

Welcome To

Mymensingh Polytechnic Institute

Sub. Name: Electronic Measurement

Sub. Code: 66861

**Engr. A.K.M. Shahaj Uddin
BCS(Technical Education)
Instructor (Electronics)**

প্রথম অধ্যায়: পরিমাপ সম্পর্কে মৌলিক ধারণা

পরিমাপের সংজ্ঞা: যে সকল যন্ত্রের সাহায্যে বৈদ্যুতিক রাশি পরিমাপ করা হয় তাদেরকে বৈদ্যুতিক পরিমাপক যন্ত্র বলে। যেমন অ্যামিটার, ভোল্টমিটার, ওয়াটমিটার, এনার্জিমিটার, ফ্লাক্স মিটার, পাওয়ার ফ্যাক্টর মিটার ইত্যাদি।

পরিমাপের গুরুত্ব: অধুনা কম্পিউটার, টেলিকমিউনিকেশন, ইন্টারনেট এবং স্যাটেলাইট ইত্যাদি প্রযুক্তির অগ্রযাত্রার ক্ষেত্রে ব্যাপকভাবে বৈদ্যুতিক ও ইলেকট্রনিক পরিমাপক যন্ত্রের ব্যবহার বিজ্ঞান ও প্রযুক্তির সম্মুখপানে অগ্রসরমান অনেকটা সহযোগিতা করেছে। কোন জাতির বা দেশের উন্নয়ন বিজ্ঞান ও প্রযুক্তির ব্যবহার ও বিকাশের উপর নির্ভর করে। আর বিজ্ঞান ও প্রযুক্তির নতুন নতুন তত্ত্ব ও সম্পর্ক আবিষ্কারে পরিমাপের গুরুত্বপূর্ণ ভূমিকা রাখছে। তথ্য প্রযুক্তির যুগে কোথায়, কি ধরনের, কতটুকু ভৌত রাশির প্রয়োজন তা বিশ্লেষণ করা এবং পরিমাণ জানার জন্য পরিমাপ একান্ত প্রয়োজন।

অ্যাকুরেসি: যখন কোন পরিমাপক যন্ত্র পরিমাপকৃত রাশির প্রকৃত মানের কাছাকাছি পাঠ প্রদর্শন করে, তখন প্রদত্ত পাঠকে সঠিকতা বলে।

প্রিসিশন: প্রিসিশন শব্দটি প্রিসাইস (চৎবপরংব) হতে আগত। প্রিসাইস অর্থ যথাযথ বা সুক্ষতার পরিচায়ক। আর প্রিসিশন অর্থ যথার্থতা। কাজেই প্রিসিশন হল কোন পরিমাপক যন্ত্রের এমন বৈশিষ্ট্য যার ফলে কোন রাশির পরিমাণ বার বার পরিমাপের একটির স্থির মান নির্দেশ করে।

সেনসিটিভিটি: কোন পরিমাপক যন্ত্রের সংবেদনশীলতা বা সেনসিটিভিটি বলতে পরিমাপকৃত আউটপুট সিগন্যাল বা প্রতিক্রিয়ার পরিমাণ এবং ইনপুট সিগন্যালের বা পরিমাপকৃত রাশির পরিমাণের অনুপাতকে বুঝায়। একে স্ট্যাটিক সেনসিটিভিটিও বলা হয়। একে S দিয়ে প্রকাশ করা হয়।

রিজুলিউশন: কোন পরিমাপক যন্ত্রে যদি ইনপুটকে যে কোন মান থেকে ধীরে ধীরে বৃদ্ধি করা হয়, তবে যতক্ষণ না একটি নির্দিষ্ট পরিমাণ ইনপুট বৃদ্ধি করা হয়, ততক্ষণ আউটপুটের কোন পরিবর্তন হবে না। এরূপে ইনপুটের সামান্য বৃদ্ধি যাতে আউটপুটের একটি পরিবর্তন লক্ষ্য করা যায়, তাকেই রিজুলিউশন বলে। অর্থাৎ ইনপুটের যে ক্ষুদ্রতম বৃদ্ধি যা পরিমাপক যন্ত্রের আউটপুটে সঠিকভাবে সনাক্ত হয়, তাকেই রিজুলিউশন বা ডিসক্রিমিনেশন বলে।

AÿKz#iwm I †mb#mwUwfwUÕi g#a¨cv_©K:¨

রেঞ্জ ও স্পান:

এরর: কোন অজানা রাশির পরিমাপকৃত মান এবং প্রকৃত মানের মধ্যকার পার্থক্যকেই স্ট্যাটিক বা এবসলিউট এরর বলা হয়।

Classification of Error

1. Gross Error

2. Systematic Error

a). Instrumental Error

b). Environmental Error

c). Observational Error

3. Random error

লোডিং ইফেক্ট : অধিকৃত আকারে
ইনপুট সংকেত সঠিক ভাবে পরিমাপ
করা ,রেকর্ড করা ও নিয়ন্ত্রণ করা, রীতি বা
পদ্ধতি বা সিস্টেমের অক্ষমতাকেই
লোডিং ইফেক্ট বলে।

অ্যামিটার ও ভোল্টমিটারের লোডিং
ইফেক্ট:

সিরিজ যুক্ত ভোল্টমিটারের লোডিং
ইফেক্ট

২য়-অধ্যায়

লো-রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

১. লো-রেজিস্ট্যান্স: ০ থেকে ১ ওহম

২. মিডিয়াম-রেজিস্ট্যান্স: ১ থেকে ১০০
কিলোওহম

৩. হাই-রেজিস্ট্যান্স: ১০০ কিলো ওহম থেকে
অসীম পর্যন্ত

লো- রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ পদ্ধতি

1. অ্যামিটার-ভোল্টমিটার পদ্ধতি
2. পটেনশিওমিটার পদ্ধতি
3. কেলভিন ডাবল ব্রিজ পদ্ধতি
4. ওহম মিটার পদ্ধতি

অ্যামিটার-ভোল্টমিটার পদ্ধতি

২.৩ অ্যামিটার-ভোল্টমিটার পদ্ধতির বর্ণনা (Describe the ammeter-voltmeter method) :

সকল পদ্ধতির মধ্যে এ পদ্ধতিটি সহজ এবং ওহমের সূত্রের বাস্তব প্রয়োগ ছাড়া আর কিছুই নয়। ব্যবহৃত অ্যামিটার ভোল্টমিটারের কারণে এ পদ্ধতির যথার্থতা সীমাবদ্ধ, যদিও ভোল্টমিটারের 'শক্তি-ইফেক্ট' সংশোধন করা হয়।

$R =$ যে রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ করতে হবে

$V =$ হাই-রেজিস্ট্যান্স ভোল্টমিটার

$R_v =$ ভোল্টমিটারের রেজিস্ট্যান্স

ধরা যাক, অজানা মানের রেজিস্ট্যান্সের (R) মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট, সার্কিটে সংযোজিত-অ্যামিটার (A) কর্তৃক প্রদর্শিত-কারেন্টের অনুরূপ। সুতরাং,

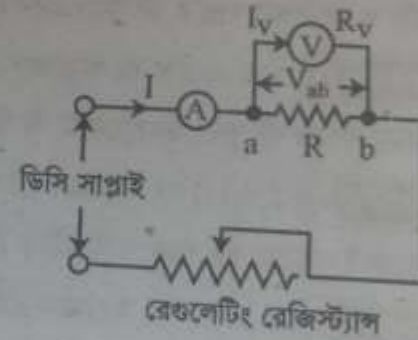
$$R = \frac{\text{ভোল্টমিটারের পাঠ}}{\text{অ্যামিটারের পাঠ}}$$

$$= \frac{V_{ab}}{I} = \frac{IR}{I}$$

যদি ভোল্টমিটারের রেজিস্ট্যান্স (R_v) পরিমাপকৃত-রেজিস্ট্যান্সের (R) তুলনায় বেশি না হয়, তবে ভোল্টমিটারের ভিতর দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট মূল-কারেন্টের (অ্যামিটার কর্তৃক পরিমাপকৃত) একটি উল্লেখযোগ্য অংশ হবে। এ কারণে একটি মারাত্মক ভ্রম দেখা দিবে।

R -এর প্রকৃত রেজিস্ট্যান্স পেতে হলে ভোল্টমিটারের কারেন্ট (I_v)-কে অ্যামিটারের পাঠ হতে বিয়োগ করতে হবে।

$$\therefore R\text{-এর প্রকৃত রেজিস্ট্যান্স} = \frac{V_{ab}}{I - I_v}$$



চিত্র : ২.১ অ্যামিটার-ভোল্টমিটার মেথডে রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

কেলভিন ডাবল ব্রিজ পদ্ধতি

২.৪ কেলভিন ডাবল ব্রিজ পদ্ধতির বর্ণনা (Describe Kelvin's double bridge method) :

লো-রেজিস্ট্যান্সের নির্ভুল পরিমাপের জন্য কেলভিন ডাবল ব্রিজ একটি সর্বোত্তম পদ্ধতি। এটা একটি হুইটস্টোন ব্রিজের উন্নততর সংস্করণ, যাতে কন্ট্যাক্ট ও লিড রেজিস্ট্যান্সজনিত ভ্রান্তি দূর করা হয়েছে। ব্রিজটির সংযোগ ২.২নং চিত্রে দেখানো হয়েছে।

এখানে, X = লো-রেজিস্ট্যান্স, যা পরিমাপ করতে হবে।

S = স্ট্যান্ডার্ড রেজিস্ট্যান্স।



চিত্র : ২.২ কেলভিন ডাবল ব্রিজ বর্তনী

এ দুটিকে একটি লো-রেজিস্ট্যান্স লিংক (r)-এর সাথে সিরিজে সংযোগ করা হয়। একটি ব্যাটারি হতে এদের মধ্যে কারেন্ট সরবরাহ করা হয়। সুবিধার জন্য একটি রেগুলেটিং রেজিস্ট্যান্স এবং একটি অ্যামিটার সার্কিটে সংযোগ করা হয়। Q , M , q এবং m চারটি নন-ইন্ডাক্টিভ জ্ঞাত-মানের রেজিস্ট্যান্স, যার একজোড়া [Q এবং q অথবা M এবং m] পরিবর্তনশীল। দু'সেট 'রেশিও-আর্ম' গঠন করার জন্য এগুলো সংযোগ করা হয় [২.২নং চিত্র দ্রষ্টব্য] এবং QM ও qm -এর বিভাগ-বিন্দুতে একটি স্পর্শকাতর

কেলভিন ডাবল ব্রিজ পদ্ধতি

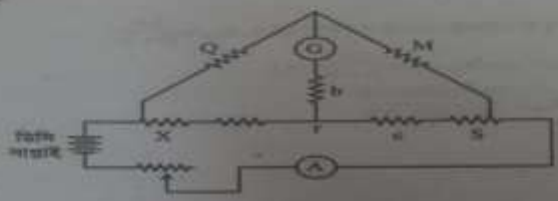
খালিভাবে স্যাম্পলিং করার সময়, $\frac{Q}{M}$ অনুপাতকে $\frac{Q}{m}$ অনুপাতের অনুরূপ রাখা হয় এবং এ অনুপাতকে পরিবর্তন করা হয়, যতক্ষণ পর্যন্ত না স্যাম্পলিং স্যাম্পলিং শূন্য-বিচ্ছেদ দেখায়।

$\therefore \frac{X}{S} = \frac{Q}{M} = \frac{Q}{m}$, S, Q এবং M -এর মান হলে X -এর মান নির্ণয় করা যায়।

অথ (Theory) Q, m এবং r রেজিস্ট্যান্সগুলোর তেজস্বী ব্যবহারকে সমতুল্য স্টার রেজিস্ট্যান্সের কথা হলো। রেজিস্ট্যান্স স্টারের বাহুর মান হবে (a, b, c এর প্রকৃতি)–

$$a = \frac{qr}{q+m+r}$$

$$b = \frac{qm}{q+m+r}$$

$$c = \frac{mr}{q+m+r}$$


চিত্র ১.২.৩ কেলভিন ডাবল ব্রিজ-এর সমতুল্য স্টার

সামান্যস্থান (At balance) স্যাম্পলিং স্যাম্পলিংয়ের মধ্য দিয়ে কোনো কারেন্ট প্রবাহিত হবে না। এক্ষেত্রে b রেজিস্ট্যান্স স্থিতি-সমীকরণে আসবে না, যা হুইটস্টোন ব্রিজের সমীকরণের অনুরূপ হবে। সুতরাং,

$$\frac{Q}{M} = \frac{X+a}{S+c}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q}{M}(S+c) - a$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q}{M}S + \frac{Q}{M}c - a$$

$a = c$ -এর মান বসিয়ে–

$$X = \frac{Q}{M}S + \frac{Q}{M} \times \frac{mr}{q+m+r} - \frac{qr}{q+m+r}$$

$$= \frac{Q}{M}S + \frac{mr}{q+m+r} \left[\frac{Q}{M} - \frac{q}{m} \right]$$

$\frac{mr}{q+m+r} \left[\frac{Q}{M} - \frac{q}{m} \right]$ মানটি অত্যন্ত ক্ষুদ্র হতে পারে, যদি লিওটার রেজিস্ট্যান্স (r) অত্যন্ত ক্ষুদ্র হয় এবং $\frac{Q}{M}$ অনুপাতের মাত্রা $\frac{Q}{m}$ অনুপাতের কাছাকাছি রাখা যায়। সুতরাং $X = \frac{Q}{M}S$, যা অজ্ঞাত রেজিস্ট্যান্সের মান প্রদান করে।

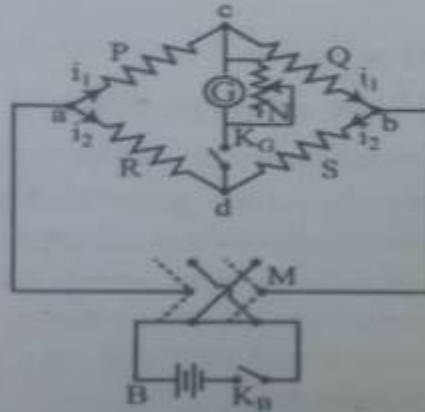
৩য় অধ্যায়

মিডিয়াম ও হাই- রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

- মিডিয়াম রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ পদ্ধতি:
 ১. অ্যামিটার-ভোল্টমিটার পদ্ধতি
 ২. সাবস্টিটিউট পদ্ধতি
 ৩. হুইটস্টোন ব্রিজ পদ্ধতি
 ৪. ক্যারি ফোস্টার ব্রিজ পদ্ধতি

হুইটস্টোন ব্রিজ পদ্ধতিতে মিডিয়াম রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

৩.২ হুইটস্টোন ব্রিজ পদ্ধতিতে মিডিয়াম রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ (Wheatstone bridge method of measurement of medium resistance) :



চিত্র : ৩.১ হুইটস্টোন ব্রিজ পদ্ধতিতে রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

মিডিয়াম রেজিস্ট্যান্স পরিমাপের জন্য এটা একটি সর্বোত্তম এবং সাধারণতম পদ্ধতি। উপরের চিত্র ৩.১-এ একটি হুইটস্টোন ব্রিজ দেখানো হয়েছে।

এতে P ও Q দুটি জ্ঞাত স্থির-মানের রেজিস্ট্যান্স,

S = জ্ঞাত পরিবর্তনশীল মানের রেজিস্ট্যান্স, এবং

R = অজ্ঞাত মানের রেজিস্ট্যান্স।

G একটি স্পর্শকাতর গ্যালভানোমিটার, যার সাথে পরিবর্তনশীল মানের রেজিস্ট্যান্স (N) প্যারালালে সংযুক্ত হয়েছে, যাতে গ্যালভানোমিটারের অতিরিক্ত বিক্ষেপ এড়ানো যায়।

R, দুটি বা তিনটি সেল দ্বারা গঠিত একটি ব্যাটারি এবং M, একটি রিভার্সিং সুইচ, যা দ্বারা ব্রিজের ব্যাটারি সম্যোগ পরিবর্তন করা যায়, যাতে অজ্ঞাত রেজিস্ট্যান্সের দুটি পৃথক পাঠ পাওয়া যায়।

প্রথমে ব্যাটারি সুইচ (K_B) 'অন' করতে হবে এবং কিছুক্ষণ পরে গ্যালভানোমিটারের সুইচ (K_G) 'অন' করতে হবে।

মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয়:

(ক) মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয় (Locating ground fault by Murray loop test) :

সিরাবুদায়ী একটি কন্ট্রোল এবং একটি অসো ক্যাবলের দু'রকম একটি সো-বেজিন্ট্যান্স দ্বারা সংযোগ করা হয়। সমস্ত সার্কিটটি দুই-ওহমের ট্রিক নেটওয়ার্কের অনুরূপ, যার P ও Q বেজিন্ট্যান্স দুটি বেশির আর্ম এবং C একটি শ্যালভানসেন্সিটিভ। প্রকৃতিকে ব্যালেন্স অবস্থায় আনা হয়। এ অবস্থায় শ্যালভানসেন্সিটিভের শূন্য বিক্ষেপ দেখাবে।

Fig 5-36.6. মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয়ের সার্কিট।

ব্যালেন্স অবস্থায় আমরা পাই,

$$\frac{P}{Q} = \frac{R}{X}$$

$$\Rightarrow \frac{P+Q}{Q} = \frac{R+X}{X} \quad \text{[যোজন করে]}$$

$$\Rightarrow \frac{Q}{P+Q} = \frac{X}{R+X}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q(R+X)}{P+Q}$$

যেখানে, X = D হতে ফল্ট স্থান (C) পর্যন্ত ক্যাবল বেজিন্ট্যান্স।

যদি ক্যাবল দুটি একইরকম এবং একই প্রস্থচ্ছেদের হয়, তবে—

$$X = L_x r$$

এবং $R + X = 2Lx r$

যেখানে,

$r =$ পরিবাহীর প্রতি মিটারের বেজিন্ট্যান্স, ওহমে

$L_x = D$ হতে ফল্ট স্থান পর্যন্ত ক্যাবলের দূরত্ব, মিটারে।

এখানে, $X = L_x r$

$$\Rightarrow L_x r = X$$

$$\Rightarrow L_x r = \frac{Q(R+X)}{P+Q}$$

$$\Rightarrow L_x r = \frac{2Lx Q}{P+Q}$$

$$\Rightarrow L_x = \frac{2Lx Q}{P+Q} \quad (L = \text{প্রতিটি ক্যাবলের দৈর্ঘ্য, মিটারে।})$$

মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয়:

৪০ ইলেকট্রনিক মেসারসমেন্টস

(খ) মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয় (Locating short circuit fault by Murray loop test)।

শর্ট সার্কিট ফল্টের অবস্থান সার্কিট ডিগ্রি দেখানো হয়েছে। একেবারে একটি ত্রুটিমুক্ত পরিবাহীকে ভালো পরিবাহীর সাথে সংযোগ করা হয়েছে এবং আর একটি ত্রুটিমুক্ত পরিবাহীকে ত্রুটিমুক্ত বাটারির সাথে সংযোগ করা হয়। পূর্বের মতোই ব্যালেন্স অবস্থান করা হয়েছে।

$$\frac{P}{Q} = \frac{R}{X}$$

$$\Rightarrow \frac{P+Q}{Q} = \frac{R+X}{X} \text{ (গোজান করে)}$$

$$\Rightarrow \frac{Q}{P+Q} = \frac{X}{R+X}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q(R+X)}{P+Q}$$

যেখানে,
 $X = D$ হতে ফল্ট পর্যন্ত ক্যাবল রেজিস্ট্যান্স

চিত্র : ১০.৩ মারি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয়ের সার্কিট

যদি ক্যাবল দুটি একইরকম এবং একই প্রস্থচ্ছেদের হয়, তবে—

$$X = L_1 r$$

এবং $R + X = 2L_1 r$

যেখানে,
 $r =$ পরিবাহীর প্রতি মিটারের রেজিস্ট্যান্স, বহনম
 $L_1 = D$ হতে ফল্ট স্থান (c) পর্যন্ত ক্যাবলের দূরত্ব, মিটারে।

এখানে, $X = L_1 r$

$$\Rightarrow L_1 r = X$$

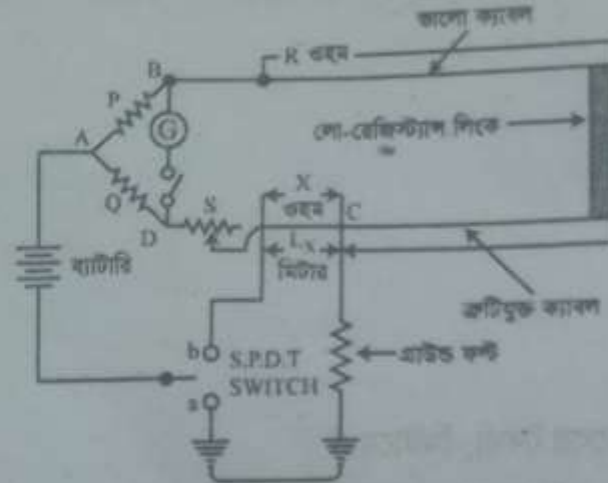
$$\Rightarrow L_1 r = \frac{Q(R+X)}{P+Q}$$

$$\Rightarrow L_1 r = \frac{2L_1 Q}{P+Q}$$

$$\Rightarrow L_1 = \frac{2L_1 Q}{P+Q} \quad | \text{ এখানে, } L = \text{প্রতিটি ক্যাবলের দৈর্ঘ্য, মিটারে}$$

ভার্লি লুপ টেস্টের সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয়:

(খ) ভার্লি লুপ টেস্টের সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয় (Locating ground fault by Varley loop test) I
এখানে ভার্লি লুপ টেস্টের সার্কিট চিত্র ৩.৪-তে দেখানো হয়েছে। এক্ষেত্রে P ও Q রেজিও আর্ম স্থির (Fixed) রাখা হয় এবং পরিবর্তনশীল রেজিস্টর 'S'-কে পরিবর্তন করে ব্রিজটিকে ব্যালেন্স করা হয় যে পর্যন্ত না গ্যালভানোমিটার শূন্য বিক্ষেপ দেখায়। ব্রিজটিকে ব্যালেন্স করার সময় টু-ওয়ে সুইচের কন্ট্যাক্ট 'a' বিন্দুতে রেখে করা হয়।



চিত্র ৩.৪ ভার্লি লুপ টেস্ট গ্রাউন্ড ফল্ট বর্তনী

ভার্লি লুপ টেস্টে সাহায্যে গ্রাউন্ড ফল্ট নির্ণয়:

মিডিয়াম ও হাই রেজিস্ট্যান্স পরিমাপ

সুইচ কন্ট্যাক্ট 'a' বিন্দুতে রেখে ব্যালেন্স অবস্থায় S এর মান S_1 ধরি।

$$\frac{P}{Q} = \frac{R}{S_1 + X}$$
$$\Rightarrow \frac{P + Q}{Q} = \frac{R + (S_1 + X)}{S_1 + X} \text{ [যোজন করে]}$$
$$\Rightarrow (P + Q)(S_1 + X) = Q[R + (S_1 + X)]$$
$$\Rightarrow S_1 + X = \frac{Q[R + (S_1 + X)]}{P + Q}$$
$$\Rightarrow X = \frac{Q[R + (S_1 + X)]}{P + Q} - S_1$$
$$\Rightarrow X = \frac{Q[R + (S_1 + X)] - S_1P - S_1Q}{P + Q}$$
$$\Rightarrow X = \frac{QR + S_1Q + QX - S_1P - S_1Q}{P + Q}$$
$$\Rightarrow X = \frac{QR + QX - S_1P}{P + Q}$$
$$\Rightarrow X = \frac{Q(R + X) - S_1P}{P + Q} \dots\dots\dots (i)$$

পুনরায় সুইচ কন্ট্যাক্ট 'b' বিন্দুতে রেখে ব্যালেন্স করার পর S এর নতুন মান S_2 ধরি।

\therefore ব্যালেন্স অবস্থায় $\frac{P}{Q} = \frac{R + X}{S_2}$

$$\Rightarrow Q(R + X) = PS_2$$
$$\Rightarrow R + X = \frac{PS_2}{Q}$$

ভার্লি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয়:

(খ) ভার্লি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয় (Locating short circuit fault by Varley loop test)।
এখানে ভার্লি লুপ টেস্টের সার্কিট চিত্র (চিত্র : ৩.৫) দেখানো হয়েছে। এখানেও আগের মতোই দু-ওয়ে সুইচকে প্রথমে a বিন্দুতে এবং পরে b বিন্দুতে রেখে পরিবর্তনশীল রেজিস্টার S-কে পরিবর্তন করে ব্রিজটিকে ব্যালেন্স করা হয়।



চিত্র : ৩.৫ ভার্লি লুপ টেস্ট শর্ট সার্কিট বর্তনী

সুইচ কন্ট্যাক্ট 'a' বিন্দুতে রেখে ব্যালেন্স অবস্থায় S এর মান S_1 ধরি।

$$\frac{P}{Q} = \frac{R}{S_1 + X}$$

অথবা, $\frac{P+Q}{Q} = \frac{R+(S_1+X)}{S_1+X}$ [যোজন করে]

$$\Rightarrow (P+Q)(S_1+X) = Q[R+(S_1+X)]$$

$$\Rightarrow S_1+X = \frac{Q[R+(S_1+X)]}{P+Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q[R+(S_1+X)]}{P+Q} - S_1$$

ভার্লি লুপ টেস্টের সাহায্যে শর্ট সার্কিট ফল্ট নির্ণয়:

ইলেকট্রনিক মেজারমেন্টস

$$\Rightarrow X = \frac{Q[R + (S_1 + X)] - S_1P - S_1Q}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{QR + S_1Q + QX - S_1P - S_1Q}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{QR + QX - S_1P}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q(R + X) - S_1P}{P + Q} \dots\dots\dots (i)$$

পুনরায় সুইচ কন্ট্যাক্ট 'b' বিন্দুতে রেখে ব্যালেন্স করার পর S এর নতুন মান S₂ ধরি।

∴ ব্যালেন্স অবস্থায় $\frac{P}{Q} = \frac{R + X}{S_2}$

$$\Rightarrow Q(R + X) = PS_2$$

$$\Rightarrow R + X = \frac{PS_2}{Q}$$

(i) নং সমীকরণে (R + X) এর মান বসিয়ে আমরা পাই,

$$X = \frac{Q(R + X) - S_1P}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{Q \frac{PS_2}{Q} - S_1P}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{PS_2 - S_1P}{P + Q}$$

$$\Rightarrow X = \frac{P(S_2 - S_1)}{P + Q} \text{ ohms}$$

[এখানে, X = ফল্ট রেজিস্ট্যান্সের মান, ওহমে]
এখন টেস্টিং প্রান্ত হতে ফল্টের দূরত্ব,

$$L_x = \frac{X}{r} \text{ মিটার}$$

যেখানে,
r = ক্যাবলের প্রতি একক দৈর্ঘ্যের রেজিস্ট্যান্স, ওহমে।

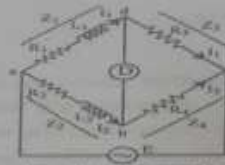
৪র্থ অধ্যায়

ইন্সপিডেন্স ব্রিজের গঠন প্রকৃতি

ম্যাক্সওয়েলের ইন্ডাকট্যান্স ব্রিজ দ্বারা ইন্ডাকটেন্স পরিমাপ :

৪.১ ম্যাক্সওয়েল ইন্ডাকট্যান্স ব্রিজের সাহায্যে ইন্ডাকট্যান্স পরিমাপ পদ্ধতি (Method of measurement of inductance by Maxwell's inductance bridge) :

● ম্যাক্সওয়েল ব্রিজ দ্বারা ইন্ডাকট্যান্স পরিমাপ পদ্ধতি (Measurement of inductance by Maxwell's bridge) : ম্যাক্সওয়েল ইন্ডাকট্যান্স ব্রিজ হচ্ছে এমন একটি ব্রিজ সার্কিট, যার সাহায্যে নিম্ন হতে মধ্যম মান পর্যন্ত অজানা ইন্ডাকট্যান্স-এর মান নির্ণয় করা যায়। এই সার্কিটের উপর নিম্নমূল্যে ক্রিস্টলেসির কোনো প্রভাব থাকে না বিধায় ক্রিস্টলেসির পরিবর্তনের সাথে ইন্ডাকট্যান্সের মানের কোনো পরিবর্তন হয় না।



চিত্র ৪.১ ম্যাক্সওয়েল ব্রিজ সার্কিট

এ শর্তটিতে অদর্শ বা অজানা ইন্ডাকট্যান্স এর সাথে তুলনা করে অজানা ইন্ডাকট্যান্স এর মান নির্ণয় করা হয়। উপরে অঙ্কিত ব্রিজে—

L_1 = অজানা সেন্সিট ইন্ডাকট্যান্স রেজিস্টর R_1

L_2 = জানা সেন্সিট ইন্ডাকট্যান্স রেজিস্টর R_2

R_3, R_4 = বন-ইন্ডাকট্যান্স রেজিস্টর

D = ডিটেক্টর

ad ব্রাঞ্চ-এর ইম্পিড্যান্স $Z_1 = R_1 + j\omega L_1$

ab ব্রাঞ্চ-এর ইম্পিড্যান্স $Z_2 = R_2 + j\omega L_2$

cd ব্রাঞ্চ-এর ইম্পিড্যান্স $Z_3 = R_3$

bc ব্রাঞ্চ-এর ইম্পিড্যান্স $Z_4 = R_4$

R_3, R_4 এবং L_2 -কে পরিবর্তন করে ব্রিজকে ব্যালেন্স অবস্থায় আনা হয়। ব্যালেন্স অবস্থায় ডিটেক্টর 'D'-এর মধ্য দিয়ে কোনো কারেন্ট প্রবাহিত হবে না। এমতাবস্থায়—

$$Z_1 Z_4 = Z_2 Z_3$$

$$\text{বা, } (R_1 + j\omega L_1) R_4 = (R_2 + j\omega L_2) R_3$$

$$\text{বা, } R_1 R_4 + j\omega L_1 R_4 = R_2 R_3 + j\omega L_2 R_3$$

যেহেতু এখানে ক্যাঙ্কনিক অংশগুলোকে সমান করে পাই,

$$R_1 R_4 = R_2 R_3$$

$$\text{বা, } R_1 = R_2 R_3 / R_4$$

$$\text{এবং আরও, } j\omega L_1 R_4 = j\omega L_2 R_3$$

$$\text{বা, } L_1 R_4 = L_2 R_3$$

$$\therefore L_1 = \frac{L_2 R_3}{R_4}$$

$L_1 = L_2 R_3 / R_4$, এখানে L_2 যেহেতু পরিবর্তনশীল, সেহেতু অজানা সেন্সিট-ইন্ডাকট্যান্সকে জানা ইন্ডাকট্যান্স এবং দু'টি রেজিস্টর

এর মাধ্যমে জানা যায়। রেজিস্টর এবং রিঅ্যাকটিভ টার্মগুলো ক্রিস্টলেসি হতে মুক্ত। এ সবকিছুর ব্রিজ-এর মাধ্যমে অডিও ক্রিস্টলেসি ব্রিজ-এ ট্রান্সফর্মার এর আয়রন লস পরিমাপ করা হয়।

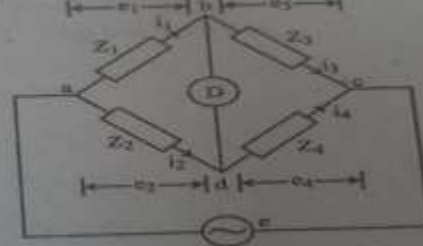
ম্যাক্সওয়েলের ইন্ডাকট্যান্স-ক্যাপাসিট্যান্স ক্যাপাসিট্যান্স ব্রিজ দ্বারা ক্যাপাসিট্যান্স পরিমাপ :

৪.২ ম্যাক্সওয়েলের ইন্ডাকট্যান্স-ক্যাপাসিট্যান্স ব্রিজ দ্বারা ক্যাপাসিট্যান্স পরিমাপ (Measurement of capacitance by Maxwell's inductance-capacitance bridge) :

কোনো সার্কিটের নিজস্ব ইন্ডাকট্যান্স এবং কোয়ালিটি ফ্যাক্টর নির্ণয় করতে অন্য এক ব্রিজ ব্যবহৃত হয়। এটি ব্রিজ পদ্ধতির উপর ভিত্তি করে কাজ করে এবং এটি সঠিক ফলাফল দিয়ে থাকে। ম্যাক্সওয়েল ব্রিজটি হলো এমি ব্রিজ। এটি ব্রিজটি পছন্দ হয়ে গেলে, বায়োলেন্স ব্রিজের এবং চারটি বাহু নিয়ে। এটি ব্রিজটি এমি সোর্স এক প্যালেস্ট্রোমিটারের সাথে বিভিন্ন সার্কিট দ্বারা প্রতিস্থাপন করা হয়। এটি খুব বেশি উপকারী ইন্ডাকট্যান্স, ক্যাপাসিট্যান্স, কোয়েলেক্স ফ্যাক্টর, ফ্যাক্টর অপসারণ ইত্যাদি নির্ণয়ে। নিম্নে ম্যাক্সওয়েল ইন্ডাকট্যান্স-ক্যাপাসিট্যান্স ব্রিজ দেখানো হলো।



(ক) Maxwell Inductance Capacitance



(খ) Maxwell impedance bridge

চিত্র ৪.২

এই ম্যাক্সওয়েল ব্রিজে একটি স্ট্যান্ডার্ড ডেবিয়েবল ক্যাপাসিট্যান্স দ্বারা অজানা ইন্ডাক্ট্যান্স পরিমাপ করা হয়।

এখানে, l_1 হলো অজানা ইন্ডাকট্যান্স,

C_4 হলো স্ট্যান্ডার্ড ক্যাপাসিট্যান্স -

এখন ব্যালেন্স কন্ডিশনে আমরা AC ব্রিজ থেকে পাই,

$$Z_1 \cdot Z_4 = Z_2 \cdot Z_3$$

$$\Rightarrow (r_1 + j\omega l_1) \frac{r_4}{1 + j\omega C_4 r_4} = r_2 \cdot r_3$$

$$\Rightarrow r_1 \cdot r_4 + j\omega l_1 \cdot r_4 = r_2 \cdot r_3 + j\omega r_2 r_3 C_4 r_4$$

আমরা এখন বাস্তব এবং কাল্পনিক অংশগুলো পৃথক করি।

$$r_1 = r_2 \cdot \frac{r_3}{r_4} \text{ and } l_1 = r_2 \cdot r_3 \cdot C_4$$

এখন কোয়ালিটি ফ্যাক্টর দেখানো আছে,

$$Q = \frac{\omega l_1}{r_1} = \omega C_4 \cdot r_4$$

ওয়েন'স ব্রীজের নীতি

৫৬

ইলেকট্রিক সার্কিটের নীতি

৪.৩ ওয়েন'স ব্রীজের নীতি (Principle of Wien's bridge) :

এটি একটি Wien's bridge-এর নীতি বিস্তারিত করা হলো :

Wien's bridge একটি অসংখ্য frequency নির্দিষ্ট এডি ব্রীজ। এর সাহায্যে অসংখ্য ব্যাপ্তিযোগ্যতার নির্দিষ্ট করা যায়। এর পরিমাপ ০.১% - ১%। কিন্তু এটি অসংখ্য ফ্রিকুয়েন্সি পরিমাপের জন্য বিদ্যমান পরিমাপের ক্ষমতা না হলেও একে Balance এর খুবই সহজ।

এই এক বর্ষ নির্দিষ্ট AC সাহায্যে এটি বর্ষ নির্দিষ্ট বর্ষ সাহায্যে AC সাহায্যে পরিমাপ। কিন্তু এ-তে ওয়েন'স ব্রীজ সার্কিটের নীতি : রেফারেন্স R_1 ও R_2 সাহায্যে একটি বৈদ্যুতিক (Coupled) বর্ষের এক ব্যাপ্তিযোগ্যতা C_1 ও C_2 সাহায্যে নির্দিষ্ট করা যায়। এটি বর্ষের এক অসংখ্য ফ্রিকুয়েন্সি পরিমাপ (0.1% - 1%) ফ্রিকুয়েন্সি পরিমাপ করা যায়।

এখানে R_1 ও R_2 mechanically coupled.

Fig 4.3.1 - ওয়েন'স ব্রীজ

এখানে,

$$Z_1 = R_1 + \frac{1}{j\omega C_1} \quad [X_{C_1} = \frac{1}{j\omega C_1}]$$

$$= \frac{R_1 + \frac{1}{j\omega C_1}}{R_1 + \frac{1}{j\omega C_1}}$$

$$= \frac{R_1}{j\omega C_1 (R_1 + \frac{1}{j\omega C_1})}$$

$$= \frac{R_1}{R_1 j\omega C_1 + 1}$$

$$= \frac{R_1}{1 + R_1 j\omega C_1} \quad (i)$$

$$Z_2 = R_2 + \frac{1}{j\omega C_2} \quad [X_{C_2} = \frac{1}{j\omega C_2}]$$

$$Z_3 = R_3$$

$$Z_4 = R_4$$

$$\therefore \frac{Z_1}{Z_2} = \frac{Z_3}{Z_4}$$

$$\Rightarrow Z_1 Z_4 = Z_2 Z_3$$

$$\Rightarrow \left(\frac{R_1}{1 + R_1 j\omega C_1} \right) R_4 = \left(R_2 + \frac{1}{j\omega C_2} \right) R_3$$

$$= \frac{R_1 R_4}{1 + R_1 j\omega C_1} = R_2 R_3 + \frac{R_3}{j\omega C_2}$$

ওয়েন'স ব্রীজের নীতি

Wheatstone Bridge Def'n

$$\Rightarrow R_1 R_4 = R_2 R_3 (1 + R_1 \omega C_2) + \frac{R_2}{\omega C_2} (1 + 2\omega R_1 C_1)$$

$$\Rightarrow R_1 R_4 = R_2 \left\{ (R_3 + 2\omega R_1 R_3 C_2) + \frac{1}{\omega C_2} (1 + 2\omega R_1 C_1) \right\}$$

$$\Rightarrow \frac{R_1 R_4}{R_2} = R_3 + 2\omega R_1 R_3 C_2 + \frac{1}{\omega C_2} + \frac{2\omega R_1 C_1}{\omega C_2}$$

$$\Rightarrow \frac{R_1 R_4}{R_2} = R_3 + \frac{R_3 C_2}{C_1} + \frac{1}{\omega C_2} + 2\omega R_1 R_3 C_1$$

$$\Rightarrow R_3 \left(\frac{1}{\omega C_2} + 2\omega R_1 R_3 C_1 \right) = 0 \quad \text{--- (ii)}$$

$$\Rightarrow \text{যদি } \frac{R_1 R_4}{R_2} = R_3 + \frac{R_3 C_2}{C_1}$$

$$\Rightarrow \frac{R_1 R_4}{R_2 R_3} = \frac{R_3}{R_3} + \frac{R_3 C_2}{R_3 C_1}$$

$$\Rightarrow \frac{R_4}{R_3} = \frac{R_2}{R_1} + \frac{C_2}{C_1}$$

এই $R_4 = R_2 \left(\frac{R_3}{R_1} + \frac{C_2}{C_1} \right)$ এর ক্ষেত্রে

$$\frac{R_4}{R_2} = \frac{R_3}{R_1} + \frac{C_2}{C_1}$$

$$\Rightarrow \frac{R_4}{R_2} = 1 + 1$$

$$\Rightarrow \frac{R_4}{R_2} = 2$$

$$\Rightarrow R_4 = 2R_2 \quad \text{--- (iii)}$$

(ii) এর পরীক্ষণের ক্ষেত্রে আমরা পাই,

$$\frac{1}{\omega C_2} + 2\omega R_1 R_3 C_1 = 0$$

$$\Rightarrow \frac{1 + \omega^2 R_1 R_2 R_3 C_1 C_2}{\omega C_2} = 0$$

$$\Rightarrow 1 + \omega^2 R_1 R_2 R_3 C_1 C_2 = 0 \quad [\omega^2 = -1]$$

$$\Rightarrow 1 - \omega^2 R_1 R_2 R_3 C_1 C_2 = 0$$

$$\Rightarrow \omega^2 R_1 R_2 R_3 C_1 C_2 = 1$$

$$\Rightarrow \omega = \frac{1}{\sqrt{R_1 R_2 R_3 C_1 C_2}}$$

$$\Rightarrow \omega = \frac{1}{\sqrt{R_1 C_1}}$$

$$\Rightarrow \omega = \frac{1}{R_1 C_1}$$

$$\Rightarrow 2\pi f = \frac{1}{R_1 C_1}$$

$$\Rightarrow f = \frac{1}{2\pi R_1 C_1}$$

$$\therefore f = \frac{1}{2\pi RC}$$

এটিই আমরা Frequency নির্ণয়ের সূত্র।

৫ম-অধ্যায়

বিশেষ ধরনের পরিমাপের বৈশিষ্ট্য

৫.১ অডিও পাওয়ার পরিমাপ পদ্ধতির বর্ণনা (Describe the process of audio power measurement)

ডায়নামোমিটার টাইপ ওয়াটমিটার দ্বারা হাই-ফ্রিকুয়েন্সি পাওয়ার পরিমাপ করা যায় না। তাই পরীক্ষণীয় হাই ফ্রিকুয়েন্সি সিগন্যাল এর আউটপুট শক্তিকে একটি ডামি লোড রেজিস্টর এর মধ্য দিয়ে প্রবাহিত করা হয় এবং উক্ত লোড এর আড়াআড়িতে ভোল্টেজ ও এর মধ্যে প্রবাহিত কারেন্ট একটি রেজিস্টার বা থার্মোকোপলজাতীয় পরিমাপক ইনস্ট্রুমেন্ট দ্বারা পরিমাপ করে অজানা পাওয়ার নিম্নভাবে নির্ণয় করা যায়।

আমরা জানি,

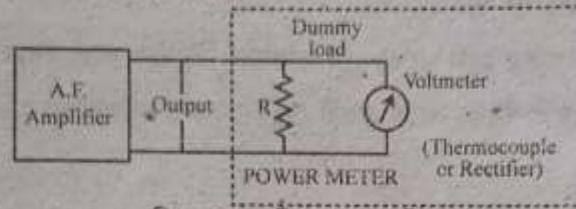
$$\text{Output power } P = VI = I^2R = \frac{V^2}{R}$$

যেখানে, I = Current

V = Voltage

R = Dummy load.

নিচে অডিও পাওয়ার মিটার দ্বারা অডিও পাওয়ার পরিমাপ এর বেসিক সার্কিট দেখানো হলো—



চিত্র : ৫.১ অডিও পাওয়ার মিটার

নন-ইন্ডাক্টিভ লোড R-কে এখানে ডামি লোড হিসাবে ব্যবহার করা হয়েছে, যাকে পরীক্ষণীয় ডিভাইস এর আউটপুট এর আড়াআড়িতে সংযুক্ত করা হয়। এর মানকে এমনভাবে নির্বাচন করা হয়, যাতে ডিভাইস এর আউটপুট ইম্পিড্যান্স ও এর ইম্পিড্যান্স সমান হয়।

এখানে থার্মোকোপল বা রেজিস্টার টাইপ ইনস্ট্রুমেন্টটি একটি PMMC ইনস্ট্রুমেন্ট, তবে এর স্কেল সরাসরি dB-তে ক্যালিব্রেট করা থাকে। তাই ডামি লোড এর কারেন্ট বা আড়াআড়িতে ভোল্টেজ পরিমাপ করে পরোক্ষভাবে ডিভাইস এর আউটপুট পাওয়ারকেই পরিমাপ করা হয়।

ডিস্টরশন ফ্যাক্টরের পরিমাপ পদ্ধতি

৫.২ ডিস্টরশন ফ্যাক্টরের পরিমাপ পদ্ধতি বর্ণনা (Explain the process of measurement of distortion factor) :

মূলনীতি (Principles) : ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটার এমন একটি ইলেকট্রনিক ইনস্ট্রুমেন্ট, যার মাধ্যমে ডিস্টরশন, S/N অনুপাত, সিগন্যাল লেভেল ইত্যাদি পরিমাপ করা যায়। এখন মনে করি—

$$e = E_1 \sin \omega t + E_2 \sin 2\omega t + E_3 \sin 3\omega t + \dots + E_n \sin n\omega t.$$

কিছু distortion,

$$D = \frac{\text{level of harmonics}}{\text{level of (fundamental + harmonics)}} \times 100$$

$$\text{2nd harmonics } D_2 = E_2/E_1$$

$$\text{3rd harmonics } D_3 = E_3/E_1$$

$$\text{4th harmonics } D_4 = E_4/E_1$$

$$\therefore D_n = D_2 + D_3 + D_4 + D_5 + \dots$$

$$D = \sqrt{D_2^2 + D_3^2 + D_4^2 + D_5^2 + \dots} \text{ rms.}$$

$$= \sqrt{(E_2/E_1)^2 + (E_3/E_1)^2 + (E_4/E_1)^2 + (E_5/E_1)^2 + \dots}$$

$$= \sqrt{\frac{E_2^2 + E_3^2 + E_4^2 + \dots}{E_1^2}}$$

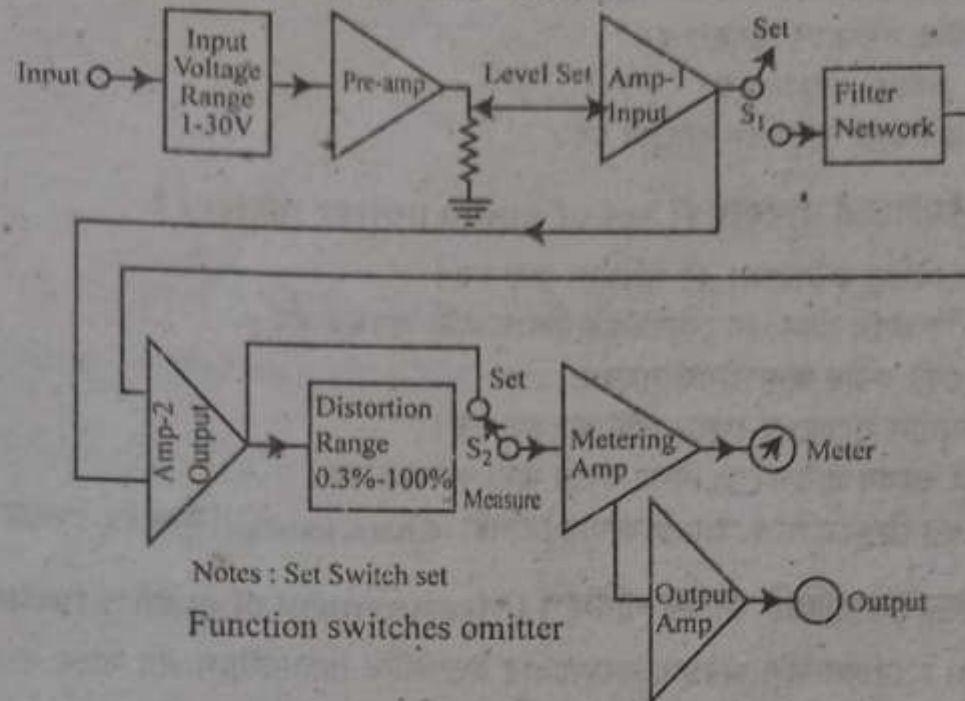
$$\therefore D = \frac{\sqrt{E_2^2 + E_3^2 + E_4^2 + \dots}}{E_1} \times 100$$

ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটারের মাধ্যমে টোটাল ওয়েভের rms. মান থেকে পরে হাইলি সিলেকটিভ ফিল্টার দ্বারা ফাউন্ডামেন্টাল কম্পোনেন্টকে বাদ দিয়ে হারমোনিক কম্পোনেন্টের rms মান মাপার পর উপরোক্ত সমীকরণের আলোকে ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মাপা হয়।

ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটারের ব্লক চিত্র

৫.২.১ ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটার এর ব্লক ডায়াগ্রাম অঙ্কন করে বর্ণনা (Block and description of distortion factor meter) :

নিচে একটি ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটার এর ব্লক ডায়াগ্রাম দেয়া হলো।



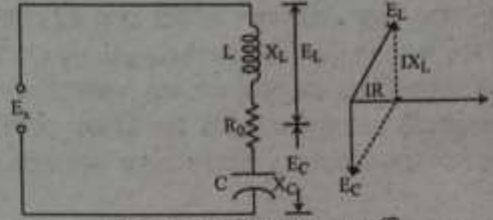
Notes : Set Switch set
Function switches omitter

চিত্র : ৫.২ ডিস্টরশন ফ্যাক্টর মিটার

Q মিটারের মূলনীতি

৫.৩.১ Q মিটারের মূলনীতি (Principles of Q meter) :

কয়েল এবং ক্যাপাসিটর-এর কিছু বিশেষ বৈদ্যুতিক বৈশিষ্ট্য পরিমাপের জন্য Q মিটার ব্যবহার করা হয়। RLC সিরিজ রেজোন্যান্স সার্কিট-এর বৈশিষ্ট্য এই মিটারে কাজ করে। সিরিজ রেজোন্যান্স সার্কিটের বৈশিষ্ট্যের উপর ভিত্তি করে এর কার্যপদ্ধতি প্রতিষ্ঠিত।



চিত্র : ৫.৩ Q মিটার সমতুল্য বর্তনী

উপরের চিত্রে একটি সিরিজ RLC সার্কিট অঙ্কন করা হয়েছে। ধরি, রেজোন্যান্স ফ্রিকুয়েন্সি "f" রেজোন্যান্স অবস্থায় $X_L = X_C$

$$\text{আবার } X_L = 2\pi fL \text{ এবং } X_C = \frac{1}{2\pi fC} = \frac{1}{\omega C}$$

$$\text{কারেন্ট, } I_0 = \frac{E}{R}$$

$$\begin{aligned} \text{ক্যাপাসিটর-এর আড়াআড়ি ভোল্টেজ, } E_C &= I_0 X_C \\ &= I_0 X_L \\ &= I_0 \omega_0 L \end{aligned}$$

$$\text{ইনপুট ভোল্টেজ, } E = I_0 R$$

$$\therefore \frac{E_C}{E} = \frac{I_0 \omega_0 L}{I_0 R} = \frac{\omega_0 L}{R} = Q \quad [\because Q = \frac{\omega L}{R}]$$

$$\therefore E_C = QE$$

অতএব, আমরা দেখতে পাই যে, রেজোন্যান্স অবস্থায় ক্যাপাসিটরের আড়াআড়ি ভোল্টেজ, ইনপুট ভোল্টেজের "E"-এর Q গুণ।

যদি ইনপুট ভোল্টেজ স্থির থাকে এবং ক্যাপাসিটর-এর আড়াআড়ি একটি ভোল্টমিটার সংযুক্ত করে Q-এর টার্ম-এর দাগাঙ্কিত করে সার্কিটের Q-এর মান সরাসরি জানা যাবে। এটাই Q-এর মূলনীতি।

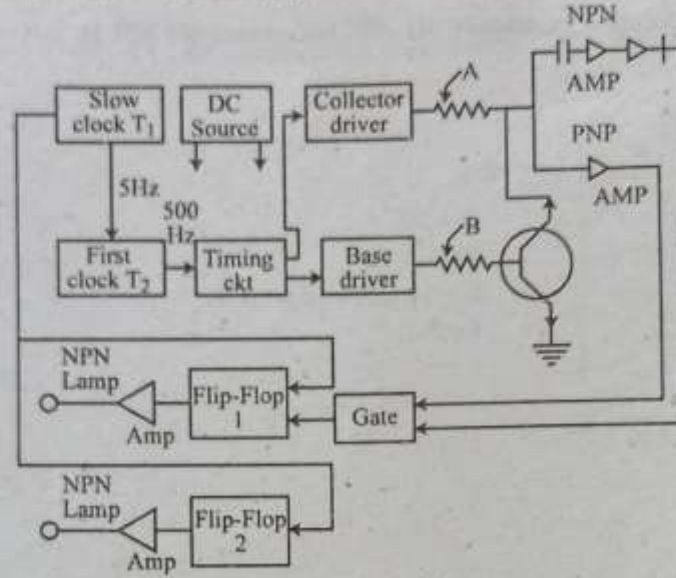
ট্রানজিস্টর টেস্টারের ব্লকচিত্রসহ কার্যপ্রণালী

৫.৩.৩ ট্রানজিস্টর ও আইসি টেস্টারের কাজ (Operation of transistor and IC tester) :

ট্রানজিস্টর টেস্টার (Transistor tester) : যে ইলেকট্রনিক টেস্টিং ইকুইপমেন্ট এর মাধ্যমে কোনো Transistor-এর প্রকৃতি (NPN/PNP), এর গুণাগুণ (ভালো না মন্দ), বিভিন্ন প্যারামিটার যেমন α , β , γ , I_{CBO} , ইত্যাদি নির্ণয় করা যায় এবং ট্রানজিস্টর, এসসিআর (SCR), ফেট, সেমিকন্ডাকটর, ডায়োড, জিনার ডায়োড ইত্যাদির লিডসমূহকে চিহ্নিত করা যায়, তাকেই ট্রানজিস্টর টেস্টার বলা হয়।

ট্রানজিস্টর টেস্টার দ্বারা ট্রানজিস্টরের লিকেজ কারেন্ট, লিকেজ টু-গেইন রেশিও এবং উৎপন্ন নয়েজ এর পরিমাণ নির্ণয় করা যায়।

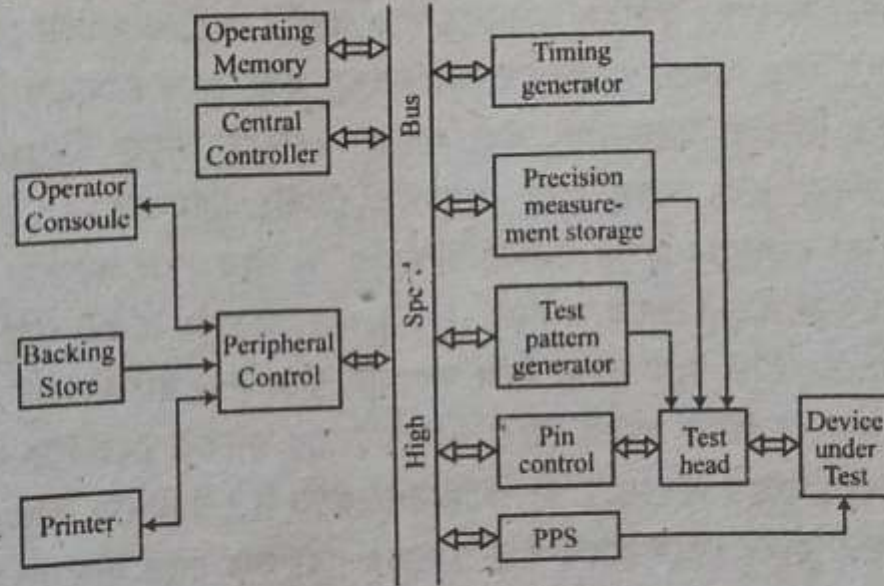
ব্লক চিত্রের মাধ্যমে ট্রানজিস্টর টেস্টারের কার্যপ্রণালী (Operation of transistor tester with block diagram) :



চিত্র : ৫.৬ ট্রানজিস্টর টেস্টার

IC টেস্টারের ব্লকচিত্রসহ কার্যপ্রণালী

আইসি টেস্টার (IC Tester) : চিত্র ৫.৭ একটি প্রচলিত আইসি টেস্টারের ব্লক চিত্র দেখা হলো :



চিত্র : ৫.৭ আইসি টেস্টার

৬ষ্ঠ-অধ্যায়

পাওয়ার পরিমাপ

৬.১ ইলেকট্রিক্যাল পাওয়ার পরিমাপ পদ্ধতি (Method of measuring electrical power) ১

(ক) দু'ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে পাওয়ার পরিমাপ (Method for measurement of three phase power by two wattmeters) ১

সরাসরী ব্যবস্থার দু' ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে ব্যালেন্সড অথবা আনব্যালেন্সড উন্নয়ন ধরনের তিন ফেজ, তিন তার সার্কিটের পাওয়ার পরিমাপ করা যায়।

এ পদ্ধতিতে ওয়াটমিটারের কারেন্ট কয়েলসমূহ যে-কোনো দু' লাইনে এবং ভোল্টেজ কয়েলসমূহ তৃতীয় লাইনে সংযোগ করা হয়।

(ক) Star connection system

(খ) Delta connection system

চিত্র ৬.১

৬.১নং চিত্রে ১ নং ও ২ নং লাইনে কারেন্ট কয়েল দুটিকে এবং ৩ নং লাইনে ভোল্টেজ কয়েল দুটি সংযোগ করা হয়েছে। এটা প্রমাণ করা যেতে পারে যে, W_1 এবং W_2 কর্তৃক নির্দেশিত পাওয়ার তাৎক্ষণিক (Instantaneous) পাওয়ারের সমান। নিম্নলিখিত আলোচনায় আমরা স্টার সংযুক্ত লোডকে বিবেচনায় আনবো, যদিও ডেল্টা সংযুক্ত লোডের বেলায়ও এ পদ্ধতি সমভাবে প্রযোজ্য।

৬.১নং চিত্রে, ওয়াটমিটার W_1 -এর পাঠ, মনে করি, $v_1 = R$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ
 $v_2 = Y$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ
 $v_3 = B$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ

এক $i_1 = R$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট
 $i_2 = Y$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট
 $i_3 = B$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট

$\therefore W_1$ ওয়াটমিটারের P.C কয়েলের আড়আড়ি ভোল্টেজ $= v_1 - v_3$
 এক W_2 ওয়াটমিটারের P.C কয়েলের আড়আড়ি ভোল্টেজ $= v_2 - v_3$

সুতরাং W_1 ওয়াটমিটারের পাঠ $= P.C$ এর আড়আড়ি ভোল্টেজ $\times C.C$ এর মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট

$$P_1 = i_1 \times (v_1 - v_3)$$

আবার, w_2 ওয়াটমিটারের পাঠ $P_2 = i_2 (v_2 - v_3)$

∴ ওয়াটমিটার দুটির পাঠের যোগফল

$$\begin{aligned} P &= P_1 + P_2 \\ &= i_1 (v_1 - v_3) + i_2 (v_2 - v_3) \\ &= i_1 v_1 - i_1 v_3 + i_2 v_2 - i_2 v_3 \\ &= v_1 i_1 + v_2 i_2 - v_3 (i_1 + i_2) \dots\dots\dots (i) \end{aligned}$$

৬.১(ক) নং চিত্রে কারশফের কারেন্ট সূত্র প্রয়োগ করে পাই,

$$i_1 + i_2 + i_3 = 0$$

$$\therefore i_1 + i_2 = -i_3$$

(i) নং সমীকরণে $(i_1 + i_2) = i_3$ বসিয়ে পাই,

$$\begin{aligned} P &= v_1 i_1 + v_2 i_2 - v_3 \times (-i_3) \\ &= v_1 i_1 + v_2 i_2 + v_3 i_3 \end{aligned}$$

সুতরাং তিন ফেজ সার্কিটের, ব্যালেন্সড অথবা আনব্যালেন্সড যাই হোক না কেন, দুটি ওয়াটমিটারের তাৎক্ষণিক পাঠের যোগফল লোড কর্তৃক গৃহীত পাওয়ারের সমান।

এক ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে ৩ফেজ পাওয়ার পরিমাপ

কয়েকট কয়েলকে একটি লাইনে এবং শ্রেণীর কয়েলের একপ্রান্ত একই লাইনে ও অপর প্রান্ত পর্যায়ক্রমে অন্য দু' লাইনে সংযোগ করা হয়।

আমরা জানি, $V_1 = V_2 = V_3 = V$

$I_1 = I_2 = I_3 = I$

এবং $V_{12} = V_{13} = \sqrt{3} V$

যখন সুইচ 2-এ সংযোগ দেয়া হয়, তখন ওয়াটমিটার পাঠ,

$$P_1 = V_{13} I_1 \cos(30^\circ - \phi)$$

$$= \sqrt{3} V I \cos(30^\circ - \phi)$$

যখন সুইচ 1-এ সংযোগ দেয়া হয়, তখন ওয়াটমিটার পাঠ,

$$P_2 = V_{12} I_1 \cos(30^\circ + \phi)$$

$$= \sqrt{3} V I \cos(30^\circ + \phi)$$

ওয়াটমিটারের দুটি ভিন্ন পাঠের যোগফল—

$$P_1 + P_2 = \sqrt{3} V I \cos(30^\circ - \phi) + \sqrt{3} V I \cos(30^\circ + \phi)$$

$$= \sqrt{3} V I [\cos(30^\circ - \phi) + \cos(30^\circ + \phi)]$$

$$= \sqrt{3} V I \cos\phi$$

এরূপে ওয়াটমিটারের দুটি পাঠের যোগফল, লোড-কর্তৃক গৃহীত মোট পাওয়ারের সমান,

$$P = P_1 + P_2$$

পাওয়ার ফ্যাক্টর (Power factor) :

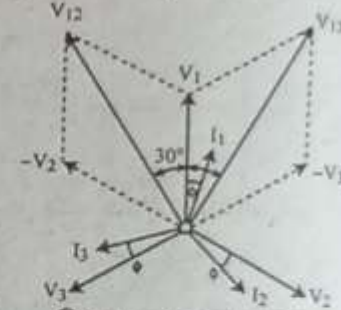
দু' ওয়াটমিটার পদ্ধতির মতোই—

$$\tan\phi = \sqrt{3} \times \frac{P_1 - P_2}{P_1 + P_2}$$

$$\phi = \tan^{-1} \left[\sqrt{3} \times \frac{P_1 - P_2}{P_1 + P_2} \right]$$

এবং পাওয়ার ফ্যাক্টর,

$$\cos\phi = \cos \left[\tan^{-1} \left(\sqrt{3} \times \frac{P_1 - P_2}{P_1 + P_2} \right) \right]$$

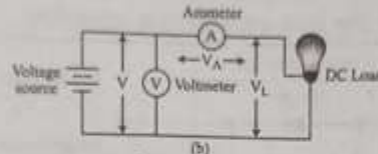
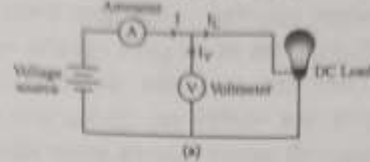


চিত্র : ৬.৩ ভেক্টর ডায়গ্রাম

অ্যামিটার ভোল্টমিটার পদ্ধতিতে পাওয়ার পরিমাপ

৯.২ অ্যামিটার-ভোল্টমিটার পদ্ধতিতে পাওয়ার পরিমাপ (Power measurement by ammeter-voltmeter method) :

এই পদ্ধতি হলো লোডের দ্বারা নিজে লোড এবং কারেন্টের আড়াআড়ি ভোল্টেজ মাপার। অর্থাৎ, ভোল্টমিটার এক প্রান্তের সাহায্যে করে পাওয়ার নির্ণয় করা যেতে পারে, অন্যদিকে সংযোগ করা হয় যে-কোনো একটি কারেন্টমিটারের দ্বারা নিজে এই প্রান্তের পাওয়ার পরিমাপ করা যেতে পারে তাই লোডের পাওয়ার পরিমাপ করা যায়।



চিত্র ৯.২.৪ (a) ও (b)

চিত্র (a)-তে, অ্যামিটার সার্কিটের মাধ্যমে মেট কারেন্ট পরিমাপ করে এবং এই কারেন্ট হলো ভোল্টমিটার ও লোডের মাধ্যমে লোডের ভোল্টেজ। তাই পাওয়ার পরিমাপ মিটার দ্বারা পাওয়ার অ্যাবজর্পশনের (Absorption) সাথে যুক্ত, যা চিত্র (b)-তে দেখানো হয়েছে। কিন্তু ভোল্টমিটার ভোল্টেজ ড্রপ পরিমাপ করে অ্যামিটারের আড়াআড়িতে এবং এখানে একটি (Error) পরিমাপ করার জন্য লোডের আড়াআড়িতে ভোল্টেজ যোগ করা হয়, এই ক্রটিকে বলা হয় সন্নিবেশ ক্রটি (Insertion errors)। যাই হোক, এই ক্রটি পরিমাপ করা যেতে পারে যদি ভোল্টমিটার কারেন্ট (I_v) তুলনা করা হয় অ্যামিটার কারেন্ট (I), অ্যামিটারের আড়াআড়ি ভোল্টেজ (V_A) এবং ভোল্টমিটারের আড়াআড়ি ভোল্টেজ V-এর সাথে। তাই পাওয়ার পরিমাপ ট্রু পাওয়ার (True power) অথবা অ্যাকটিভ পাওয়ার (Active power) এর সাথে সমতুল্যপূর্ণ হবে। যেহেতু অ্যামিটার এবং ভোল্টমিটার একটি ওয়াটমিটারের চেয়ে বেশি সংবেদনশীল, তাই পরিমাপের মান ওয়াটমিটারের চেয়ে আরো সঠিক। অতএব, মিটারের রিডিং দ্বারা পাওয়ার গণনা করা যেতে পারে।

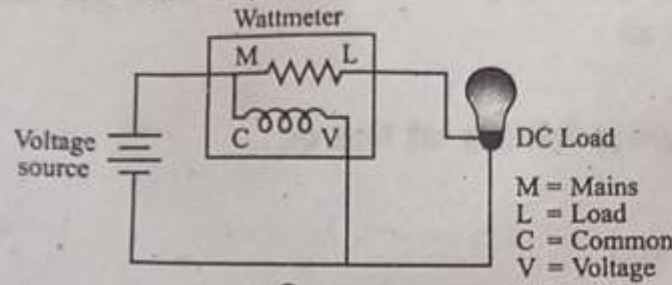
$$P = VI \text{ Watts}$$

এখানে, P = Total power
V = Voltage (Volt)
I = Ammeter (Amp)

ওয়াট মিটার দ্বারা পাওয়ার পরিমাপ

৬.৩ ওয়াটমিটার দ্বারা পাওয়ার পরিমাপ (Power measurement by wattmeter) :

ত্রিসি সার্কিটে পাওয়ার পরিমাপের চিত্র নিচে দেওয়া হলো :



চিত্র : ৬.৫

ওয়াটমিটার চারটি টার্মিনাল নিয়ে গঠিত, যথা : Mains (M), Load (L), Common (C) এবং Voltage (V)। এ সংযোগে, M কে L টার্মিনালগুলো লোড সার্কিটের উভয় পাশে সংযুক্ত থাকে এবং C ও V টার্মিনাল সার্কিটের আড়াআড়িতে সংযোগ থাকে। পাওয়ার পরিমাপের জন্য M এবং C টার্মিনাল অবশ্যই শর্ট থাকতে হবে। আজকাল, ইলেকট্রনিক ওয়াটমিটার কম পরিমাণের বিদ্যুৎ পরিমাপের জন্য ব্যবহৃত হয়, যা ইলেকট্রোডায়নামোমিটারের চেয়ে বেশি ফ্রিকুয়েন্সিতে রেট দেওয়া হয়। এটি হাই-প্রিসিশন সঠিক পরিমাপের জন্য ব্যবহৃত হয়।

ইলেকট্রনিক ওয়াটমিটার অ্যানালগ বা ডিজিটাল টাইপ হতে পারে।

আধুনিক ডিজিটাল ইলেকট্রনিক ওয়াটমিটার প্রতি সেকেন্ডে হাজার হাজার ভোল্টেজ ও কারেন্ট সরবরাহ করে। এ ছাড়াও স্মার্টে পাওয়ার মানগুলো লগ করে এবং তাদেরকে ডিজিটাল ডিসপ্লেতে প্রদর্শন করে।

৭ম-অধ্যায়

পাওয়ার ফ্যাক্টর পরিমাপ

৯৬

ইলেকট্রনিক মেজারমেন্টস

৭.২ পাওয়ার ফ্যাক্টর নির্ণয়ের সূত্র প্রতিপাদন (State the formula of power factor) :

পাওয়ার ফ্যাক্টর kW এবং kVA এর অনুপাত ইলেকট্রিক্যাল লোড দ্বারা এটি অঙ্কন করা হয়। যেখানে kW হলো প্রকৃত পাওয়ার এবং kVA হলো আপাত পাওয়ার।

ত্রি-ফেজ ক্যালকুলেশন :

$$kVA = \text{Line current} \times \text{line voltage} \times \sqrt{3}/1000$$

$$kVA = I \times V \times 1.732/1000$$

$$kW = \text{True power}$$

$$pf = \text{power factor} = \cos\theta$$

$$pf = \cos\theta = \frac{kW}{kVA}$$

$$\text{বা, } kW = kVA \times pf = V \times I \times \sqrt{3} \times pf$$

$$kVAR = kVA \times \sin\theta = kVA \times \sqrt{(1 - pf \times pf)}$$
$$= kVA \times \sqrt{(1 - \cos^2\theta)}$$

সিঙ্গেল ফেজ ক্যালকুলেশন :

$$kVA = \text{line current} \times \text{phase voltage}/1000$$

$$kVA = I \times V/1000$$

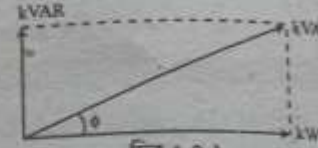
$$kW = \text{True power}$$

$$pf = \text{power factor} = \cos\theta$$

$$\cos\theta = pf = \frac{kW}{kVA}$$

$$\text{বা, } kW = kVA \times pf = V \times I \times \sqrt{3} \times p.f$$

$$kVAR = kVA \times \sin\theta = kVA \times \sqrt{(1 - pf \times pf)}$$
$$= kVA \times \sqrt{(1 - \cos^2\theta)}$$



চিত্র : ৭.১

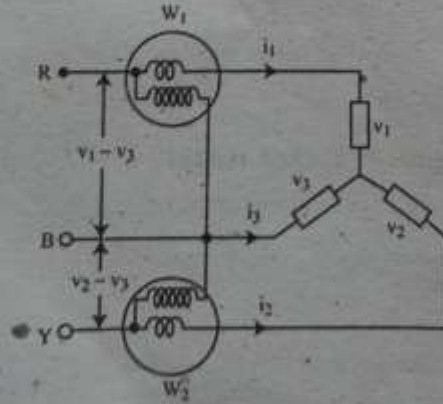
দুই ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে পাওয়ার পরিমাপ

৭.৩ বিভিন্ন ধরনের পাওয়ার ফ্যাক্টর পরিমাপ পদ্ধতি (Different method of measuring power factor):

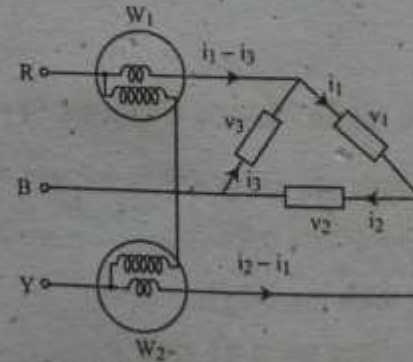
(a) দু' ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে পাওয়ার পরিমাপ (Method for measurement of three phase power by two wattmeters):

সচরাচর ব্যবহৃত দু' ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে ব্যালেন্সড অথবা আনব্যালেন্সড উভয় ধরনের তিন ফেজ, তিন তার সার্কিটে পাওয়ার পরিমাপ করা যায়।

এ পদ্ধতিতে ওয়াটমিটারের কারেন্ট কয়েলসমূহ যে-কোনো দু' লাইনে এবং প্রতিটির ভোল্টেজ কয়েলকে তৃতীয় লাইনে সংযোগ করা হয়।



(ক) Star connection system



(খ) Delta connection system

চিত্র : ৭.২

৭.২নং চিত্রে ১ নং ও ২ নং লাইনে কারেন্ট কয়েল দুটিকে এবং ৩ নং লাইনে ভোল্টেজ কয়েল দুটি সংযোগ করা হয়েছে।

এটা প্রমাণ করা যেতে পারে যে, W_1 এবং W_2 কর্তৃক নির্দেশিত পাওয়ার তাৎক্ষণিক (Instantaneous) পাওয়ারের সমান। নিম্নলিখিত আলোচনায় আমরা স্টার সংযুক্ত লোডকে বিবেচনায় আনবো, যদিও ডেল্টা সংযুক্ত লোডের বেলায়ও এ পদ্ধতি সমতুল্য প্রযোজ্য। ৭.২নং চিত্রে, ওয়াটমিটার W_1 -এর পাঠ,

মনে করি, $v_1 = R$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ

$v_2 = Y$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ

$v_3 = B$ ফেজের তাৎক্ষণিক ভোল্টেজ

এবং $i_1 = R$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট

$i_2 = Y$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট

$i_3 = B$ ফেজের তাৎক্ষণিক কারেন্ট

$\therefore w_1$ ওয়াটমিটারের P.C কয়েলের আড়আড়ি ভোল্টেজ $= v_1 - v_3$

এবং w_2 ওয়াটমিটারের P.C কয়েলের আড়আড়ি ভোল্টেজ $= v_2 - v_3$

সুতরাং w_1 ওয়াটমিটারের পাঠ $= P.C$ এর আড়আড়ি ভোল্টেজ $\times C.C$ এর মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট

$$P_1 = i_1 \times (v_1 - v_3)$$

আবার, w_2 ওয়াটমিটারের পাঠ $P_2 = i_2 (v_2 - v_3)$

\therefore ওয়াটমিটার দুটির পাঠের যোগফল

$$P = P_1 + P_2$$

$$= i_1 (v_1 - v_3) + i_2 (v_2 - v_3)$$

$$= i_1 v_1 - i_1 v_3 + i_2 v_2 - i_2 v_3$$

$$= v_1 i_1 + v_2 i_2 - v_3 (i_1 + i_2) \dots \dots \dots (i)$$

৭.২(ক) নং চিত্রে কারশফের কারেন্ট সূত্র প্রয়োগ করে পাই,

$$i_1 + i_2 + i_3 = 0$$

$$\therefore i_1 + i_2 = -i_3$$

(i) নং সমীকরণে $(i_1 + i_2) = i_3$ বসিয়ে পাই,

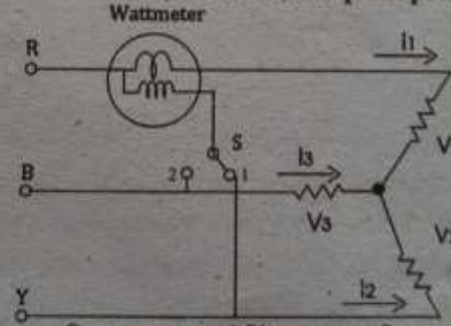
$$P = v_1 i_1 + v_2 i_2 - v_3 \times (-i_3)$$

$$= v_1 i_1 + v_2 i_2 + v_3 i_3$$

সুতরাং তিন ফেজ সার্কিটের, ব্যালেন্সড অথবা আনব্যালেন্সড যাই হোক না কেন, দুটি ওয়াটমিটারের তাৎক্ষণিক পাঠের যোগফল লোড কর্তৃক গৃহীত পাওয়ারের সমান।

এক ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে তিন ফেজ পাওয়ার পরিমাপ

(b) এক ওয়াটমিটার পদ্ধতিতে তিন ফেজ পাওয়ার পরিমাপ (Method of three phase power measurement by one wattmeter) 1



চিত্র ১ ৭.৩ এক ওয়াটমিটারের সংযোগচিত্র

অধুমায়ে ব্যালেন্সড লোডেই এক ওয়াটমিটার পদ্ধতি ব্যবহৃত হয়। ৭.৩নং চিত্রে এর সংযোগ এবং ৭.৪ নং চিত্রে ভেক্টর চিত্র দেখানো হয়েছে।

কারেন্ট কয়েলকে একটি লাইনে এবং প্রেসার কয়েলের একপ্রান্ত একই লাইনে ও অপর প্রান্ত পর্যায়ক্রমে অন্য দু'লাইনে সংযোগ করা হয়।

আমরা জানি, $V_1 = V_2 = V_3 = V,$

$I_1 = I_2 = I_3 = I$

এবং $V_{12} = V_{13} = \sqrt{3} V$

যখন সুইচ 2-এ সংযোগ দেয়া হয়, তখন ওয়াটমিটার পাঠ,

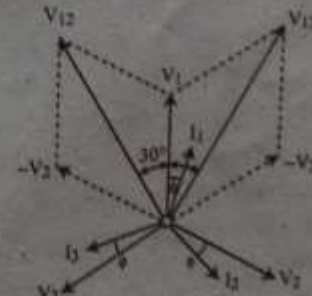
$$P_1 = V_{13} I_1 \cos(30^\circ - \phi)$$

$$= \sqrt{3} V I \cos(30^\circ - \phi)$$

যখন সুইচ 1-এ সংযোগ দেয়া হয়, তখন ওয়াটমিটার পাঠ,

$$P_2 = V_{12} I_1 \cos(30^\circ + \phi)$$

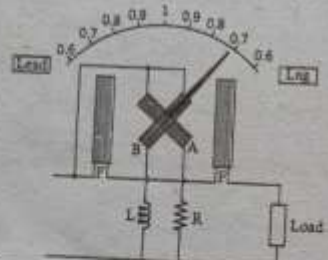
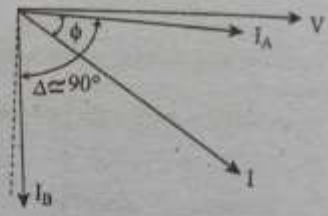
$$= \sqrt{3} V I \cos(30^\circ + \phi)$$



চিত্র ১ ৭.৪ ভেক্টর জায়গা

ইলেকট্রোডায়নামো মিটার ব্যবহার করে পাওয়ার ফ্যাক্টর পরিমাপ পদ্ধতির বর্ণনা করে পাওয়ার ফেক্টর পরিমাপ পদ্ধতি:

৭.৪ ইলেকট্রোডায়নামোমিটার ব্যবহার করে পাওয়ার ফ্যাক্টর পরিমাপ পদ্ধতির বর্ণনা (Explain the method of measuring power factor using electro-dynamometer) :

চিত্র : ৭.৫ সিলেক ফেজ ইলেকট্রোডায়নামোমিটার টাইপ পাওয়ার ফ্যাক্টর মিটার

গঠনশীল : ৭.৫ নং চিত্রে সিলেকফেজ ডায়নামোমিটার টাইপ পাওয়ার ফ্যাক্টর মিটারের গঠনাকৃতি দেখানো হয়েছে। এটি কয়েক কয়েক দ্বারা গঠিত, যা কারেন্ট কয়েল হিসেবে কাজ করে। এই কয়েলকে দু'ভাগে ভাগ করা হয়েছে (F, F) এবং পরীক্ষার সার্কিটের কারেন্ট বহন করে। সুতরাং, এই কয়েল কর্তৃক সৃষ্ট তৌধকক্ষেত্র মেইন কারেন্টের সমানুপাতিক। এই তৌধকক্ষেত্রের মাঝখানে একই ধরনের দুটি প্রেসার কয়েল (A এবং B) স্পিন্ডলের উপর পরস্পর 90° কোণে পিছত করা, যা যুক্তি সিস্টেম গঠন করে। একটি নন-ইন্ডাক্টিভ রেজিস্ট্যান্স (R) প্রেসার-কয়েল A-এর সাথে এবং একটি উচ্চমানের ইন্ডাক্টিভ কয়েল (L), প্রেসার কয়েল B-এর সাথে সিরিজে সংযুক্ত আছে। সার্কিটের ভোল্টেজের আড়াআড়িতে কয়েল দুটি সংযুক্ত করা আছে। R এবং L-এর মান এমনভাবে নির্ধারণ করা হয়, যাতে স্বাভাবিক ফ্রিকুয়েন্সিতে কয়েল দুটি একই মানের কারেন্ট বহন করতে পারে। অর্থাৎ—

$$R = \omega L$$

A-কয়েলের মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট, সার্কিট-ভোল্টেজের সাথে ইন-ফেজ এবং B-কয়েলের মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট, ভোল্টেজের চেয়ে 90° পিছনে (Lagging) থাকে। কয়েলের প্রান্তের মধ্যবর্তী কোণ 90° রাখা হয়। এতে কোনো কন্ট্রোলিং ডিভাইস ব্যবহার করা হয় না। (৭.৬নং চিত্র প্রদর্শন)

কার্যশীল : সমস্যা সহজ করার জন্য ধরা যাক, B-কয়েলের মধ্য দিয়ে প্রবাহিত কারেন্ট, ভোল্টেজের তিক 90° পিছনে (Lagging) আছে এবং কয়েলের প্রান্তের মধ্যবর্তী কোণ তিক 90°। এখন এখানে দুটি ডিফারেন্স টর্ক হবে, একটি কয়েল A-র উপর এবং অন্যটি কয়েল B-র উপর ক্রিয়া করবে। কয়েল দুটি এমনভাবে পেঁচানো হয়েছে, যেন কয়েল দুটিতে সৃষ্ট টর্ক বিপরীতমুখী হয়। সুতরাং, পরস্পরটি এমন একটি অবস্থান গ্রহণ করবে, যেখানে টর্ক দুটি সমান।

স্বাভাবিক পাওয়ার ফ্যাক্টর (cosφ) বিবেচনা করা যাক।

A-কয়েলের জিন্মাশীল ডিক্লেকটিং টর্ক,

$$T_A = KVIM_{max} \cos\phi \sin\theta$$

এখানে, θ = রেফারেন্স প্ল্যান হতে কৌণিক বিক্ষেপ,

M_{max} = দুটি কয়েলের মধ্যবর্তী মিউচুয়াল ইন্ডাকট্যান্সের সর্বোচ্চ মান। ধরা যাক, এই টর্ক দক্ষিণাবর্তে (Clockwise Direction) জিন্মা করে।

B-কয়েলে জিন্মাশীল ডিক্লেকটিং টর্ক,

$$\begin{aligned} T_B &= KVIM_{max} \cos(90^\circ - \phi) \sin(90^\circ + \theta) \\ &= KVIM_{max} \sin\phi \cos\theta. \end{aligned}$$

এই টর্ক বামাবর্তে (Anticlockwise Direction) জিন্মা করে। কয়েল দুটি এমন একটি অবস্থান গ্রহণ করে, যেখানে টর্ক দুটি সমান।

সুতরাং সাম্যাবস্থায় (At balance)

$$\begin{aligned} T_A &= T_B \\ KVIM_{max} \cos\phi \sin\theta &= KVIM_{max} \sin\phi \cos\theta \end{aligned}$$

$$\text{অর্থাৎ, } \cos\phi \sin\theta = \sin\phi \cos\theta$$

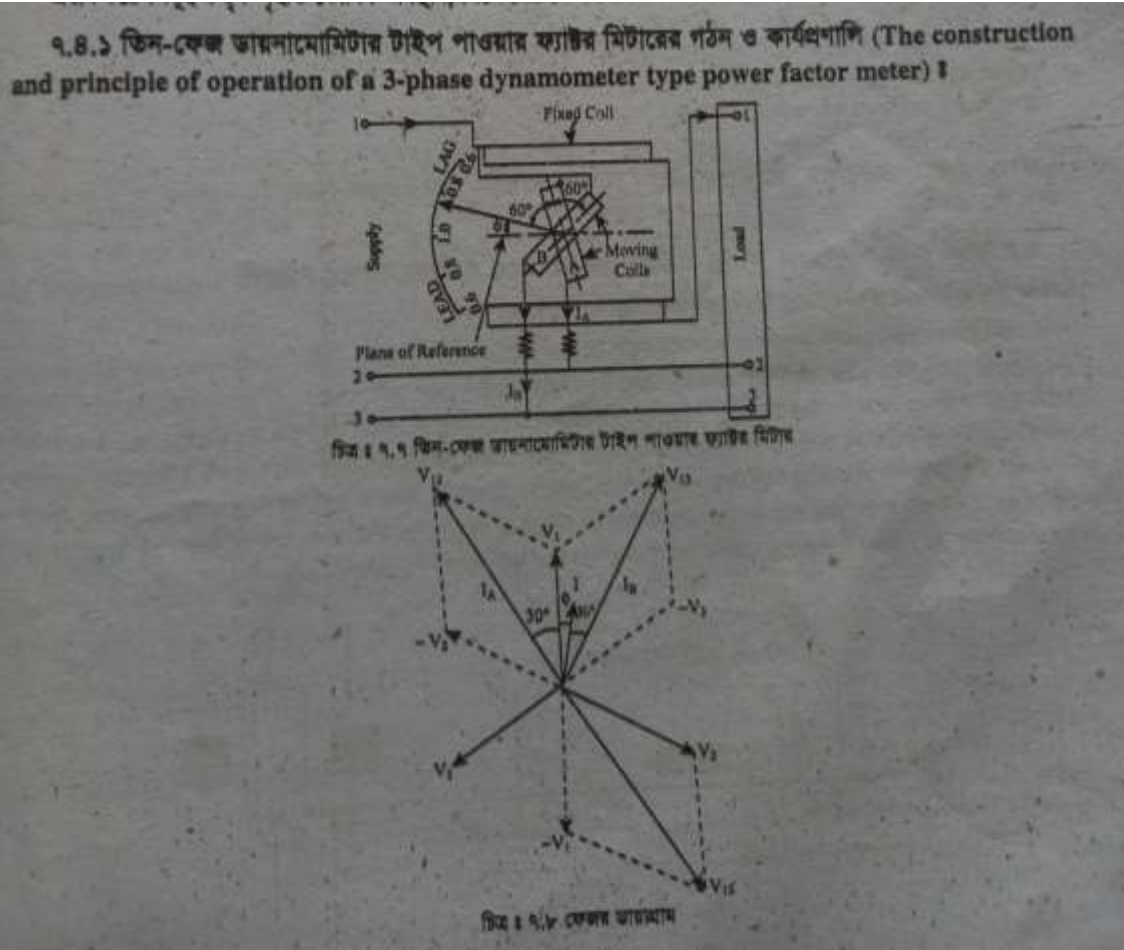
$$\text{অথবা, } \frac{\sin\theta}{\cos\theta} = \frac{\sin\phi}{\cos\phi}$$

$$\text{অথবা, } \tan\theta = \tan\phi$$

$$\text{সুতরাং, } \theta = \phi$$

অর্থাৎ কয়েলসমূহ কর্তৃক গৃহীত কৌণিক অবস্থান, সিস্টেমের ফেজ কোণের সমান।

তিন ফেজ ইলেকট্রোডায়নামো মিটার ব্যবহার করে পাওয়ার ফেক্টর মিটারের গঠন ও কার্যপ্রণালী

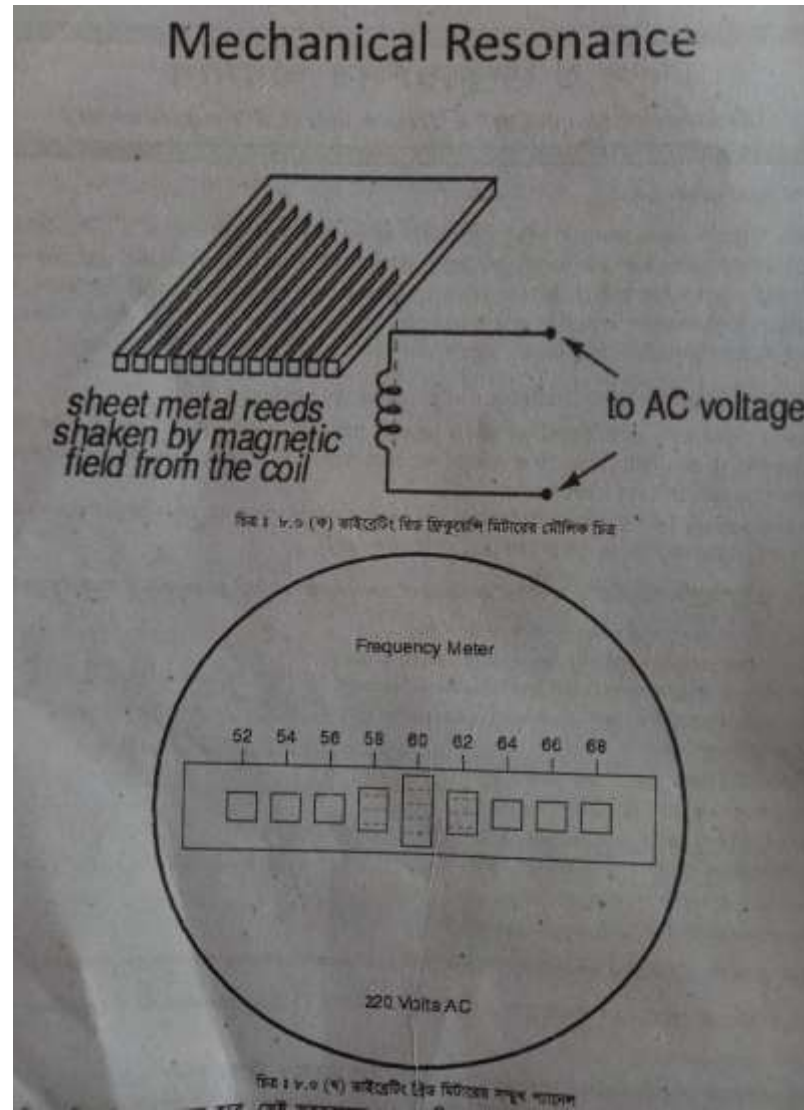


৮ম-অধ্যায়

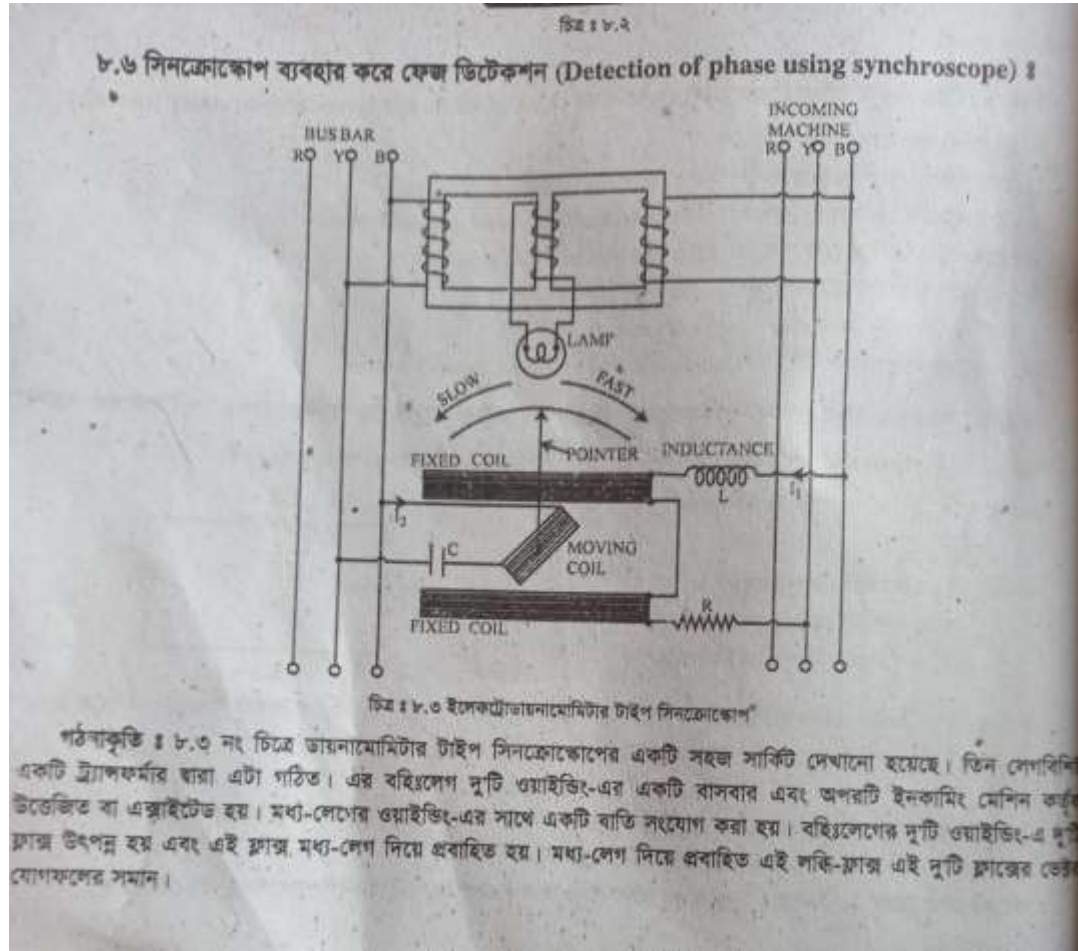
ফেজ ও ফ্রিকুয়েন্সী পরিমাপ

- **ফেজ:** ফেজ হলো একটি ইলেকট্রনিক সার্কিটে ওয়েভফর্ম সাইকেলের সময়ের ইনস্ট্যান্ট পজিশন। একটি সম্পূর্ণ সাইকেল ডিফাইন্ড করা হয় ৩৬০ ডিগ্রী ফেজে।
- **ফ্রিকুয়েন্সী:** একটি অলটারনেটিভ সাইকেল প্রতিসেকেন্ডে যতবার সম্পন্ন হয়, তাকে ফ্রিকুয়েন্সী বলে।

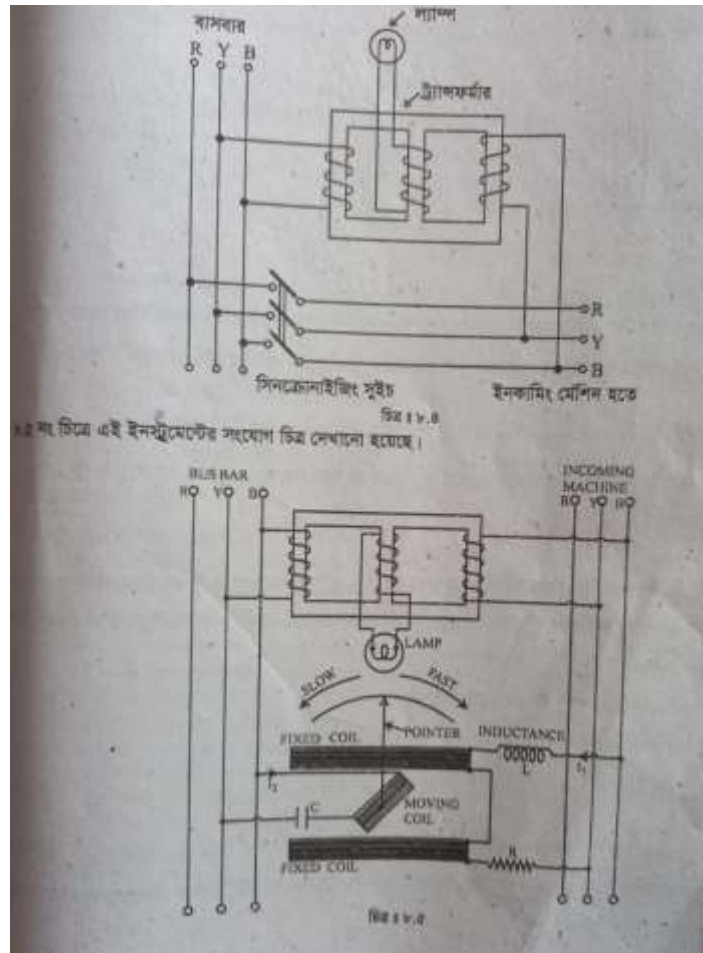
মেকানিক্যাল রেজোন্যান্স ব্যবহার করে ফ্রিকুয়েন্সী পরিমাপ:



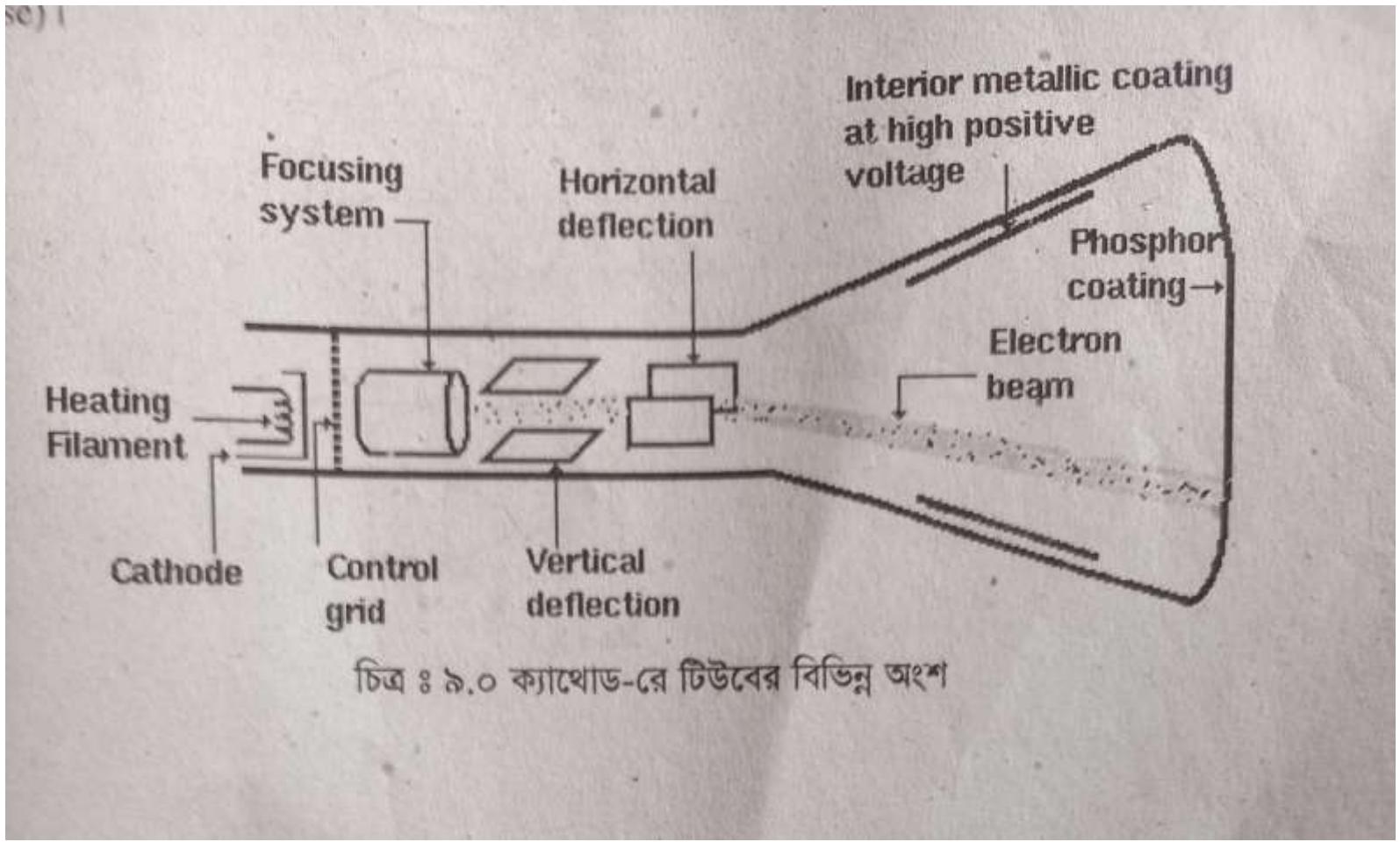
সিনক্রোস্কোপ ব্যবহার করে ফেজ ডিটেকশন



সিনক্রোস্কোপ ব্যবহার করে ফেজ ডিটেকশন

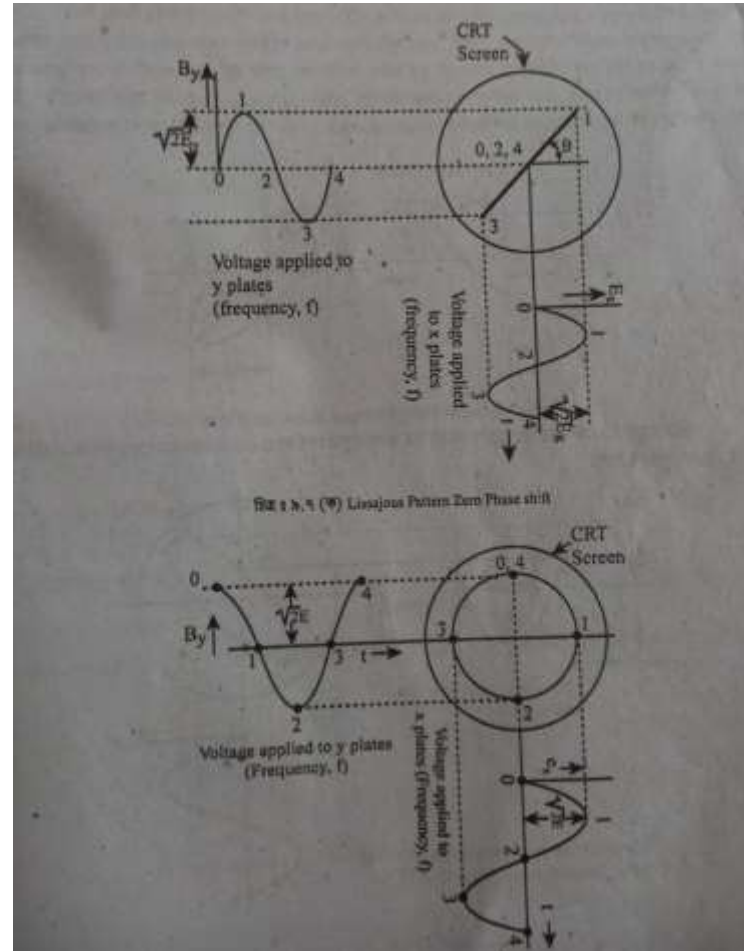


৯ম-অধ্যায় ক্যাথোড রে টিউব এর বিভিন্ন অংশ

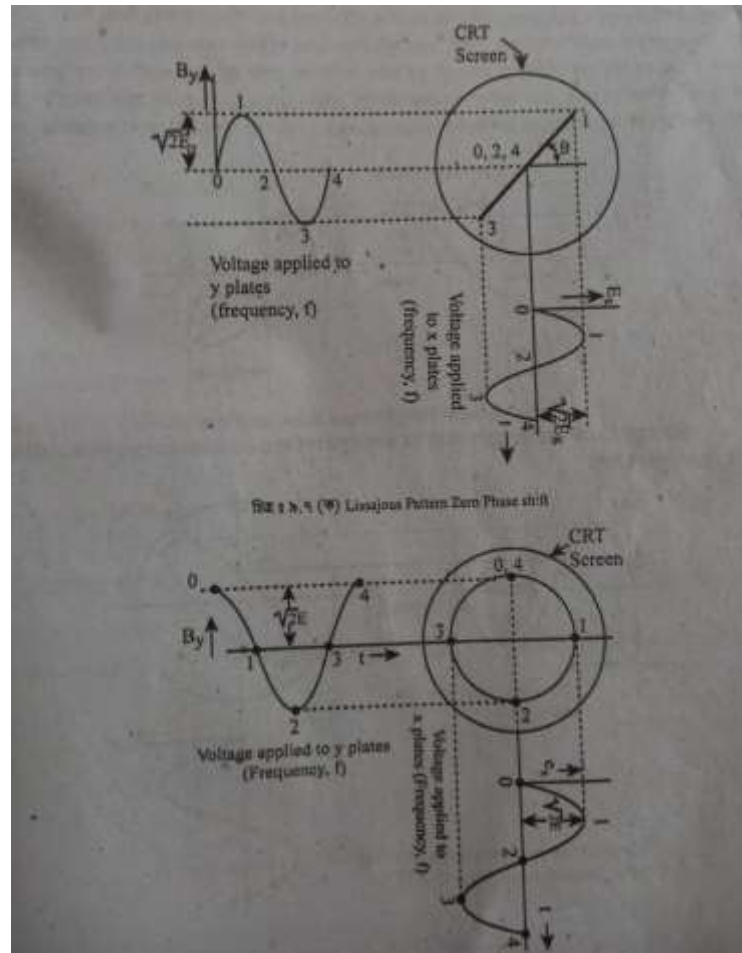


চিত্র : ৯.০ ক্যাথোড-রে টিউবের বিভিন্ন অংশ

ক্যাথোড রে টিউব ব্যবহার করে ফেজ পরিমাপ



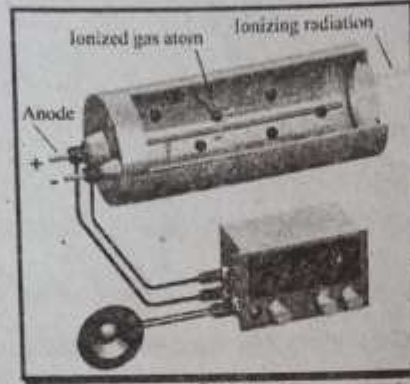
লিসাজস প্যাটার্ন



১০ম- অধ্যায় রেডিয়েশন পরিমাপ গিজার- মুলার ব্যবহার করে রেডিয়েশন পরিমাপ

১০.৪ গিজার-মুলার কাউন্টার ব্যবহার করে রেডিয়েশন পরিমাপ (Measurement of radiation (Geiger-Muller counter) :

এই বিখ্যাত যন্ত্রটির নামকরণ করেন দুইজন পদার্থবিজ্ঞানী, যারা ১৯২৮ সালে কাউন্টার উদ্ভাবন করেছিলেন। মুলার হেল গিজারের ছাত্র ছিলেন। কাউন্টার দুটি ইলেকট্রোডের সাথে একটি গ্যাস ভলিউম এবং একটি উচ্চ ভোল্টেজ নিয়ে গঠিত। প্রায়ই কাউন্টার এলিমেন্ট একটি নেগেটিভ চার্জ ইলেকট্রোড এবং একটি পজিটিভ চার্জ ইলেকট্রোড মধ্য অক্ষ বরাবর সিলিন্ড্রিক্যাল আকারের হয়। সেনসিটিভ ভলিউম হলো একটি টিউব, যা পালসার কাউন্টারের সাথে সংযুক্ত করা হয়। কাউন্টার রেডিয়েশন ইনটেনসিটি সম্পর্কে তথ্য প্রদান করে।



চিত্র : ১০.২

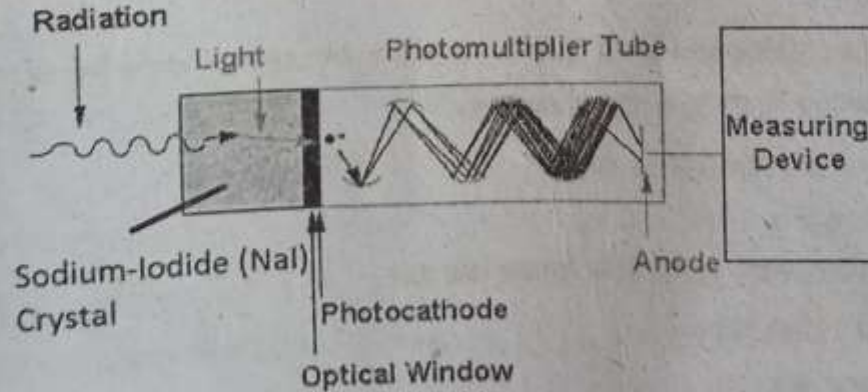
আয়নাইজিং রেডিয়েশন গ্যাস ভলিউমের মাধ্যমে আয়ন গ্যাস তৈরি করে। প্রতিটি ইলেকট্রন সেন্ট্রাল ইলেকট্রোডকে আকৃষ্ট করে যার ফলে নতুন আয়ন তৈরি করে, যা উচ্চ ভোল্টেজের জন্য যথেষ্ট। এটি একটি পালস, যা কাউন্টার সিস্টেম দ্বারা শনাক্ত করা হয় যা এ ছাড়াও এটি অডিবল ক্লিক উৎপন্ন করে তথ্য স্পিকারে পাঠায়। কাউন্টারটি সতর্কীকরণ যন্ত্র হিসাবে ব্যবহার করা যেতে পারে। তাই, এ ধরনের বিকিরণ বা তার শক্তি সম্পর্কে তথ্য পাওয়া যায় না। আলফা (α) পার্টিক্যালের জন্য প্রতিটি সেনসিটিভ গ্যাস কাউন্টারে রেডিয়েশন পৌঁছানো কঠিন হতে পারে। জি-এম (G-M) কাউন্টারটি β এবং γ -emitting-এর সাথে স্থানীয়করণের উপযুক্ত যন্ত্রের সাথে সম্পর্কযুক্ত তেজস্ক্রিয়তা।

সেন্টিলেশন কাউন্টার ব্যবহার করে রেডিয়েশন পরিমাপ

রেডিয়েশন পরিমাপ

১০.৫ সেন্টিলেশন কাউন্টার ব্যবহার করে রেডিয়েশন পরিমাপ (Measurement of radiation using scintillation counter) :

সেন্টিলেশন কাউন্টারটি মূলনীতির উপর ভিত্তি করে প্রমাণিত হয় যে, যখন এটি এক্সপোজড হয় তখন আলো নির্গত হয় রেডিয়েশন থেকে উভয় কঠিন এবং তরল scintillators পাওয়া যাবে। কিছু জৈব যৌগ যেমন—



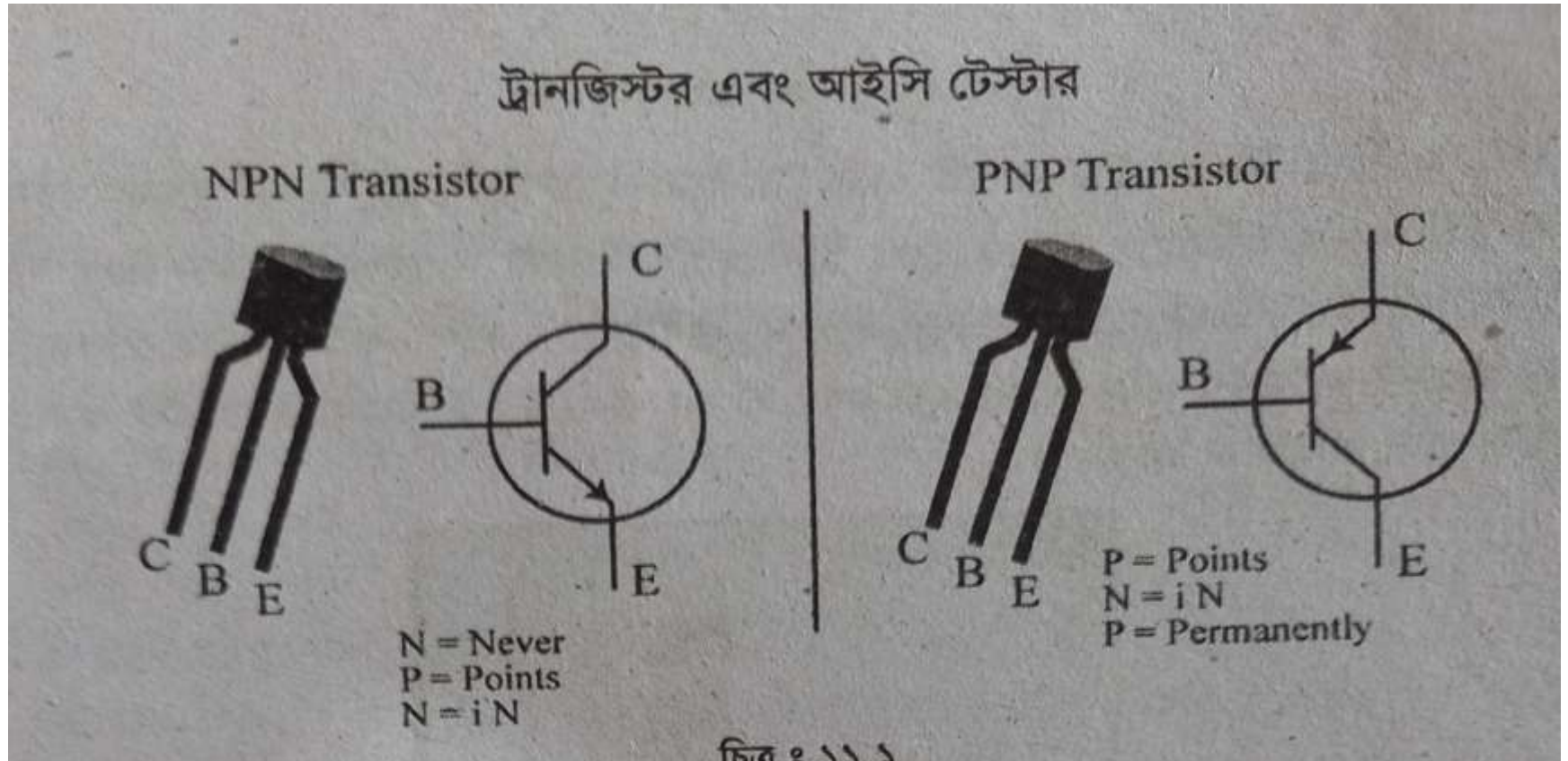
চিত্র : ১০.৩ সেন্টিলেশন কাউন্টার ব্যবহার করে রেডিয়েশন ডিটেকশন

বেনজিন এবং অ্যানথ্রাসিন ব্যবহার করা যেতে পারে। অনেক পরীক্ষায় জিন্সটাল সোডিয়াম আয়োডাইড (NaI) এর স্ফটিক ব্যবহার করা হয়। রেডিয়েশন Scintillators পরস্পরের সঙ্গে জিন্সা করে যখন এটি হালকা পালস উৎপাদন করে রেকর্ড করা হয় কঠো মাল্টিপ্লায়ার টিউব দ্বারা। সোডিয়াম আয়োডাইড এর (NaI) একটি সিলেক্স জিন্সটাল ভিনু ভিনু লিটার ভলিউম দিয়ে তৈরি করা যেতে পারে। বিশ্বের সব হাসপাতালে গামা ক্যামেরা আছে, যা সোডিয়াম আয়োডাইডের বড় প্লেটে ব্যবহার করা হয় 40cm (সেমি) এর চেয়ে বড় ব্যাসার্ধে। আলো নির্গত হয় যখন জিন্সটালটি γ শক্তির সাথে সমানুপাতিক। অতএব, এই কাউন্টারটি γ -রেডিয়েশন শক্তি পরিমাপে উপযোগী হয় এবং তাই এটি ব্যবহার করা যেতে পারে γ -নির্গত আইসোটোপ শনাক্ত করতে।

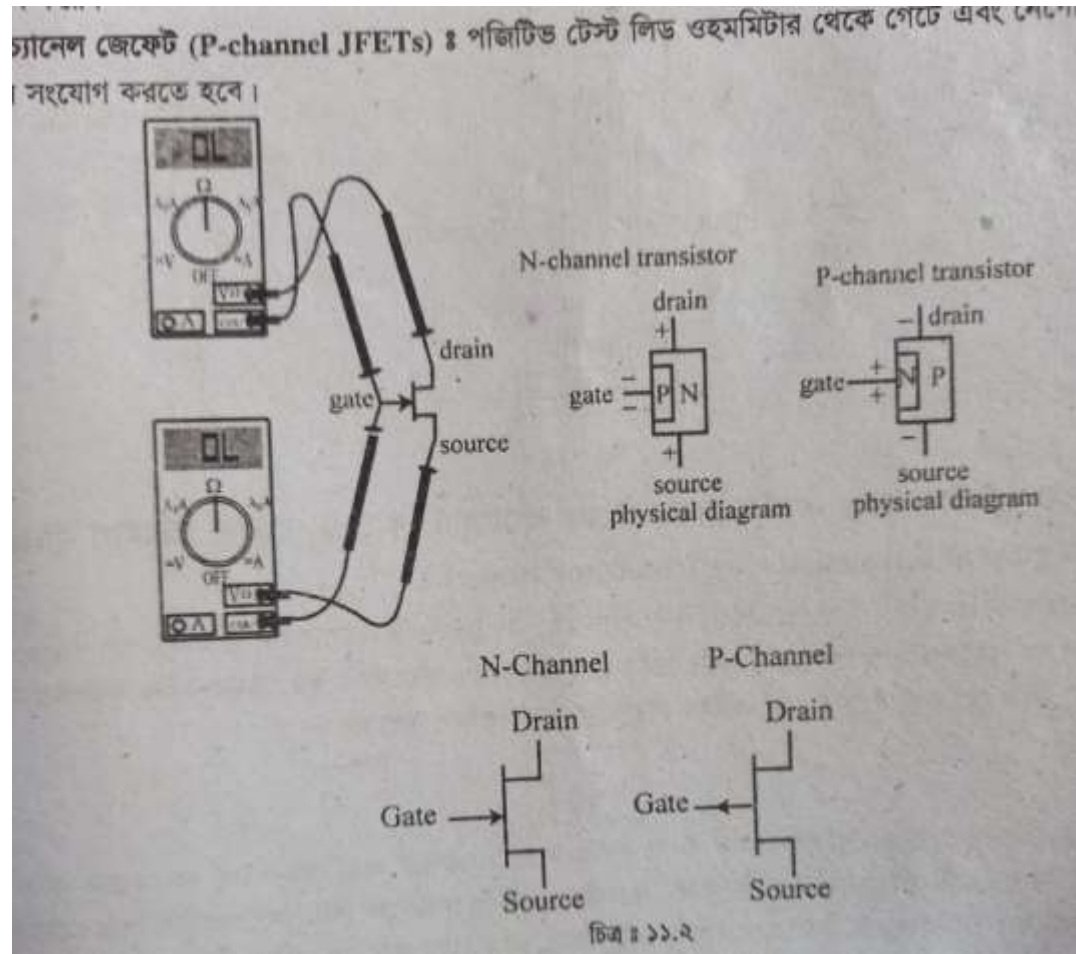
১১তম-অধ্যায়

ট্রানজিস্টর এবং IC টেস্টার:

ট্রানজিস্টর টেস্টার



ফেট টেস্টার:



ধন্যবাদ