค่ามาก นั่นคือ ดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคปจะมีความละเอียดของรูปคลื่นมากด้วยส่วนความถี่ที่บอกมานั้นก็ยังคงเป็นขอบเขตการวัดความถี่สูงสุดของดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคป ในลักษณะเดียวกับอนาลอกสโคป

ถ้าหากเราต้องการจะรู้ว่ารูปคลื่นที่ปรากฏบนจอ นั้นมีความละเอียดแค่ไหน ก็สามารถทำได้ด้วยการคำนวณแบบง่าย ๆ ตามสูตรที่ว่า

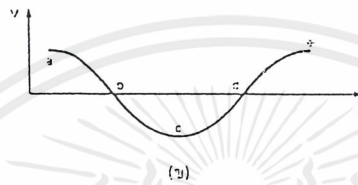
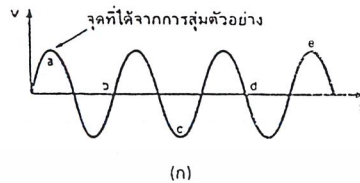
$$\text{จำนวนจุดต่อหนึ่งรูปคลื่น} = \frac{\text{อัตราการสุมตัวอย่างของดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคป}}{\text{ค่าความถี่ที่ทำการวัด}} \quad (3.1)$$

ตัวอย่างเช่น ดิจิทัลสตอเรจออสซิลโลสโคปมีอัตราการสุมตัวอย่าง 50MS/s ใช้วัดสัญญาณที่มีความถี่ 500 kHz ดังนั้นจะได้ว่า

$$\text{จำนวนจุดต่อหนึ่งรูปคลื่น} = (50\text{MS/s}) / (500 \text{ kHz}) = 100$$

จะเห็นว่าภาพที่แสดงผลบนจอ นั้นในหนึ่งรูปคลื่นจะเกิดจากการเรียงกันของจุดจำนวน 100 จุด แต่ถ้าหากความถี่ที่ใช้วัดเปลี่ยนเป็น 10 MHz ที่อัตราการสุมตัวอย่างเดิม ความละเอียดของภาพในหนึ่งรูปคลื่นจะมีเพียง 5 จุด ต่อรูปคลื่นเท่านั้น ซึ่งจากทั้ง 2 กรณี ทำให้เราสรุปได้ว่า เมื่อนำมาวัดค่าสัญญาณที่มีความถี่ต่ำ ๆ จะให้ความละเอียดของภาพสูง แต่เมื่อนำมาวัดสัญญาณที่มีความถี่สูง ๆ แล้วจะให้ภาพที่มีความละเอียดชัดเจนได้น้อยลง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.2 แสดงลักษณะของการเกิดเอเลียสซิ่ง

(ก) สัญญาณอินพุทเมื่อมีการสุ่มตัวอย่างต่ำเกินไป

(ข) เมื่อแสดงผลเกิดเป็นสัญญาณเอเลียสซิ่ง

ปัญหาอย่างหนึ่งซึ่งเกิดขึ้นกับดิจิทัลสต่อเรจออกซิลโลสโคป คือ การที่สัญญาณที่จะทำการวัดมีความถี่สูงมาก ๆ เมื่อมีการสุ่มตัวอย่างสัญญาณดังกล่าว แล้วนำมาสร้างให้ปรากฏบนจออีกครั้ง ผลที่ได้บนจอจะเป็นภาพที่ต่างไปจากสัญญาณที่วัดจริง เรียกว่า สัญญาณเอเลียสซิ่ง (alias signals) อันเกิดจากอัตราการสุ่มต่ำกว่าความถี่สัญญาณที่วัด โดยดูได้จาก ตัวอย่างในรูปที่ 3.2 ในการใช้งานควรจะพยายามหลีกเลี่ยงอย่าให้เกิดสัญญาณเอเลียสซิ่ง เพราะสัญญาณเอเลียสซิ่งเป็นรูปคลื่นที่มีความถี่ต่างไปจากรูปคลื่นจริงอย่างมาก ซึ่งไม่สามารถนำไปวิเคราะห์ได้

การทำให้รูปคลื่นที่ปรากฏบนจอมีความสมบูรณ์ถูกต้องนั้น จำนวนจุดที่ได้จากการสุ่มตัวอย่างต้องมีมากกว่า 2 เท่าของความถี่ที่วัดนั้นใน 1 รูปคลื่น และเมื่อทำการตรวจวัดขอบขาขึ้นและขอบขาลงของพัลส์จะต้องได้จำนวนครั้งที่สุ่มตัวอย่างมากกว่า 10 ครั้งต่อ 1 รูปคลื่น นอกจากการสุ่มตัวอย่างที่ต้องการความเร็วในการทำงานพอสมควรแล้วยังต้องพิจารณาอีกด้วยว่าวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล นั้นสามารถทำงานได้ด้วยความเร็วขนาดไหนซึ่งเราจะพิจารณากันในหัวข้อต่อไป

สิ่งที่จะทำให้เรารู้ถึงขอบเขตการวัดของดิจิทัลสต่อเรจออกซิลโลสโคป อีกอย่างหนึ่งก็คือ ค่าความถี่สูงสุดของสัญญาณที่ดิจิทัลสต่อเรจออกซิลโลสโคป สามารถทำการเก็บข้อมูลได้ ซึ่งเราเรียกว่าค่า USB (Useful Storage Bandwidth) USB นี้จะมีค่าเป็นเท่าไรนั้นขึ้นอยู่กับความสามารถในการสุ่มตัวอย่างของดิจิทัลสต่อเรจออกซิลโลสโคป ด้วย ซึ่งค่า USB สามารถหาได้จากสูตร

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้เพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$USB = \frac{\text{อัตราการสุ่มตัวอย่างสูงสุด (MS/s)}}{25} \quad (3.2)$$

25

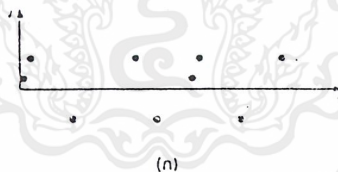
ตัวเลข 25 เป็นจำนวนจุดที่ใช้ในการสร้างภาพบนจอใน 1 รูปคลื่น ซึ่งเป็นค่าที่ใช้โดยทั่วไป

เนื่องจากดิจิทัลคอลสตอเรจของสวิตช์โคป ไม่สามารถแสดงรายละเอียดของสัญญาณที่มีความถี่สูงกว่าขีดจำกัดได้มากพอ ดังนั้นจึงได้มีการคิดค้นวิธีการเพิ่มรายละเอียดของสัญญาณ โดยการสร้างสัญญาณสุ่มตัวอย่างสอดคล้องไปในการสุ่มตัวอย่างแบบปกติ ผลที่ได้คือจะมีจุดเสริมเข้าไปในรูปคลื่นเดิมภาพที่ได้จะมีความต่อเนื่องสม่าเสมอมากขึ้นและเรียกวิธีการนี้ว่า “ทฤษฎีการสอดแทรก” (interpolation methods) ซึ่งแสดงตัวอย่างการสอดแทรกสัญญาณในรูปที่ 3.3

ในรูปที่ 3.3 (ก) จะเป็นการแสดงให้เห็นถึงการสร้างภาพให้ปรากฏบนจอโดยการเรียงจุดที่ได้จากการสุ่มตัวอย่างโดยปกติจะได้ประมาณ 25 จุดต่อรูปคลื่น ส่วนรูปที่ 3.3(ข) เป็นการลากเส้นเชื่อมต่อระหว่างจุดที่ได้มา ทำให้ได้ภาพที่เป็นเส้นตรงที่เชื่อมต่อกัน 10 เส้นต่อรูปคลื่น ซึ่งวิธีการนี้เรียกว่า การสอดแทรกแบบลิเนียร์ (linear interpolation) หรือ การแสดงผลแบบเวกเตอร์ (vector display) ดังนั้นเมื่อเป็นการแสดงผลของรูปคลื่นชาแนล ค่า USB จะเป็น

$$USB = \frac{\text{อัตราการสุ่มตัวอย่างสูงสุด (MS/s)}}{10} \quad (3.3)$$

10



(ก)



(ข)



(ค)

รูปที่ 3.3 ทฤษฎีการสอดแทรก

(ก) การแสดงผลแบบจุด

(ข) การสอดแทรกด้วยวิธีเวกเตอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับ (ค) การสอดแทรกแบบชาแนล ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สำหรับรูปที่ 3.3 (ค) เป็นการสอดแทรก โดยการนำเอาฟังก์ชันซายน์มาคำนวณลากเส้นเชื่อมต่อ ระหว่างจุด (sine interpolation) ซึ่งวิธีการนี้จะใช้จุดเพียง 2.5 จุดต่อรูปคลื่นเท่านั้น ในการแสดงผล ดังนั้นค่า USB จะเป็น

$$USB = \frac{\text{อัตราการสุ่มตัวอย่างสูงสุด (MS/s)}}{2.5} \quad (3.4)$$

ซึ่งทำให้ค่า USB มีค่ามากขึ้นเท่ากับว่าขอบเขตของดิจิตอลสตรอกเรจออกซิลโลสโคป ก็ถูกขยายมากไปด้วย

หากเราจะพูดถึงถึงรูปคลื่นพัลส์แล้ว ส่วนที่มีความสำคัญมากต่อรูปคลื่นชนิดนี้ก็คือ ช่วงเวลาขอบขาขึ้นและขอบขาลงของพัลส์ ดังนั้นเครื่องมือที่จะใช้วัดรูปคลื่นเหล่านี้จะต้องสามารถวัดช่วงเวลาขอบขาขึ้นและของขาลงได้โดยมีความผิดพลาดที่น้อยที่สุด ในอนาลอกสโคปสามารถคำนวณหาช่วงเวลาขอบขาขึ้น (t_r : rise time) ของพัลส์ได้ดังนี้

$$t_r \text{ (ns)} = \frac{0.35}{\text{แบนด์วิดท์ (MHz)}} \quad (3.5)$$

จากสูตรดังกล่าวหากอนาลอกสโคปมีย่านการวัด 100 MHz เราจะได้ช่วงเวลาขอบขาขึ้นของพัลส์เท่ากับ 3.5 ns ($0.35/100/10^6$) นี่คือการของอนาลอกสโคป ส่วนในดิจิตอลสโคปช่วงเวลาขอบขาขึ้นที่วัดได้จะมีการเปลี่ยนแปลงอยู่ระหว่าง 0.8 ถึง 1.6 เท่าของช่วงเวลาการสุ่มตัวอย่าง หากเราคิดเอาช่วงเวลาขอบขาขึ้นเป็น 10 ถึง 90 เปอร์เซ็นต์ของแอมพลิจูดของพัลส์ จะได้

$$t_r = 0.8 * 2 \text{ (ช่วงเวลาการสุ่มตัวอย่าง)}$$

หรือ $t_r = 1.6 / \text{(อัตราการสุ่มตัวอย่าง)}$

เพื่อให้การคำนวณมีความคลาดเคลื่อนน้อยลง สูตรการหาช่วงเวลาขอบขาขึ้นที่นำไปใช้งานจริง ($U_{t_r} = \text{Useful Rise Time}$) จึงใช้ค่า 1.6 ตลอดดังนี้

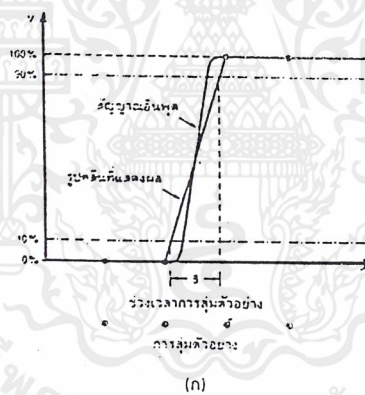
$$U_{t_r} = 1.6 / \text{(อัตราการสุ่มตัวอย่าง)}$$

หรือ $U_{t_r} = \text{(ช่วงเวลาการสุ่มตัวอย่างต่ำสุด)} * 1.6$

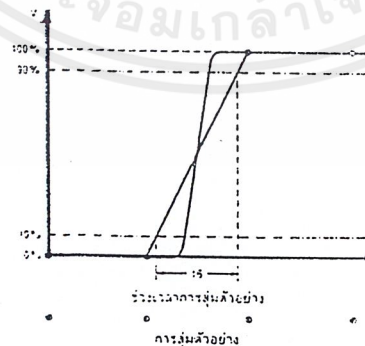
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สำหรับดิจิทัลอสตอเรจออกซิดิลอสโคป แล้วในการหาช่วงขอบขาขึ้นที่สามารถจะวัดได้จะมี การคำนวณเช่นเดียวกับดิจิทัลอสโคป เช่นถ้า มีอัตราการสุ่มตัวอย่างเป็น 100 MS/s ก็จะมีช่วงเวลา การสุ่มตัวอย่างเป็น 0.01 μ s และ $t_{DSO} = 0.01 * 1.6 = 16$ ns นั่นคือ ดิจิทัลอสตอเรจออกซิดิลอสโคป เครื่องนี้จะสามารถแสดงผลช่วงขอบขาขึ้นในการวัดได้ภายในเวลา 16 ns เมื่อคิดช่วงขอบขาขึ้นเป็น 10 ถึง 90 เปอร์เซ็นต์ของแอมพลิจูด

จะเห็นได้ว่าความสามารถในการแสดงผลรูปคลื่นพัลสนั้นจะขึ้นอยู่กับช่วงเวลาในการสุ่ม ตัวอย่างของดิจิทัลอสตอเรจออกซิดิลอสโคปเอง รูปที่ 3.4(ก) จะเป็นการแสดงให้เห็นถึงช่วงเวลา ขอบขาขึ้นที่อยู่ระหว่างช่วงการสุ่มตัวอย่าง โดยรูปคลื่นที่แสดงผลจะอยู่ในช่วง 0.8 * (ช่วงเวลาการ สุ่มตัวอย่าง) รูปคลื่นที่แสดงผลออกมาจะมีความชันของขอบขาขึ้นต่างจากรูปคลื่นจริงอยู่บ้างพอ สมควร และเมื่อดูรูปสัญญาณอินพุตเดียวกัน แต่มีช่วงเวลาในการสุ่มตัวอย่างต่างกัน ตามรูปที่ 3.4 (ข) ภาพที่ได้จากการแสดงผลช่วงขอบขาขึ้นจะอยู่ในช่วง 1.6 * (ช่วงเวลาการสุ่มตัวอย่าง) ซึ่งถ้า เปรียบกับรูปที่ 3.4 (ก) แล้ว ความชันของขอบขาขึ้นตามรูปที่ 3.4 (ข) จะแตกต่างจากรูปสัญญาณอิน พุทจริงค่อนข้างมากทีเดียว



(ก)



(ข)

รูปที่ 3.4 แสดงการจัดช่วงขอบขาขึ้นซึ่งค่าคาดเคลื่อนที่เกิดขึ้นอยู่กับตำแหน่งในการสุ่มตัวอย่าง

(ก) ช่วงขอบขาขึ้นอยู่ระหว่าง 0.8

(ข) ช่วงขอบขาขึ้นอยู่ระหว่าง 1.6

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากที่ทราบในตอนต้นว่า การจัดช่วงขอบขาขึ้นและขอบขาดของพัลส์จะต้องทำการสุ่มตัวอย่างมากกว่า 10 ครั้ง ดังนั้น เราสามารถหาช่วงเวลาที่ต้องใช้ในการวัดขอบขาขึ้นได้ โดยหารอัตราการสุ่มตัวอย่าง ด้วย 10 แล้วกลับเศษเป็นส่วนดังนี้

$$\text{Res(resolution)} = \frac{1}{(\text{อัตราการสุ่มตัวอย่าง}) / 10} \quad (3.6)$$

ถ้าเป็นดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคป ที่มีอัตราการสุ่มตัวอย่าง 100 MS/s จะมีการสุ่มตัวอย่างทุก ๆ 10 ns (1/100MS/s) และจะใช้การทำงานกับขอบขาขึ้นเป็นเวลา 100 ns แล้วถ้าหากว่าพัลส์ที่เข้ามาความถี่สูงมาก เราก็คงต้องการดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคป ที่มีความเร็วในการสุ่มตัวอย่างสูงขึ้นด้วย เช่น 500 MS/s ซึ่งจะมีการสุ่มตัวอย่างทุก ๆ 2 ns และสามารถวัดช่วงขอบขาขึ้นที่อยู่ระหว่างช่วงการสุ่มตัวอย่าง โดยใช้เวลา 1.17 ns

จะเห็นว่าดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคป ตอบสนองการวัดรูปคลื่นพัลส์ได้ไม่ค่อยจะดีเท่ากับอนาลอกสโคป และเราไม่สามารถนำค่า U_c ที่วัดได้จากดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคป ไปคำนวณเปรียบเทียบกับรูปคลื่นจริงได้มากพอ ดังนั้นเราจะถือว่าค่า U_c เป็นค่าซึ่งแสดงถึงขอบเขตจำกัดของดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคปก็ได้

3.3 การสุ่มตัวอย่างของดิจิตอลสต่อเรจออกซิลโลสโคป

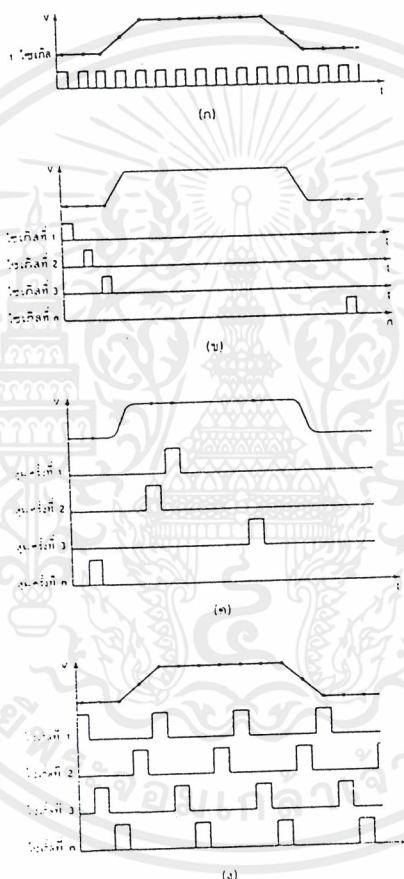
3.3.1 การสุ่มตัวอย่างแบบเวลาจริง (Real Time or One-Shot)

จะเกิดการสุ่มตัวอย่างขึ้นทันทีที่มีการจัดสัญญาณอินพุตได้ โดยผลที่ได้จะมาจากรูปคลื่นจริง ๆ และจะมีความเหมือนกับรูปคลื่นจริงมาก ส่วนมากจะใช้กับสัญญาณที่เกิดขึ้นเพียงชั่วขณะ หรือใช้ในการสุ่มตัวอย่างบางส่วนของสัญญาณที่ต้องการวิเคราะห์เป็นพิเศษ ดังนั้นความเร็วของการสุ่มตัวอย่างแบบเวลาจริงนี้จึงต้องสูงพอที่จะทำงานในกรณีดังกล่าวได้ การสุ่มตัวอย่างแบบนี้จะทำงานแบบผ่านครั้งเดียวคือ จะมีการสุ่มตัวอย่างจุดเดียวในแต่ละครั้งของการทำงาน จึงสามารถนำไปตรวจจับสัญญาณที่เกิดขึ้นเพียงชั่วขณะ เช่น แรงไฟกระชาก , สัญญาณควบคุมเครื่องกล , สัญญาณในลักษณะทางชีววิทยา ฯลฯ ซึ่งจะปรากฏให้สามารถวัดได้ในระยะเวลาที่สั้นมาก การจะใช้วิธีสุ่มตัวอย่างจึงต้องใช้แบบเวลาจริงที่ใช้ในการวัดรูปคลื่นพัลส์หนึ่งลูก

3.3.2 การสุ่มตัวอย่างแบบเวลาเสมือน (Equivalent Time)

การสุ่มตัวอย่างแบบนี้โดยมากจะใช้กับสัญญาณที่เกิดขึ้นซ้ำ ๆ กันหรือใช้ตรวจจับบางส่วนของสัญญาณที่เกิดขึ้นซ้ำ ๆ กัน การสุ่มตัวอย่างแบบเวลาเสมือนสามารถแบ่งออกเป็น 2 ชนิดย่อย ๆ อีกคือ การสุ่มชนิดเป็นลำดับ (Sequential Sampling) และการสุ่มชนิดไม่เป็นลำดับ (Random Sampling) ในเอกสารที่ส่งจนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในการสุ่มตัวอย่างชนิดลำดับจะเป็นดังรูปที่ 3.5 (ข) ซึ่งการสุ่มตัวอย่างชนิดนี้ในการทำงานหนึ่งครั้งหรือหนึ่งไซเคิลจะต้องได้จุดบนรูปคลื่น 1 จุดแล้วนำไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ จนกระทั่งหน่วยความจำเต็มเมื่อนำไปแสดงผลก็จะเป็นไปตามรูปที่ 3.6 ส่วนการสุ่มตัวอย่างแบบเวลาเสมือนชนิดไม่เป็นลำดับนั้นจะเป็นดังรูปที่ 3.5 (ค) ซึ่งการสุ่มตัวอย่างแบบนี้จะใช้เมื่อมีการทำปริทริกเกอร์ (pre-trigger) เพื่อดูรูปคลื่นที่อยู่หลังจุดทริก ซึ่งการสุ่มตัวอย่างแบบเป็นลำดับจะไม่สามารถทำได้



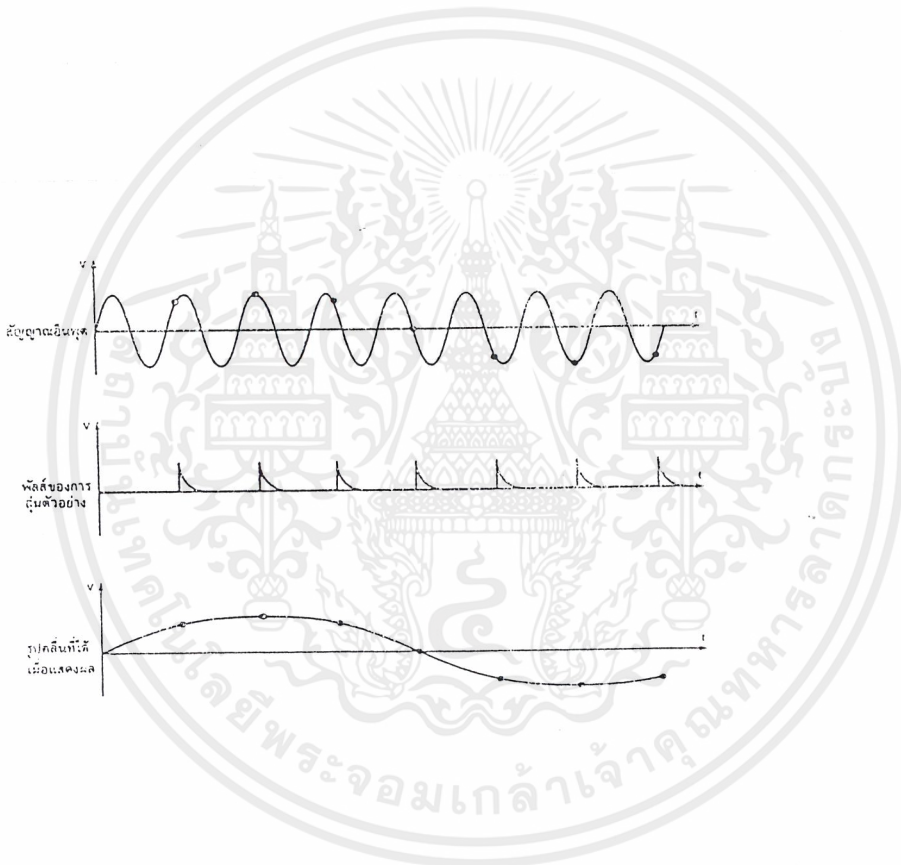
รูปที่ 3.5 เทคนิคการสุ่มตัวอย่างแบบต่าง ๆ ของดิจิตอลสโคปเรจิสเตอร์

- (ก) การสุ่มแบบเวลาจริง
- (ข) การสุ่มแบบเวลาเสมือนชนิดเป็นลำดับ
- (ค) การสุ่มแบบเวลาเสมือนชนิดไม่เป็นลำดับโดยใช้จุดเดียวในการทำงานหนึ่งครั้ง
- (ง) การสุ่มแบบเวลาเสมือนชนิดไม่เป็นลำดับโดยใช้หลายจุดในการทำงานหนึ่งครั้ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในการทํางานหน้งซ้เกิดจะด้จ้คบนรูปคล้ัน 1 จ้คซ้กัน แต่จะเป้ันจ้คตรงส่วนค้ของรูปคล้ันก็ด้ โดยจะทําไปเรื้อย ๆ จนหน่วยควมจําค้ม

ในรูปที่ 3.5 (ง) จะเป้ันการส้มตัวอ้างแบบไม้เป้ันล้าค้บซ้กัน แต่จะต่างกันตรงที่ในการทํางานหน้งซ้เกิดน้ันจะด้จ้คหลายจ้คบนรูปคล้ัน และในการทํางานคร้ังค้ไปก็จะด้จ้คหลายจ้ค แต่จะเป้ันจ้คที่ไม้ซ้จ้คเดิม (จ้คค้ก็ด้) การส้มตัวอ้างในรูปน้ีจะนําไปใช้ประโยชน์เมื่มีการวิเคราะห์รูปคล้ัน โดยการนําข้อมูลที่ได้จากการส้มตัวอ้างแบบนี้มาเปรียบเทียบกับรูปคล้ันอ้ัน ๆ โดยเฉพาะอ้างย้งการวิเคราะห์รูปคล้ันในส่วนที่เป้ันการทรกในล้ักษณะต่าง ๆ กัน



รูปที่ 3.6 แสดงให้เห็นถึงผลที่ออกมาจากการสุ่มตัวอย่างสัญญาณอินพุตแบบเป็นลำดับ

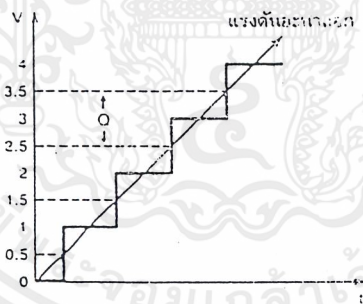
สำหรับคิจิตอลสทอเรจอสซคโลสคคป ที่มีการใช้การแสดงผลแบบอนาลอก ซึ่งระบควมสามารถในการวัดไว้ เช่น 100 MHz ความหมายของ 100 MHz น้ีก็ค้ือ ความสามารถในการวัดสัญญาณควมถ้ 100MHz แล้วคิจิตอลสทอเรจอสซคโลสคคปจะแสดงผลในแบบอนาลอกด้ทันที่ 100 MHz เฉพาะสำหรับสัญญาณที่เก้คซ้ันซ้ ๆ กัน แต่หากเป้ันสัญญาณซ้่วขณะเก้คซ้ันแล้วใช้การส้มตัวอ้างแบบเวลาจริง แล้วคิจิตอลสทอเรจอสซคโลสคคปน้ีจะสามารถวัดสัญญาณซ้่วขณะได้เพียง 10 MHz เท่านั้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม้อนุญาตให้นําไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใด ๆ ทั้งล้ัน อ้กทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกคร้ังที่มีการนําไปใช้

เมื่อคิดเทียบเป็นอัตราส่วนระหว่างการทำงานกับสัญญาณปกติและการทำงานกับสัญญาณชั่วขณะของดิจิตอลสต่อเรจออกสซิดโลสโคป ก็จะได้เป็น 10:1 และสามารถเพิ่มเป็น 5:1 หรือ 2.5:1 ได้ ซึ่งหมายถึงดิจิตอลสต่อเรจออกสซิดโลสโคปจะต้องมีการใช้วิธีการสต่อแทรกอย่างมากมายทีเดียว สาเหตุที่เกิดกรณีดังกล่าวขึ้นนั้นมาจากการที่ความสามารถในการสุ่มตัวอย่างถูกกำหนดด้วยสัญญาณนาฬิกาภายใน แต่สัญญาณที่เข้ามาวัดจะเป็นการทำงานแสดงผลแบบอนาลอก ซึ่งขอบเขตของความถี่จะกว้างมากนี่คือการนำข้อดีของอนาลอกมาใช้

3.4 ขั้นตอนหลังการสุ่มตัวอย่าง

เมื่อเราได้ทำการสุ่มตัวอย่างไปแล้ว ค่าที่ได้จะไม่ทำการแปลงเป็นสัญญาณดิจิตอลในทันที ทั้งนี้เนื่องจากค่าที่มาจากการสุ่มตัวอย่างนั้นเป็นค่าที่มีระดับแตกต่างกันอย่างมากมาย ในทางปฏิบัติเราจะไม่สามารถแปลงเป็นสัญญาณดิจิตอลได้มากขนาดนั้น จึงจำเป็นต้องแบ่งค่าที่ได้มาจากการสุ่มตัวอย่างออกเป็นกลุ่ม ๆ เราเรียกว่า ควอนไทซิ่ง (quantizing) ซึ่งการควอนไทซิ่งนี้จะเป็นการนำค่ามาจากการสุ่มตัวอย่างที่มีค่าใกล้เคียงกันมากอยู่ในกลุ่มเดียวกัน ต่อจากนั้นจะนำค่าตัวเลขมาใช้แทนกลุ่มสัญญาณดังกล่าว



รูปที่ 3.7 การควอนไทซิ่งโดยใช้วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลคอนเวอร์เตอร์ เปลี่ยนแรงดันอนาลอกเป็นเลขฐานสองที่ระดับต่าง ๆ

การแบ่งกลุ่มสัญญาณจะมีลักษณะเป็นขั้นบันได ตามรูปที่ 3.7 โดยให้มีการเปลี่ยนแปลงของค่าที่ได้จากการสุ่มตัวอย่างอยู่ระหว่าง 0-4 โวลต์ และจัดเป็นกลุ่มได้ 4 กลุ่ม คือ ช่วงระดับ 0-1, 1-2, 2-3 และ 3-4 โวลต์ โดยให้สัญญาณที่อยู่ในระดับ 0-1 มีค่า 0.5 แทนกลุ่มนี้ และ 1.5 แทนกลุ่ม 1-2, ระดับ 2.5 แทนกลุ่ม 2-3 และระดับ 3.5 แทนกลุ่ม 3-4 ค่า 0.5, 1.5, 2.5 และ 3.5 จะนำไปใช้ใน ADC อีกครั้งเพื่อทำเป็นสัญญาณดิจิตอล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เนื่องจากวิธีการควอนไทซ์ซึ่งดังกล่าวมีโอกาสที่จะเกิดค่าคลาดเคลื่อนได้ อันเนื่องมาจากสัญญาณที่จะเกิดค่าคลาดเคลื่อนได้ อันเนื่องมาจากสัญญาณรบกวนที่เข้ามาในระบบทำให้ค่าที่ได้ในการจัดกลุ่มผิดไปจากความเป็นจริงด้วย และเนื่องจากการควอนไทซ์ซึ่งนั้นประกอบจากวงจรดิจิทัลอิเล็กทรอนิกส์ ดังนั้นจึงเกิดความไม่แน่นอนของผลที่ได้อยู่บ้าง โดยความไม่แน่นอนเหล่านี้จะแสดงค่าบวก ลบ ของบิตสุดท้าย

เมื่อผ่าน ADC แล้ว นอกจากบิตสุดท้ายจะเป็นค่าความไม่แน่นอนแล้ว บิตอื่น ๆ ก็ยังเป็นค่าผิดพลาดที่เกิดจากสัญญาณรบกวนได้ด้วยเหมือนกันแต่สัญญาณดิจิทัลที่ได้ส่วนใหญ่ก็ยังคงมีความเที่ยงตรงอยู่มาก

3.5 การเก็บข้อมูลของดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป

ความสามารถของดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป ที่สำคัญมากอย่างหนึ่งก็คือ ความสามารถในการเก็บข้อมูล ซึ่งสำหรับดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป แล้วหน่วยความจำที่สามารถรองรับข้อมูลได้นั้นก็มีมากมายเช่นเดียวกับบรรดาคอมพิวเตอร์ทั้งหลาย ดังนั้น จึงเป็นที่แน่นอนว่าหน่วยความจำที่ใช้ก็ย่อมมี 2 แบบ คือ RAM และ ROM

สำหรับ RAM สามารถเก็บข้อมูลที่เป็นปัจจุบันได้อยู่ตลอดเวลา ในขณะที่ ROM นั้นจะเป็นหน่วยความจำแบบถาวร ไม่สามารถบันทึกข้อมูลเพิ่มเติมได้ ส่วนมากจะใช้ในการแสดงคุณสมบัติอุปกรณ์หรือวงจรต่าง ๆ รวมทั้งการแก้ไขปัญหาในลักษณะต่าง ๆ กัน

การเก็บข้อมูลนั้นยังสามารถบันทึกลงบนแผ่นดิสเก็ต , เทปแม่เหล็ก หรือแม้แต่การพ่วงเข้ากับคอมพิวเตอร์เพื่อโอนถ่ายข้อมูลได้ด้วย

สำหรับการเก็บข้อมูลแบบ RAM นั้นโดยปกติจะมีทั้งแบบ CMOS และ NMOS หรือแม้แต่ ECL (Emitter Coupled bipolar Logic) ซึ่งแบบต่างๆ เหล่านี้ล้วนเป็นหน่วยความจำ RAM ซึ่งอยู่ภายในดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป และมีขนาดหน่วยความจำที่จำกัด สำหรับหน่วยความจำขนาดใหญ่และมีความยาวข้อมูลมาก ๆ นั้นก็จะต้องมีการแก้ไขปรับปรุงให้ทันสมัยอยู่ตลอดเวลาด้วยและขนาดหน่วยความจำที่ดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป ใช้จะอยู่ในช่วง 4 k ถึง 32 k นอกจากนี้ในปัจจุบันยังมีหน่วยความจำแบบแผ่นการ์ด (RAM card) อีกด้วย

3.6 ปัญหาพื้นฐานของดิจิทัลสโตเรจอสซิลโลสโคป

ปัญหาที่มักจะมีเกิดขึ้นบ่อย ๆ กับอนาล็อกสโคปและดิจิทัลสโคปแบบเก่า ๆ ก็คือ การสั่นไหวของภาพทางแนวนอน (horizontal jitter) อาการดังกล่าวจะทำให้ภาพที่ได้จากการวัดเกิดการพร่ามัว เนื่องจากมีการสั่นของภาพ และจะเกิดขึ้นกับรูปคลื่นชานนี้ไปจนถึงรูปคลื่นพัลส์ด้วย เราจึงคำนวณให้มีค่าเป็น $\pm 1/2$ ของช่วงเวลาระหว่างการสุ่มตัวอย่าง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

อย่างไรก็ตามปัญหานี้ก็อาจจะเกิดขึ้นได้อีกอันเนื่องมาจากสิ่งแวดล้อมภายนอก อย่างเช่นการที่สัญญาณอนาล็อกที่ทำการวัดมีระดับแรงดันที่ไม่คงที่มีการเปลี่ยนแปลงตลอดเวลา ซึ่งแรงดันดังกล่าวจะเข้าไปเกี่ยวข้องกับทริกของสโคปโดยตรงด้วย สรุปแล้วถ้าทุกอย่างภายนอกเป็นปกติปัญหานี้ก็จะไม่เกิดขึ้นมาอีกอย่างแน่นอนสำหรับดิจิตอลสโคปเรจอสซิดิลอสโคป

3.7 ความละเอียดถูกต้องแม่นยำ

ความละเอียดและความถูกต้องแม่นยำเป็นสิ่งที่มีความสำคัญอย่างมาก ๆ สำหรับเครื่องวัดทุกชนิด DSO ก็เช่นเดียวกัน เมื่อพูดถึงความละเอียดทางด้านแนวตั้งย่อมจะหมายถึง ความสามารถในการแยกแยะระหว่างสัญญาณซึ่งอยู่ติด ๆ กัน

โดยปกติแล้วความละเอียดทางด้านแนวตั้งของดิจิตอลสโคปเรจอสซิดิลอสโคปจะถูกกำหนดด้วยจำนวนเลขฐานสองที่เป็นเอาต์พุตของ ADC ตัวอย่างเช่น ADC ให้เอาต์พุตออกมา 8 บิตก็就会有ความละเอียดได้ถึง 256 ตำแหน่ง หรือคิดเป็น 0.391 % (1/256) เพื่อให้ชัดเจนยิ่งขึ้นนอกจากเราต้องรู้จำนวนบิตของ ADC แล้วเราจะต้องรู้ว่าถ้าเราตั้งค่าโวลต์ต่อช่องไว้ที่ค่าหนึ่งแล้วเราสามารถอ่านค่าความละเอียดออกมาเป็นเท่าไร ตัวอย่างเช่น ถ้าเราตั้งค่าโวลต์ต่อช่องไว้ที่ 50 mV/div เมื่ออ่านค่าเคมหน้าจอก็จะมี 8 ช่อง ก็จะอ่านค่าได้ทั้ง 40 mV และถ้า ADC ใช้ 8 บิต เราก็จะมีความละเอียดของแนวตั้งทั้งสิ้น 256 ตำแหน่ง ซึ่งแต่ละช่วงระหว่างตำแหน่งจะมีค่าเป็น

$$40/256 = 1.5625 \text{ mV}$$

นั่นคือ 1 ตำแหน่งจะแทนเป็นระดับแรงดันได้ 1.5625 mV ในทำนองเดียวกันหาก ADC ให้เอาต์พุตออกมา 4 บิต ความละเอียดทางด้านแนวตั้งก็จะได้ 16 ตำแหน่งและตั้งโวลต์ต่อช่องไว้ที่ค่าเดิมดังนั้นสำหรับ 1 ตำแหน่งก็จะมีค่าเป็น 25 mV (0.4/16)

ดังนั้นจำนวนบิตของ ADC และมาตรฐานทางแนวตั้งที่ตั้งค่าไว้จะเป็นตัวกำหนดความสามารถในการแยกแยะรายละเอียดต่าง ๆ ของรูปคลื่น เมื่อรายละเอียดต่าง ๆ ของการแสดงผลมีความสมบูรณ์นั้นย่อมหมายความว่าไม่มีเครื่องมือวัดที่มีความถูกต้องแม่นยำกว่า

ต่อไปเราจะมาพิจารณาถึงความละเอียดทางด้านแนวนอนกันบ้างสำหรับความละเอียดทางด้านแนวนอนนั้นเป็นค่าที่เกี่ยวข้องกับคาบเวลาที่ถูกเก็บไว้ในหน่วยความจำแบบดิจิตอล หากสัญญาณถูกเก็บไว้ในข้อมูล 1024 เวิร์ด ก็จะได้ค่าความละเอียดของด้านแนวนอนเป็น 1/1024 หรือคิดเป็น 0.098%

เราลองมาเปรียบเทียบกันดูดีกว่าสำหรับหัวข้อนี้แน่นอนนอกกับดิจิตอลเป็นอย่างไร ถ้าเป็นอนาล็อกสโคปความละเอียดของภาพที่ได้จะขึ้นอยู่กับพื้นที่ผิวด้านหน้าจอ CRT และขนาดรูปร่างของลำอิเล็กตรอนที่ใช้ในการเขียน รวมไปถึงความสามารถในการทำงานของวงจรขยายสัญญาณทางด้านตั้งและแนวนอนซึ่งกลายเป็นปัจจัยอันหนึ่งที่กลายเป็นขีดจำกัดอย่างมากสำหรับอนาล็อกสโคปด้วย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

แต่สำหรับดิจิตอลสโคปความละเอียดทางแนวตั้งจะขึ้นอยู่กับจำนวนบิตที่ ADC ใช้ และในเรื่องของความถูกต้องแม่นยำ อนาคตจะคล้ายกับดิจิตอลในบางกรณี ซึ่งโดยปกติค่าความคลาดเคลื่อนทางแนวตั้งจะไม่เกิน $\pm 2-4\%$ และทางแนวนอนจะไม่เกิน $\pm 1-3\%$

อย่างไรก็ดีดิจิตอลสโคปมีข้อได้เปรียบเรื่องความถูกต้องแม่นยำเพิ่มขึ้นอีกเล็กน้อย ด้วยลักษณะของภาพที่เรียกว่า frozen ที่ปรากฏบนจอ CRT และโดยการใช้ตัวชี้ค่าที่เราเรียกกันว่า cursors ซึ่งมีการชี้ค่าได้แม่นยำมากทีเดียว สิ่งที่เสริมเข้ามานี้ทำให้ดิจิตอลสโคปสามารถลบจุดด้อยด้านความแม่นยำบางเรื่องลงไปได้มากทีเดียว

สำหรับเรื่องของฐานเวลานั้นดิจิตอลสโคปเรจิสตรอสโคปจะไม่ใช้วงจรกำเนิดฐานเวลาแบบลิเนียร์สวีป (linear sweep) แต่จะใช้วงจรกำเนิดฐานเวลาแบบคริสตอลแทนเนื่องจากฐานเวลาที่ได้จากแบบคริสตอลจะมีค่าความคลาดเคลื่อนน้อยกว่า $\pm 0.01\%$

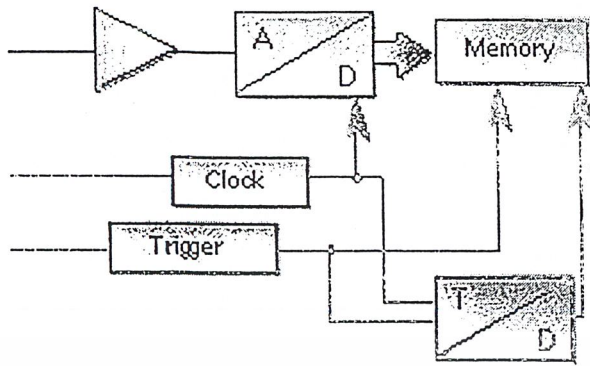
เมื่อมาถึงจุดนี้เราจะเห็นว่าความแม่นยำด้านแนวนอนจะเกี่ยวข้องกับสัญญาณนาฬิกา , ขนาดของหน่วยความจำ , และตัวชี้ค่า จะเห็นว่าความแม่นยำด้านแนวนอนจะต้องอาศัยองค์ประกอบเยอะมากทีเดียว ดังนั้นเพื่อให้เกิดค่าความแม่นยำด้านแนวนอนสูงสุดสำหรับดิจิตอลสโคปเรจิสตรอสโคป เราจึงต้องทำการวัดสัญญาณนั้น ๆ ซ้ำ ๆ กันและต้องลดทอนค่าคลาดเคลื่อนที่เกิดจากการเลิกใช้ตัวชี้ค่าไม่เหมาะสมลงด้วย

3.8 สัญญาณชั่วขณะ (Transient capture)

สโคปแบบอนาลอกส่วนใหญ่ไม่สามารถแสดงสัญญาณชั่วขณะที่เกิดขึ้นได้ ในทางตรงข้ามสโคปแบบดิจิตอลถูกออกแบบเพื่อจับสัญญาณชั่วขณะ โดยมีโครงสร้างของดิจิไทเซอร์ 3 แบบสำหรับทรานเซียนดิจิไทเซอร์และ RIS (Random Interleaved Sampling) สามารถจับสัญญาณชั่วขณะและบันทึกข้อมูลรูปคลื่นปริทริกเกอร์ (Pre-trigger) ได้ ในขณะที่แชนnelถึงดิจิไทเซอร์ไม่สามารถทำได้ดิจิไทเซอร์ทั้ง 3 ชนิดสามารถบันทึกสัญญาณที่เกิดขึ้นซ้ำๆ หลายครั้งได้

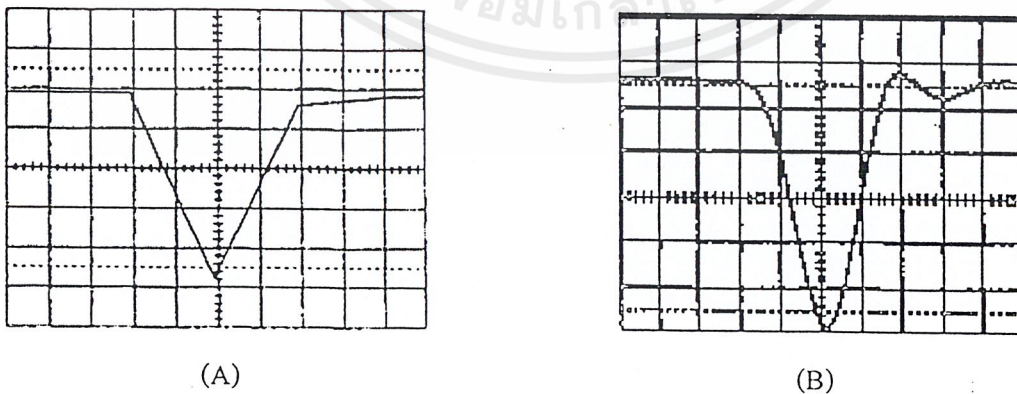
ในทรานเซียนดิจิไทเซอร์ มีอุปกรณ์แปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล (ADC) และหน่วยความจำรูปคลื่น อุปกรณ์เปลี่ยนสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลจะเปลี่ยนสัญญาณต่อเนื่องให้อยู่ในรูปตัวเลข และส่งสัญญาณที่สุ่มได้ไปยังหน่วยความจำแบบ circular addressing หลังจากใช้หน่วยความจำตำแหน่งสุดท้ายระบบจะเขียนข้อมูลทับอันเดิม โดยเริ่มเขียนทับที่หน่วยความจำเริ่มต้น หลังจากทริกเกอร์ถูกผลิตขึ้น หน่วยความจำจะยังคงทำงานต่อไปโดยเป็นค่าที่ถูกเลือกใช้ของตัวอย่างโพสทริกเกอร์ หลังจากนั้นอุปกรณ์เปลี่ยนสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลจะหยุดป้อนข้อมูลสู่หน่วยความจำ ถ้าผู้ใช้เลือกใช้ข้อมูลปริทริกเกอร์ 100% แล้วอุปกรณ์เปลี่ยนสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลจะหยุดส่งข้อมูลทันทีที่ทริกเกอร์มาถึง ถ้าผู้ใช้เลือกโพสทริกเกอร์ 100 % ระบบจะเติมข้อมูลทุกแอดเดรสของหน่วยความจำมากกว่า 1 ครั้งแล้วหยุดหน่วยความจำจะมีข้อมูลรูปคลื่นที่เกิดขึ้นหลังทริกเกอร์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.8 บล็อกไดอะแกรมของ RIS ดิจิไคเซอร์

RIS ดิจิไคเซอร์ ประกอบด้วยทรานเซียนดิจิไคเซอร์ที่เพิ่มโหมดการสอดแทรกสำหรับทริกเกอร์แต่ละอัน RIS ดิจิไคเซอร์จะบันทึกจุดของจุดตัวอย่างรูปคลื่น จุดตัวอย่างในดิจิไคเซอร์มาจากการได้มาของการเพิ่มทริกเกอร์ เพื่อสร้างรายละเอียดของรูปร่างสัญญาณต้นกำเนิดเนื่องจากดิจิไคเซอร์ไม่มีทางรู้ว่าเมื่อสัญญาณทริกเกอร์แล้ว สัญญาณนาฬิกาและจุดทริกเกอร์จึงไม่สอดคล้องกัน ดังนั้นเวลาระหว่างทริกเกอร์และทุก ๆ สัญญาณนาฬิกาเปลี่ยนแปลงอย่างสุ่มจากรูปคลื่นที่ได้มาโครงสร้างของ RIS ใช้ TDC ในการวัดความสัมพันธ์และความแม่นยำของการได้มาของรูปคลื่นTDC มีการแก้ปัญหาเรื่องเวลามากกว่าการเว้นช่วงของเวลาของตัวอย่างดังนี้ RIS จะช่วยแสดงผลให้เห็นรายละเอียดที่ทรานเซียนดิจิไคเซอร์อย่างเดี่ยวพลาดไป RIS สามารถเลือกการบันทึกปริทริกเกอร์เช่นเดียวกับทรานเซียนดิจิไคเซอร์

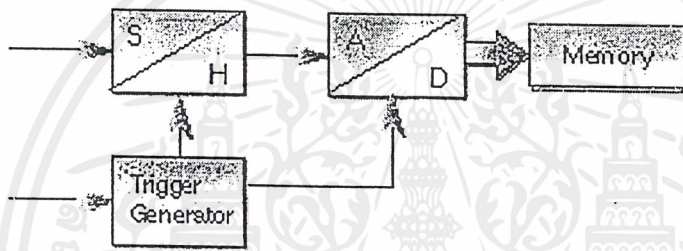


รูปที่ 3.9 (A) 199 MS/s ความกว้างพัลส์ 5 นาโนวินาที

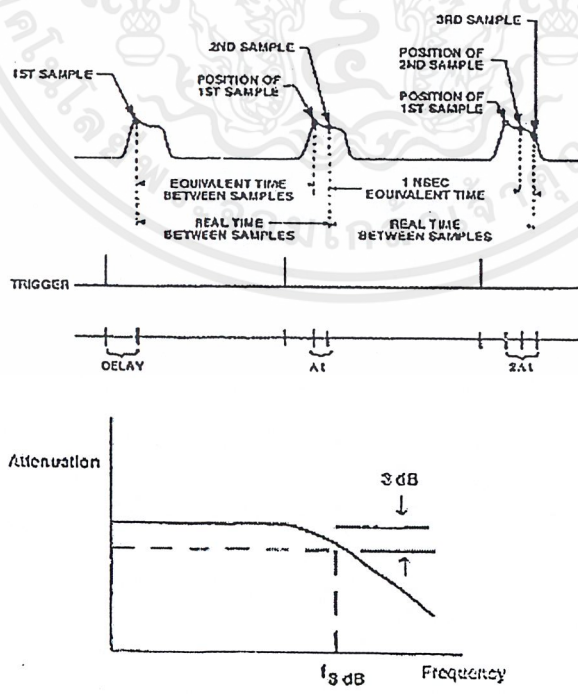
(B) 5 GS/s ความกว้างพัลส์ 5 นาโนวินาที

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในเท่านั้น มิใช่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ดิจิไทเซอร์การสุ่มตัวอย่าง (Sampling digitizer) ที่มีประสิทธิภาพประกอบด้วยส่วนหัวของการสุ่มตัวอย่าง , อุปกรณ์แปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล (ADC) ,หน่วยความจำรูปคลื่นและวงจรสัญญาณเวลา ส่วนหัวของการสุ่มตัวอย่างจะเก็บค่าศักคาไฟฟ้าและคงค่าไว้ ขณะที่อุปกรณ์แปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลทำการแปลงเป็นตัวเลข ดิจิไทเซอร์การสุ่มตัวอย่างจะได้ 1 ตัวอย่างต่อทริกเกอร์ สำหรับแต่ละทริกเกอร์ตามลำดับ วงจรสัญญาณเวลาจะหน่วงเวลาจากทริกเกอร์ถึงจุดตัวอย่าง เช่น สำหรับอัตราการสุ่ม 1 GS/s จุดตัวอย่างแรกจะอยู่ที่จุดทริกเกอร์ จุดที่ 2 หน่วงไป 1 นาโนวินาที จุดที่ 3 หน่วงไป 2 นาโนวินาที เนื่องจากจุดตัวอย่างถูกหน่วงจากจุดทริกเกอร์ ดังนั้นดิจิไทเซอร์การสุ่มตัวอย่างไม่สามารถบันทึกข้อมูลที่มีก่อนทริกเกอร์ได้



รูปที่ 3.10 บล็อก ไดอะแกรมของดิจิไทเซอร์การสุ่มตัวอย่าง



รูปที่ 3.11 การลดทอนในแถบผ่าน

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3.9 แบนวิดธ์และอัตราการสุ่มตัวอย่าง (Bandwidth and Sample rate)

แบนวิดธ์เป็นส่วนสำคัญที่ต้องระบุสำหรับดิจิทัลไเซเซอร์เช่นเดียวกับสโคปแบบอนาลอก การขยายข้อมูลที่ป้อนเข้าของดิจิทัลไเซเซอร์และการกรองเป็นตัวตัดสินกำหนดแบนวิดธ์ ขอบสัญญาณพัลส์ที่เร็วและจุดยอดของรูปคลื่นที่ฉับพลัน ประกอบด้วยส่วนประกอบสัญญาณความถี่สูงเพื่อที่จะบันทึกยอดและขอบของสัญญาณ ได้ถูกต้องแม่นยำ ดิจิทัลไเซเซอร์ต้องมีแบนวิดธ์เพียงพอที่จะผ่านสัญญาณความถี่สูงที่มีการลดทอนต่ำ

ต้องมีแบนวิดธ์เท่าใด เพื่อแสดงการขยายจุดยอดสัญญาณอย่างถูกต้องแม่นยำ แบนวิดธ์ของดิจิทัลไเซเซอร์ควรมีมากกว่าของแบนวิดธ์ของสัญญาณ ดังนั้นสิ่งแรกที่ต้องพิจารณาแบนวิดธ์ของสัญญาณโดยการประเมินค่าเวลาที่เพิ่มขึ้นเร็วกว่า สมมติผลตอบสนองต่อระบบมีโพลเดียวแบนวิดธ์ของสัญญาณจะเป็นดังนี้

แบนวิดธ์ของสัญญาณ $0.35/(10\%-90\% \text{rise time})$

แบนวิดธ์ของดิจิทัลไเซเซอร์แสดงค่าซึ่งถูกลดทอนลง 3 dB การลดทอนนี้เกิดขึ้นอย่างค่อยเป็นค่อยไป เริ่มจากความถี่ต่ำกว่าดังนั้นต้องเลือกดิจิทัลไเซเซอร์ซึ่งมีแบนวิดธ์สูงกว่าของสัญญาณผลกระทบต่ออัตราการสุ่มตัวอย่างของแบนวิดธ์ที่ใช้

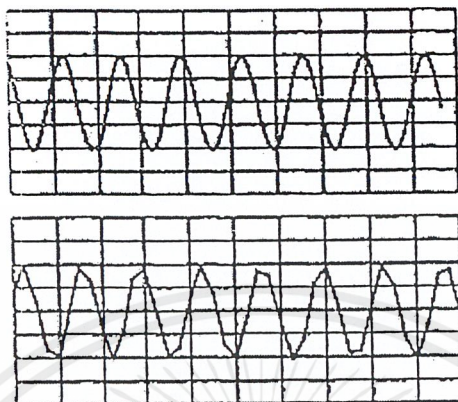
อัตราการสุ่มตัวอย่างของดิจิทัลไเซเซอร์สามารถลดแบนวิดธ์ที่ใช้ เพื่อให้แน่ใจว่าการสุ่มตัวอย่างที่ใช้เพียงพอ เราได้รับมา 4 ตัวอย่างต่อรอบกับการแทรก $\sin x/x$ หรือ 10 ตัวอย่างต่อรอบกับการแทรกเส้นตรง ถ้าเป็นสัญญาณทรานเซียนพิจารณารายละเอียดอัตราการสุ่มตัวอย่าง ซึ่งเกิดชอท (Single Shot) ถ้าเกิดซ้ำ ๆ หลายครั้งสามารถใช้อัตราการสุ่มที่เท่า ๆ กันอย่างรวดเร็ว

ดิจิทัลไเซเซอร์ในอุดมคติที่ไม่มีสัญญาณรบกวนและให้สัญญาณจำกัด หลักการในควิสต์ (Nyquist Theorem) ต้องได้อย่างน้อย 2 ตัวอย่างต่อแต่ละลูกคลื่นจากค่าอีกอย่างได้ว่าความถี่ข้อมูลป้อนเข้าที่สูงที่สุดห้ามเกินครึ่งหนึ่งของอัตราการสุ่มตัวอย่าง ขั้นตอนการสอดแทรก $\sin x/x$ สามารถจำลองสัญญาณข้อมูลป้อนเข้าในดิจิทัลไเซเซอร์อย่างแม่นยำถูกต้องเหมาะสม ขั้นตอน $\sin x/x$ เหมาะกับส่วนโค้งระหว่างจุดตัวอย่างเพื่อแสดงรูปคลื่นที่เรียบ มีข้อเสียการสอดแทรก $\sin x/x$ สามารถขยายสัญญาณรบกวน เนื่องจากสัญญาณรบกวนมีอยู่ในสัญญาณจริงและในดิจิทัลไเซเซอร์ดังนั้น $\sin x/x$ ควรจะใช้อย่างระมัดระวังโดยเฉพาะการสุ่มตัวอย่างเพียง 2 ตัวอย่างต่อลูกคลื่น

ขั้นตอน $\sin x/x$ จะสร้างโอเวอร์ซุ่มทและพรีซุ่มทบนขอบที่ไม่เป็นที่ต้องการด้วย ดังนั้นจึงต้องการตัวอย่างข้อมูลอย่างน้อย 2 อันบนขอบของสัญญาณ ผู้ใช้สามารถตรวจสอบจุดข้อมูลดิบที่ได้มาในสโคปโดยใช้แสดง $\sin x/x$

สำหรับการแทนรูปคลื่นที่แม่นยำกว่า ดิจิทัลไเซเซอร์ควรบันทึกอย่างน้อย 4 จุดตัวอย่างต่อลูกคลื่นของส่วนประกอบของคลื่นซายน์ที่มีความถี่สูงสุด สุดตัวอย่างที่เพิ่มเติมเพิ่มอัตราส่วนของสัญญาณต่อสัญญาณรบกวน สำหรับการสอดแทรก $\sin x/x$

การสอดแทรกเส้นตรงสามารถแสดงรูปคลื่นที่ถูกดัดแปลงโดยปราศจากการขยายสัญญาณรบกวนเพื่อผลที่ดีจะต้องการอย่างน้อย 10 ตัวอย่างต่อลูกคลื่น

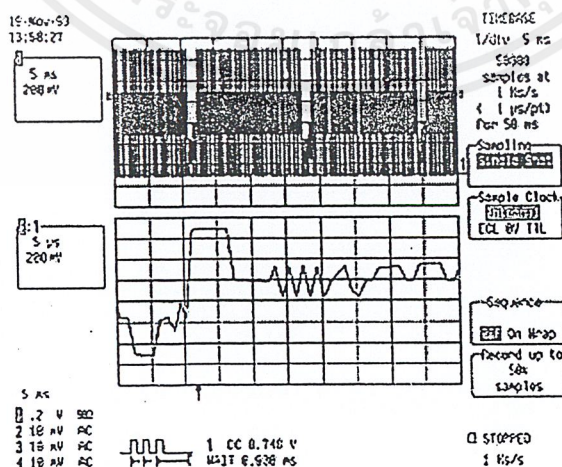


รูปที่ 3.12 สัญญาณซายน์ที่มี 25 ตัวอย่างต่อลูกคลื่นและการสอดแทรกแบบเส้นตรง

3.10 ประโยชน์ของหน่วยความจำที่ยาวในดิจิตอลสโตเรจออกซิลโลสโคป

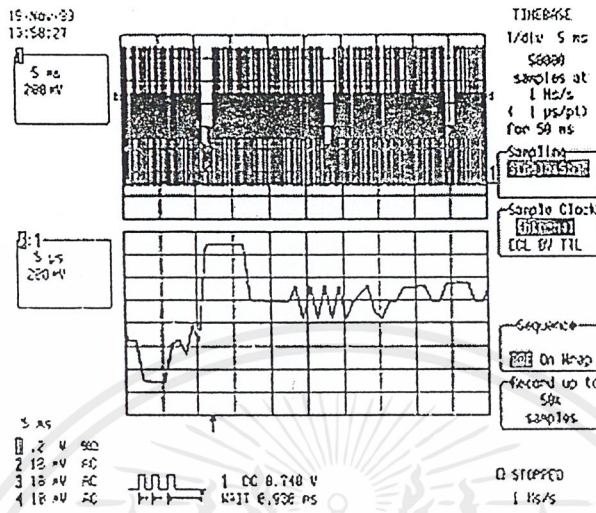
การเพิ่มความยาวของหน่วยความจำใน DSO นำมาซึ่งข้อได้เปรียบหลายอย่าง

1. ไม่สูญเสียข้อมูลของรูปคลื่นเนื่องจากอัตราการสุ่มลูกคลื่นที่มีประสิทธิภาพสูง
2. จับสัญญาณกสิทซ์ได้โดยไม่ทำให้รูปคลื่นผิดรูปหรือบิดเบือนไป
3. ความละเอียดเรื่องความถี่และเวลาที่ดีกว่า
4. การจับที่เชื่อถือได้ของเหตุการณ์ซึ่งไม่สามารถทำนายได้ในเวลานั้น
5. ไม่เสียเวลาระหว่างเหตุการณ์แต่ละเหตุการณ์ที่ได้รับ



รูปที่ 3.13

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.14

3.10.1 การเก็บรายละเอียด

รูปที่ 3.13 และ 3.14 แสดงรูปคลื่นเดียวกันโดยสโคปที่ต่างกัน อันแรกมีหน่วยความจำ 2.5 M และอันที่สอง 50 k การตัดสินใจที่ดีกว่าของสโคปที่มีหน่วยความจำมากกว่าสามารถเห็นได้จากการเปรียบเทียบส่วนขยายของรูปคลื่นในรูปที่ 3.13 กับการขยายในรูปที่ 3.14 ของสโคปที่มีหน่วยความจำน้อยกว่า สโคปที่มีหน่วยความจำมากกว่าจะแสดงรูปคลื่นที่ไม่บิดเบือน โดยตัวอย่างที่ชัดเจน

จากตัวอย่างแสดงให้เห็นผลของความยาวที่บันทึกบนอัตราการสุ่มตัวอย่าง สโคปทั้งสองแสดง 50 msec ของข้อมูล ดังนั้น 50k สโคปจะมีความเร็ว 1MS/s และ 2.5 M สโคปจะมีความเร็ว 50 MS/s

ดังนั้นอัตราการสุ่มตัวอย่างเป็นหน้าที่โดยตรงของความยาวของหน่วยความจำ (จะเป็นจริงถึงขีดจำกัดของอัตราการสุ่มตัวอย่างสูงสุดของสโคป) ดังนั้นหน่วยความจำที่ยาวกว่าจะรักษามแบบวิถีไว้มากกว่าการตั้งเวลาต่อช่วงโดยปราศจากอะไรที่ครึ่ง ๆ กลาง ๆ กับอัตราการสุ่มตัวอย่างที่ต่ำกว่า ถ้าสโคป 2 อันมีความสามารถอัตราการสุ่มตัวอย่างเหมือนกัน สำหรับรูปคลื่นสั้น ๆ ดิจิตอลสตอเรจอสซิลโลสโคปที่มีหน่วยความจำยาวกว่าสามารถเก็บข้อมูลรูปคลื่นได้มากกว่าและให้แบบวิถีมากกว่าสำหรับสัญญาณที่ยาวกว่า

3.10.2 การจับสัญญาณกิลิทซ์ถาวร

สโคปแสดงข้อมูลโดยวิธีที่ต่างกัน บางอันแสดงเฉพาะส่วนเล็ก ๆ ของหน่วยความจำบนจอ หรือเลื่อนตำแหน่งบนจอเพื่อแสดงข้อมูลที่เหลือ การแสดงจุดที่วัดทั้งหมดบนจอโดยวิธีที่รูปคลื่นที่สามารถแสดงร่วมกัน นี่เป็นการใช้วิธีทำให้ร่วมกันและรับรองกิลิทซ์ การแสดงเป็นส่วนน้อย $1/8000000$ ของรูปคลื่นที่แสดงจะถูกจับอย่างแม่นยำมาเสมอ และแสดงผลเปรียบเทียบกับสโคป ซึ่งเชื่อถือได้ในการค้นพบจุดยอดเพื่อจับกิลิทซ์ ข้อมูลการค้นพบจุดยอดอาจจะมีประโยชน์ในการพิจารณา แต่มันจะให้ผลที่ไม่แน่นอนเพราะตลอดเวลาข้อมูลจะมีการเบี่ยง

ดิจิตอลสตรอเจอร์จอสซิคโลสโคปบางอันจะมีส่วนสำหรับการค้นหาจุดยอดซึ่งอุปกรณ์แปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล จะมีอัตราการสุ่มตัวอย่างเฉพาะจุดสูงสุดและต่ำสุดของค่าสัญญาณ และจะถูกนำไปเก็บไว้ในหน่วยความจำเราไม่สามารถรู้เวลาที่เกิดจุดยอด

3.10.3 การแก้ปัญหาเรื่องความถี่และเวลา

เปรียบเทียบสโคปในรูป 3.13 และ 3.14 สโคปอันแรกจะมีจุดตามแนวขวางมากกว่า 50 ครั้ง นั่นคือมีแฟคเตอร์ 50:1 การแก้ปัญหาทางแกน X ที่ดีจะปรับปรุงความแม่นยำถูกต้องของการวัดความสัมพันธ์ที่เวลาขณะใด ๆ และผลนี้ก็จะช่วยปรับปรุงการแสดงผลทางด้านความถี่ด้วย เพราะว่าจำนวนของจุดที่แสดงตามแบบ FFT จะเท่ากับจำนวนจุดที่บันทึกค้นแบบ

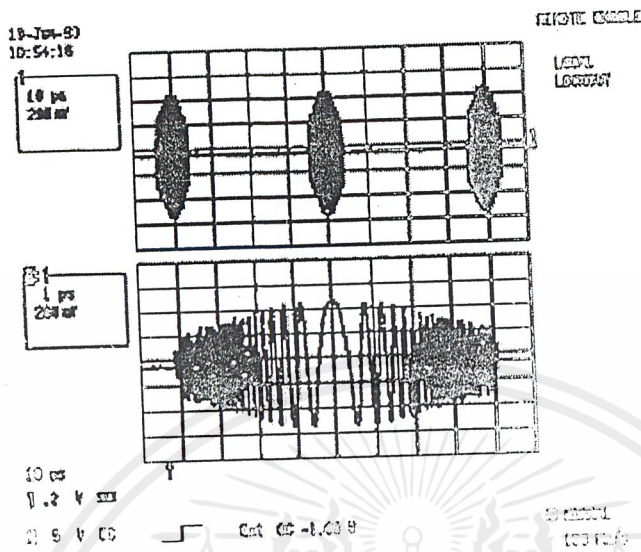
3.10.4 ความเชื่อถือได้ในการจับสัญญาณที่ไม่สามารถทำนายได้

เหตุการณ์ที่เกิดขึ้นบางเหตุการณ์อาจไม่สามารถทำนายได้ซึ่งเป็นการยากที่จะทริกเกอร์ได้ วิธีที่ง่ายคือใช้สโคปที่มีหน่วยความจำยาว ขบวนการพัลส์จะถูกจับและขยาย มีการทำความเข้าใจกับความผิดพลาดที่เกิดและได้ใช้สมาร์ททริกเกอร์กับเหตุการณ์เฉพาะที่เกิดขึ้นนี้

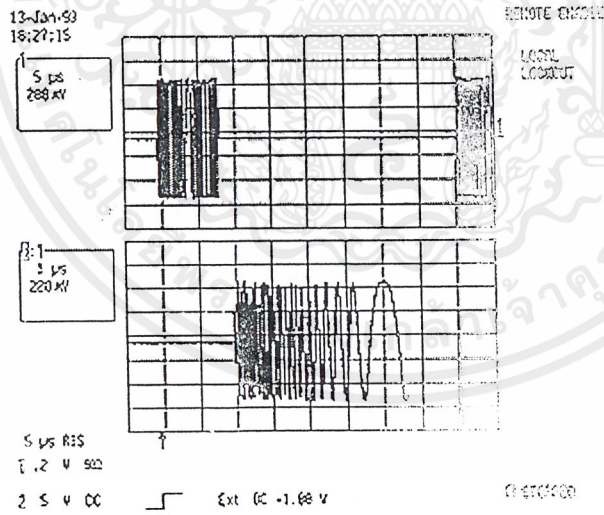
3.10.5 ไม่มีการสูญเสียเวลาระหว่างการรับข้อมูล

ช่วงเวลาระหว่างการได้มาจะมีช่วงเวลาที่แน่นอนระหว่างช่วงเวลานี้สโคปมีหลายขบวนการที่แสดงเป็นปกติเวลานี้ทำให้เกิดปัญหาเมื่อได้รับเหตุการณ์ต่อเนื่องเข้ามา จากตัวอย่างเป็นสัญญาณเบิร์ตต่อเนื่องตามรูปที่ 3.15 เพื่อความแม่นยำในการแสดงผลที่ต้องการอัตราการสุ่มตัวอย่างสัญญาณสูงสัมพันธ์กับช่วงระยะเวลา

รูปที่ 3.16 แสดงสัญญาณที่มีช่วงเวลาระหว่างสัญญาณเบิร์ตที่ยาวกว่า ซึ่งจะใช้เวลาแบ่งหน่วยความจำออกเป็นส่วนย่อย ๆ ทำให้สามารถลดเวลาเหลือน้อยกว่า 100 ไมโครวินาที ดังนั้นสัญญาณเบิร์ตที่แสดงถูกเก็บเป็น 50 ส่วน ๆ ละ 1 กิโลไบต์



รูปที่ 3.15

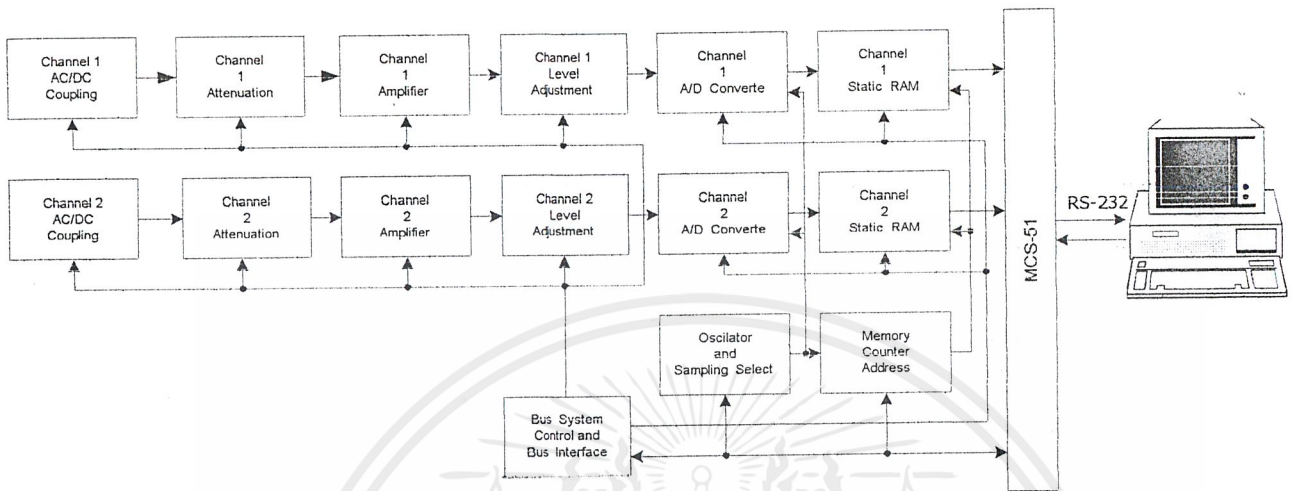


รูปที่ 3.16

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 4

หลักการออกแบบวงจร

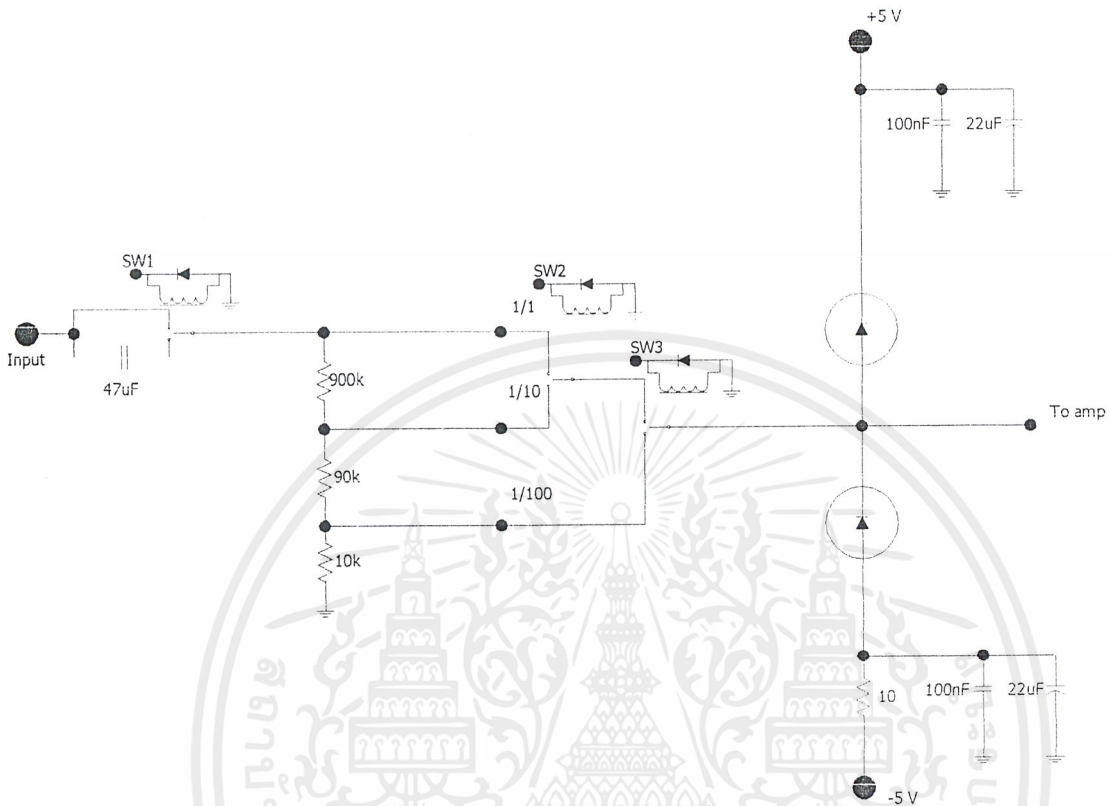


รูปที่ 4.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของออสซิลโลสโคปบนคอมพิวเตอร์

จากบล็อกไดอะแกรม สัญญาณอินพุตที่เข้ามาของแต่ละช่อง จะถูกส่งเข้าสู่วงจร วงจร Select Mode จะทำการเลือกว่าจะทำการวัดใน Mode AC หรือ DC สัญญาณที่ผ่านการ Select Mode จะถูกส่งเข้าไปให้วงจร Attenuator เพื่อลดทอนแรงดันสูง ๆ ให้มีค่าขนาดสัญญาณลดลง แล้วจึงส่งเข้าสู่วงจร Amplifier แล้วก็จะถูกส่งเข้าสู่วงจร A/D Converter ข้อมูลที่ได้จากการ Converter จะถูกส่งเข้าไปเก็บไว้ในหน่วยความจำ

ส่วนบล็อกไดอะแกรม Oscillator and sampling จะทำหน้าที่ผลิตความถี่ และเลือกความถี่ที่จะใช้ในการ sampling ส่วน Counter Address Memory จะนำความถี่ที่ใช้ในการ sampling มาเป็น Counter ให้แก่แอดเดรสของ SRAM ส่วน Bus System Control & Bus Interface จะทำหน้าที่ควบคุมส่วนต่างๆ และเชื่อมต่อกับ ไมโครคอนโทรลเลอร์ (MCS51) แล้ว ไมโครคอนโทรลเลอร์ จะทำหน้าที่เชื่อมต่อกับ คอมพิวเตอร์ ผ่านทางพอร์ตอนุกรมต่อไป

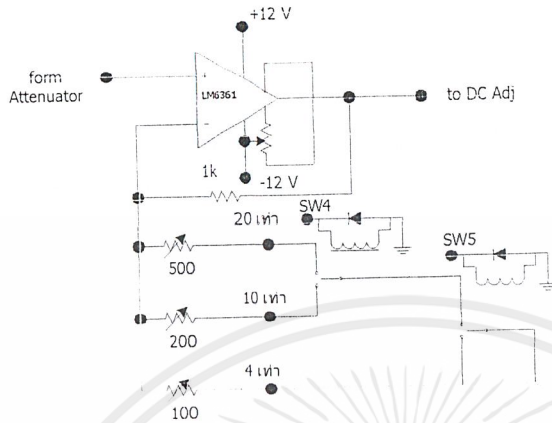
4.1 วงจรลดทอนสัญญาณ (Attenuator)



รูปที่ 4.2 วงจรลดทอนสัญญาณ

เนื่องจากสัญญาณที่เข้ามามีขนาดที่แตกต่างกัน ดังนั้นจะต้องปรับระดับสัญญาณให้เหมาะสมก่อนที่จะส่งไปยังภาคอื่น ๆ ต่อ ซึ่งการลดทอนสัญญาณจะใช้หลักการแบ่งแรงดัน (Voltage Divider) และการลดทอนสัญญาณจะต้องเป็นอิสระกับความถี่ ในวงจรมีการลดทอนทั้งหมด 3 ระดับ คือ 1/1 , 1/10 และ 1/100

4.2 วงจรขยายสัญญาณแนวตั้ง (Vertical Amplifier)



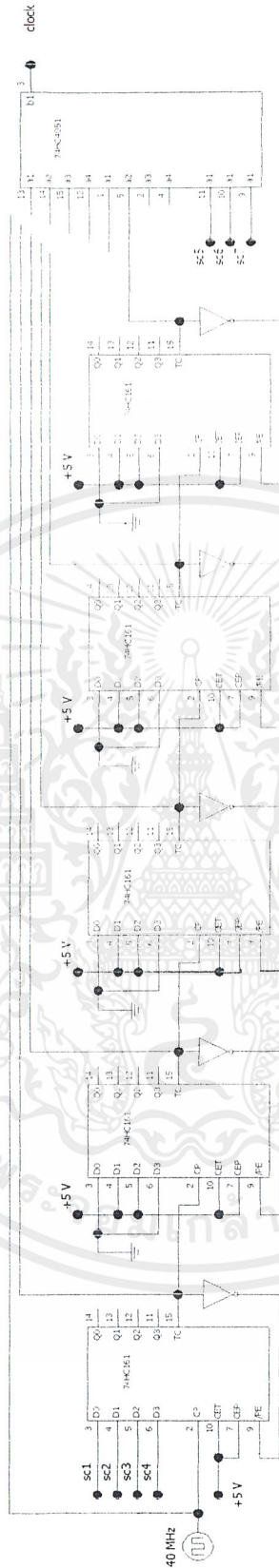
รูปที่ 4.3 วงจรขยายสัญญาณ

การขยายสัญญาณจะมีการขยายสัญญาณทั้งหมด 3 ระดับคือ คูณ 4 คูณ 10 และคูณ 20 โดยใช้วงจรขยายสัญญาณไม่กลับเฟส (non-Inverting Amplifier) ในการเลือกอัตราขยายนั้นจะใช้รีเลย์ ในการเลือกค่าความต้านทานตามอัตราขยายที่ต้องการจากการลดทอนและการขยายสัญญาณแนวตั้งจะได้ VOLT/DIV ตามตาราง 4.1

ตารางที่ 4.1 การลดทอนและการขยายสัญญาณแนวตั้ง

VOLTS/DIV	การลดทอนสัญญาณ	อัตราขยาย
10mV	1	20
20mV	1	10
50mV	1	4
100mV	10	20
200mV	10	10
500mV	10	4
1V	100	20
2V	100	10
5V	100	4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 4.6 วงจรกำหนดสัญญาณพิกาลหลายความถี่

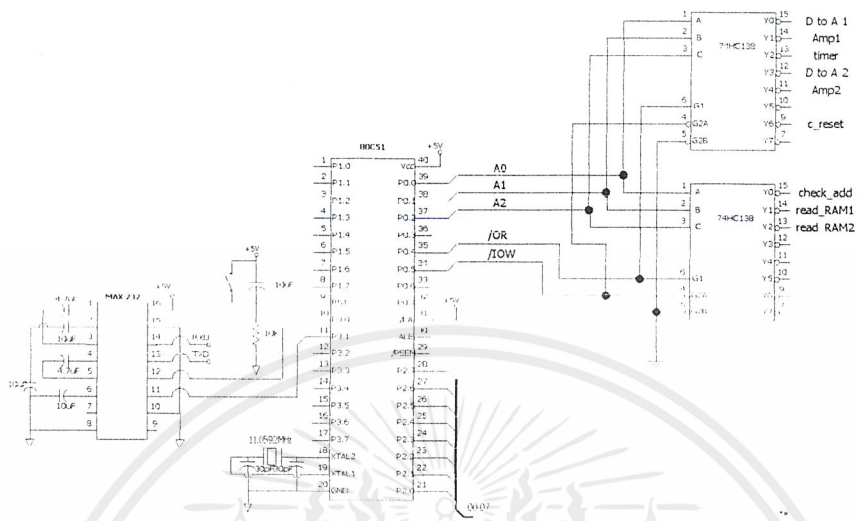
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 4.2 ความถี่ของวงจรกำเนิดสัญญาณ

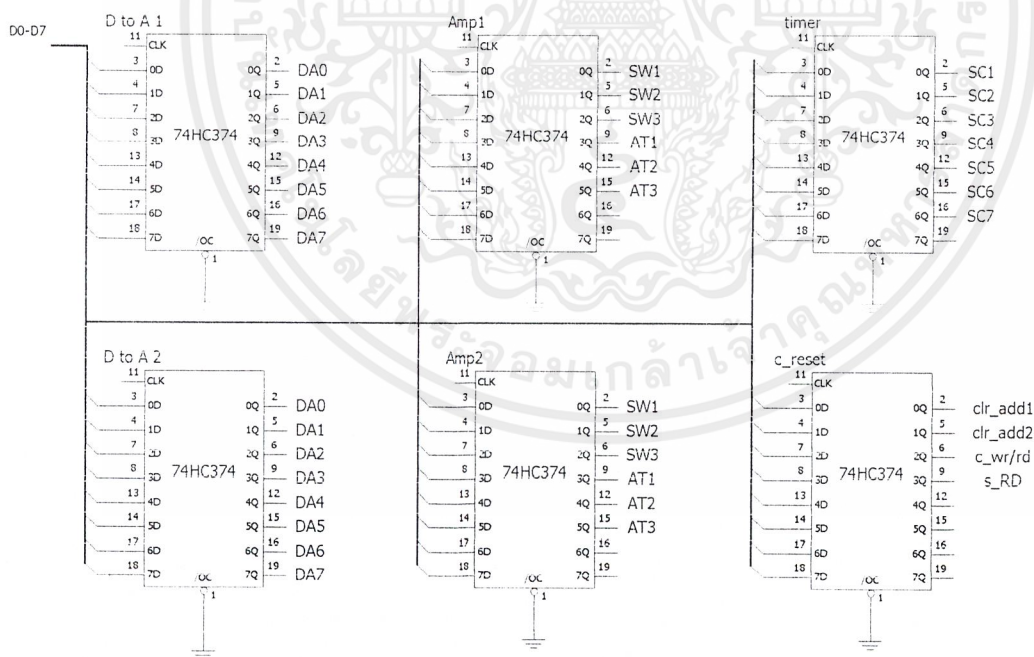
SC1	SC2	SC3	SC4	SC5	SC6	SC7	ความถี่ (Hz)
X	X	X	X	0	0	0	40M
0	1	1	1	1	0	0	20M
1	1	0	1	1	0	0	10M
0	1	1	0	1	0	0	4M
0	1	1	1	0	1	0	2M
1	1	0	1	0	1	0	1M
0	1	1	0	0	1	0	0.4M
0	1	1	1	1	1	0	0.2M
1	1	0	1	1	1	0	0.1M
0	1	1	0	1	1	0	40K
0	1	1	1	0	0	1	20K
1	1	0	1	0	0	1	10K
0	1	1	0	0	0	1	4K
0	1	1	1	1	0	1	2K
1	1	0	1	1	0	1	1K
0	1	1	0	1	0	1	400

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

4.6 วงจรอินเทอร์เฟสและวงจรเชื่อมต่อโดยใช้ MCS-51



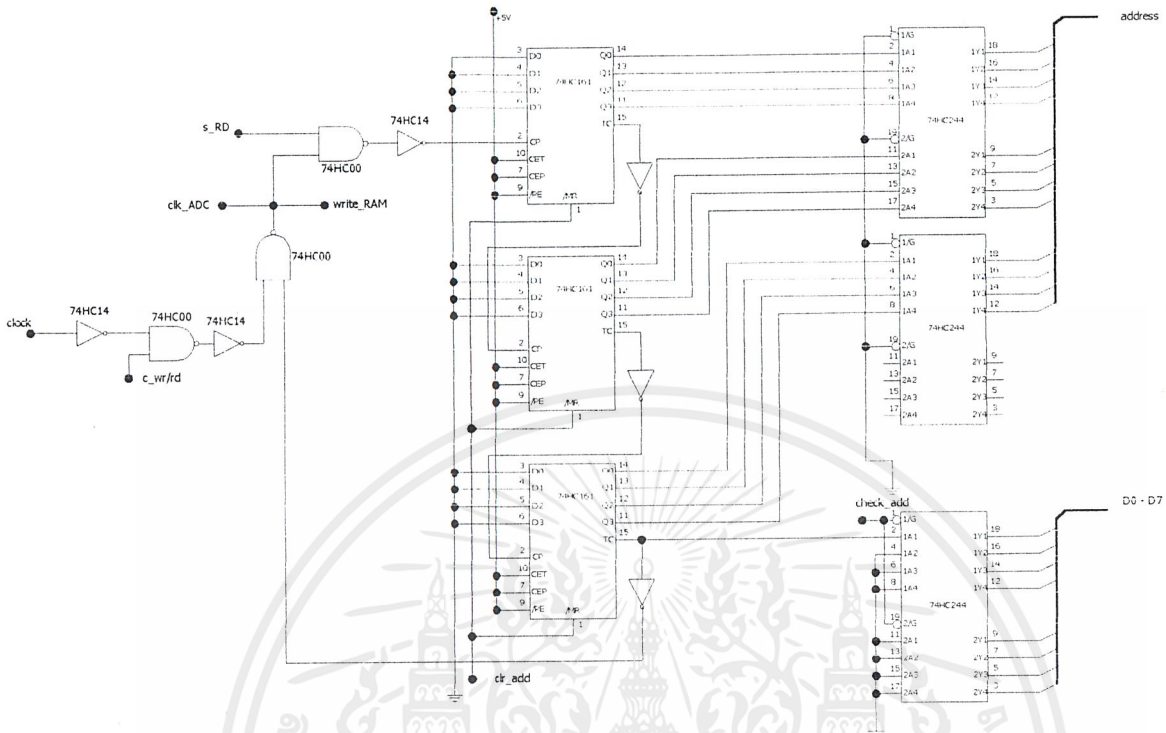
รูปที่ 4.7 วงจรอินเทอร์เฟสโดยใช้ MCS-51 ผ่านพอร์ทอนุกรม



รูปที่ 4.8 วงจรเชื่อมต่อ MCS-51 กับวงจรต่างๆ

เป็นวงจรเชื่อมต่อไมโครคอนโทรลเลอร์กับวงจรต่างๆของ โดยจะมีการส่งค่าควบคุมออกมาให้ D-flipflop เพื่อทำการค้างค่าเอาไว้การใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

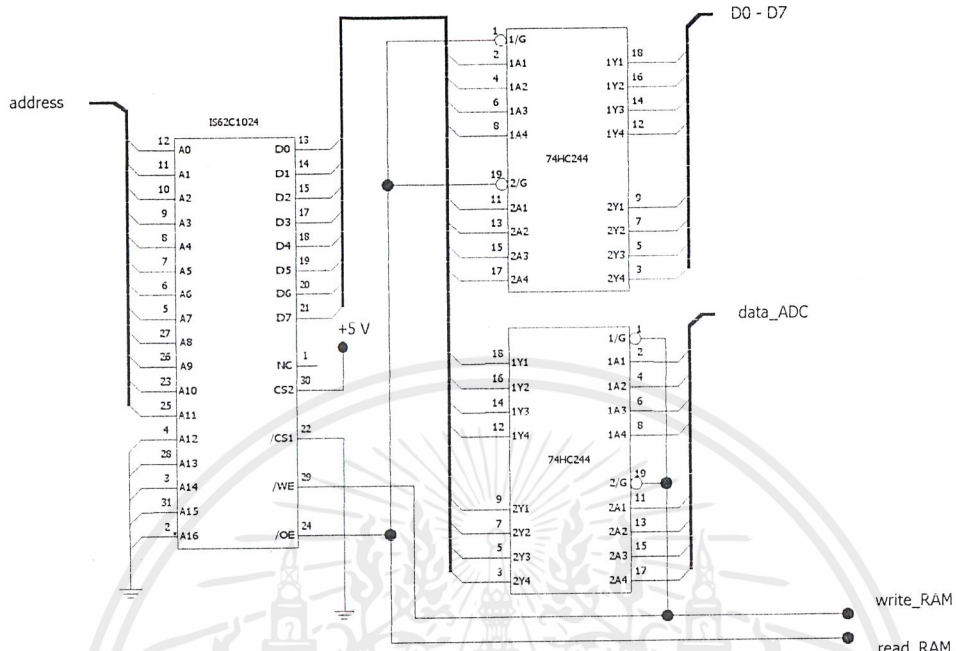
4.7 วงจรนับตำแหน่งหน่วยความจำ



รูปที่ 4.9 วงจรนับตำแหน่งหน่วยความจำ

เป็นวงจรถับตำแหน่งหน่วยความจำ โดยที่เราสามารถเลือกได้ว่าจะใช้หน่วยความจำเท่าไรในการเก็บข้อมูล ในการนับจะใช้ไอซีเบอร์ 74HC161 เป็นตัวนับซึ่งจะนับได้สูงสุด 2k ไบต์

4.8 วงจรหน่วยความจำ



รูปที่ 4.10 วงจรหน่วยความจำ

วงจรหน่วยความจำจะใช้ในการเก็บข้อมูลที่ได้อากการแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิตอล แล้วนำมาเก็บไว้ในหน่วยความจำ ซึ่งหน่วยความจำในวงจรนี้ใช้ไอซีเบอร์ IS62C1024 ซึ่งเป็น SDRAM ขนาด 128k ไบต์

บทที่ 5

ส่วนควบคุมของออสซิลโลสโคปบนไมโครคอมพิวเตอร์

ในบทนี้จะกล่าวถึงการควบคุมการทำงานของวงจรเพื่อให้สามารถนำมาใช้งานเป็นออสซิลโลสโคปได้

5.1 การควบคุมการทำงานของวงจรเพื่อปรับค่า TIME/DIV

ค่า TIME/DIV ขึ้นอยู่กับความถี่ของสัญญาณนาฬิกาที่ใช้ในการเก็บข้อมูลสัญญาณจำนวนข้อมูลที่นำไปพลอตใน 1 DIV (จำนวนข้อมูลที่ใช้เท่ากับ 40จุด/ DIV)

การควบคุมความถี่ของสัญญาณนาฬิกาทำได้โดยการเปลี่ยนแปลง รีจิสเตอร์ของวงจรสร้างสัญญาณนาฬิกาซึ่งรีจิสเตอร์ดังกล่าวสามารถตั้งค่าโดยส่งค่าผ่าน MCS-51 ให้ค่าที่ D-Flipflop timer (รูปที่4.8)

5.2 การควบคุมการทำงานของวงจรเพื่อปรับค่า VOLT/DIV และการคับปลิ่งสัญญาณ

ค่า VOLT/DIV ขึ้นอยู่กับช่วงแรงดันใช้งานของวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นดิจิตอล (ไอซีเบอร์ TDA8703) อัตราขยายของวงจรขยาย อัตราการลดทอนของวงจรลดทอนค่าที่เราสามารถปรับได้คืออัตราขยายของวงจรขยาย อัตราลดทอนของวงจรลดทอน

5.2.1 การปรับอัตราขยายของวงจรขยาย

การควบคุมอัตราขยายของวงจรขยายสัญญาณ ทำได้โดยการเปลี่ยนแปลงค่าในรีจิสเตอร์ของวงจรขยายสัญญาณ ซึ่งรีจิสเตอร์ดังกล่าวสามารถตั้งค่าโดยส่งค่าผ่าน MCS-51 ให้ค่าที่ D-Flipflop Amp1 และ Amp2 (รูปที่4.8) สำหรับช่องสัญญาณที่ 1 ใช้บิตที่ 3,4 ของ D-Flipflop Amp1 และสำหรับช่องสัญญาณที่ 2 ใช้บิตที่ 3,4 ของ D-Flipflop Amp2

5.2.2 การปรับอัตราการลดทอนของวงจรลดทอน

การควบคุมอัตราการลดทอนของวงจรลดทอนสัญญาณ ทำได้โดยการเปลี่ยนแปลงค่าในรีจิสเตอร์ของวงจรลดทอนสัญญาณ ซึ่งรีจิสเตอร์ ดังกล่าวสามารถตั้งค่าโดยส่งค่าผ่าน MCS-51 ให้ค่าที่ D-Flipflop Amp1 และ Amp2 (รูปที่4.8) สำหรับช่องสัญญาณที่ 1 ใช้บิตที่ 1,2 ของ D-Flipflop Amp1 และสำหรับช่องสัญญาณที่ 2 ใช้บิตที่ 1,2 ของ D-Flipflop Amp2

5.2.3 การเลือกการคับปลิ่งสัญญาณ

การเลือกการคับปลิ่งสัญญาณให้เป็นแบบกระแสตรงหรือกระแสสลับ สามารถทำได้โดยการเปลี่ยนแปลงค่าที่เก็บในรีจิสเตอร์ที่ใช้ควบคุมรีเลย์ ซึ่งทำหน้าที่เลือกการคับปลิ่งของสัญญาณที่ทางเข้า โดยส่งค่าผ่าน MCS-51 ให้ค่าที่ D-Flipflop Amp1 และ Amp2 (รูปที่4.8) สำหรับช่องเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

สัญญาณที่ 1 ใช้บิตที่ 0 ของ D-Flipflop Amp1 และสำหรับช่องสัญญาณที่ 2 ใช้บิตที่ 0 ของ D-Flipflop Amp2

ตารางที่ 5.2 แสดงค่าที่ใช้ควบคุมค่า TIME/DIV และการคับปิ้งสำหรับหนึ่งช่องสัญญาณ

VOLTS/DIV	การลคทอนสัญญาณ	อัตราขยาย	ค่าที่เก็บในรีจิสเตอร์
10mV	1	20	XX01X11C
20mV	1	10	XX00011C
50mV	1	4	XX00111C
100mV	10	20	XX01X10C
200mV	10	10	XX00010C
500mV	10	4	XX00110C
1V	100	20	XX01X0XC
2V	100	10	XX0000XC
5V	100	4	XX0001XC

X = Don't Care : C = [0(AC Coupling), 1(DC Coupling)]

5.3 การเปลี่ยนแปลงตำแหน่งแสดงข้อมูลในแนวแกนตั้ง

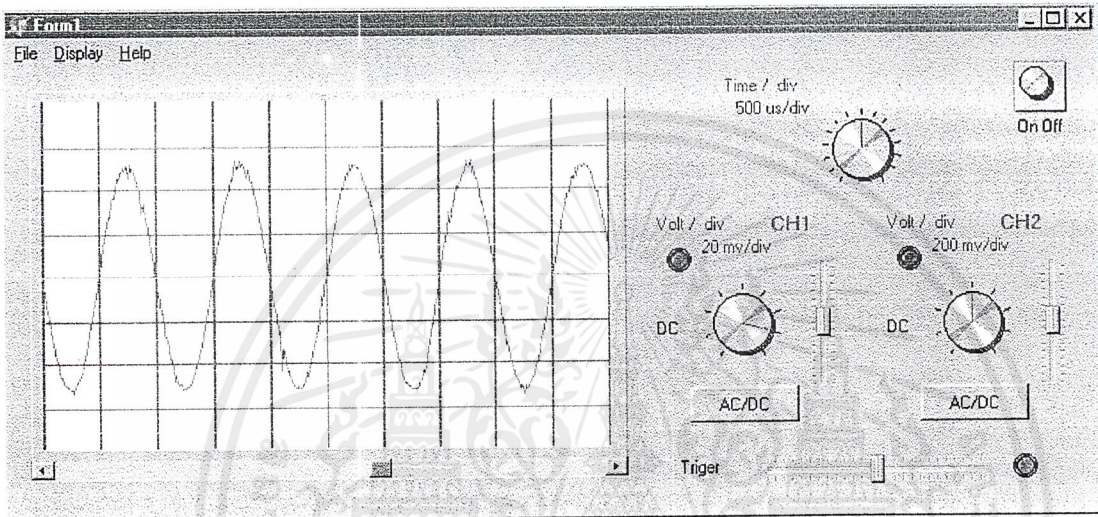
การเปลี่ยนแปลงตำแหน่งแสดงข้อมูลในแนวแกนตั้งทำได้โดยเพิ่มหรือลดแรงดันไฟตรงกับสัญญาณที่ทางเข้าวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล ด้วยวงจรปรับระดับแรงดันกระแสตรง สำหรับวงจรดังกล่าวทำได้โดยป้อนค่าให้กับรีจิสเตอร์ของวงจร โดยส่งค่าผ่าน MCS-51 ให้ค้ำค่าที่ D-Flipflop D to A1 และ D to A 2 (รูปที่4.8) โดยช่องสัญญาณ1 จะปรับจากค่าที่ D-Flipflop D to A1 และช่องสัญญาณ2 จะปรับจากค่าที่ D-Flipflop D to A2

บทที่ 6

การทดลองและผลการทดลอง

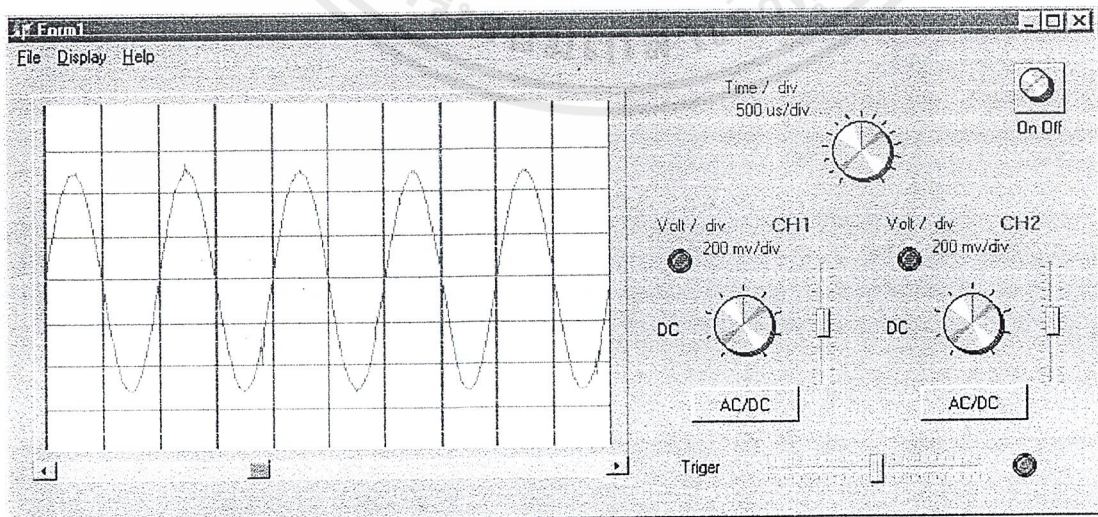
การทดสอบการทำงานของสโคป

- 1 ป้อนสัญญาณอินพุทรูปไซน์ ความถี่ 1 kHz ขนาด 0.1 V_{PP} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.1



รูปที่ 6.1 แสดงสัญญาณอินพุทรูปไซน์ ความถี่ 1 kHz ขนาด 0.1 V_{PP}

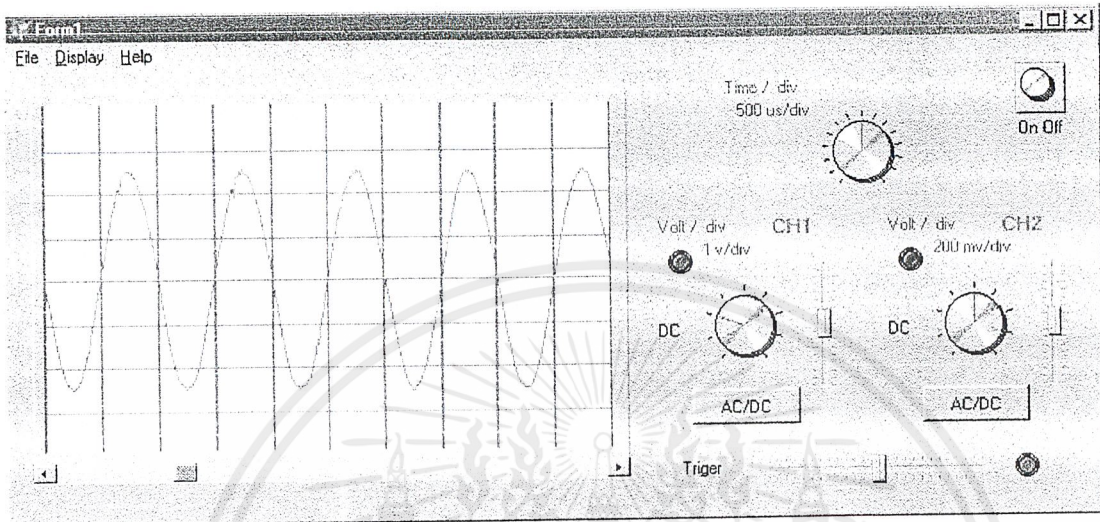
- 2 ป้อนสัญญาณอินพุทรูปไซน์ ความถี่ 1kHz ขนาด 1 V_{PP} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.2



รูปที่ 6.2 แสดงสัญญาณอินพุทรูปไซน์ ความถี่ 1kHz ขนาด 1 V_{PP}

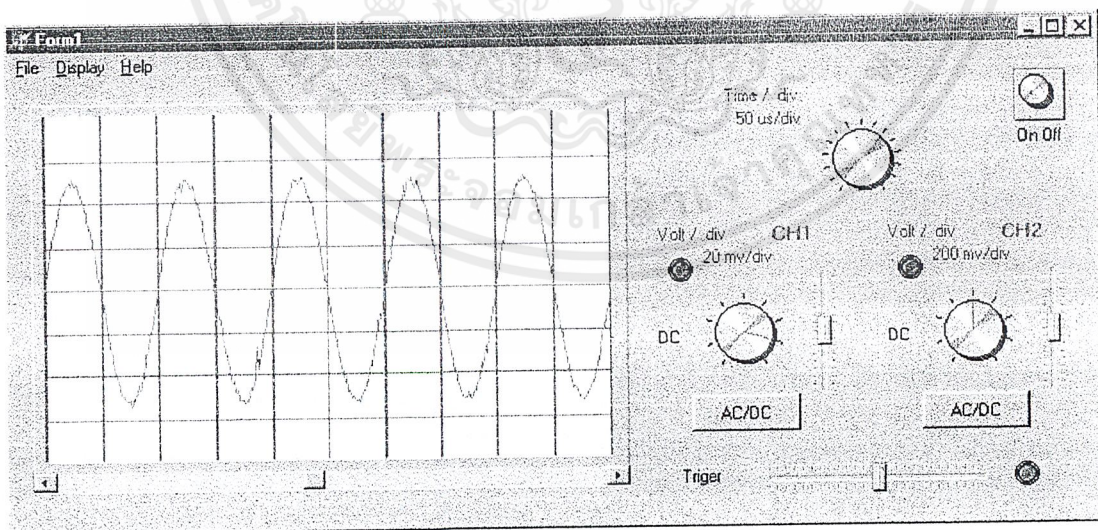
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่จัดทำขึ้นเพื่อใช้ในการเรียนการสอนเท่านั้น ไม่อนุญาตให้เผยแพร่ไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

3 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 1KHz ขนาด 5 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.3



รูปที่ 6.3 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 1KHz ขนาด 5 V_{pp}

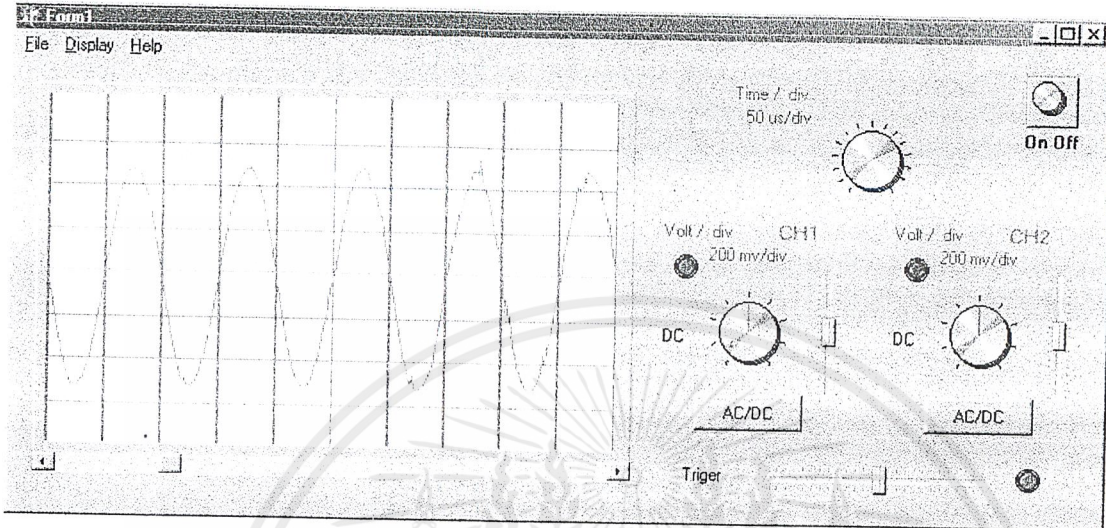
4 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 0.1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.4



รูปที่ 6.4 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 0.1 V_{pp}

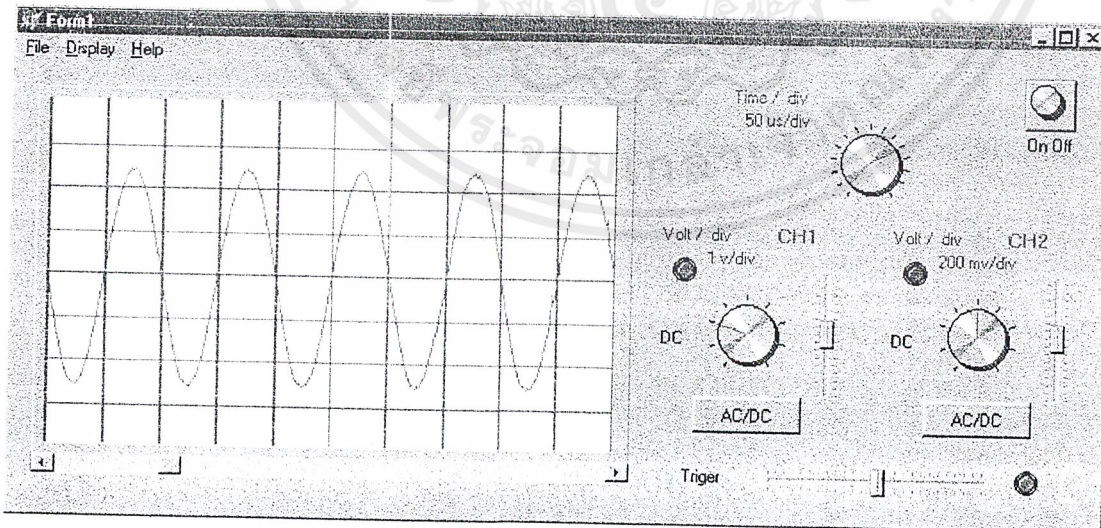
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

5 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.4



รูปที่ 6.5 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 1 V_{pp}

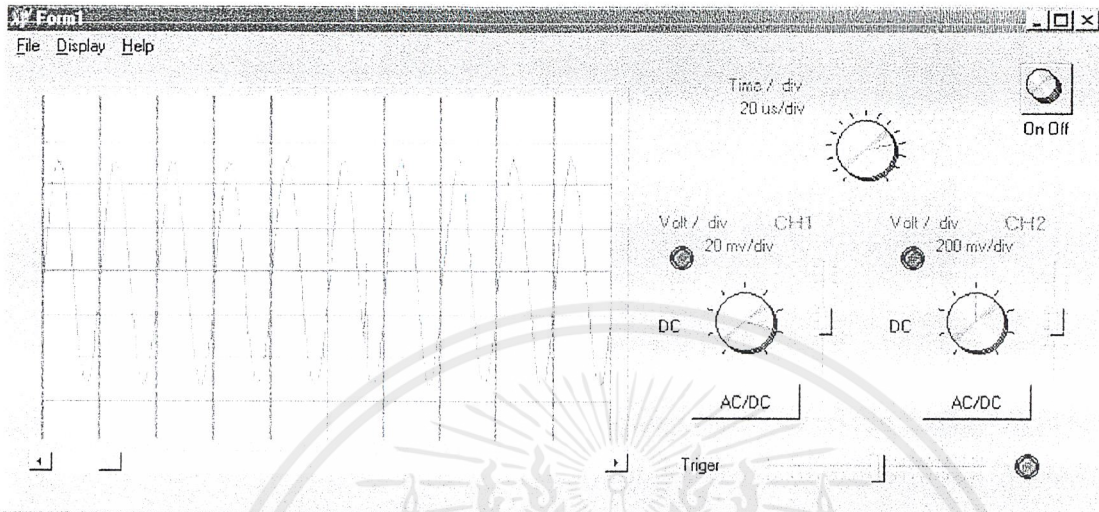
6 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 5V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.6



รูปที่ 6.6 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 10 kHz ขนาด 5 V_{pp}

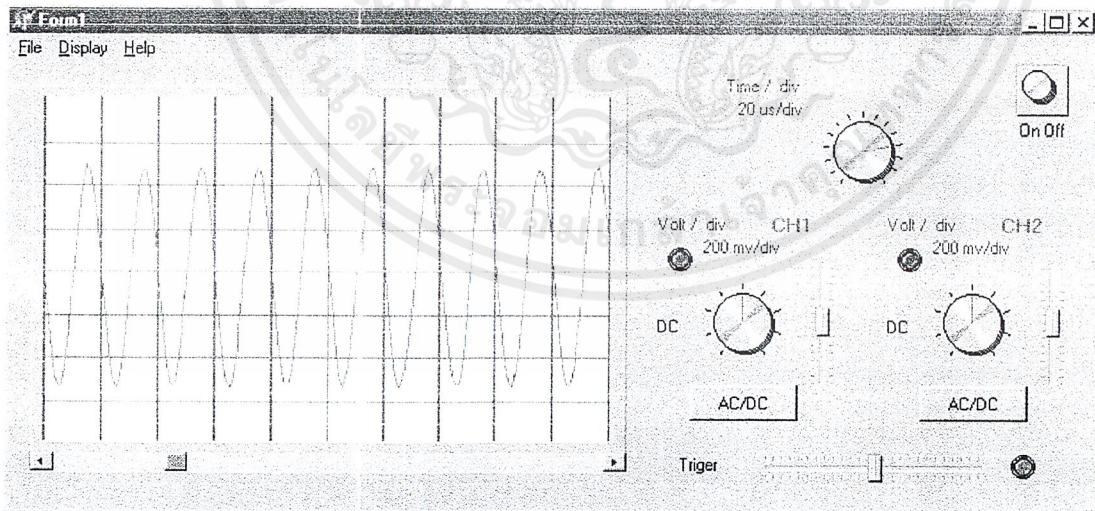
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

7 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 0.1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.7



รูปที่ 6.7 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 0.1 V_{pp}

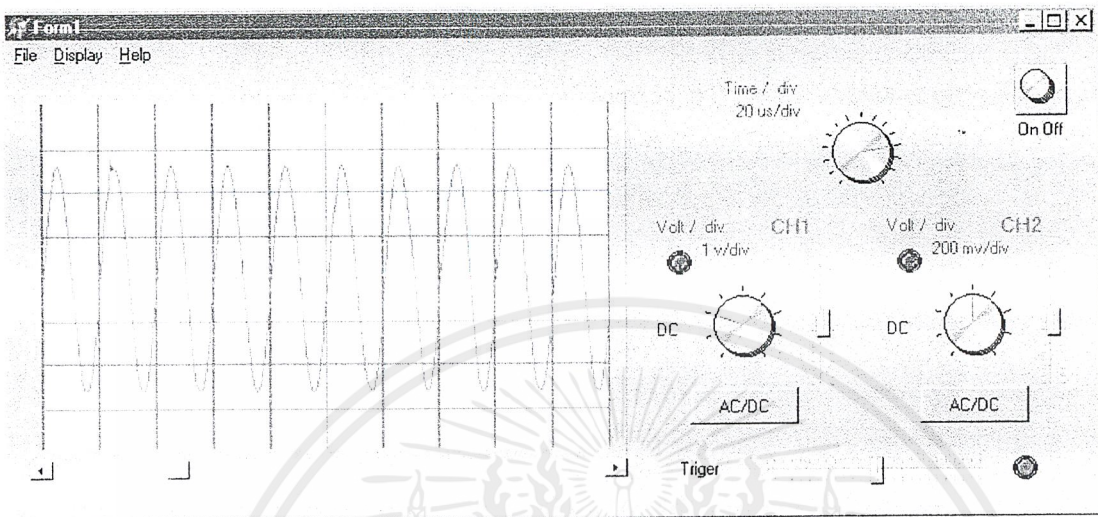
8 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดงในรูปที่ 6.8



รูปที่ 6.8 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 1 V_{pp}

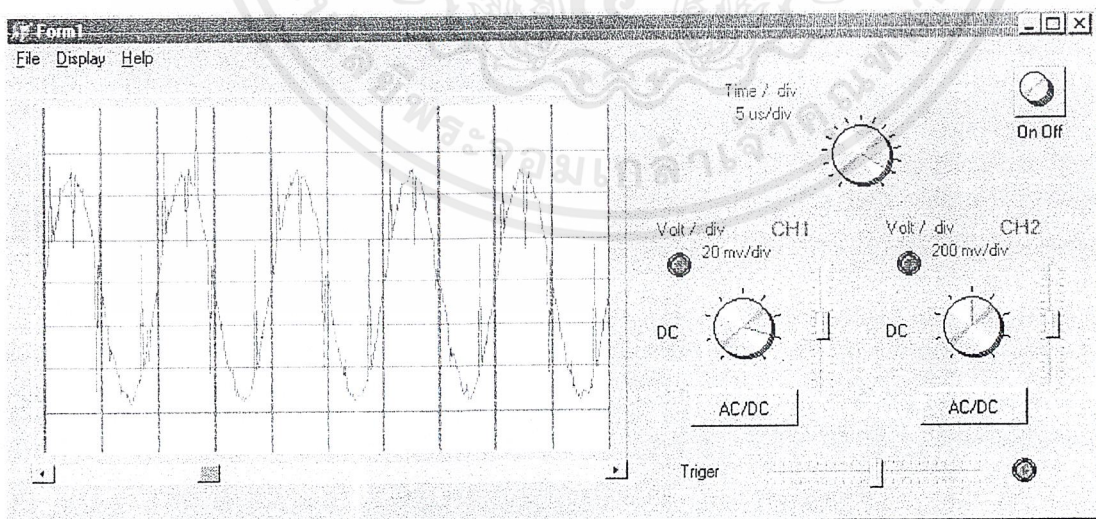
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

9 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 5 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดง
ในรูปที่ 6.9



รูปที่ 6.9 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 50 kHz ขนาด 5 V_{pp}

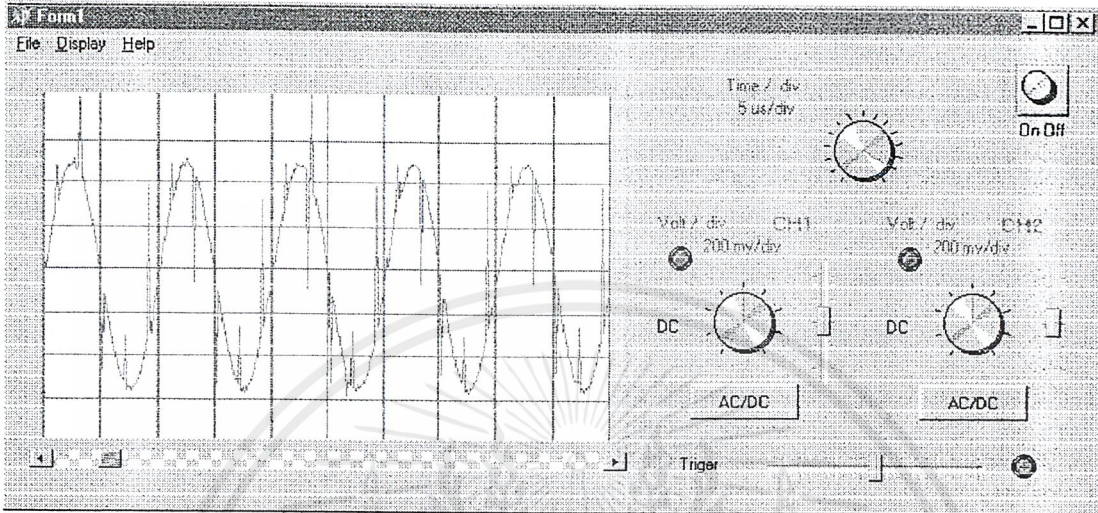
10 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100kHz ขนาด 0.1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดัง
แสดงในรูปที่ 6.10



รูปที่ 6.10 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 0.1 V_{pp}

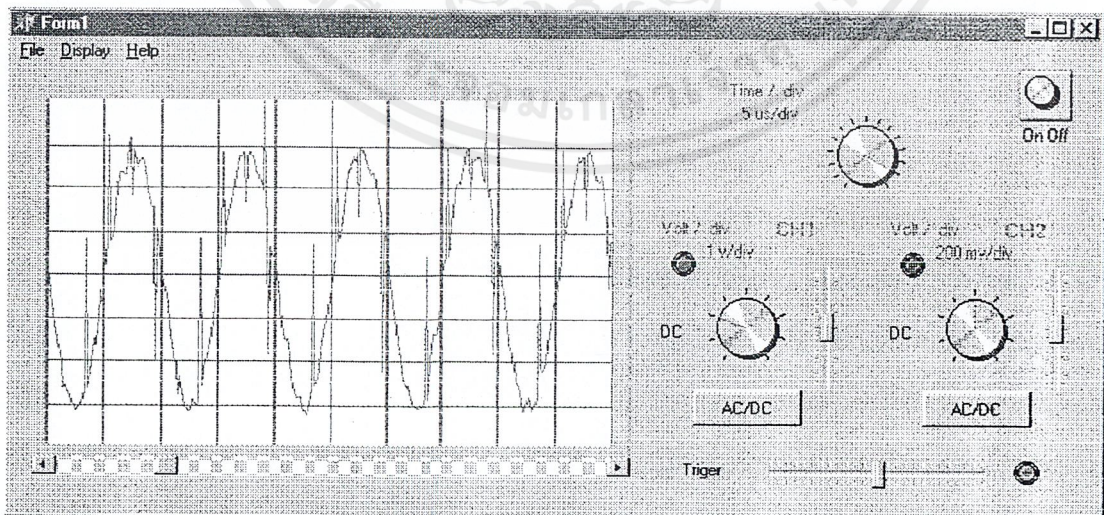
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

11 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 1 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดง
ในรูปที่ 6.11



รูปที่ 6.11 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 1 V_{pp}

12 ป้อนสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 5 V_{pp} แล้วทำการวัด ได้ผลดังแสดง
ในรูปที่ 6.12



รูปที่ 6.12 แสดงสัญญาณอินพุตรูปซายน์ ความถี่ 100 kHz ขนาด 5 V_{pp} ประโยชน์ด้านการค้า

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

บทที่ 7

สรุปผลการทดลอง

จากผลการทดลอง จะพบว่าสัญญาณที่วัดได้ จะสามารถปรับระดับให้เหมาะสมกับขนาดและความถี่ของสัญญาณอินพุทโดยทำการปรับ Vol/DIV และปรับ Time/DIV ซึ่งค่า Vol/DIV จะสามารถปรับค่าได้ตั้งแต่ 10mV/DIV จนถึง 5V/DIV ส่วน Time/DIV จะสามารถปรับค่าได้ตั้งแต่ 2 us/DIV จนถึง 100 ms/DIV และยังพบว่าถ้าทำการปรับค่า Time/DIV ให้มีค่าน้อยกว่า 5 us/DIV จะทำให้สัญญาณที่วัดได้มีความผิดเพี้ยน อันเนื่องมาจากการสุ่มสัญญาณที่ความถี่สูง ทำให้มีสัญญาณรบกวน





เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กิตติกรรมประกาศ

ในการทำโครงการนี้ประสบความสำเร็จได้ เนื่องจากได้รับคำแนะนำและคำปรึกษาจาก ผศ.ดร.สุรพันธุ์ เอื้อไพบูลย์ (อาจารย์ที่ปรึกษา) จึงขอขอบพระคุณอาจารย์มา ณ โอกาสนี้ด้วยรวมไปถึงอาจารย์ทุกท่านในภาควิชาอิเล็กทรอนิกส์ที่ได้ให้คำปรึกษาเพิ่มเติมในการโครงการ และเพื่อน ๆ ทุกคนที่ช่วยเหลือเรื่องอุปกรณ์ในการสร้างโครงการ



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

หนังสืออ้างอิง

1 Ian Hickman . “Oscilloscope How To Use How They Work”, 4th Ed. Butterworth Heinemann NY. Pp.115-204

2 Stan Prentiss, “Pscilloscopes” Prentice-Hall Company Reston, Virginia pp.70-80



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหาและต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้