

การทดสอบเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอล

5.1 บทนำ

เราได้กล่าวถึงการออกแบบและการทดสอบวงจรในส่วนต่าง ๆ ของแผนภาพของเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอลที่แสดงในรูปที่ 2.3 เมื่อเอาวงจรเหล่านี้มาประกอบกันเข้าเป็นเครื่องวิเคราะห์แบบคิจิตอลแล้วเราจะทดสอบการทำงานของเครื่อง เราจะทำการทดสอบคุณสมบัติโดยทั่วไปของเครื่องรวมทั้งหาความแม่นยำของเครื่องด้วย หลังจากนั้นจะทดลองใช้เครื่องไปวิเคราะห์วงจรจริงๆ ผลของการทดสอบจะได้กล่าวในหัวข้อต่าง ๆ ต่อไป

5.2 การทดสอบเบื้องต้น

ในการทดสอบนี้เราจะทำการทดสอบเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอลสองกรณี คือ วัตถุประสงค์สองอันที่มีความแตกต่างกันเป็นศูนย์ และ 180 องศาที่ความถี่ต่าง ๆ

5.2.1 วัตถุประสงค์ที่มีความแตกต่างกันเป็นศูนย์องศาในการทดสอบนี้เราจะเอาปลายทั้งสองของเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอลต่อกับสัญญาณอื่นเดียวกันที่ความถี่ต่าง ๆ ผลการทดสอบแสดงในตารางที่ 5.1 จากผลการทดสอบจะเห็นได้ว่าอัตราขยายนิคพลาคลสูงสุด 1.18 เพอร์เซ็นต์ ที่ความถี่ 200 เฮิรท์ ส่วนมุมนิคพลาคลสูงสุด 1.7 องศาที่ความถี่ 10 กิโลเฮิรท์

5.2.2 วัตถุประสงค์ที่มีความแตกต่างกันเป็น 180 องศา ในการทดสอบนี้เราจะวัดสัญญาณขาเข้าและออกของวงจรอินเวอร์ทติ้ง แอมป์รีฟลายเออร์ที่มีอัตราขยายต่ำๆ ดังแสดงในรูปที่ 5.1 โดยปกติที่ความถี่ต่ำ ๆ สัญญาณขาเข้าและออกของวงจรอินเวอร์ทติ้งแอมป์รีฟลายเออร์จะมีมุมต่างกันประมาณ 180 องศา จากผลการทดสอบซึ่งแสดงในตารางที่ 5.2 จะเห็นได้ว่าผลการวัดได้ค่าความแตกต่างมุมที่ความถี่ของสัญญาณต่ำประมาณ 180 องศา และจะมากกว่า 180 องศาเล็กน้อยที่ความถี่สูงขึ้นซึ่งอาจเกิดจากผลของวงจรอินเวอร์ทติ้ง

ตารางที่ 5.1

การทดสอบโดยบ่อน้ำสองอันที่มีความถี่, ขนาดและมุมเท่ากัน

ความถี่ (เฮิรตซ์)	ความแตกต่างของมุม(องศา)				อัตราขยาย(เทา)				อัตราขยาย(เดซิเบล)			
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย
20	359.6544	359.5268	359.6814	359.6209	1.00054	1.00088	1.00095	1.00279	0.00469	0.05955	0.00825	0.02416
50	359.8216	359.8813	359.8060	359.8363	0.99777	0.99777	1.00484	1.00013	-0.01939	-0.01939	0.00113	-0.01255
100	359.7577	359.7079	359.7807	359.7514	0.99872	0.99912	1.00733	1.00172	-0.01113	-0.00765	0.01493	0.00128
200	359.6154	359.6632	359.9718	359.7501	1.01852	0.99980	1.01700	1.01177	0.15939	-0.00174	0.14642	-0.10136
500	359.9506	359.9718	359.9718	359.9647	1.01432	0.99862	0.99881	1.00382	0.12349	-0.01199	0.03312	0.14462
1000	1.1408	1.1406	1.1479	359.1431	1.00645	1.00589	1.00673	1.00421	0.05584	0.05101	0.03649	0.04778
2000	0.7602	0.7602	0.8041	0.7748	0.99355	1.00544	0.99463	0.99787	-0.05621	0.04712	-0.04677	-0.01862
5000	360.0356	360.00	360.00	360.6667	0.99057	1.00235	0.98923	0.99405	-0.08229	0.02039	-0.09405	-0.05198
10000	358.2666	358.4242	358.5457	358.3455	1.00623	0.98905	0.99477	0.99668	0.05395	-0.09564	-0.02889	-0.02353



## ตารางที่ 5.2

ผลการทดสอบเครื่องใช้สัญญาณจากวงจรอินเวอร์ตติ้ง แอมป์ฟลายเออร์

ความถี่ (เฮิรตซ์)	แรงดันขา เข้า (โวลต์)	แรงดันขา ออก (โวลต์)	อัตราขยาย (เท)	อัตราขยาย (เดซิเบล)	ความต่าง ทางของ- มุม(องศา)	อัตราขยาย จากการวัด จำนวน(เท)	อัตราขยาย จากการวัด จำนวน (เดซิเบล)
100	2.25	1.54	0.6856	-3.2786	180.2	0.6844	-3.2938
200	2.11	1.45	0.6870	-3.2609	180.5	0.6872	-3.2583
500	2.12	1.45	0.6881	-3.2469	180.7	0.6839	-3.3001
1000	2.16	1.48	0.6832	-3.3090	181.0	0.6852	-3.2837
2000	2.14	1.47	0.6872	-3.2583	182.7	0.6869	-3.2621
5000	2.12	1.44	0.6805	-3.3434	183.1	0.6792	-3.3600
10000	2.05	1.38	0.6783	-3.3716	183.7	0.6732	-3.4375

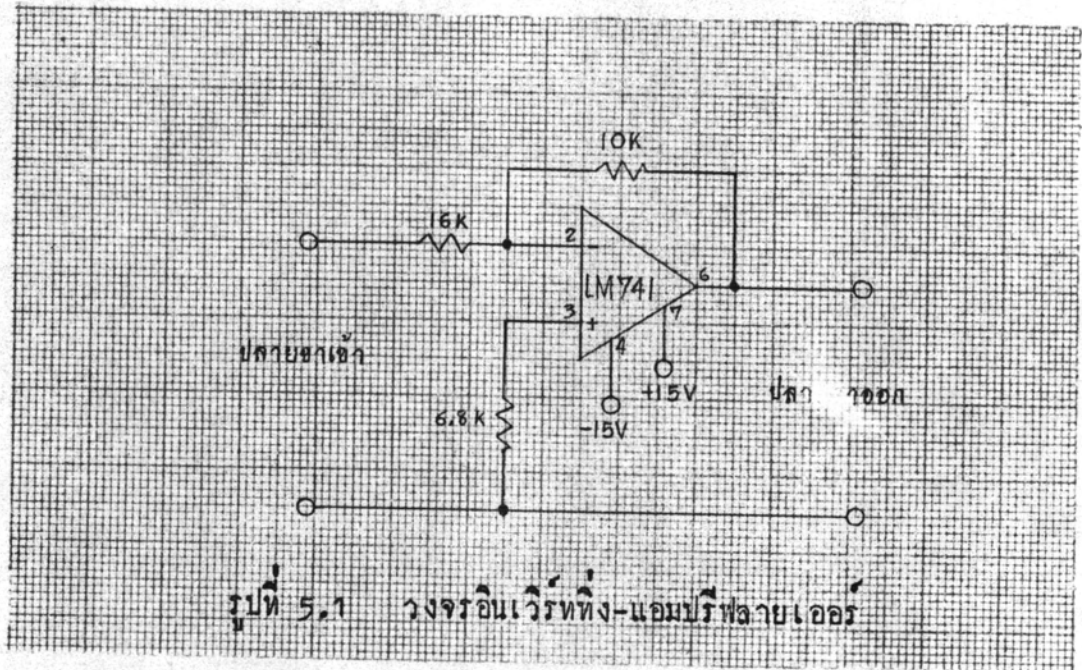
หมายเหตุ

1. แรงดันวัดโดย Digital Simpson meter

2. อัตราขยาย =  $\frac{\text{แรงดันขาออก}}{\text{แรงดันขาเข้า}}$ 3. อัตราขยาย(เดซิเบล) =  $20 \times \log$  (อัตราขยายเป็นเท)

4. ค่าที่วัดอ่านแคหคณิยม 4 ตำแหน่ง

แอมป์ฟลายเออร์เอง ส่วนอัตราขยายที่วัดได้เมื่อเทียบกับอัตราขยายที่คำนวณจากขนาดแรงดันของสัญญาณขาเข้าและออกของวงจร จะเห็นได้ว่าความผิดพลาดในการวัดอัตราขยายเพียง 0.76 เปอร์เซ็นต์ ที่ความถี่ 10 กิโลเฮิรตซ์



### 5.3 การวิเคราะห์วงจรที่ทราบลักษณะสมบัติทางไฟฟ้า

ในการทดสอบนี้เราจะใช้เครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลวัดอัตราขยายและความแตกต่างมุมของสัญญาณขาเข้าและออกของวงจร RC filter และเปรียบเทียบผลการวัดกับผลการคำนวณการทดสอบจะทดสอบทั้งวงจร RC low pass filter และวงจร RC high pass filter ผลการทดสอบจะแสดงดังต่อไปนี้

#### 5.3.1 ทดสอบวงจร RC low pass filter วงจรนี้แสดงในรูปที่ 5.2

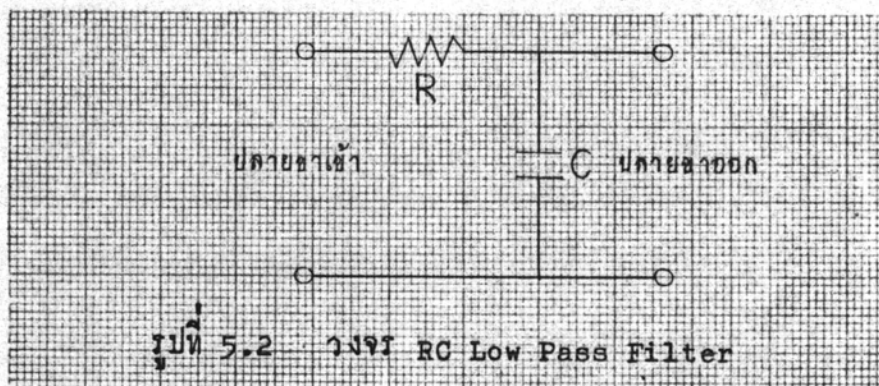
เราใช้ความต้านทานขนาด 11.95 กิโลโอห์ม (วัดโดย Digital Simpson Multimeter) และคาปาซิเตอร์ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ด (วัดโดยอิมพีแดนซ์บริดจ์มิเตอร์) ผลการทดลองแสดงในตารางที่ 5.3 เลือกค่าที่วัดได้ที่ความถี่ 271 เฮิรตซ์ซึ่งมีอัตราขยายใกล้เคียงกับค่าอัตราขยายที่ความถี่ 3 เคซิเบลเพื่อคำนวณหาค่าความถี่ 3 เคซิเบลจากสมการอัตราขยายของวงจร RC low pass filter

ตารางที่ 5.3

ผลการทดสอบวงจร RC low pass filter โดยใช้  
ความต้านทานขนาด 11.95 กิโลโอห์มและคาปาซิเตอร์ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ด

ความถี่	อัตราขยาย(เท)				อัตราขยาย(เดซิเบล)				มุม			
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย
20	0.992	0.991	0.992	0.992	-0.068	-0.076	-0.070	-0.071	4.211	4.107	4.181	4.166
50	0.990	0.982	0.991	0.988	-0.088	-0.137	-0.115	-0.114	10.206	10.352	10.301	10.286
100	0.940	0.940	0.949	0.943	-0.539	-0.539	-0.454	-0.511	20.291	20.464	20.404	20.386
200	0.801	0.800	0.800	0.800	-1.933	-1.935	-1.934	-1.934	36.305	36.366	36.345	36.391
271	0.710	0.694	0.696	0.700	-2.978	-3.167	-3.151	-3.099	45.625	45.731	45.777	45.778
500	0.470	0.472	0.463	0.468	-6.568	-6.522	-6.689	-6.593	61.379	61.374	61.353	61.369
1000	0.254	0.254	0.256	0.255	-11.912	-11.898	-11.825	-11.878	74.652	74.498	74.526	74.559
2000	0.131	0.131	0.131	0.131	-17.684	-17.684	-17.675	-17.681	82.284	82.295	82.284	82.288
5000	0.053	0.053	0.051	0.052	-25.574	-25.473	-25.773	-25.608	86.566	86.728	86.739	86.678

หมายเหตุ: การวัดความแตกต่างมุมไทม์ของสัญญาณขาเข้าเป็นตัวอ้างอิง



รูปที่ 5.2 วงจร RC Low Pass Filter

$$\text{อัตราขยาย(เท่า)} = (1 + (\text{ความถี่ของสัญญาณ/ความถี่ 3 เดซิเบล})^2)^{-\frac{1}{2}}$$

$$\therefore 0.7 = (1 + (271/\text{ความถี่ 3 เดซิเบล})^2)^{-\frac{1}{2}}$$

$$\therefore \text{ความถี่ 3 เดซิเบล} = 265.63 \text{ เฮิรท์}$$

ค่าความถี่ 3 เดซิเบลจริงคำนวณได้จาก

$$\begin{aligned} \text{ความถี่ 3 เดซิเบล} &= (2\pi RC)^{-1} & (5.2) \\ &= (2 \times \pi \times 11950 \times 5.05 \times 10^{-8}) \\ &= 263.73 \text{ เฮิรท์} \end{aligned}$$

จะเห็นได้ว่าความถี่ 3 เดซิเบลที่หาจากผลการวัดผิดพลาดไปเพียง 1.9 เฮิรท์ หรือ 0.72 เปอร์เซ็นต์

จากค่าความต้านทานและค่าพหุคูณของวงจรที่ใช้เราสามารถคำนวณอัตราขยายและความแตกต่างมุมที่ความถี่ต่างๆ ได้ผลดังแสดงในตารางที่ 5.4 รูปที่ 5.3 และ 5.4 เป็นกราฟแสดงการเปรียบเทียบอัตราขยายเป็นเดซิเบล และความแตกต่างมุมเป็นองศาของผลการวัดและผลการคำนวณตามลำดับ จากผลการทดลองและการคำนวณเราสามารถคำนวณขนาดความผิดพลาดเฉลี่ยของการวัดอัตราขยายจาก

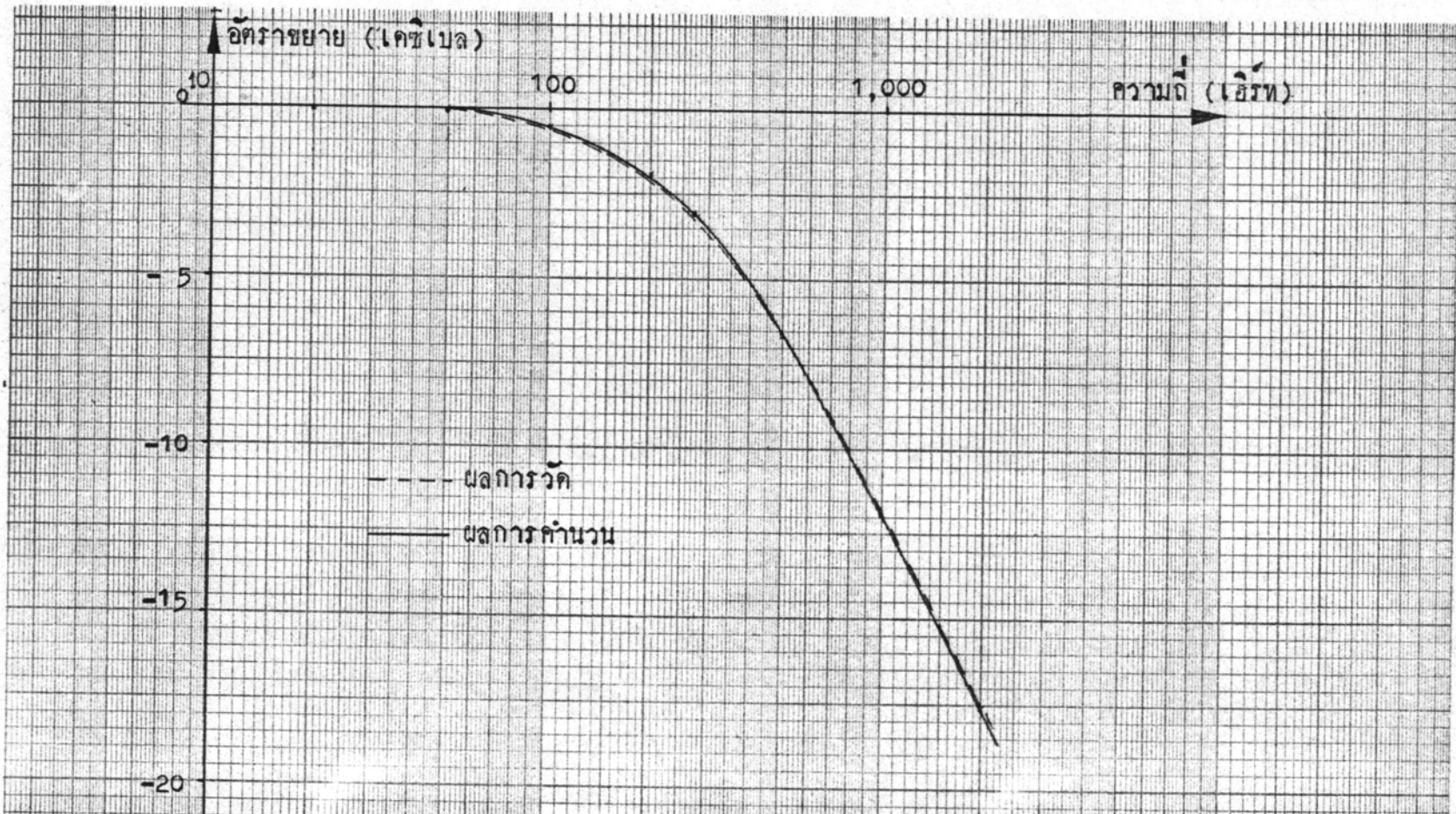
$$\text{ความผิดพลาดเฉลี่ย} = \frac{1}{N} \sum |\text{อัตราขยายที่คำนวณ} - \text{อัตราขยายที่วัด}| \quad (5.3)$$

โดย N เป็นจำนวนข้อมูล

## ตารางที่ 5.4

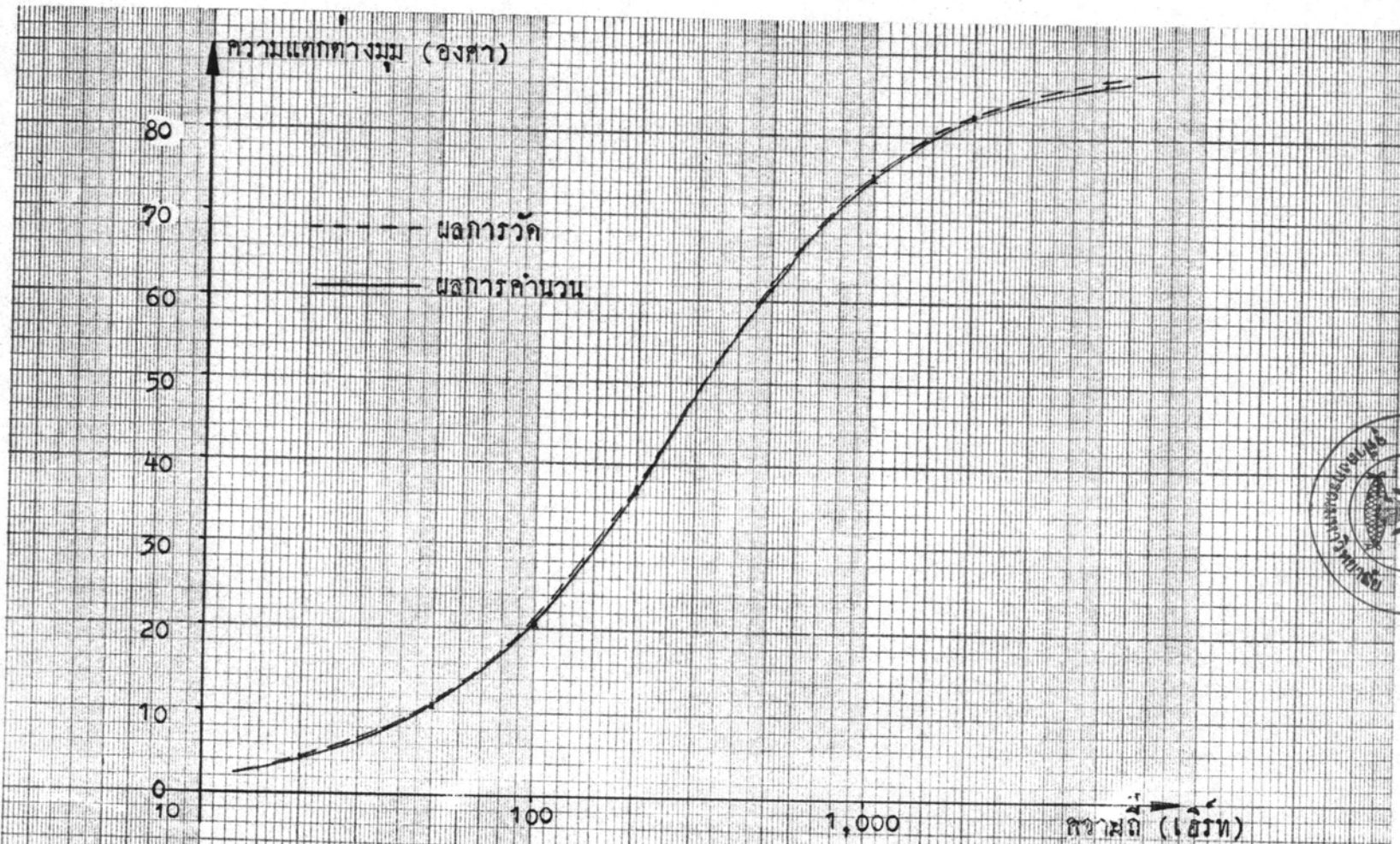
ผลการคำนวณลักษณะสมบัติของวงจร RC low pass filter  
ที่มีขนาดความต้านทาน 11.95 กิโลเฮิร์ตและคาปาซิเตอร์ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ด

ความถี่ (เฮิร์ต)	อัตราขยาย (เท)	อัตราขยาย (เดซิเบล)	มุม (องศา)
20	0.9943	-0.0497	4.332
50	0.9825	-0.1531	10.724
100	0.9352	-0.5823	20.746
200	0.7971	-1.9698	37.147
271	0.6978	-3.1254	45.749
500	0.4669	-6.6153	62.166
1000	0.2553	-11.8605	75.211
2000	0.1309	-17.6635	82.480
5000	0.0527	-25.5591	86.978



รูปที่ 5.3 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลของอัตรายายของวงจร RC Low Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 11.95 กิโลโห์มและค่าคาปาซิเตอร์เป็น 0.05 ไมโครฟาร์ด





รูปที่ 5.4 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์ทางจร แบบคิทธิพลของความแตกต่างมุมของวงจร RC Low Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 11.95 กิโลโอห์มและคาปาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

ความผิดพลาดเฉลี่ยของอัตรายาย = 0.002 เท่า

ในทำนองเดียวกันจะได้ว่า

ความผิดพลาดเฉลี่ยของอัตรายาย = 0.03 เคซีเบล

และความผิดพลาดเฉลี่ยของมุม = 0.369 องศา

หลังจากเปลี่ยนค่าความต้านทาน 11.95 กิโลโอห์ม เป็นความต้านทานขนาด 1182 โอห์ม (วัดโดย Digital Simpson Multimeter) แล้วทำการทดลองใหม่ ได้ผลดังแสดงในตารางที่ 5.5 ใช้ผลการทดลองที่ความถี่ 2691 เฮิรท์ คำนวนค่าความถี่ 3 เคซีเบล ได้จากสมการที่ (5.1)

ความถี่ 3 เคซีเบล (วัด) = 2637.7 เฮิรท์

ส่วนค่าความถี่ 3 เคซีเบลจริงหาได้จากสมการ (5.2)

ความถี่ 3 เคซีเบล (จริง) = 2666 เฮิรท์

จะเห็นได้ว่าความถี่ 3 เคซีเบลที่คำนวณจากผลการวัดผิดไป 28.3 องศา หรือ 1.06 เปอร์เซ็นต์

จากค่าความต้านทานและคาพาซิเตอร์ที่ใช้เราสามารถคำนวณอัตรายายและความแตกต่างมุมที่ความถี่ต่างๆได้ผลดังแสดงในตารางที่ 5.6 รูปที่ 5.5 และ 5.6 เป็นกราฟแสดงการเปรียบเทียบอัตรายายเป็นเคซีเบล และความแตกต่างมุมเป็นองศาของผลการวัดกับ ผลการคำนวณตามลำดับ

5.3.2 ทดสอบวงจร RC high pass filter วงจรนี้แสดงในรูปที่ 5.7 เราใช้ความต้านทานขนาด 11.95 กิโลโอห์มและคาพาซิเตอร์ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ก ผลการทดสอบแสดงในตารางที่ 5.7 ส่วนตารางที่ 5.8 แสดงผลการคำนวณทางทฤษฎี รูปที่ 5.8 และ 5.9 เป็นกราฟแสดงการเปรียบเทียบอัตรายายเป็นเคซีเบล และความแตกต่างมุมเป็นองศาของผลการวัดกับ ผลการคำนวณตามลำดับ จากผลการทดลองและการคำนวณเราสามารถคำนวณขนาดความผิดพลาดเฉลี่ยจากสมการที่ (5.3)

ตารางที่ 5.5

ผลการวิเคราะห์วงจร RC low pass filter ที่มีค่า  
ความต้านทาน 1182 โอห์มและค่าคาปาซิแทนซ์ขนาด 0.0505 ไมโครฟารัด

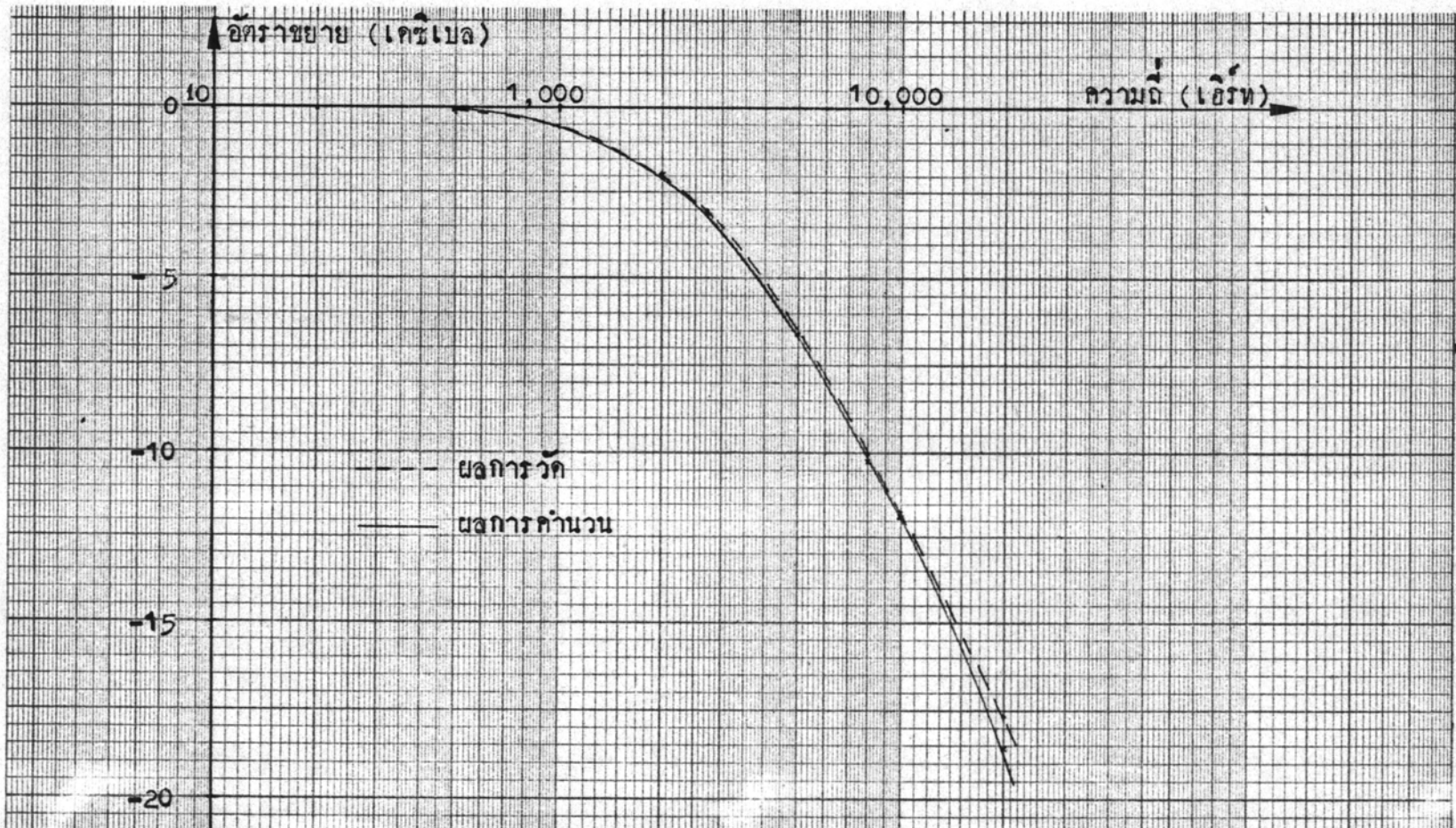
ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราขยาย(เท)				อัตราขยาย(เดซิเบล)				มม			
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย
100	0.996	1.006	1.007	1.033	-0.033	0.053	0.062	0.027	2.089	2.346	2.198	2.211
200	0.995	0.997	0.999	0.997	-0.047	-0.013	-0.013	-0.024	4.803	4.800	4.801	4.801
500	0.989	0.988	0.989	0.989	-0.097	-0.106	-0.095	-0.099	11.667	11.685	11.686	11.679
1000	0.941	0.932	0.939	0.937	-0.527	-0.611	-0.539	-0.559	22.625	22.632	22.596	22.618
2000	0.796	0.798	0.790	0.795	-1.985	-1.955	-2.046	-1.995	36.184	36.169	36.153	36.169
2691	0.699	0.701	0.699	0.700	-3.108	-3.085	-3.111	-3.101	45.115	45.093	45.034	45.081
5000	0.465	0.463	0.466	0.465	-6.660	-6.619	-6.632	-6.637	61.418	61.526	61.669	61.538
8000	0.305	0.306	0.307	0.306	-10.315	-10.276	-10.250	-10.280	72.817	72.817	72.933	72.856
10000	0.251	0.256	0.256	0.254	-11.992	-11.848	-11.855	-11.898	75.083	75.876	75.790	75.583
20000	0.112	0.121	0.118	0.117	-18.351	-18.533	-18.985	-18.623	82.743	82.707	82.426	82.625

หมายเหตุ ความแตกต่างมุมใช้สัญญาณเข้าเป็นตัวอย่างอิง

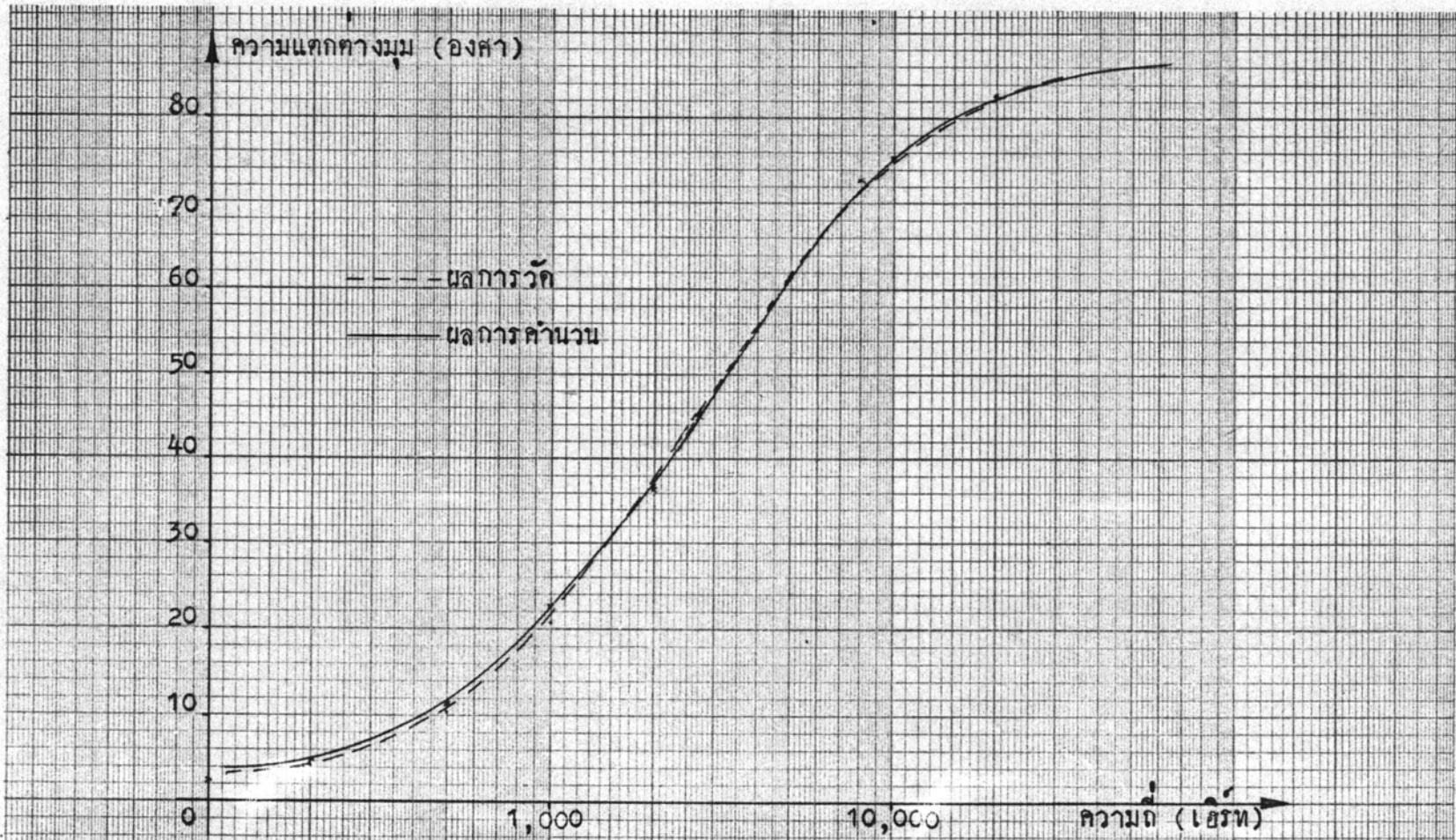
## ตารางที่ 5.6

ลักษณะสมบัติทางทฤษฎีของวงจร RC low pass filter  
ที่มีค่าความต้านทาน 1182 โอห์มและค่าพาสซีฟแทนที่ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ัด

ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราขยาย (เทอ)	อัตราขยาย (เดซิเบล)	ความแตกต่าง มุม(องศา)
100	0.999	-0.006	2.15
200	0.997	-0.024	4.29
500	0.983	-0.150	10.62
1000	0.936	-0.572	20.56
2000	0.799	-1.939	36.87
2691	0.704	-3.051	45.26
5000	0.471	-6.548	61.93
8000	0.316	-10.001	71.57
10000	0.258	-11.780	75.07
20000	0.132	-17.579	82.41



รูปที่ 5.5 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์ทางจร  
 แบบคircuit ของอัตราขยายของวงจร RC Low Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 1182 โอห์ม  
 และค่าคาปาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด



รูปที่ 5.6 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลของความแตกต่างมุมของสัญญาณขาออกเทียบกับสัญญาณขาเข้าของวงจร RC Low Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 1182 โอห์มและค่าคาปาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

ตารางที่ 5.7

ผลการทดสอบวงจร RC high pass filter  
 ที่มีค่าความต้านทาน 11.95 โอห์ม และค่าพหุคูณความถี่ 0.0505 ไมโครโวลต์

ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราขยาย(เพา)				อัตราขยาย(เดซิเบล)				มุม(องศา)			
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย
20	0.074	0.073	0.073	0.0739	-22.571	-22.682	-22.618	-22.624	274.6	274.5	274.6	274.55
50	0.179	0.182	0.180	0.1808	-14.902	-14.815	-14.855	-14.857	279.5	279.8	279.6	279.66
100	0.331	0.332	0.330	0.3311	-9.609	-9.569	-9.625	-9.601	289.2	289.3	289.2	289.25
200	0.592	0.594	0.594	0.5936	-4.701	-4.662	-4.663	-4.675	306.1	306.2	306.2	306.17
260	0.705	0.703	0.705	0.7047	-3.042	-3.052	-3.027	-3.040	314.9	314.9	314.9	314.95
500	0.875	0.875	0.871	0.8737	-1.158	-1.160	-1.199	-1.172	331.6	331.6	331.6	331.57
1000	0.960	0.964	0.965	0.9633	-0.351	-0.316	-0.307	-0.325	344.1	344.2	344.2	344.16
2000	0.975	0.980	0.976	0.9770	-0.222	-0.175	-0.209	-0.202	351.7	351.8	351.8	351.76
5000	0.989	0.989	0.984	0.9877	-0.096	-0.089	-0.137	-0.107	356.7	356.7	356.7	356.74
10000	0.981	0.995	0.985	0.9872	-0.163	-0.046	-0.128	-0.112	357.5	357.8	357.8	357.69

หมายเหตุ การวัดความแตกต่างมุมไข่มุมของสัญญาณขาเข้าเป็นตัวอ้างอิง

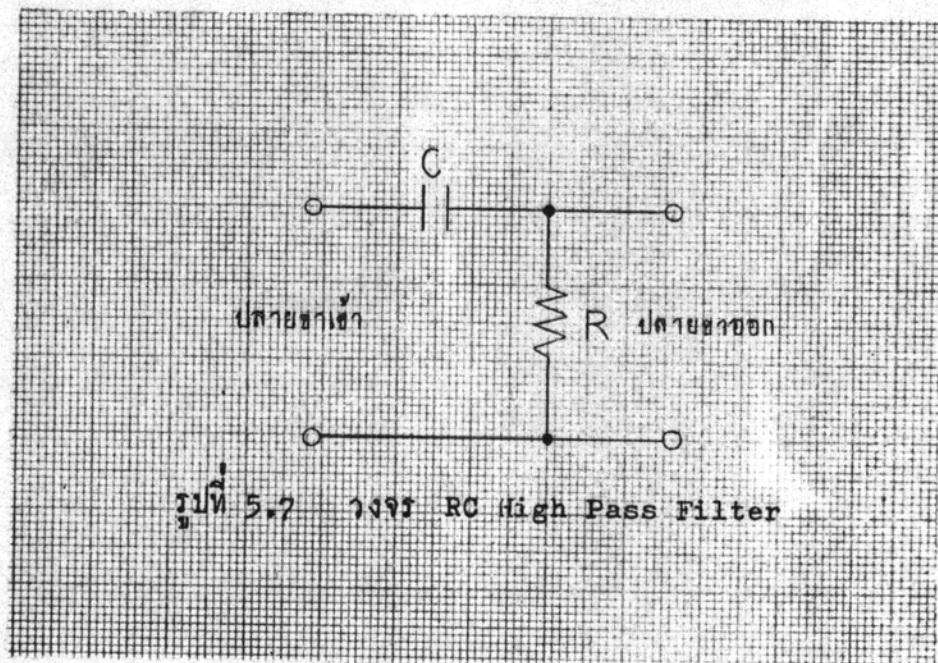
## ตารางที่ 5.8

ลักษณะสมบัติทางทฤษฎีของวงจร RC high pass filter  
ที่มีค่าความต้านทาน 11.95 โอห์มและคาปาซิแตนซ์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

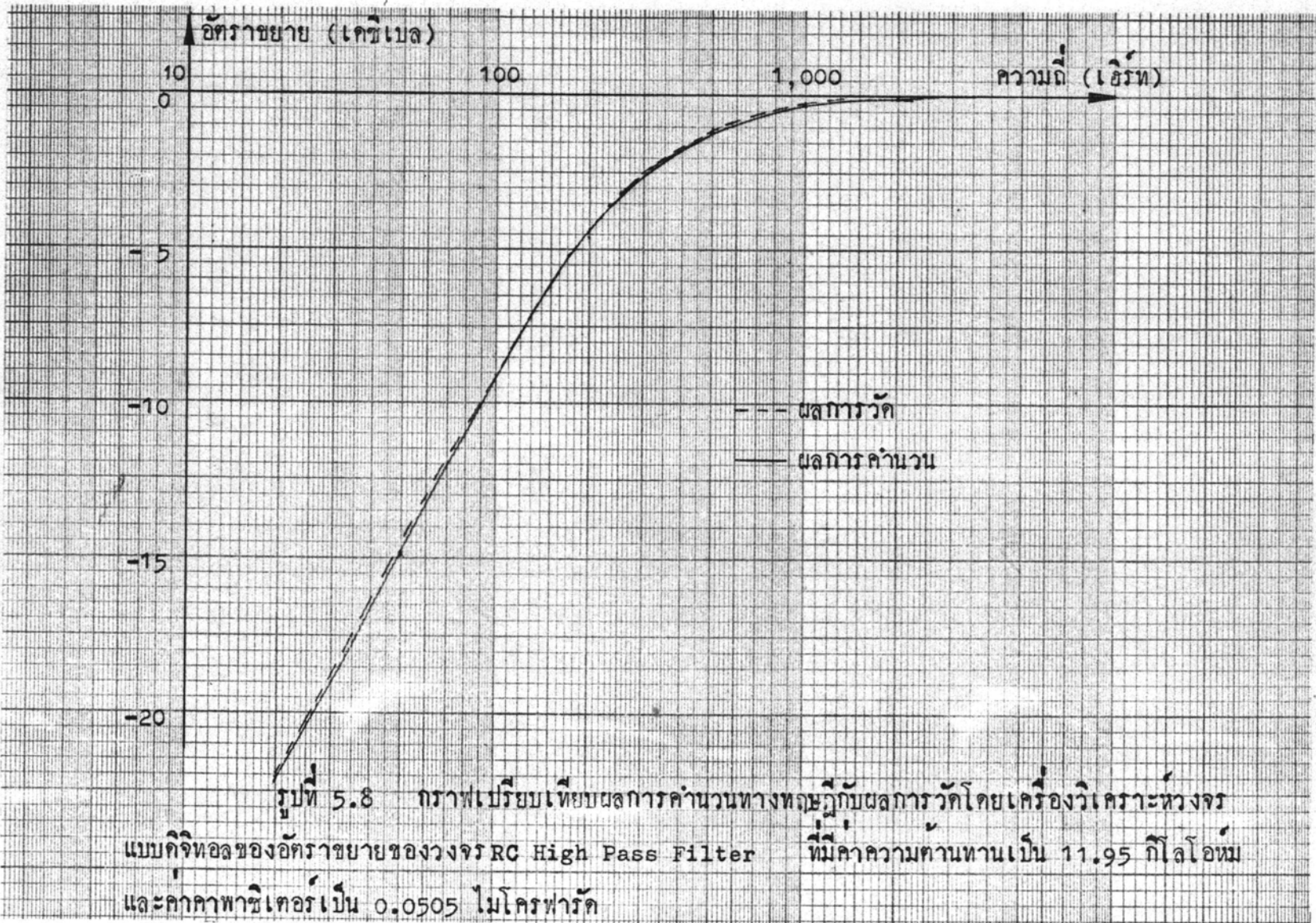
ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราขยาย (เทอ)	อัตราขยาย (เดซิเบล)	มุม (องศา)
20	0.0755	-22.4365	-85.67
50	0.1861	-14.6051	-79.28
100	0.3542	-9.0144	-69.25
200	0.6039	-4.3813	-52.85
260	0.7017	-3.077	-45.45
500	0.8843	-1.0679	-27.83
1000	0.9668	-0.2926	-14.79
2000	0.9914	-0.0750	-7.52
5000	0.9986	-0.0121	-3.03
10000	0.9997	-0.0030	-1.52

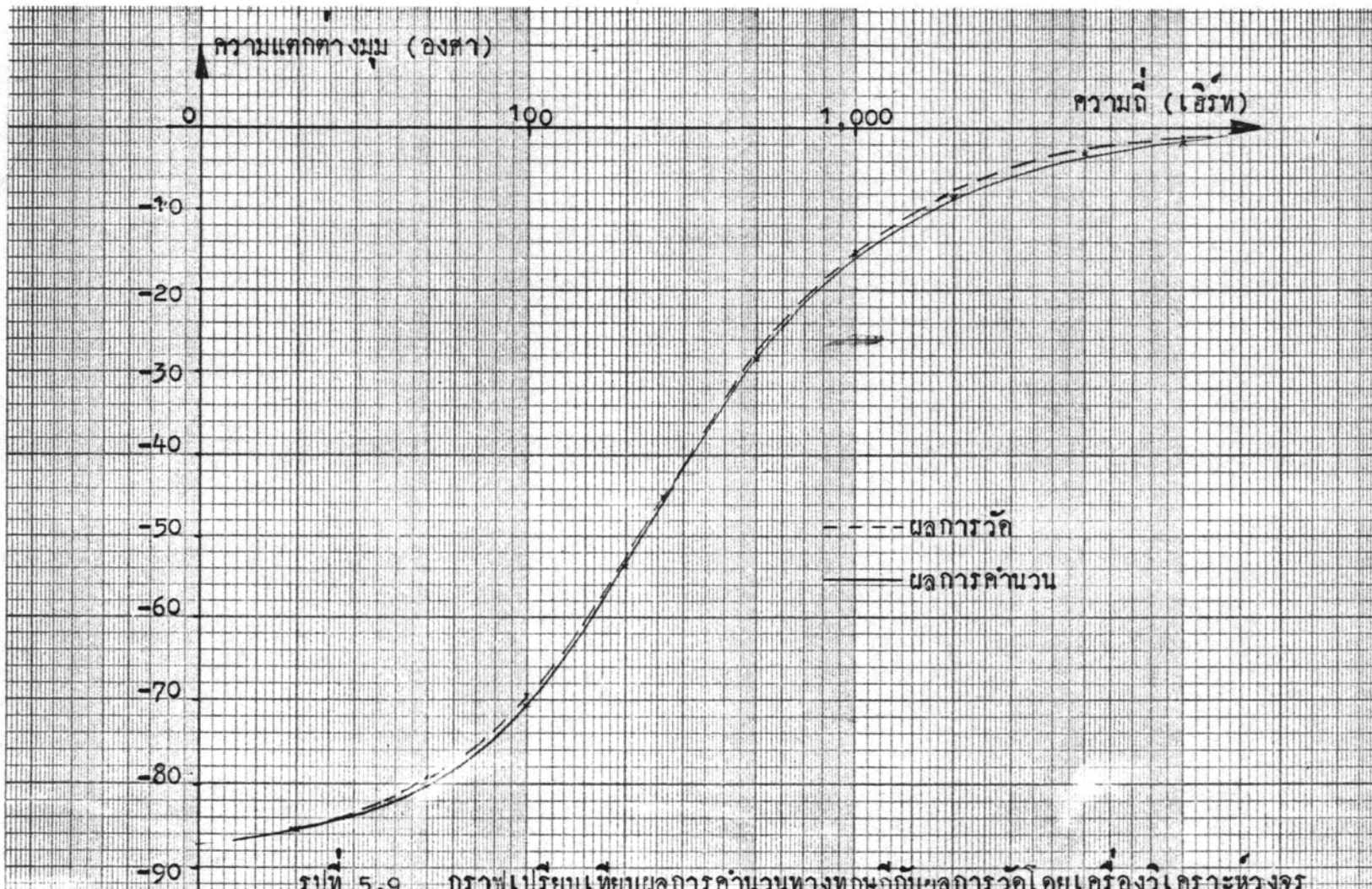


ความผิดพลาดเฉลี่ยของอัตราขยาย (เท๋า)	= 0.0095	เท๋า
" " " " (เดซิเบล)	= 0.3642	เดซิเบล
" " " ความแตกต่างมุม	= 0.751	องศา



หลังจากเปลี่ยนความต้านทานขนาด 11.95 กิโลโอห์ม ไปเป็น 1182 โอห์ม แล้วทำการทดลองใหม่ได้ผลดังแสดงในตารางที่ 5.9 ส่วนตารางที่ 5.10 เป็นผลการคำนวณทางทฤษฎี รูปที่ 5.10 และ 5.11 เป็นกราฟเปรียบเทียบผลการวัดกับการทดลองของอัตรา





รูปที่ 5.9 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์ทางจรแบบดิจิทัลของ ความแตกต่างมุมของวงจร RC High Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 11.95 กิโลโอห์มและค่าคาปาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

ตารางที่ 5.9

ผลการทดสอบวงจร RC high pass filter โดย  
ค่าความต้านทานเป็น 1182 โอห์ม และค่าพหุคูณเป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราขยาย(เพา)				อัตราขยาย(เดซิเบล)				มุม(องศา)			
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	เฉลี่ย
100	0.035	0.035	0.035	0.035	-29.075	-29.027	-29.073	-29.073	270.7	270.1	270.8	270.5
200	0.072	0.073	0.074	0.073	-22.822	-22.715	-22.602	-22.713	273.6	273.0	273.1	273.2
500	0.167	0.166	0.166	0.166	-15.601	-15.601	-15.611	-15.167	280.6	280.7	280.7	280.7
1000	0.328	0.329	0.329	0.329	-9.680	-9.661	-9.644	-9.662	290.0	290.0	290.0	290.0
2000	0.579	0.580	0.579	0.579	-4.750	-4.731	-4.742	-4.741	306.1	306.1	306.1	306.1
2732	0.696	0.694	0.689	0.693	-3.153	-3.177	-3.242	-3.191	314.7	314.7	314.8	314.7
5000	0.866	0.870	0.856	0.864	-1.248	-1.210	-1.350	-1.269	332.1	332.1	332.1	332.1
8000	0.930	0.926	0.925	0.927	-0.634	-0.667	-0.660	-0.660	341.4	341.4	341.5	341.4
10000	0.953	0.949	0.952	0.951	-0.503	-0.541	-0.516	-0.521	346.0	346.0	346.1	346.0
20000	0.998	0.990	0.998	0.995	-0.013	-0.085	-0.021	-0.040	353.1	353.4	353.3	353.3

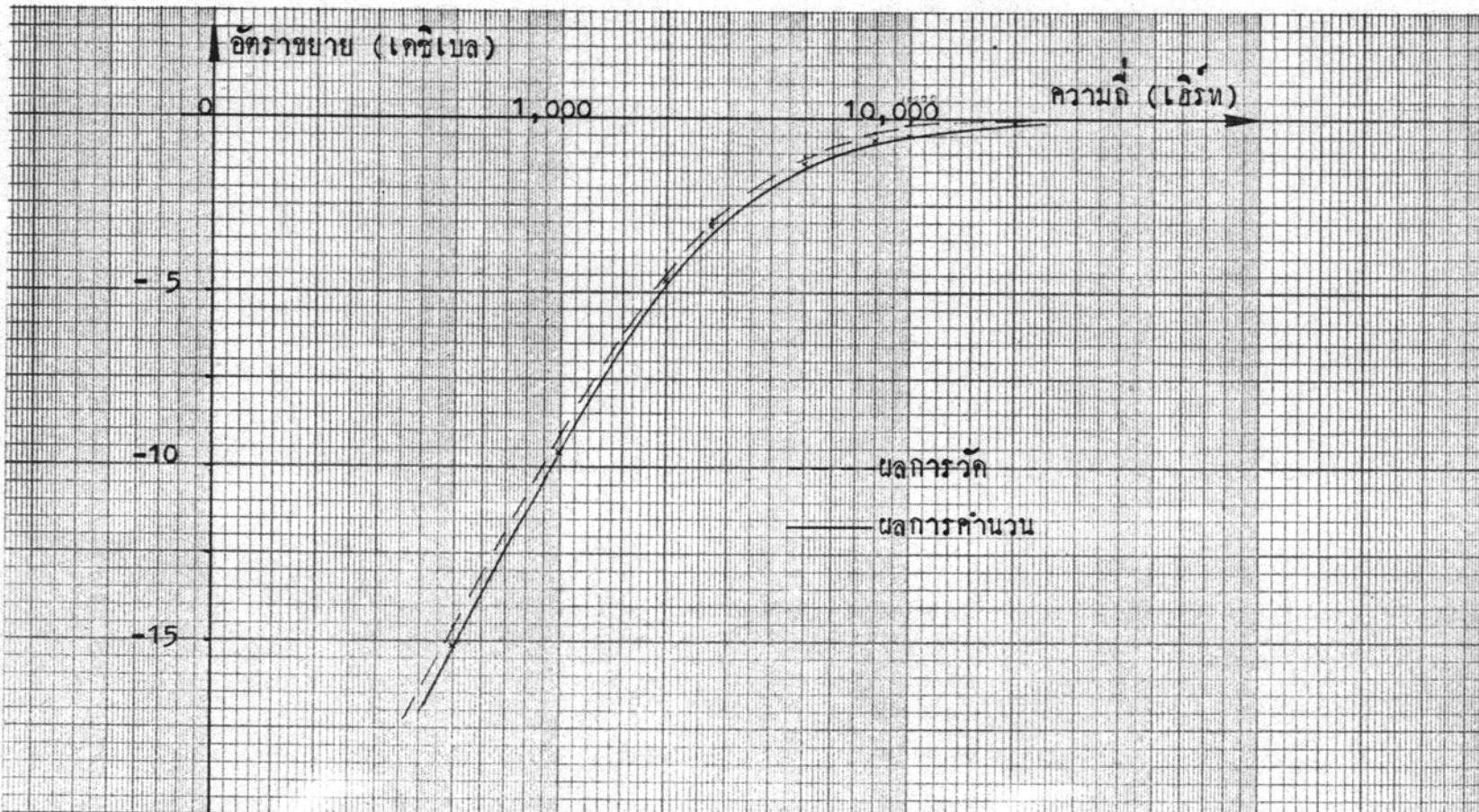
หมายเหตุ การวัดความแตกต่างมุมโรมของสัญญาณขาเข้าเป็นตัวอย่างอิง



## ตารางที่ 5.10

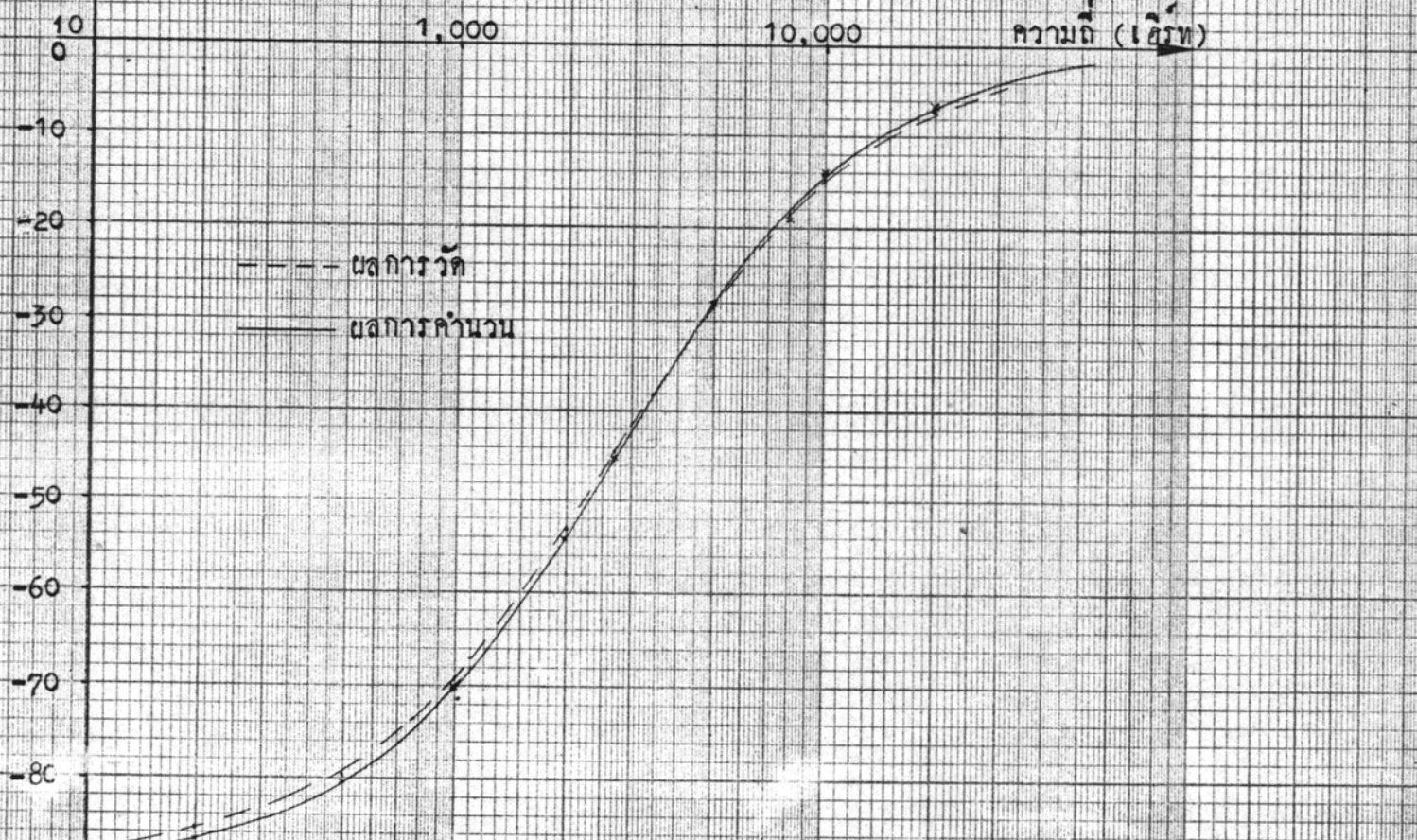
ลักษณะสมบัติทางทฤษฎีของวงจร RC high pass filter  
ที่มีค่าความต้านทาน 1182 โอห์มและคาปาซิแตนซ์ขนาด 0.0505 ไมโครฟาร์ัด

ความถี่ (เฮิรต์)	อัตราขยาย (เททา)	อัตราขยาย (เดซิเบล)	มุม (องศา)
100	0.037	-28.525	-87.85
200	0.075	-22.521	-85.71
500	0.184	-14.693	-79.38
1000	0.351	-9.089	-69.44
2000	0.600	-4.436	-53.13
2732	0.716	-2.905	-44.30
5000	0.882	-1.087	-28.07
8000	0.949	-0.457	-18.43
10000	0.966	-0.298	-14.93
20000	0.991	-0.077	- 7.594



รูปที่ 5.10 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์  
 วงจรแบบคัตออฟของอัตรายายของวงจร RC High Pass Filter ที่มีค่าความต้านทานเป็น 1182 โอห์มและ  
 คาพาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟารัด

ความแตกต่างมุม (องศา)



รูปที่ 5.11 กราฟเปรียบเทียบผลการคำนวณทางทฤษฎีกับผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์วงจร

แบบคัตออฟของความแตกต่างมุมของวงจร RC High Pass Filter ที่มีความต้านทานเป็น 1182 โอห์ม

และค่าคาปาซิเตอร์เป็น 0.0505 ไมโครฟาร์ด

ขยายและความแตกต่างมุมตามลำดับ จากผลการทดลองและผลการคำนวณสามารถคำนวณความผิดพลาดเฉลี่ย ได้จากสมการที่ (5.3) จะได้ว่า

ความผิดพลาดเฉลี่ยของอัตราขยายเป็นเท่า	=	0.015	เท่า
" " " " เกชเบลด	=	0.302	เกชเบลด
" " ความแตกต่างมุม	=	0.731	องศา

จากผลการทดสอบต่างๆที่ได้กล่าวมานี้จะเห็นได้ว่าการทดสอบเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลโดยการนำเครื่องฯไปใช้วัดวงจร RC filter ได้ผลการการวัดใกล้เคียงกับทางทฤษฎีมาก จากผลการวัดทำให้เราสามารถคำนวณหาความถี่ 3 เกชเบลดของวงจรที่ถูกวัดได้โดยผิดพลาดประมาณ 1 เปอร์เซ็นต์เท่านั้น

#### 5.4 การใช้เครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลวิเคราะห์วงจรที่ไม่ทราบลักษณะสมบัติ

ในการทดลองนี้เราใช้วงจรสอง ท้า (Two port network) ที่ไม่ทราบลักษณะสมบัติดังแสดงในรูปที่ 5.12 ผลการทดลองแสดงในตารางที่ 5.11 จากผลการทดลองเราสามารถเขียนเส้นกราฟของอัตราขยายและความแตกต่างมุมได้ดังแสดงในรูปที่ 5.13 และ 5.14 ตามลำดับ จากเส้นกราฟของอัตราขยายจะเห็นได้ว่าที่ความถี่ต่ำกว่า 500 เฮิรท์ เส้นกราฟมีเส้น asymptote มีความชัน 0 เกชเบลดต่อองศา โดยเป็นเส้นตรงที่มีอัตราขยายคงที่ที่ 6 เกชเบลด ที่ความถี่สูงกว่า 500 เฮิรท์ เส้น asymptote มีความชัน -12 เกชเบลดต่อ 2 ท้าของความถี่ เส้นกราฟมีจุดสูงสุดที่อัตราขยายประมาณ 7.3 เกชเบลด ที่ความถี่ประมาณ 360 เฮิรท์ และอัตราขยายลดลง 3 เกชเบลด จากระดับ 6 เกชเบลดที่ความถี่ 640 เฮิรท์ ส่วนกราฟของความแตกต่างมุมจะมีค่าของมุมลดจาก 0 องศาไปเป็น -180 องศา เมื่อความถี่เพิ่มขึ้น และความแตกต่างมุมเป็น -90 องศา ที่ความถี่ 500 เฮิรท์

จากเส้นกราฟของอัตราขยายและความแตกต่างมุมในรูปที่ 5.13 และ 5.14 จะเห็นได้ว่าเป็นเส้นกราฟของวงจร Second Order low Pass Chebyshev filter ที่มีความถี่หักมุมที่ 500 เฮิรท์ เนื่องสมการ Transfer function ของอัตราส่วนแรงดันขา



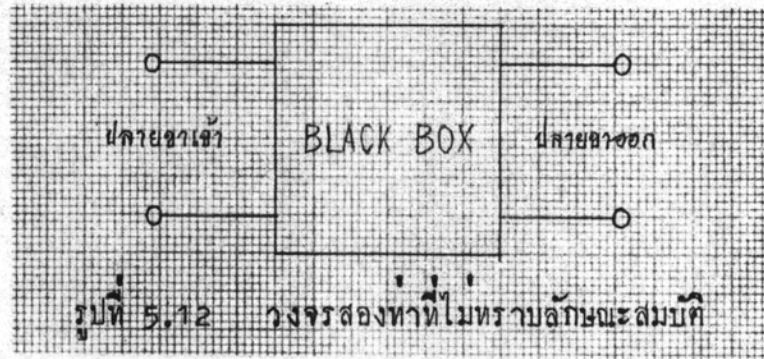
ตารางที่ 5.11

ผลการวัดอัตราการขยายและความแตกต่างของวงจรมูลฐานรูปที่ 5.12

ความถี่ (เฮิรตซ์)	อัตราการขยาย (เทา)			อัตราขยาย (เดซิเบล)			ความแตกต่างของมุม (องศา)		
	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3	ครั้งที่ 1	ครั้งที่ 2	ครั้งที่ 3
19.6	2.044	2.048	2.047	6.044	6.227	6.231	1.722	1.688	1.26
48.1	2.078	2.075	2.076	6.353	6.340	6.340	4.89	4.88	4.87
94.2	2.105	2.103	2.104	6.465	6.457	6.461	10.59	10.56	10.49
194.9	2.193	2.197	2.196	6.821	6.837	6.833	25.59	25.22	25.29
294.2	2.318	2.319	2.315	7.302	7.306	7.291	42.35	42.29	42.24
341.7	2.323	2.321	2.322	7.321	7.314	7.314	52.31	52.26	52.25
371.8	2.319	2.319	2.319	7.306	7.306	7.309	58.53	58.55	58.54
398.6	2.285	2.288	2.287	7.178	7.189	7.185	65.19	65.21	65.21
445.0	2.190	2.192	2.191	6.809	6.817	6.809	76.18	76.18	76.18
492.5	2.041	2.031	2.034	6.197	6.154	6.167	87.18	87.13	87.15
545.0	1.849	1.844	1.844	5.339	5.315	5.296	98.33	98.34	98.35
587.2	1.659	1.660	1.657	4.397	4.402	4.386	106.29	106.26	106.28
693.8	1.219	1.224	1.223	1.720	1.756	1.769	121.76	121.73	121.72
779.4	0.960	0.962	0.960	-0.355	-0.336	-0.373	130.10	130.07	130.06
871.2	0.741	0.742	0.744	-2.604	-2.592	-2.569	136.81	136.72	136.78
997.3	0.583	0.583	0.583	-4.687	-4.687	-4.687	142.47	142.24	142.51
1991.0	0.135	0.137	0.136	-17.393	-17.266	-17.329	165.40	165.40	165.30
2498.0	0.082	0.083	0.082	-21.724	-21.618	-21.724	168.48	168.76	168.67

หมายเหตุ ความแตกต่างของมุมวัดโดยใช้สัญญาณขาออกเป็นตัวอ้างอิง

ออกกับแรงคั่นขาเข้าใน s-plane ของวงจร second order low pass filter  
หาได้จาก



$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{K}{s^2 + as + b} \quad (5.4)$$

จากสมการที่ (5.4) เราจะโค้สมการของอัตรารายยเป็น

$$\text{อัตรารายย} = \frac{K}{\sqrt{(b - \omega^2)^2 + a^2 \omega^2}} \quad (5.5)$$

โดย  $\omega$  เป็นความถี่เชิงมุม

จากค่าอัตรารายยที่มีความว้คโดยเครื่องวิเคราะห์ห้วงจรแบบคิจิตอลที่มีความถี่  
341.7, 492.5 และ 779.4 เฮิร์ต แทนคาลงในสมการ (5.5) เพื่อหาค่า  $K, a$  และ  $b$   
ได้เป็น

$$K = 20378972$$

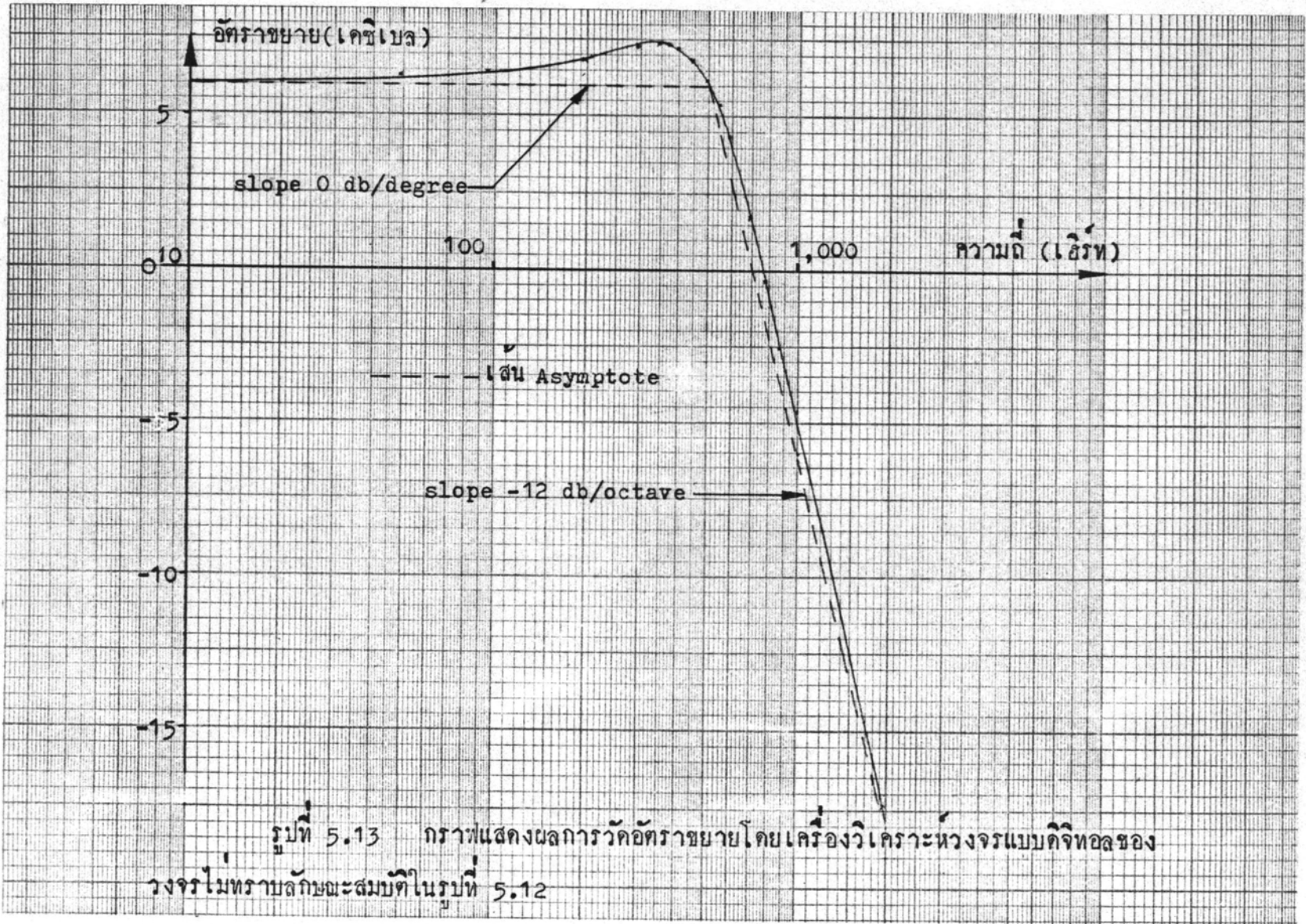
$$a = 3122.83$$

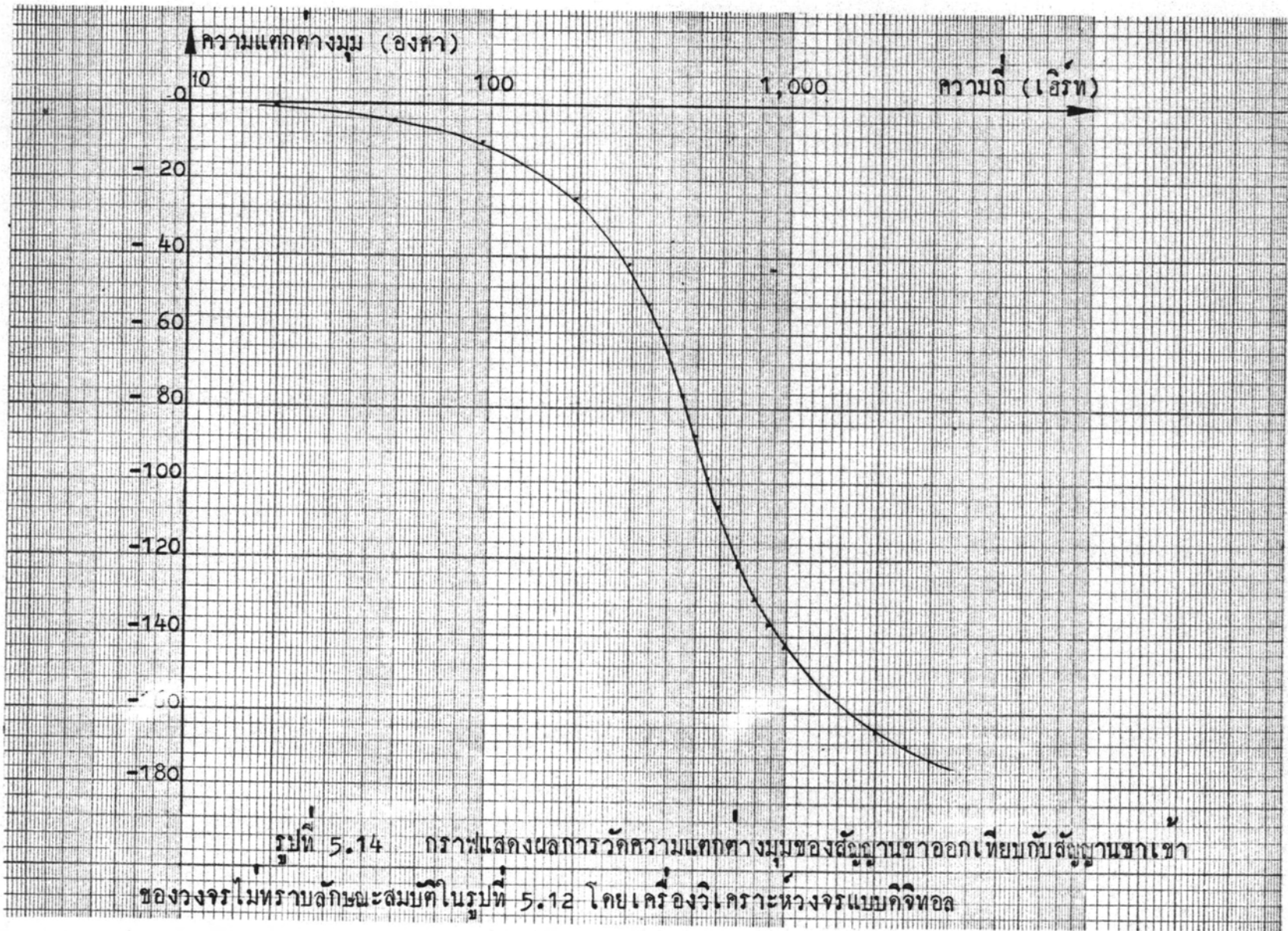
$$b = 10272915$$

แทนคาลงในสมการ (5.4) จะได้ว่า

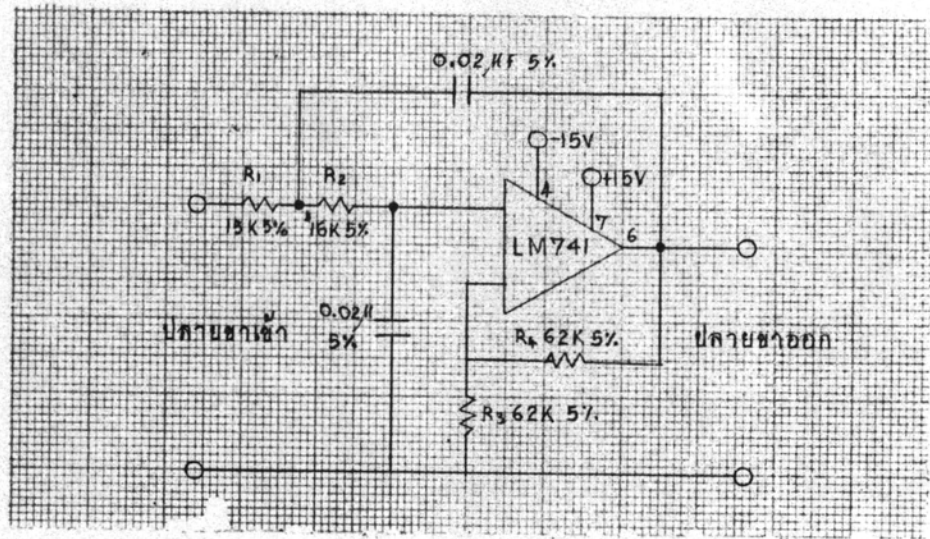
$$\frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{20378972}{s^2 + 3122.83s + 10272915} \quad (5.6)$$

หลังจากตรวจสอบโครงสร้างภายในของวงจรสองพหุในรูปที่ 5.12 เราได้  
วงจรเป็นวงจร Second order low pass chebyshev filter ค้างแสดงในรูปที่





5.15 จากสมการที่ (5.4) ค่าคงที่  $K, a$  และ  $b$  ของวงจร second order low pass Chebyshev filter หาได้จาก<sup>(6)</sup>



รูปที่ 5.15 วงจร Second order low pass Chebyshev filter ซึ่งเป็นวงจรสอง ท่าในรูปที่ 5.12

$$K = \frac{\mu}{R_1 R_2 C C_1} \quad (5.7)$$

$$a = \frac{1}{R_2 C_1} (1 - \mu) + \frac{1}{R_1 C} + \frac{1}{R_2 C} \quad (5.8)$$

$$b = \frac{1}{R_1 R_2 C C_1} \quad (5.9)$$

$$\mu = 1 - \frac{R_4}{R_3} \quad (5.10)$$

จากค่า  $R_1, R_2, R_3, R_4, C_1$  และ  $C$  ในรูปที่ 5.15 แทนลงในสมการ (5.7), (5.8), (5.9) และ (5.10) จะได้ว่า

$$K = 20833333$$

$$a = 3333.33$$

$$b = 10416667$$

แทนค่า  $K, a$  และ  $b$  ลงในสมการที่ (5.4) จะได้ว่า

$$\frac{V_o(s)}{V_1(s)} = \frac{20833333}{s^2 + 3333.33s + 10416667}$$

จะเห็นได้ว่าผลการวิเคราะห์จากผลการวัดโดยเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบ คิจิตอล-ไกลด์ก็ยังคงกับความเป็นจริง

### 5.5 สรุปผลการทดลอง

จากการทดสอบเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอลที่ได้ออกแบบและสร้างขึ้นนี้ จะเห็นได้ว่าเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบคิจิตอลสามารถวัดอัตราขยายและความแตกต่างมุมได้ ผลออกมาเป็นตัวเลขโดยตรง และให้ความแม่นยำของข้อมูลที่นำไปวิเคราะห์วงจรไฟฟ้า ทั่วๆไปที่เชื่อถือได้ จากการทดสอบวงจรย่อยต่างๆของเครื่องฯซึ่งได้กล่าวในบทที่ 4 จะเห็นได้ว่าวงจรย่อยที่เป็นวงจรทางคิจิตอลทำงานถูกต้องแน่นอน ส่วนวงจรมอดูลมีความผิดพลาด บ้างเล็กน้อย เราพอสรุปได้ว่าเหตุที่เครื่องทำงานผิดพลาดนั้น เนื่องมาจากผลของวงจรมอดูล แทนทั้งสิ้น

ความผิดพลาดในการวัดอัตราขยายเกิดขึ้นมากเมื่อสัญญาณขาเข้าอันหนึ่งอันใด มีขนาดเล็กมาก ในการทดสอบเครื่องฯโดยการวัดอัตราขยายของวงจร RC filter จะเห็นได้ว่าที่อัตราขยายใกล้เคียง 0 เดซิเบล มีความผิดพลาดมาก ทั้งนี้เนื่องจากผลของความต้านทานขาเข้าของเครื่องฯไม่มากพอ ส่วนความผิดพลาดของผลการวัดความแตกต่างมุมเกิดขึ้นมากที่สุดที่ความถี่ของสัญญาณขาเข้าสูงๆ และเมื่อขนาดของสัญญาณขาเข้าอันหนึ่งเล็กมาก

ทั้งนี้เพราะสัญญาณเข้ามีความถี่สูงๆ จะทำให้จำนวนลูกคลื่นของสัญญาณความถี่ 5 เมกกะเฮิร์ต ที่ผ่านเข้าสู่วงจรนับในเวลาสิบเท่าของคาบของสัญญาณเข้ามีจำนวนน้อย ทำให้ความแม่นยำลดลง และที่สัญญาณเข้ามีขนาดต่ำ การทำงานของตัวเปรียบเทียบจุดผ่านระดับศูนย์ของสัญญาณไม่เที่ยงเท่าที่ควร

จากการทดสอบคุณสมบัติต่างๆของเครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลที่ได้ออกแบบและสร้างขึ้นพอสรุปคุณสมบัติได้ดังนี้

ความผิดพลาดในการวัดอัตราขยายน้อยกว่า 1 เปอร์เซ็นต์  
 ความผิดพลาดในการวัดความแตกต่างมุมน้อยกว่า 0.8 องศา  
 ความต้านทานขาเข้าประมาณ 800 กิโลโอห์มตลอดของ  
 แถบความถี่ที่ใช้งาน 10-10,000 เฮิร์ต  
 ความแตกต่างของขนาดของสัญญาณเข้าน้อยกว่า  $\pm 20$  เดซิเบล  
 เวลาที่ใช้ในการวัดแต่ละครั้ง 10-25 วินาที  
 แรงดันของแหล่งจ่ายไฟฟ้ากระแสสลับ 220 โวลต์  
 กำลังงานสูญเสีย 80 วัตต์

ค่าขีดความสามารถและความผิดพลาดต่างๆของเครื่องที่ได้ออกแบบและสร้างขึ้นส่วนใหญ่ถูกกำหนดโดยวงจรแอมพลิฟายเออร์ทางคานาเข้าของเครื่องฯ และวงจรเอซิทูทซ์คอนเวิร์ตเตอร์ ดังนั้นถ้าเราสามารถทำให้วงจรทั้งสองมีคุณสมบัติใกล้เคียงกับอุดมคติมากขึ้นจะทำให้เครื่องวิเคราะห์วงจรที่ได้ออกแบบมานี้มีคุณสมบัติต่างๆดีขึ้น

เครื่องวิเคราะห์วงจรแบบดิจิทัลที่ได้ออกแบบและสร้างขึ้นในการทำวิจัยนี้ให้ผลเป็นที่น่าพอใจ ถ้าหากได้รับการปรับปรุงให้ดีขึ้นจะทำให้ได้เครื่องมือที่มีประสิทธิภาพมาก แม้จะมีข้อเสียเนื่องจากการทำงานล่าช้าในการวัดของเครื่องฯ แต่สามารถปรับปรุงโดยใช้หลักการอันเดิมให้มีความเร็วในการทำงานสูง ข้อเสนอแนะในการปรับปรุงจะได้อีกในหัวข้อต่อไป

## 5.6 ข้อเสนอแนะ

จากผลการวิจัยนี้ผู้ทำวิจัยขอเสนอแนะความคิดเห็นสำหรับผู้สนใจในการวิจัยนี้ ดังต่อไปนี้

5.6.1 เนื่องจากการวัดแต่ละครั้งจะใช้เวลาประมาณ 15 ถึง 25 วินาที ซึ่งช้ามาก ถ้าต้องการทำให้เครื่องมีความเร็วในการวัดสูงขึ้น จะต้องเปลี่ยนไอซีที่ทำหน้าที่เป็นตัวคำนวณให้ใช้เวลาในการรับข้อมูลและคำนวณน้อยลง ถ้าต้องการให้ความเร็วในการวัดสูงมากๆ ควรจะเปลี่ยนวิธีการคำนวณโดยใช้แคลคูลเตอริฟ ไปเป็นการคำนวณค่าโดยใช้หลักการของเลขในระบบเลขฐานสองและใช้ ROM มาทำหน้าที่เปลี่ยนค่าลอการิทึมแทน โดยวิธีนี้จะทำให้ความเร็วในการวัดของเครื่องขึ้นกับความเร็วในการทำงานของวงจรเอ็ดจิคอนเวิร์ทเทอร์เท่านั้น

5.6.2 ในการวัดอัตราขยายจะเห็นได้ว่าความผิดพลาดเกิดจากความไม่สมมาตรของวงจรเอ็ดจิคอนเวิร์ทเทอร์ทั้งสองซุก และวงจรเอ็ดจิคอนเวิร์ทเทอร์ทั้งสองซุก ดังนั้นถ้าเราใช้ระบบแบ่งเวลาการทำงาน (Time sharing) โดยใช้วงจรทั้งสองอย่างละหนึ่งซุก และวัดสัญญาณเข้าที่ละอันจะทำให้ผลผิดพลาดในการวัดลดลง

5.6.3 ในการวัดความแตกต่างมุมถ้าใช้สัญญาณความถี่คงที่สูงกว่า 5 จะทำให้มีความแม่นยำมากขึ้น และถ้าสามารถทำให้ตัวเปรียบเทียบมีอัตราขยายใหญ่ขึ้น และใช้เวลาในการเปรียบเทียบน้อยลงจะทำให้ได้ความแม่นยำในการวัดความแตกต่างมุมสูงขึ้น

5.6.4 จากที่กล่าวในหัวข้อ 5.6.2 และ 5.6.3 ถ้าเราสร้างวงจรเอ็ดจิคอนเวิร์ทเทอร์ ตัวเปรียบเทียบและวงจรแอมพลิฟายเออร์ทางปลายขาเข้าให้มีความใกล้เคียงอุดมคติมากขึ้นจะทำให้ขีดความสามารถและความแม่นยำสูงขึ้นด้วย

5.6.5 ถ้าใช้ไมโครโพรเซสเซอร์ทำหน้าที่ควบคุมและคำนวณในเครื่อง แทนการใช้วงจรดิจิทัลและแคลคูลเตอริฟแบบธรรมดา จะทำให้การทำงานของเครื่องรวดเร็วขึ้น และยังสามารดักแปลงเครื่องให้ใช้วัดได้หลายอย่างขึ้น เช่น วัดเฟาเวอร์-แพคเตอร์ และวัดกำลังงานสูญเสีย เป็นต้น โดยเพียงเปลี่ยนโปรแกรมการทำงานเท่านั้น