

سرفصل مطالب درس: اندازه گیری الکتریکی

مفهوم و اهمیت اندازه گیری الکتریکی ، تعاریف اولیه ، اجزاء سیستمهای اندازه گیری ، خطاها و آنالیز آن ، طبقه بندی دستگاههای اندازه گیری.

دستگاههای اندازه گیری آنالوگ ، مغناطیس ثابت و سیم پیچ متحرک و بالعکس با آهن متحرک ، الکترودینامیکی ، فرودینامیکی القایی ، الکترواستاتیکی ،

دستگاههای اندازه گیری جریان و ولتاژ DC و AC و روشهای اندازه گیری مقادیر خیلی کم و خیلی زیاد ولتاژ و جریان ، دستگاههای اندازه گیری با ضرب کننده ها ، اندازه گیری توان اکتیو و راکتیو یک فاز و سه فاز.

اندازه گیری مقاومتها ، خازنها ، سلفها و ضریب Q ، پلهای اندازه گیری و کاربرد آنها .

ترانسدیوسرهای اثر هال (Hall Effect Transducers).

اسیلوسکوپهای عادی و دستگاههای ثابت .

دستگاههای اندازه گیری دیجیتالی ، اندازه گیری فرکانس و هارمونیکها - اسیلوسکوپهای پیشرفته

دستگاههای اندازه گیری نظیر : SVTM , CURVE TRACER , VTVM , WAVE .ANALYZER

مراجع :

1 - A Course in Electrical and Electronic Measurements and Instrumentation , A. K. Sawhney , Dhanpat Rai & Sons, 1988..

۲- اندازه گیری الکتریکی ، ساونی ، ترجمه محمود دیانی ، مجید ملکان ، مرکز نشر دانشگاهی ، تهران.

۳- دستگاههای اندازه گیری ، تالیف مسعود سلطانی ، انتشارات دانشگاه تهران.

4 - Electronic Measurements and Instrumentation , Klaas B. Klaassen, Cambridge University Press.

اندازه گیری چیست

اندازه گیری عبارتست از تعیین یک کمیت و یا مقدار فیزیکی توسط یک عدد و بر حسب یک واحد. بنابراین برای اندازه گیری نیاز به واحد هائی داریم (مانند ولت ، متر ، کیلوگرم ، ثانیه و). البته واضح است که برای اندازه گیری هر کمیت تکنیکها و یا روشهای منحصر به آن وجود دارند (کولیس ، ورنیه ، میکرومتر ، خطکش ، ولت متر و سیستمهای اندازه گیری دیگر).

نمایش ثبت و انتقال اطلاعات در اندازه گیری

وظیفه اندازه گیری دستیابی به اطلاعات در خصوص اندازه فیزیکی و نمایش آن است، نتیجتاً مسئله نمایش ، ثبت و انتقال اطلاعات بدست آمده از اهمیت خاصی برخوردار است. نمایش، ثبت و انتقال اطلاعات بصور زیر انجام میشود:

۱. آنالوگ – در این حالت مقدار اطلاعات حاصل از اندازه گیری بصورتی پیوسته نمایش داده میشود.
۲. دیجیتال – در این حالت اطلاعات حاصل از اندازه گیری بصورت تعدادی پالس و یا یک عدد نمایش داده میشود.

تاریخچه اندازه گیری :

۱۸۶۰	۱۸۸۰	زیر بنای آحاد (کنوانسیون متر ۱۸۷۵)
۱۸۸۰	۱۹۰۰	اختراع مهمترین دستگاههای اندازه گیری و ابداع متدهای اندازه گیری
۱۹۰۰	۱۹۲۰	روشهای اندازه گیری دقیق در جریان مستقیم
۱۹۲۰	۱۹۴۰	اندازه گیری جریانهای متناوب ، در انتقال انرژی الکتریکی ، مخابرات و فرکانس بالا
۱۹۴۰	۱۹۶۰	دستگاههای اندازه گیری الکترونیکی، ترکیب اندازه گیری و کنترل – اندازه گیری هسته ای
۱۹۶۰	تاکنون	آنالیز و اندازه گیری اتوماتیک در سیستمها

اهمیت اندازه گیری در زندگی روزمره

۱. اندازه گیری درجه حرارت بدن انسان
۲. اندازه گیری درجه حرارت محیط های مختلف
۳. اندازه گیری فشار خون
۴. اندازه گیری فشار هوا
۵. اندازه گیری فشار روغن
۶. اندازه گیری مقدار آب مصرفی
۷. اندازه گیری مقدار برق مصرفی
۸. اندازه گیری سرعت
۹. اندازه گیری رطوبت
۱۰. اندازه گیری ولتاژ الکتریکی
۱۱. اندازه گیری جریان الکتریکی
۱۲. اندازه گیری فرکانس برق
۱۳. اندازه گیری توانهای P ، Q ، و S
۱۴. اندازه گیری انرژی مصرفی
۱۵. اندازه گیری مقادیر R ، Z ، L ، C ,
۱۶. اندازه گیری وزن ، قد ، رنگ
۱۷. اندازه گیری ابعاد ، طول و عرض
۱۸. اندازه گیری حجم ، وزن

کمیتها و آحاد

مهمترین کمیتها در اندازه گیری الکتریکی و الکترونیکی عبارتند از : ولتاژ ، جریان ، توان و کمیت‌های منشعب از آنها (مانند میلی ولت ، میلی آمپر و ...)

توضیح اینکه برای اندازه گیری کمیت‌های فیزیکی دیگر ، معمولاً آنها را به کمیت‌های الکتریکی فوق متناسب با کمیت اصلی تبدیل نموده و سپس عمل اندازه گیری انجام میشود.

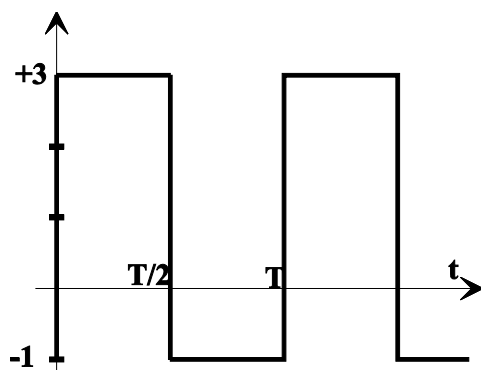
انتخاب روشها و دستگاههای مورد نیاز برای اندازه گیری، بستگی به این دارند که آیا کمیت مورد نظر از نوع مستقیم (جریان مستقیم) و یا از نوع متناوب است ، در این رابطه مقادیر لحظه ای ، متوسط ، ماکزیمم ، پیک تو پیک ، و موثر دارای اهمیت هستند.

کمیت‌های الکتریکی و روابط آنها

کمیت‌های الکتریکی بوسیله روابط مختلفی بهم مربوط میشوند. مثلاً $U=R.I$

کوئیز:

۱. مقادیر لحظه ای (در لحظه های $0, T/4, 3T/4$)، ماکزیمم ، مینیمم ، پیک تو پیک ، متوسط و موثر شکل موج زیر را محاسبه کنید و یا روی شکل مشخص کنید.



۲. مقادیر لحظه ای (در لحظه های $0, 5 \text{ ms}, 15 \text{ ms}$)، ماکزیمم ، مینیمم ، پیک تو پیک ، متوسط و موثر شکل موج با رابطه زیر را محاسبه کنید. (شکل موج را رسم کنید)

$$v_r(t) = 15 + 10 \sin(100\pi t)$$

اسیلوسکوپ

(طرز کار و کاربرد اسیلوسکوپ در اندازه گیری های مختلف)

مختصری راجع به طرز کار و آشنائی با اسیلوسکوپ.

دیگرام ساده ای از يك اسیلوسکوپ در شکل ۱ نشان داده شده است. قسمت اصلی این وسیله اندازه گیری الکترونیکی؛ لامپ اشعه کاتودیک آن میباشد. این لامپ شامل قسمتهای سه گانه (تفنگ الکترونی؛ سیستم انحراف؛ و پرده حساس) میباشد.

۱- تفنگ الکترونی مهمترین قسمت يك لامپ اشعه کاتودیک بوده و وظیفه آن تهیه يك شعاع بسیار باریک الکترونی است. شعاع الکترونی؛ مانند سایر لامپهای خلاء از طریق يك فیلامان و يك کاتد (بعنوان منبع الکترون) ایجاد میشود. بلافاصله بعد از کاتد يك استوانه فلزی واقع شده که گرید و یا شبکه نامیده میشود؛ با اعمال يك پتانسیل مثبت بر روی این شبکه نسبت به کاتد میتوان مقدار الکترونیایی که از داخل استوانه بخارج جاری میشوند کنترل نمود. کنترل این پتانسیل باعث کم و پر نور شدن اثر شعاع الکترونی بر روی پرده حساس خواهد شد. الکترونها پس از خارج شدن از شبکه از درون سه آند میگذرند؛ این سه آند بصورت يك لنز الکترونیکی عمل نموده قادرند شعاع الکترونی را متمرکز و بصورت يك شعاع باریک در آورند (تمرکز اشعه با تغییر پتانسیل آند دوم کنترل میشود).

۲- سیستم انحراف از چهار صفحه X_1, X_2, Y_1, Y_2 تشکیل شده است. اعمال پتانسیل الکتریکی بهر جفت صفحه (صفحات انحراف عمودی و صفحات انحراف افقی) موجب انحراف شعاع الکترونی خواهد شد. مثالهائی از چگونگی انحراف شعاع الکترونی در شکلهای ۲-۷ نمایش داده شده اند.

۳- پرده حساس در حقیقت صفحه تصویر لامپ اشعه کاتودیک (CRO) است؛ این صفحه با ماده حساسی پوشانیده شده است که در اثر برخورد الکترونهاي شعاع الکترونی؛ متناسب با جنس ماده حساس؛ نوری با رنگهای مختلف تولید میشود. پس از آنکه اصابت الکترونها با پرده حساس قطع شد؛ برای مدت کوتاهی (متناسب با پسماند ماده حساس) محل برخورد شعاع الکترونی روشن باقی میماند.

معرفی و آموزش کار با اسکوپ

اسیلوسکوپ اشعه کاتدی يك دستگاه نمایش دهنده است. در صورتی که دیگر دستگاههای نمایش دهنده فقط مقدار ولتاژ یا مقادیر دیگر الکتریکی را نمایش می دهند اما اسیلوسکوپ اشعه کاتدی قادر است مقدار، فاز، فرکانس موج و روابط بین مقادیر آنها را نمایش دهد.

خلاصه اطلاعات بسیار زیادی از نظر کمی و کیفی در مورد کارهای اندازه گیری الکترونیك به اسیلوسکوپ داده شده است و با قسمت های متعلق به دستگاه هر اندازه گیری با ردیف فرکانسهای زیاد با اسیلوسکوپ امکان پذیر است.

طرح ساده طبقاتي يك اسیلوسکوپ اشعه کاتدی در شکل (۱-۷) نشان داده شده است.

طبقات این اسیلوسکوپ شامل لامپ اشعه کاتدی CRT، تقویت کننده مرور X-Amp و قسمت منبع تغذیه PU می باشد.

۴- لامپ اشعه کاتدی

لامپ اشعه کاتدی در واقع یک لامپ خلاء است که الکترونهاي آن از يك کاتد گرم منتشر شده و براي رساندن به سرعت کافي ابتداء شتاب داده مي شوند، سپس به شکل اشعه در آمده و در پايان به يك پرده نیمه شفاف پوشیده از فسفر رسانس برخورد می نماید.

محلي که الکترونها به صورت اشعه در مي آیند لوله پرتاب الکترون ELECTRON (GUN گفته مي شود. ساختمان ساده لامپ در شکل ۱ نشان داده شده، لوله پرتاب مرکب از يك کاتد K ، يك شبکه G الکتروود کنترل) و آندهاي شماره ۱ و ۲ است. شدت اشعه الکترون توسط شبکه اي به همان شکل لامپ الکترون معمولي، کنترل مي شود. آند اول در پناسیل مثبت نسبت به کاتد کار مي کند. از اين رو الکترونها هنگام عبور از اين شبکه شتاب مي گیرند و با شکاف کوچکی در وسط آن اشعه الکتروني تهیه مي گردد. الکترونهاي بیرون آمده از آند اول عملاً در مسیر خط مستقيمي حرکت مي کنند، لیکن نیروي دافعه بين الکترونها دور شدن اشعه را از هم به وجود مي آورند. این تمایل توسط میدانهاي الکترواستاتيکی با قرار دادن پتانسیل در آند اول و دوم لامپ کنترل مي شود، از این رو تقارب اشعه الکتروني لامپ توسط آندهاي اول و دوم نسبت به محور خود يك عدسي الکتروني تشکیل مي دهند. معمولاً پتانسیل آند دوم ثابت است و پتانسیل آند اول براي تمرکز اشعه متغیر مي باشد، به همین دلیل آند اول را الکتروود تمرکز دهنده نیز مي گویند. منحرف شدن اشعه الکتروني به روي پرده به طور الکترواستاتيکی انجام مي گیرد. انحراف الکترواستاتيکی توسط صفحات انحراف تهیه مي گردند و به صورت دو وضع افقي(یا X) و عمودي(یا Y) با زاویه قائمه نسبت به هم قرار دارند. میدانهاي انحراف دهنده با اعمال ولتاژ مناسب بين هر دو جفت صفحات انجام مي پذیرد. وقتي که ولتاژهاي مختلفي به طور تناوبي به دو جفت صفحات انحراف دهنده وارد مي شوند اشعه الکتروني به طرف بالا و پايين و همچنین در عرض پرده به ترتیب با تغییر مقدار و قطبين ولتاژ حرکت مي نمایند. در لامپ اشعه کاتدی وارد نمودن سیگنال مورد نظر به صفحات Y و اعمال يك ولتاژ استاندارد به صفحات X مرسوم است، به طوري که ترکیب آنها محورهاي مختصات را پدید مي آورند. در تجزیه مدار الکتريکی معمولاً يك چیز در مورد تغییرات مقادیر نسبت به زمان جلب نظر مي کند، بنابراین سیگنال مجهول به صفحات عمودي وارد شده و حرکت عرضي(مروري) در پرده مستقیماً متناسب با زمان است و این زمان توسط صفحات افقي با استفاده از ولتاژي که آن را ولتاژ مرور (TIME BASE) مي گویند ساخته مي شود.

در این صورت مقداری که نقطه نورانی روی پرده حرکت کرده مربوط به دامنه ولتاژ وارد به صفحات انحراف دهنده می باشد و این پارامتر حساسیت انحراف لامپ اشعه کاتدی نامیده می شود، آن را می توان به صورت ولتاژ (یا جریان) لازم برای حرکت نقطه نورانی در فاصله مشخصی روی پرده لامپ اشعه کاتدی تعریف نمود. معمولاً حساسیت انحراف (به طور جداگانه برای هر جفت صفحات) به میلی متر بر ولت (یا بر میلی آمپر) بیان می شود. حساسیت انحراف از نظر مقدار مربوط به طرح اشعه کاتدی و شرایط کار آن می باشد. یک سو کننده ولتاژ زیاد و مرور مسئله بسیار ویژه در اسیلوسکپ های اشعه کاتدی تهیه ولتاژ زیاد یا ولتاژ فوق العاده زیاد (E.H.T) برای تغذیه آندهای آن می باشد این ولتاژ از یک تا ۲۰ کیلو ولت متغیر است. معمولاً این مسئله با یک سو کننده ولتاژ زیاد مشابه آنچه در شکل ۲ نشان داده شده است انجام می گیرد.

با مراجعه به شکل ۲، D یک سو کننده ژرمانیومی یا سلتنیومی میله ای شکل می باشد، مقاومت های تا مقسم ولتاژ را می سازد و این ولتاژهای تغذیه به الکترودهای لامپ اشعه کاتدی اعمال می گردد. مقاومت یک پتانسیومتر است که ولتاژ وارده را برای بایاس منفی شبکه و مقاومت روشنایی برقرار می کند، مقاومت های و یک صافی را می سازد و مقاومت و خازن با هم صافی دکوپلاژ می باشند. مقاومت نیز یک پتانسیومتر برای کنترل پتانسیل آند اول برای تمرکز (ROCUSE) و برای کنترل پتانسیل آند دوم به کار رفته اند. خازنهای و برای صاف کردن ضربانات استفاده شده اند. سیم پیچ L.T ترانسفورماتور-Tr ولتاژ تغذیه گرمکن لامپ اشعه کاتدی را (که ۶/۳ ولت می باشد) تهیه نماید.

قبلاً یادآوری شده است، طرح نمایش تغییرات کمیت مجهول نسبت به زمان روی پرده لامپ اشعه کاتدی با وارد نمودن سیگنال مورد نظر به صفحات انحراف عمودی و اعمال یک ولتاژ مرور به صفحات انحراف افقی صورت می گیرد، ولتاژ مرور باید خطی باشد زیرا انحراف در جهت افقی مستقیماً با زمان متناسب است. پس نقطه نورانی توسط مرور در جهت افقی با یک سرعت ثابت کشیده می شود و این نقطه نیز به طور عمودی توسط تغییرات سیکل ولتاژ وارده منحرف می گردد. در نتیجه نقطه نورانی روی پرده شکل موج را به همان طریقی که معمولاً به صورت ترسیمی می کشند به معرض نمایش در می آورد.

اگر دوره تناوب ولتاژ متناوب وارد به صفحات عمودی برابر با دوره تناوب مرور باشد بدیهی است که هر دو موج در همان صفحات در همان لحظه از زمان، مرور را شروع خواهند کرد و طرح نمایش داده شده دقیقاً بر مبنای همان تصویر واقعی قرار می گیرد. چیزی که دیده می شود شکل ساکنی خواهد بود که می توان از آن عکس برداری نمود.

برای اینکه مرور بتواند به طور دوره ای تکرار شود باید ولتاژ مرور همانطور که در شکل ۳ نشان داده شده است شکل موج دندانه اری داشته باشد. ولتاژ به طور خطی تا V_{max} بالا می رود و سپس سریعاً به ولتاژ شروع VST بر می گردد. بنابراین در پایان مرور عرضی پرده نقطه نورانی به سمت چپ برای مرور بعدی آماده می شود. به این عمل، برگشت اشعه (FLY - BACK) می گویند و زمان مربوط به آن، زمان برگشت اشعه FLY - BACK TIME گفته می شود.

شکل ۳ ولتاژ دندانه اری ای مرور

ملزومات ولتاژ مرور عبارتند از:

- هنگام مرور به طرف جلو این ولتاژ باید خطی بوده تا مستقیماً با زمان متناسب باشد.

- زمان برگشت اشعه فقط باید کسر خیلی کوچکی از مدت زمان و مرور به طرف جلو باشد.

- این ولتاژ باید به قدر کافی قوی باشد تا مرور در تمام طول افقی پرده انجام گیرد. مدارهای مختلفی در مولدهای مرور به کار می روند. لیکن اصول اساسی همگی آنها یکسان است. مثلاً یک خازن به تدریج شارژ شده و سپس وقتی به یک ولتاژ معینی می رسد به طور ناگهانی تخلیه می شود، در هر صورت ولتاژ دو سر خازن به طور تناوبی دائماً افزایش یکنواخت و در یک لحظه کاهش دارد.

شکل (۵-۷) مولد مرور ساده ای را با استفاده از یک لامپ گازی نئون نشان می دهد، خازن C از طریق منبع ولتاژ ثابت V و مقاومت متغیر R1 شارژ می گردد.

ولتاژ خازن C در دو سر لامپ گازی و مقاومت R2 قرار گرفته است. وقتی ولتاژ دو سر خازن C برابر با ولتاژ شکست لامپ گازی (V_{max}) در شکل (۵-۷) می شود، شکست هدایتی لامپ گازی و تخلیه ناگهانی خازن از طریق آن طوری انجام میگیرد تا ولتاژ خازن به میزانی معادل ولتاژ تهیج لامپ تنزل یابد. در این لحظه لامپ گازی قطع کرده و عبور جریان تخلیه متوقف می شود و خازن سیکل جدید شارژ خود را شروع می کند، در نتیجه ولتاژ دو سر خازن شکل موج دندانه اری شبیه خط چین نشان داده شده در شکل (۵-۷) دارد. زمان تخلیه بایستی فقط کسری از زمان شارژ که با حاصل ضرب ($RICI$ ثابت زمانی) تعیین می شود باشد.

مدار مرور تشریح شده در فوق کمتر برای تولید مرور نقطه نورانی در مدار افقی پرده اسیلوسکوپ به کار می رود، از این رو از مولد مرور به کمک لامپ تیراترون استفاده می شود. در این مولد مرور تا مادامی که ولتاژ خازن پایین تر از ولتاژ شکست لامپ است آند تیراترون جریان خیلی کمی می کشد، وقتی ولتاژ خازن به

مقدار ولتاژ شکست می رسد ناگهان هدایت تیراترون شکسته شده و خازن سریعاً در لامپ تخلیه می کند و جریان هدایتی مدار به حداکثر می رسد، ولتاژ خازن تقریباً به طور آنی به ولتاژ تهیج لامپ تنزل می یابد، ولتاژی که به خازن اجازه تخلیه می دهد توسط پتانسیونر RO و R مقاومت محدود کننده جریان شبکه لامپ قابل تنظیم است. بنابراین دامنه ولتاژ دندانه اره ای می تواند با آن تنظیم شود، مقاومت Rlim محدود کننده جریان آند لامپ می باشد (شکل ۶-۷)

نحوه مروری که در بالا اشاره شده است یکی مرور ثابتی در پرده لامپ اشعه کاتدی به وجود می آورد و فرکانس ولتاژ مرور فقط برابر یا چند برابر فرکانس سیگنال ورودی می باشد، در وضعیت های دیگری که فرکانس یک کم تغییر می کند مرور "دوندگی" و یا تبدیل به لکه روشنی روی پرده خواهد شد. حال که مولد مرور نمی تواند عملاً ثبات کافی را تأمین نماید نمی تواند دقیقاً در زمان درستی مرور را شروع کند، نمی توان انتظار داشت فرکانس سیگنال تحت نمایش کاملاً ثابت باشد. بنابراین احتیاج به سنکرون یا همزمانی بین مرور اسیلوسکپ و سیگنال ورودی می باشد، به طریقه معمولی با رساندن قسمتی از سیگنال ورودی به مولد مرور که به آن همزمانی داخلی گفته می شود همزمانی نمایش تأمین می گردد.

محدودیت استفاده لامپهای خلاء زیاد را در مولد مرور لازم می سازد. چنین مولد مروری با استفاده از مولتی ویراتور با کوپلاژ کاتد در شکل نشان داده شده است. فید بک مدار توسط مقاومت مشترک واقع در کاتد دو لامپ تهیه می شود. مقاومت R5 بار آند است. فرکانس ولتاژ دندانه اره ای با شبکه C1 R3 R4 تعیین می گردد. کنترل فرکانس با R4 فراهم شده است. ردیف فرکانس با تعویض خازنهای C1 و C2 به دست می آید. دامنه ولتاژ دندانه اره ای با مقاومت R6 تنظیم می شود.

اسیلوسکپ کامل

علاوه بر لامپ کاتدی (CRT) و قسمت های تشریح شده در بخش قبلی، کار عادی اسیلوسکپ اشعه کاتدی مستلزم اجزاء کمکی معینی است، عمل متقابل بین اجزاء با لامپ اشعه کاتدی با مراجعه به شکل (۸-۷) ملاحظه خواهد شد. برای اینکه نقطه نورانی به قدر کافی روی پرده لامپ اشعه کاتدی انحراف داشته باشد بایستی به صفحات انحراف پتانسیلهای چندین ده یا چند صد ولت وارد شود، با اینکه ممکن است سیگنالهای مخصوص ورودی اسیلوسکپ ولتاژ کم داشته باشد، وظیفه تولید ولتاژ کافی برای انحراف توسط افقی (X-) و تقویت کننده

عمودي (Y-) انجام می گیرد.

مقدار صحیح تقویت توسط تقویت کنند افقی با پتانسیومتر R2 انتخاب می شود. این موضوع در تقویت کننده عمودی با پتانسیومتر دیگری یعنی R1 صورت می گیرد، تا پهنا و ارتفاع نمایش پرده به طور رضایت بخشی قابل کنترل باشد. در مولد مرور تیراترون شکل (۶-۷) سیگنال همزمانی با پالس سنکرون Vsync، از طریق تقویت کننده عمودی به صورت یک پالس مثبت به شبکه می رسد و این پالس سبب هدایت تیراترون در لحظه صحیح هر سیکل می گردد، به طوری که ولتاژ سیگنال ورودی از لحظه ای که سیکل خود را آغاز می کند شروع مرور نقطه نورانی روی پرده لامپ اشعه کاتدی در همان لحظه خواهد بود. اگر لازم باشد نقطه نورانی دو بار پرده را مرور می کند و سیکل نمایش داده خواهد شد و پالس همزمانی در هر ثانیه یک بار اعمال می گردد. پالسهای همزمانی به جای قسمتی از سیگنال ورودی ممکن است از یک مدار خارجی به دست آید. این مدار همزمانی خارجی (external sync) گفته می شود و نحوه کار آن به همان صورت همزمانی داخلی است.

به دلیل تأخیر زمانی مربوط به دیوهای گازی و لامپهای با تخلیه گاز (تیراترون) تولید مرور با استفاده از آنها در مولدهای مرور، فرکانس مرور تا ۲۰ یا ۲۵ کیلو سیکل محدود می شود. به بیان دیگر بعضی اندازه گیری ها با اسیلوسکپ فرکانسهای بسیار زیاد (تا چندین مگا سیکل) لازم دارد. بیشتر اسیلوسکپ ها پیش بینی هایی برای اتصال مستقیم ولتاژ ورودی به صفحات انحراف دهنده و به جای تقویت کننده های ورودی دارند. این موضوع مخصوصاً انجام شده تا اینکه سیگنالهای با فرکانس بیشتر از پهنای باند تقویت کننده عمودی قابل نمایش باشند.

مولد مرور TB با اعمال پالس سنکرون از: الف) منبع داخلی، ب) برق ۵۰ سیکل شبکه یا پ) یک منبع خارجی توسط قرار دادن کلید سنکرون (SYNC.SWITCH) اسیلوسکوپ روی هر یک از آنها هماهنگ یا همزمان می شود. مقدار شدت پالس همزمانی یا سنکرون می تواند با پتانسیومتر R5 کنترل گردد.

تقویت کننده های به کار رفته در اسیلوسکوپ بایستی دارای باند پهن مختلف با پاسخ فرکانس خطی باشند تا اینکه شکل موجهای بدون اعوجاج در روی پرده لامپ اشعه کاتدی به دست آید.

یکی از تقویت کننده های باند پهن مناسب برای اسیلوسکپ در شکل (۹-۷) نشان داده شده است. این تقویت کننده یک تقویت کننده کوپلاژ R5 با استفاده از لامپ پنتود با شیب زیاد و باند پهن می باشد. سیم پیچ فرکانس رادیویی RFC به صورت

سري با مقاومت بار R4 آند براي گسترش پهنای باند در جهت فرکانسهای بالاتر اتصال یافته است. براي فرکانسهای پایین تر این موضوع توسط شبکه C5 R5 واقع در آند انجام می گیرد.

ولتاژ وارده به تقویت کننده عمودي با پتانسیومتر ورودی R1 کنترل می شود و امپدانس ورودی اسیلوسکپ را تعیین می کند. این امپدانس کمتر از ۵۰۰ کیلو اهم نیست. اگر امپدانس ورودی اسیلوسکپ زیاد باشد تقویت کننده جریانی نمی کشد و برای این منظور یک شبکه بایاس سرخود متشکل از R2C2 در مدار کاتد قرار داده شده است. تقویت کننده دارای تقویت بدون اعوجاجی با ردیف فرکانس 50-۳۰ سیکل تا ۱۰-۳۰ کیلو سیکل و بهره ای در حدود ۱۰۰ است، برای پهنای باند بیشتر از مقدار یاد شده بهره تقویت کاهش می یابد .

تقویت کننده های کوپلاژ RC مورد استفاده در اسیلوسکپ های موجود پهنای باندی از ۵۰ سیکل تا ۲۰ مگا سیکل دارند. تقویت کننده های لامپ T.W.T در دستگاههای اندازه گیری مخصوص تا پهنای باند چند صد مگا سیکل به کار می روند.

اسیلوسکپ اشعه کاتدی

C1-1(30-70)

یکی از متداول ترین اسیلوسکپ های اسیلوسکپ C1-1 می باشد. در این اسیلوسکپ از یک لامپ اشعه کاتدی با پرده 125 میلی متری استفاده شده است. حساسیت انحراف عمودی آن ۰/۲۵ سانتی متر بر میلی ولت و حساسیت انحراف افقی آن ۴/۵ سانتی متر بر میلی ولت می باشد. بهره تقویت کننده عمودی ۱۸۰۰ و بهره تقویت کننده افقی آن 35 است.

امپدانس ورودی تقویت کننده عمودی 2 مگا اهم و کاپاسیتانس آن ۳۰ پیکوفاراد است. ردیفهای فرکانس مولد مرور با نوسان آزاد ۲-۷ ، ۷-۳۰ ، ۳۰-۱۳۰ ، ۵۰۰-۱۳۰ سیکل و ۰/۵-۲ ، ۲-۷ ، ۲۵-۷ و ۵۰-۲۵ کیلو سیکل است.

تضعیف کننده پله ای ورودی با مقاومت و خازن ساخته شده است و با کلید انتخاب تضعیف ۰، ۲۰ و ۴۰ دسی بل را تهیه می کند.

سیگنال ورودی از طریق تضعیف کننده ابتداء به تقویت کننده عمودی وارد می شود و از آنجا به تقویت کننده پوش - پول خروجی و سپس به صفحات انحراف عمودی لامپ اشعه کاتدی می رود.

مولد مرور به کار رفته در اسیلوسکپ C1-1 از لامپ تیراترون ساخته شده است. بانده های مختلف فرکانس مولد مرور با تعویض خازن انجام می گیرد. فرکانس مرور در هر باند فرکانس می تواند با یک پتانسیومتر اصلی کنترل شود.

تقویت کننده عمودی می تواند با محل شکل موج تحت نمایش (همزمانی داخلی)، و یا از طریق برق متناوب ۵۰ سیکل (همزمان با برق) و یا از طریق یکی منبع خارجی (همزمانی خارجی) همزمان شود، همزمانی مختلف را می توان با کلید سنکرون انتخاب نمود.

ولتاژ مرور به تقویت کننده افقی و سپس به تقویت کننده پوش - پول خروجی آن می رود. با تغییر ولتاژهای تحریک لامپهای پوش - پول محل نقطه نورانی در طول محور افقی (کنترل تغییر مکان عمودی) نیز تغییر نماید. این اسیلوسکپ دارای اتصالاتی برای وارد نمودن مستقیم سیگنال ورودی به صفحات انحراف افقی و عمودی می باشد.

نمایش دادن پالس

اسیلوسکپ معمولی با مرور نوسان آزاد (تکراری) برای نمایش پدیده های پالس حتی پالس با کیفیت پایین با مشکل مواجه می شود. در بعضی از مدارات الکترونیک پالسهایی به کار می روند که مدت دوام آنها بسیار کوتاه (کمتر از چند میکرو ثانیه) و میزان تکرار سریع (صدها برابر بزرگتر) دارند. حال اگر مدت دوام یک پالس فقط چند صدم زمان مرور اسیلوسکپ باشد این پالس به صورت یک نوک تیز روی پرده کمی ظاهر شده و برای ارزیابی یا مطالعه اطلاعات چندانی را به دست نخواهد داد.

بنابراین باید پهنای تصویر با به کار بردن فرکانس مروری چندی برابر میزان تکرار پالس زیاد شود. در این وضعیت هم اثر اشعه روی پرده در طول منحنی پالس به صورت یک ضربه یا اینکه در طول خط افقی اثر چندین ضربه را خواهد داشت و به هر حال تصویر پالس نیز برای مطالعه یا عکس برداری غیر واضح خواهد بود.

در عوض از نوعی مدار به نام مرور تریگر در اسیلوسکپ برای نمایش دادن پالس استفاده می شود. مرور تریگر برای مطالعه پالسهای با دوام کوتاه و هم جریانهای گذرا با فواصل زمانی نا منظم به طور یکسان رضایت بخش است.

در اسیلوسکپ با مرور تریگر در غیاب پالس تحت نمایش، مرور قطع و در حال تریگر می باشد یعنی با ورود یک پالس مناسب مرور افقی اسیلوسکپ شروع می شود. پالس تریگر ممکن است به دو صورت یا از یک منبع داخلی یا از پدیده تحت مطالعه گرفته شده و به مولد مرور وارد شود. در حقیقت مولد مرور توسط پالس تریگر یک ولتاژ دندانه اری به صفحات عمودی اعمال می نماید. در زمان

(شکل ۷-۱۰) T1 اشعه، مرور رو به جلو را انجام میدهد و در زمان T3 اشعه

برگشت می کند. درست در لحظه ای که مولد از کار می ایستد تا زمان T3 به حال

توقف می ماند تا اینکه پالس تریگر بعدی وارد شود. مجموع T1, T2, T3 برابر با

Tts است که آن را تناوب (زمان) مرور با تریگر می نامند.

حال نحوه کار مولد مرور تریگر با تفصیل بیشتری مورد مطالعه قرار میگیرد. همانطور که ترکیب مدار شکل (۷-۱۱) نشان میدهد این مدار با مدار مرور آزاد تفاوتی ندارد بجز اینکه لامپ مدار تا یک پالس تریگر نرسد به کار نمی افتد. وقتی که مدار در وضعیت ساکن (بدون سیگنال) قرار دارد بایس مثبتی از طریق $R3$ به شبکه لامپ وارد شده و لامپ در حال هدایت است، خازن $C2$ به علت مقاومت کم لامپ در حال هدایت عملاً تخلیه شده است. درست در لحظه ای که سیگنال مورد نظر به صفحات عمودی اسیلوسکپ وارد می شود یک تریگر مربع شکل منفی هم از طریق شبکه دیفرانسیاتور متشکل از خازن و مقاومت کم $R1C1$ به شبکه لامپ اعمال می گردد. دامنه پالس تریگر به اندازه ای است که لامپ را به نقطه قطع می برد. همچنان که لامپ قطع شد خازن $C2$ از طریق مقاومت $R2$ شارژ می شود و با از بین رفتن پالس تریگر مجدداً لامپ شروع به هدایت کرده و خازن $C2$ سریعاً تخلیه می شود و لنتاز دندانه اره ای تهیه شده به صفحات افقی اسیلوسکپ می رود. و لنتاز دندانه اره ای پالس برای حرکت اشعه در طول یک مرور کافی است. بدیهی است که مدت دوام پالس تریگر باید برابر با زمان مرور باشد. مسئله مهم دیگر در مورد پالس تریگر این است که پالس باید فقط برای شروع نوسان مولد مرور به کار رود و هیچ گونه اثری در کار مدار مرور نداشته باشد.

اسیلوسکپ اشعه کاتدی

C1-5(SI-1)

اسیلوسکپ اشعه کاتدی C1-5 (SI-1) برای مشاهده پدیده های پالس با مدت دوامی از ۰/۱ تا ۳۰۰۰ میکروثانیه و پدیده های گذرا با میزان تکرار بالاتر از یک مگا سیکل در نظر گرفته شده است.

لامپ اشعه کاتدی آن دارای حساسیت عمودی ۲۵ میلی متر بر ۰/۳ ولت برای باند پهن (۱۰ مگا سیکل) و ۲۵ میلی متر بر ۰/۱ ولت برای باند باریک (۰/۵ مگا سیکل) است. امپدانس ورودی آن تقریباً ۰/۵ مگا اهم و کاپاسیتانس ورودی حدود ۵۰ پیکو فاراد می باشد. حساسیت افقی لامپ ۲۵ میلی متر بر ۰/۳ ولت و امپدانس ورودی تقویت کننده افقی آن تقریباً ۸۰ کیلو اهم است. اسیلوسکپ دو نوع مرور آماده می کند:

*مرور تریگر با ردیفهای زمانی ثابت ۱، ۲، ۵، ۱۰، ۳۰، ۱۰۰، ۳۰۰، ۱۰۰۰، ۳۰۰۰ و ۳۰۰۰ میکرو ثانیه با ابعاد مطالعه (۴۰ تا ۶۰ میلی متر) برای پدیده های پالس. *مرور نوسان آزاد با ۹ باند فرکانس که می تواند از ۲۰ سیکل تا ۲۰۰ کیلو

سیکل به طور مداوم تغییر می کند.

طرح طبقاتی اسیلوسکپ در شکل (۷-۱۲) نشان داده شده است. تضعیف کننده ATT پله ای ورودی نوع RC بوده و جمعا تضعیف ۴۰ دسی بل را به صورت قابل انتخاب در سه مرحله 10 دسی بل با کمک کلید به وجود می آورد، سیگنال از طریق تضعیف کننده به تقویت کننده عمودی می رود.

تقویت کننده عمودی متشکل از یک طبق کاتد فالوور CF1، یک خط تاخیر DL، یک طبقه معکوس کننده فاز PIT و طبقه پوش - پول PP می باشد کاتد فالوور CF1 به خط تاخیر سیم پیچ و خازن DL متصل شده و سیگنال هنگام عبور از آن از نظر زمانی ۰/۲ میکرو ثانیه تاخیر پیدا می کند، ولتاژ ظاهر شده در آندهای طبقه پوش - پول PP به صورت فاز مخالف به صفحات انحراف عمودی لامپ اشعه کاتدی وارد می شود.

وظایف تقویت کننده همزمانی و تقویت کننده افقی همان طور که از نام این طبقات ملاحظه می شود معلوم است. مولد مرور از یک مولتی ویراتور تشکیل شده است. ولتاژ دندانه آره ای تولید شده با مولتی ویراتور از طریق یک کلید به مدار کاتد فالوور CF2 می رود و سپس از طریق معکوس کننده فاز PI2 به صفحات انحراف افقی لامپ اشعه کاتدی اعمال می گردد، باندهای فرکانس مرور با تعویض خازنهایی صورت می گیرد. در فاصله هر باند فرکانس مرور می تواند به طور پیوسته تنظیم شود. معکوس کننده فاز PT2 ولتاژ دندانه آره ای وارد به صفحات افقی را به طور متقارن تامین می کند.

در طبقه مرور TM یک مولد علامت گذاری زمان TIME - MARKET که نقاط کوچکی را برای تنظیم زمان مرور اسیلوسکپ تولید می کند وجود دارد. این مولد از یک نوسان ساز، شش مدار هماهنگ برای تطبیق فرکانسهای موج سینوسی با تناوب ۰/۵، ۰/۲، ۱، ۲۰ و ۱۰۰ میکرو ثانیه و یک کلید به منظور قرار دادن هماهنگها در مدار تشکیل شده است. ولتاژ تولید شده توسط مولد علامت گذار به کاتد لامپ اشعه کاتدی وارد می شود و به موجب آن اشعه روشنی تصویر را برای این فرکانس تغییر میدهد و نقاط کوچک روشنی روی مرور تولید می نماید. اشاره می شود به کمک وضعیت های کلید علامت گذار زمان و شمارش تعداد علامات به سهولت می توان دوام پالس تحت مطالعه را تعیین نمود.

دامنه سیگنال تحت نمایش می تواند با مقایسه آن به کمک یک شکل موج ولتاژ آزمایش 50 (TEST VOLTAGE) سیکل که توسط یک ثابت کننده مناسب در اسیلوسکپ تهیه می گردد اندازه گیری شود.

اکنون نحوه کار با اسیلوسکپ C1-5 شرح داده می شود. ابتدا کلید روشن و

خاموش اصلي اسيلوسکپ روي "ON" قرار ميگيرد. دستگاه پس از دو تا سه دقيقه گرم شده و نقطه نوراني روي پرده از نظر روشنائي (به طوریکه ملايم روشن و به وضوح نمايان باشد) و تمرکز آن تا آنجا که ممکن است با ابعاد کوچک تنظيم مي شود و سپس با کنترل هاي تغيير مکان افقي (X-SHIFT) و تغيير مکان عمودي (Y-SHIFT) نقطه نوراني در مرکز پرده قرار مي گيرد. حال نوع مرور، فرکانس يا مدت آن نوع همزماني و قرار گرفتن تضعيف کننده ورودي، انتخاب مي شوند، تمام اين پارامترهاي با نوع اندازه گيري و مقدار پديده تحت مطالعه تعيين مي گردد.

براي نمايش پديده هاي پالس با دوام بيشتري از ۳۰۰۰ میکرو ثانيه، مرور تريگر انتخاب مي گردد. براي پديده هاي تناوبي با جريانات با دوام زير ۳۰۰۰ میکرو ثانيه مرور نوسان آزاد انتخاب مي شود. مرور مورد نظر با کلید "TIME-BASE" "SELECTOR" قابل انتخاب است.

سرعت مرور (ردیف زمان) طوري انتخاب خواهد شد که تمام پالس يا سيکل کامل سيگنال بتواند نمايش داده شود و تصوير حاصل قسمت بزرگي از پرده را اشغال نمايد. سرعت مرور زياد تصوير را در جهت افقي بيشتري باز يا گسترده مي کند. در مورد نمايش پديده هاي پالس کلید ردیف زمان "TIME RANGE" از نظر زماني در حدود دوام پالس تحت نمايش گذارده مي شود با مرور نوسان آزاد ردیف فرکانسهاي لازم با کلید باند فرکانس انتخاب شده و تنظيم دقيق فرکانس در حال رویت تصوير روي پرده با کنترل "FREQ. FINE" به دست مي آيد.

همزماني وقتي با قسمتي از خود سيگنال انجام مي شود که کلید "SYNC" روي همزماني داخلي قرار گيرد، بنابر اين اگر سيگنال ورودي نتواند همزمان شود، پالسهاي همزماني از يك منبع خارجي که به ترمينال "X- INPUT" متصل مي گردد و با قرار دادن کلید "SYNC" روي وضعيت همزماني خارجي به دست خواهد آمد. اگر سيگنال نمايشي مربوط به فرکانس برق شبکه است کلید "SYNC" روي وضعيت "MAINS" گذارده مي شود.

حداکثر ولتاژي که بايد به ورودي اسيلوسکپ وارد شود ۲۰۰ ولت است اگر ولتاژ ورودي معلوم نباشد تضعيف کننده ورودي روي (۴۰ دسي بل) قرار مي گيرد و کنترل "Y-AMP." تا هنگامی که ارتفاع تصوير روي پرده ۲۰ تا ۲۵ ميلي متر نشده تنظيم مي گردد. اگر بتوان تصوير با ارتفاع کوچکتر به دست آورد کلید تضعيف کننده روي (۲۰ دسي بل) يا (۰ دسي بل) گذارده مي شود. بعضي اوقات اندازه گيري به کمک ولتاژ انحراف افقي از يکي منبع خارجي لازم است. بنابر اين کلید انتخاب مرور در وضعيت "AMP." و کلید "SYNC" در وضعيت "EXT.SYNC." گذارده خواهد شد و ولتاژ مرور بايستي به ترمينال "X"

"INPUT" وارد شود و دامنه تصویر به كمك كنترل "SYNC" تنظيم مي شود. براي تعيين دامنه پالس تحت مطالعه، تضعيف كننده ورودي و كنترل "AMP." به طوري كه بزرگي تصوير از ۲۵ ميلي متر تجاوز نكند تنظيم مي شود ارتفاع از روي درجه بندي پرده قرائت خواهد شد. اكنون كنترل "AMP." رها شده و تضعيف كننده ورودي در محل "CAL." قرار مي گيرد و ولتاژ آزمایش به تقويت كننده عمودي وارد خواهد شد. اين ولتاژ به طوري كه ارتفاع آن با ارتفاع پالس تحت نمايش برابر شود تنظيم مي گردد و از درجه بندي پتانسيومتر "AMP.CAL." قرائت مي شود. پس دامنه سيگنال مورد نظر:

خواهد بود كه در آن VC دامنه ولتاژ آزمایش به ولت و K ميزان تنظيم پتانسيومتر مي باشد.

وقتي فرکانس سيگنال مجهول خارج از پهنای باند تقويت كننده قرار دارد ، اين سيگنال مستقيماً به كمك ترمينالهاي قرار داده شده در كنار اسيلوسكپ به صفحات انحراف عمودي لامپ اشعه كاتدي وارد مي شود. معمولاً اين ترمينالها با يك دو شاخت اتصال کوتاه شده اند حداكثر مقدار اين ولتاژ نبايد از ۲۰۰ ولت تجاوز كند و پالس همزمانی بايد از منبع خارجي گرفته شود. انتخاب باند پهن (۱۰ مگا سيكل) و باند باريك (۵۰۰ كيلو سيكل) براي اندازه گيري به كمك يك كليد كوچك واقع در كنار اسيلوسكپ فراهم مي آيد.

اسيلوسكپ هاي مخصوص

گاهی اوقات مطالعه چگونگی تغییر دو كميت الكتريكي مختلف نسبت به يكدیگر براي اندازه گيري هاي الكترونيك لازم است. براي مثال در آزمایش و مطالعه تقويت كننده هاي با شكل موجهاي مختلف نمايش همزمان دو سيگنال ورودي و خروجي تقويت كننده با هم روي يك پرده اسيلوسكپ به منظور مقايسه آنها قابل توجه است زیرا مي توان اعوجاج دامنه سيگنال خروجي را دقيقاً با سيگنال ورودي مشاهده نمود.

اين مطالب توسط اسيلوسكپ هاي مخصوصي مانند اسيلوسكپ دو شعاعي - TWO (BEAM OSCILLOSCOPE و اسيلوسكپ با مرور دوتایی DUAL-TRACE OSCILLOSCOPE) قابل اجرا است.

اسيلوسكپ دو شعاعي داراي يك لامپ اشعه كاتدي همراه با دو لوله پرتاب الكترون است. بنابراین از لامپ اشعه كاتدي اين اسيلوسكپ دو شعاع الكتروني به دست مي آيد و دو سيستم مستقل انحراف افقي با دو جف صفحات انحراف اين دو اشعه را در جهت افقي منحرف مي نمايند. انحراف افقي دو شعاع هر دو لوله پرتاب

الکترون به طور همزمان (یا جداگانه) با اعمال یک ولتاژ دندانه آره ای کنترل می شوند. کنترل انحراف عمودی دو اشعه جدا از هم می باشد و شکل موجها به صفحات انحراف عمودی جداگانه اعمال می گردند.

اسیلوسکپ با مرور دوتایی دارای یک لامپ اشعه کاتدی و یک لوله پرتاب الکترون (مانند اسیلوسکپیهای معمولی) و دو سیستم انحراف جداگانه است. اسیلوسکپ از طریق دو کانال سیگنالهای ورودی را به طور تناوبی به صفحات انحراف اعمال می نماید. بنابراین با مرور سرعت زیاد دو تصویر مختلف همزمان روی پرده مشاهده خواهند شد. دو کانال معمولاً با A و B علامت گذاری شده و دارای یک مدار کلید الکترونیکی برای هدایت به نوبت سیگنالهای قسمت مطالعه به صفحات انحراف عمودی است. هر دو کانال اسیلوسکپ شامل یک تضعیف کننده، یک مدار امیتر فالوور (کاتد فالوور)، یک پیش تقویت کننده و یک معکوس کننده فاز پوش - پول برای انتقال دادن سیگنالهای ورودی نامتقارن می باشد. معکوس کننده های فاز هر دو کانال به کلید الکترونیکی که داری خط تاخیر دهنده و تقویت کننده انتهایی (اصلی) هست کوپلاژ می شوند. خروجی تقویت کننده انتهایی به صفحات انحراف عمودی اعمال می گردد و در نتیجه اسیلوسکپ با مرور دوتایی دارای چهار حالت قابل انتخاب برای اندازه گیری می شود.

- حالت انتخاب کانال A و کانال B هر یک به تنهایی برای اندازه گیری جداگانه.

- حالت یک در میان بین دو کانال (ALTERNATE) که در پایان هر مرور دیگری شروع می شود.

- حالت شکسته (chop.) مثلاً در فاصله زمانی یک مرور فرکانس آن از ۵۰۰ کیلو سیکل به یک مگا سیکل تغییر می یابد.

- حالت جمع و یا تفاضل کانالهای A و B به صورت A-B یا A+B

در اسیلوسکپ با مرور دوتایی از دو مرور اصلی (A) و تاخیری (B) استفاده می شود. این دو مرور از دو مولد و یک مدار مقایسه ساخته شده که مرور A برای مطالعات معمولی به کار می رود و مرور B برای باز کردن قسمت های شکل موج تحت نمایش به وسیله مرور A استفاده می شود.

تمرکز اشعه در اسیلوسکپ با مرور دوتایی دقیق تر از اسیلوسکپ دو شعاعی است، البته روشنایی تصویر این اسیلوسکپ به علت تناوب نمایش کمتر از اسیلوسکپ دو شعاعی می باشد. به هر حال اسیلوسکپ با مرور دوتایی به علت ساختمان ساده تر نسبتاً ارزان تر بوده و انجام کار بهتری را نشان می دهد. طرح طبقاتی ساده یک اسیلوسکپ با مرور دوتایی در شکل (13) - ۷ نمایش داده شده است. همانطور که ملاحظه می شود این اسیلوسکپ دارای دو کانال A و B برای ورود سیگنال است. کانالها هر یک شامل تضعیف کننده، پیش تقویت کننده و خط

تاخیر دهنده متشکل از مدارهای با خازنها و سیم پیچهای زیاد برای تاخیر می باشد. مدار کلید الکترونیک در واقع يك تقویت کننده دیفرانسیل است که سیگنالهای ورودی دو کانال توسط کلید انتخاب مناسب در ورودی این طبقه را به حالت چهارگانه به تقویت کننده اصلی عمودی میدهد. پالسهای تریگر از طبقه پیش تقویت گرفته شده و از آنجا برای همزمانی سیگنالهای ورودی با مرور به مدار مولد مرور می رود. ولتاژ دندانان اری ای مولد مرور به تقویت کننده اصلی افقی و از آنجا به صورت متقارن به صفحات افقی اعمال می شود. شکل (۷-۱۴) نمایش همزمان دو پالس در حالت های الف به طور جداگانه ب مجموع دو پالس و ب تفاضل آنها روی پرده اسیلوسکپ، نشان میدهد.

مرور تاخیری

اندازه گیری پدیده های پالس (یا ضربه ای) به روشهای گوناگون و با دقت های مختلف انجام می گیرد. بیشتر اندازه گیریهای مربوط به فاصله زمانی (TIME- INTERVAL) به کمک اسیلوسکپ های با مرور تاخیری نتیجه و دقت بهتری را به دست می دهد. مرور تاخیری از ترکیب دو مولد مرور ساخته می شود که نمایش مرور توسط دومین مولد مرور صورت می گیرد. و به مولد مرور اولی مولد در حال تاخیر (مولد اصلی) و به دومی مولد تاخیری می گویند. مطابق شکل (۷-۱۵) شیب تولید شده توسط مولد در حال تاخیر با يك پالس تریگر در زمان t_1 شروع می شود. تا رسیدن يك تراز مقایسه کننده به نام تقسیم تاخیر (با شکل موج مستطیلی) این شیب امتداد می یابد. در زمان t_1 مولد در حال تاخیر می ایستد و مولد تاخیری دوم تازه شروع به کار می کند. بنابراین امکان دو ترکیب برای قرار گرفتن پالس تریگر در مولد تاخیری موجود است.

- مولد تاخیری فقط تا رسیدن ولتاژ تاخیر (شکل موج مستطیلی) از مقایسه کننده به طور خودکار موج دندانان اری ای طبق شکل 15 (a)-۷ می سازد که این ترکیب در مولدهای تاخیر زمان (THME- DELAY GENERATOR) به کار می رود. طول پالسهای مستطیلی شکل (تقسیم تاخیر) می تواند با استفاده از يك پتانسیومتر ساده در مدار کنترل شود.

- مولد تاخیری با يك پالس تریگر داخلی یا خارجی در زمان t_b بعد از t_1 طبق شکل 15-7 (b) شروع به کار می کند. چنین ترکیبی در مولدهای تاخیر با تریگر (TREGGER- DELAY GENERATOR) به کار می رود.

حال دقت اندازه گیری پالس توسط مرور تاخیری مورد رسیدگی قرار میگیرد. هرگاه يك پالس منفرد برای تاخیر زمان از مبداء t_0 اندازه گیری شود دکه DELAY اسیلوسکپ تا موقعی که پالس در مرکز بوده قرار گیرد تنظیم، و سپس

تاخیر زمان پالس محاسبه گردد. اگر مثلاً زمان مرور اصلی انتخاب ۱۰ میکرو ثانیه برای هر تقسیم روی پرده باشد و تاخیر تقسیم روی 215/6 تقسیم قرار گیرد تاخیر زمان پالس ۶۲/۱۵ میکرو ثانیه (برای دقت زمان مرور درصد (یا ۶۲/۲ میکرو ثانیه و دقت ۱/۹ میکرو ثانیه است.

اگر مبداء پالس علامت گذار زمان همراه با پالس تحت اندازه گیری (با یک اسیلوسکپ دوکاناله) به کار رود، دقت اساساً افزایش می یابد، مثلاً فرض کنید پالس مبداء در ۵۰ to + میکرو ثانیه رخ می دهد. اگر زمان مرور در حال تاخیر ۲ میکرو ثانیه در هر تقسیم قرار داده شود لامپ اشعه کاتدی اسیلوسکپ دو پالس جداگانه را با ۶/۱ تقسیم نشان خواهد داد که پس از آن اختلاف قرانت 2/12 میکرو ثانیه مربوط به دقت زمان مرور درصد به دست می آید که درصد مربوط به اثر غیر خطی بودن انحراف می باشد. این نتایج در مجموع اندازه گیری ۶۲/۲ و دقت میکرو ثانیه را به دست می دهد. همان طور که ملاحظه می شود دقت اندازه گیری با قبل بهبود یافته است.

کاربردهای دیگر اسیلوسکپ

الف) ترسیم مشخصه استاتیک لامپها

ترسیم منحنی های مشخصه لامپهای (یا ترانزیستورها) به روش نقطه یابی کار مشکلی است و در بعضی حالات این ترسیم به کلی خارج از دسترس می شود. چون هرگاه مقادیر بزرگ ولتاژ یا جریان در مدار زیاد ادامه یابد لامپ (یا ترانزیستور) تحت آزمایش در اثر این ولتاژ یا جریان آسیب خواهد دید. بر عکس ترسیم منحنی های مشخصه لامپ به سادگی می تواند به کمک یک اسیلوسکپ انجام شود.

یک نمونه ساده برای به دست آوردن مشخصه انتقالی شبکه فرمان لامپ در شکل (۶-۷) نشان داده شده است. به شبکه فرمان لامپ تریود واقع در مدار یک ولتاژ متناوب دندانه اری و یک بایاس مستقیم منفی VS، به طوریکه لامپ با زاویه هدایت ۱۸۰ درجه کار کند می رسد. قسمتی از ولتاژ دندانه اری به عنوان مرور صفحات انحراف افقی اسیلوسکپ استفاده می شود، ولتاژ دو سر R یعنی مقاومت بار آند به صفحات انحراف عمودی اسیلوسکپ که تغییرات آن متناسب با جریان آند لامپ است اعمال می شود. در نتیجه نقطه نورانی روی پرده متناسب با ولتاژ دندانه اری ای شبکه فرمان در عرض پرده و متناسب با تغییرات جریان آند به طرف بالا یا پایین، منحنی مشخصه لامپ را ترسیم می نماید. این منحنی رابطه جریان آند به جریان شبکه را نشان می دهد که همان مشخصه استاتیک لامپ تریود می باشد.

برای به دست آوردن مشخصه آند لامپ ولتاژ بایاس فقط به شبکه فرمان وصل

شده و ولتاژ دندانه اری به آند لامپ و صفحات انحراف افقی اسیلوسکپ وارد می شود.

ب) ترسیم مشخصه اتصال PN

برای آزمایش مشخصه ولت - آمپر اتصال PN مدار ساده ای به کمک اسیلوسکپ در شکل (۷-۱۷) نشان داده شده است، کریستالی Cr که به عنوان یک یکسو کننده نیم موج عمل می نماید به ثانویه ترانسفورماتور کاهنده Tr متصل شده است. برای اینکه کریستال در نقطه اتصال PN صدمه نبیند جریان ولتاژ آن کوچک گرفته می شود. این موضوع برای هر اندازه گیری در مورد اتصالهای PN نیز باید رعایت گردد.

عبور جریان اتصال PN در دو سر مقاومت R افت ولتاژی تولید می کند که این ولتاژ طبق قانون اهم در هر لحظه مستقیماً متناسب با جریان مدار می باشد. ولتاژ دو سر مقاومت R به صفحات انحراف عمودی (y) اسیلوسکپ CO و ولتاژ تغذیه دو سر اتصال PN به ترمینالهای صفحات انحراف افقی (X) وارد می شوند. بنابراین مرور اشعه الکترونی روی پرده لامپ اسیلوسکپ به جریان اتصال PN یا افت ولتاژ دو سر اتصال بستگی دارد. به عبارت دیگر با تنظیم صحیح اسیلوسکپ مشخصه اتصال PN، یعنی شاخه رو به جلوی منحنی روی پرده نمایش داده خواهد شد.

نمایش شاخه معکوس منحنی مشخصه ولت - آمپر اتصال PN به کمک مدار نشان داده شده در شکل (۷-۱۸) انجام می گیرد. این مدار اساساً مشابه مدار قبل می باشد و اختلاف آن فقط در نوع ولتاژی است که به جای ولتاژ ۳۶ ولت به اسیلوسکپ وارد می شود. صفحات انحراف افقی اسیلوسکپ با ولتاژ دو سر مقاومت R2 شامل مقسم مقاومتی ولتاژ R1R2 تحریک می گردد. مقدار و شکل موج این ولتاژ به همان صورتی تغییر می کند که مقدار و شکل موج ولتاژ معکوس وارد به نقاط A و B تغییر می نماید. طبق شکل (۷-۱۸) ملاحظه می شود که صفحات انحراف افقی (x) متناسب با تغییرات ولتاژ دو سر اتصال PN و صفحات انحراف عمودی (y) متناسب با جریان معکوس اتصال تغییر می کند و شکل ترسیم شده منحنی مشخصه معکوس اتصال PN خواهد بود.

به علت اینکه ولتاژ معکوس کامل به چند درصد ولت می رسد و ممکن است به اسیلوسکپ خسارت وارد آورد از اعمال این ولتاژ به صفحات انحراف اجتناب می شود.

دیود D نسبت به TD یعنی اتصال PN به صورت مخالف به مدار اتصال یافته است و عملاً وقتی TD جریان می کشد دیود D مدار را قطع می کند. زیرا عبور جریان

رو به جلوي اتصال TD به علت افت ولتاژ قابل ملاحظه دو سر مقاومت R3 يعني:

$$V = I_f \cdot R3$$

به اسيلوسکپ صدمه مي زند I_f در معادله، جريان رو به جلوي اتصال PN است.

پ) اسيلوسکپ به عنوان نشان دهنده نول

به کار بردن اسيلوسکپ به عنوان نشان دهنده نول در پلهاي جريان متناوب بسيار متناسب است. زيرا حساسيت و امپدانس ورودي زياد اسيلوسکپ دقت زياد اندازه گيري را تامين مي کند. مدار ساده شکل (۷-۱۹) اتصال اسيلوسکپ در يك پل کشوي را به عنوان نشان دهنده نول نمايش مي دهد. ولتاژ از طريق بازوي نشان دهنده پل به تقويت کننده عمودي و از آن پس به انحراف عمودي لامپ اشعه کاتيدي اسيلوسکپ وارد مي شود. وقتي پل به حالت تعادل ($Z1Z3=Z2Z4$) است ولتاژ دو سر بازوي نشان دهنده صفر بوده و مرور اشعه روي پرده به يك نقطه تبديل مي گردد. وقتي تعادل پل اختلاف پيدا مي کند نقطه روي پرده به صورت يك خط عمودي ظاهر مي شود.

نظر به اينکه اسيلوسکپ هاي داراي تقويت کننده هاي بهره زياد هستند بنا بر اين مشاهده نول توسط آنها دقيق تر از هر نوع ديگر نشان دهنده خواهد بود.

اندازه گيري مشخصه هاي فرکانس

مداري براي به دست آوردن مشخصه هاي فرکانس به کمک اسيلوسکپ در شکل (۷-۲۰) نشان داده شده است. نوسان ساز OSC يك نوسان ساز مرور کننده فرکانس است که فرکانس آن به طور پيوسته متغير مي باشد و يا اشعه از طريق ردیف مورد نظر مرور مي شود. کنترل فرکانس در بعضي نوسان سازها به صورت مکانیکی (يعني با يك موتور) کار مي کند و کنترل بعضي به طور کلي الکترونيکی است.

يك نوع کنترل فرکانس نوسان ساز با اتصال يك لامپ راکتانس به صورت موازي به مدار هماهنگ نوسان ساز درست مي شود. اثر لامپ راکتانس در مدار به يکي از دو حالت اندوکتيو يا کاپا سيتيو خواهد بود، از اين رو لامپ راکتانس در مدار هماهنگ نوسان ساز ضريب القائي يا ظرفيت متغيري را توليد مي کند. تغييرات راکتانس توسط وارد نمودن يك ولتاژ مدوله کننده به شبکه فرمان لامپ راکتانس به وجود مي آيد. در نتيجه سيگنال نوسان ساز فرکانسش همراه با سيگنال مدوله کننده تغيير يا مرور دارد. ردیف تغييرات مرور سيگنال نوسان ساز با پارامترهاي لامپ راکتانس در حالیکه سيگنال (با هر سيگنال مدوله شده فرکانس) ثابت مي ماند تعيين مي شود و اين موضوع براي به دست آوردن مشخصه يا پاسخ فرکانس بسيار ضروريست.

با مراجعه به مدار شکل (۷-۲۰) نوسان ساز OSC با ولتاژ دندانه اری از طریق مولد مرور TB اسیلوسکوپ مدوله می شود به طوری که فرکانس مرور نوسان ساز با حرکت نقطه نورانی روی پرده اسیلوسکوپ همزمان است، پس محور افقی لامپ اشعه کاتدی به عنوان محور فرکانس عمل می کند.

از نوسان ساز OSC سیگنال مدوله شده فرکانس به دستگاه تحت آزمایش (یعنی یک تقویت کننده) که در آن بهره تقویت با فرکانس تغییر می کند می رسد. به همین دلیل دامنه سیگنال نیز در خروجی تقویت کننده با فرکانس تغییر می نماید، حال اگر تغییرات خروجی تقویت کننده به صفحات عمودی اسیلوسکوپ اعمال شود مرور اشعه مشخصه فرکانس یا منحنی پاسخ تقویت کننده را نشان خواهد داد.

دو قسمت اضافی شکل (۷-۲۰) آشکار ساز D برای به دست آوردن یک مشخصه تنها دو مولد علامت گذار MG می باشد که در آن علامت هایی از یک فرکانس مشخص را به منحنی پاسخ نمایش داده شده در لامپ اشعه کاتدی تزریق می کند. مولد علامت گذار از ترکیب دو نوسان ساز کریستالی با فرکانسهای اصلی به ترتیب ۵ و ۱ مگا سیکل ساخته شده است. نوسان ساز از این فرکانسها و هارمونیکهای آن یک طیف فرکانس از ۱ تا ۲۰ مگا سیکل با فواصل ۱ مگا سیکلی به وجود می آورد.

طیف فرکانس به آشکار ساز می رود و در آن با فرکانس مرور کننده مخلوط می شود. وقتی که فرکانس مرور کننده با یک فرکانس مولد علامت گذار منطبق می شود در نتیجه طیف فرکانس کم دو علامت روی پرده ظاهر می گردد، علامتهای مربوط به فرکانس هایی که با ۵ مگا سیکل زیاد می شوند دامنه بزرگتر دارند. نوع دیگر دستگاه تولید فرکانس مرور برای تجزیه و تحلیل پاسخ فرکانس، مخلوط کردن خروجی های یک نوسان ساز مدوله کننده و یک نوسان ساز فرکانس ثابت است که کنترل فرکانس مرور آن مانند حالت قبل با موج دندانه اری انجام می گیرد. خروجی حاصل از مخلوط کننده را به تقویت کننده باند پهن داده و سیگنال فرکانس طیف پس از تقویت به تضعیف کننده ای با تضعیف ۰ و ۲۰ و ۴۰ دسی بل وارد می شود. خروجی دستگاه می تواند به صورت دائمی به کمک یک پتانسیومتر قبل از آن که به دستگاه تحت سنجش وارد شود تنظیم گردد.

-۵

-۶

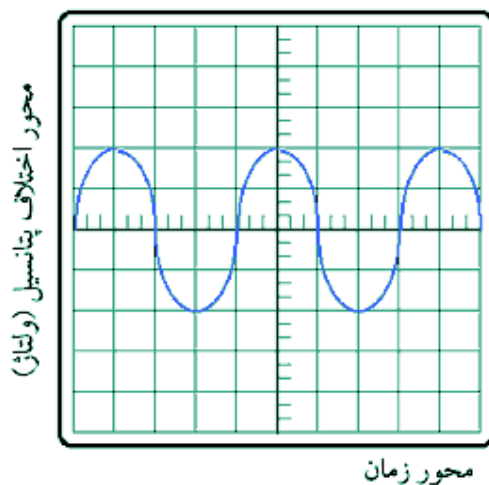
۷-۱- اسیلوسکوپ (oscilloscope)

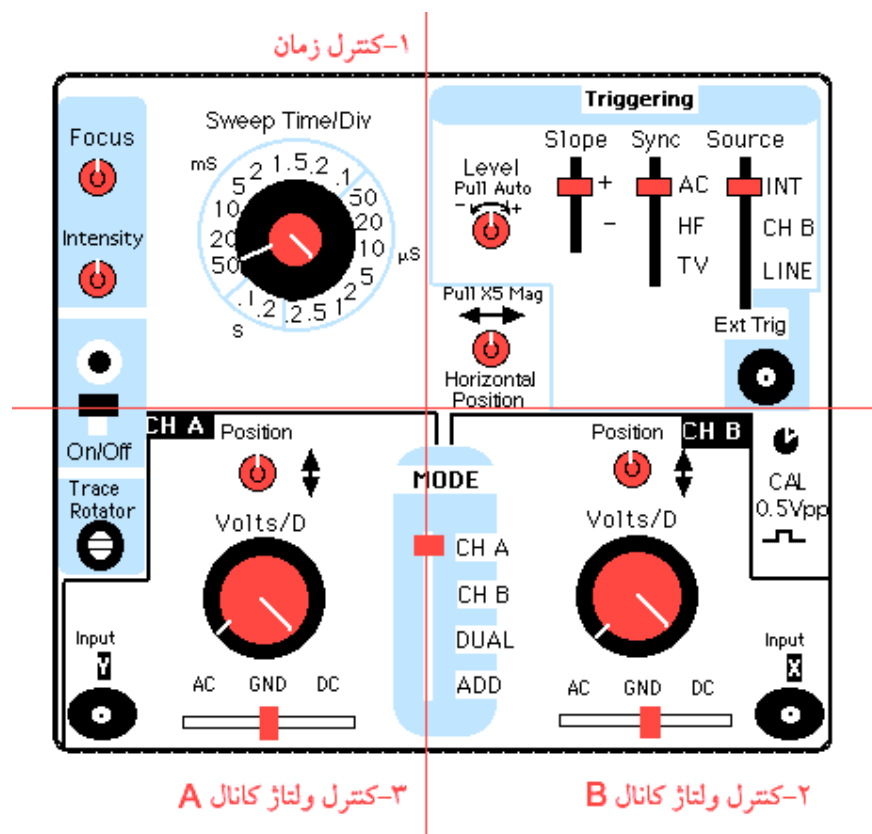
۸- اصولاً کلمه ی oscilloscope به معنی نوسان نما یا نوسان سنج است و این وسیله برای نمایش دوبعدی سیگنال های متغیر با زمان است. که محور افقی نمایش زمان و محور عمودی محور اختلاف ولتاژ بین دو نقطه از مدار است. پس

اسیلوسکوپ فقط توانایی نمایش ولتاژ رو داره و وسیله ای صرفاً برای اندازه گیری است و یک اسکوپ ایده آل نباید هیچ تاثیری بر روی سیگنال ورودی داشته باشه و فقط اون رو نمایش بده.

- تنظیمات پایه

اگرچه کلیدهای کنترلی اسکوپ های مختلف کمی با هم فرق می کنه ولی در مجموع در اسکوپ های آنالوگ یک سری کلید های اساسی وجود داره که اگرچه در ظاهر تفاوت هایی وجود داره ولی در نهایت وظیفه ی اونا در مدل های مختلف یکیه و در شکل زیر یکی از ساده ترین مدل ها رو می بینید. این شکل به چهار قسمت مختلف تقسیم شده که سه قسمت مهم اون نامگذاری شده که در زیر توضیح اون ها رو می بینید





انتخاب و وضعیت عمودی (کلید **MODE Vertical** در مرز مشترک قسمت ۲ و ۳)

بسته به این که بخواهیم از کدام یک از ورودی های اسکوپ استفاده کنیم می توانیم کلید **MODE** رو تنظیم کنیم که به ترتیب از بالا به پایین اسکوپ، روی صفحه نمایش، کانال یک، کانال دو، دو موج را همزمان و در وضعیت **ADD**، جمع ریاضی دو موج را نشان خواهد داد.

توجه ۱: بعضی از اسکوپ ها بجای کلید **DUAL** دو کلید دیگر به نام های **ALT** و **CHOP** دارند که هر دوی اون ها هم دو موج رو همزمان نمایش می دن اما تفاوت **CHOP** و **ALT** در اینه که **ALT** یک دوره تناوب از یک موج رو به طور کامل و بسیار سریع نمایش میده و بعد موج کانال دیگه رو. اما این تغییر انقدر سریع انجام میشه که ما اون رو حس نمی کنیم. اما وضعیت **CHOP** به صورت انتخابی بریده هایی از یک موج و بریده هایی از یک موج دیگه رو هم زمان نشون میده که ممکنه شکل موج در فرکانس های پایین با نقطه هایی خالی نشون داده بشه.

توجه ۲: (در بعضی از اسکوپ ها دکمه ی تغییر وضعیت به **X-Y** در کنار همین دکمه های **mode Vertical** قرار داره و در بعضی در قسمت تریگر و برخی در قسمت های دیگه مثلا کلید **MODE** (نه **Vertical MODE** مثل چیزی که در بالا توضیح داده شد). اما

چیزی که مهمه اینه که این وضعیت برای حذف بین دو کانال استفاده میشه و درواقع اونچه بر روی اسکوپ نشون داده میشه، مشخصه ی انتقالی بین دو نقطه است که محور عمودی معرف تغییرات کانال A و محور افقی نمایش تغییرات کانال B است.

کنترل زمان

همون طور که در شکل قسمت ۱ می بینید صفحه نمایش (CRT) اسکوپ با واحدهایی مدرج شده که در مورد زمان برای پیدا کردن فرکانس موج استفاده می شه به این شکل که فرض کنیم یک موج به ورودی اسکوپ وارد شده (منبع اش می تونه مثلاً یک سیگنال ژنراتور یا یک ترانس باشه که توضیح داده خواهد شد) و ما می خواهیم فرکانس اش رو پیدا کنیم. اول باید سویچ Sweep time/Div رو به صورتی تنظیم کنیم که یک موج ثابت با حداقل یک دوره ی تناوب بر روی صفحه مشخص بشه، بعد از اون عددی رو که سویچ روی اونه در واحد اون قسمت ضرب کنیم و به این ترتیب دوره ی تناوب یا پریود موج به دست می یاد که با معکوس کردن اون می تونیم فرکانس اش رو به دست بیاریم. مثلاً فرض کنیم در مورد موج بالا اگه سویچ time/div (بخونید تایم دیویژن) روی عدد ۵ در قسمت ms باشه، نشون می ده که هر واحد افقی ما ۵ میلی ثانیه رو نشون می ده و از اون جایی که موج ما در یک دوره ی تناوب در امتداد ۴ خونه قرار گرفته، پس ۴ تا ۵ میلی ثانیه که ۲۰ میلی ثانیه (یا ۰,۰۲ ثانیه) است دوره ی تناوب این موج و در نتیجه فرکانس اون $1/0,02$ یا پنجاه هرتزه که مثلاً می تونه خروجی یه ترانس از برق شهری باشه.

کنترل ولتاژ یا دامنه

کنترل دامنه یا روش خوندن دامنه ی موج دقیقاً مثل روش خوندن زمانه با این تفاوت که باید واحد های عمودی در Volt/Div (بخونید ولت دیویژن) ضرب بشه. مثلاً در مورد موج بالا اگه بخوایم ولتاژ P-P (پیک تو پیک یا از قله تا قله) رو اندازه بگیریم. با فرض اینکه Volt/Div بر روی عدد ۱ باشه از قله تا قله ی موج ما ۴ خونه رو اشغال کرده که ضربدر عدد یک، ۴ ولت رو نشون میده. و این تنظیمات برای هر کانال ورودی باید به طور جداگانه انجام بشه و موج هر کانال باید بر اساس مقیاس خودش خونده بشه.

نکته ی مهم: در اکثر اسکوپ ها روی دستگیره های Time/Div و Volt/Div یه دستگیره ی کوچکترو وجود داره که برای کالیبره کردن اسکوپ استفاده میشه و ما همیشه باید قبل از تنظیم این سویچ ها این دستگیره ی کوچکترو تا انتها در جهت عقربه های ساعت بچرخونیم در غیر اینصورت اندازه گیری های ما صحیح نخواهد بود.

انتخاب وضعیت های AC , GND , DC

این کلید سه حالتی که معمولاً زیر Volt/Div قرار دارد به ما امکان میدهد که نوع خروجی مون رو انتخاب کنیم به این صورت که اگر کلید در وضعیت AC قرار داشته باشد تنها مولفه ی AC سیگنال نمایش داده خواهد شد و مقدار DC یا آفست موج ما حذف خواهد شد. وضعیت GND ورودی ما را به زمین اتصال کوتاه می کند و امکان تنظیم عمودی سطح صفر رو به ما میدهد. و وضعیت DC موج رو دست نخورده و بدون تغییر به ما نشون می ده که این موج مقدار شامل DC و AC خواهد بود.

توجه: همیشه در ابتدای کار باید از تنظیم بودن وضعیت صفر اسکوپ مطمئن بشیم به این ترتیب که کلید رو در حالت GND قرار داده و با دستگیره های Position خط افقی را بر روی صفر قرار دهیم. اینکار را باید برای هر کانال به طور جداگانه باید انجام دهیم و برای تغیر وضعیت از یک کانال به کانال دیگه می تونیم از کلید MODE (که توضیح داده شد) استفاده کنیم.

نکته ۱: استفاده از وضعیت AC اگرچه می تونه باعث مسدود کردن مقدار DC موج بشه اما در فرکانس های پایین می تونه باعث اعوجاج و به هم ریختگی شکل موج بشه و دلیل این مسئله استفاده از خازن های ظرفیت بالایی است که برای حذف مقدار DC موج درون اسکوپ وجود داره.

نکته ۲: اگرچه استفاده از وضعیت AC، ممکنه مشکل مطرح شده در قسمت الف رو بوجود بیاره، اما استفاده ی مفید اون می تونه برای اندازه گیری رپل های بسیار کوچک موجود بر روی ولتاژ های به ظاهر DC باشه. (چطوری؟)

نکته ۳: تنها مشکل وضعیت DC اینه که ممکنه مقدار DC موج، مزاحم اندازه گیری دقیق مقدار AC بشه.

اساسی ترین مسائل مربوط به اسکوپ رو بررسی کردیم ولی مطالب دیگه ای هم وجود داره که معمولاً در استفاده های مقدماتی کمتر از اونا استفاده میشه مثل تریگر کردن اسکوپ با یک منبع خارجی (و کلا بخش Triggering) یا کالیبره کردن اسکوپ بوسیله ی سیگنال مربعی یی که اسکوپ در اختیارمون قرار میده و یا مسایل نسبتاً گسترده در رابطه با پروب ها جهت اندازه گیری های بسیار دقیق و ... که در یک پست دیگه بعد از معرفی مولتی متر دیجیتال و سیگنال ژنراتور، اونا رو خواهم نوشت ولی تنظیم برخی از کلیدهای بخش Triggering رو (بدون دلیل) جهت اندازه گیری صحیح در قسمت راهنمای قدم به قدم نوشته ام.

راهنمای قدم به قدم استفاده از اسکوپ

قدم اول: روشن کردن اسکوپ!

قدم دوم: اطمینان از کالیبره بودن اسکوپ

کلید های Gain Variable Control رو که به صورت کلیدی کوچکتر بر روی کلیدهای Volt/Div و Time/Div وجود داره تا انتها در جهت عقربه های ساعت بچرخونید.

قدم سوم: تنظیم زمین اسکوپ

کلید سه حالتی AC GND DC رو برای هر دو کانال در حالت GND قرار بدید و با دستگیره ی Position محور عمودی رو روی صفر قرار بدید. بوسیله ی کلیدهای Intensity و Focus به ترتیب شدت نور و نازکی موج رو تنظیم کنید و بعد از تنظیم زمین کلیدها رو در وضعیت DC قرار بدید.

قدم چهارم: وصل مدار به اسکوپ

اگر از یک کانال می خواهید استفاده کنید با یک پروب و آگه از دو کانال با دو پروب باید مدار رو به اسکوپ وصل کنید. به این صورت که سوکت پروب رو به ورودی کانال مورد نظر وصل کنید و سر دیگه ی اون رو به دو سر المان یا قسمتی از مدار که می خواهید تغییرات ولتاژ اون رو بررسی کنید، وصل کنید

دم پنجم: پایداری موج

آگه موجی که روی صفحه نشون داده میشه یا سریع حرکت میکنه، دستگیره ی Trigger Level رو در حالت وسط قرار بدید و یه کم Time/Div رو هم تغییر بدید تا شکل موج واضحتر بشه و آگه موجتون ثابت بود به قدم بعد برید.

قدم ششم: انتخاب منبع

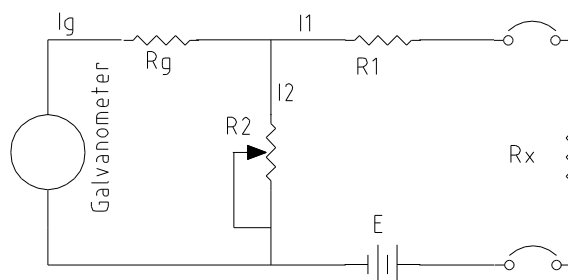
کانال مورد نظرتون رو برای نمایش روی صفحه بوسیله ی کلید چند حالتی Vertical Mode انتخاب کنید. آگه هر دو کانال رو هم زمان می خواهید ببینید یکی از حالت های ALT یا CHOP رو انتخاب کنید و آگه مجموع دو موج مورد نظرتونو وضعیت ADD رو انتخاب کنید.

قدم هفتم: اندازه گیری مشخصات موج

تعداد خونه های افقی رو که در امتداد یک دوره ی تناوب قرار گرفته اند در واحد Time/Div ضرب کنید و عدد به دست اومده رو معکوس کنید تا فرکانس موج بدست بیاد. برای بدست آوردن دامنه ی سیگنال، تعداد خونه های افقی رو از قله تا پایین ترین نقطه ی موج بشمارید و در Volt/Div اون کاتال ضرب کنید. عدد به دست اومده اندازه ی دامنه ی P-P موج خواهد بود.

اگه مدارتون رو درست بسته باشید و اسکوپ تون هم سالم باشه باید بعد از این مراحل یک شکل موج ثابت رو بر روی اسکوپ ایجاد کرده باشید و مشخصات اون رو هم اندازه گیری کرده باشید. در غیر اینصورت باید دنبال پیدا کردن اشکال مدارتون یا اطمینان از سالم بودن اسکوپ باشید.

اهم متر سری



R_1 = مقاومت محدود کننده
جریان

R_2 = مقاومت تنظیم صفر

R_g = مقاومت داخلی گالوانومتر

R_x = مقاومت مجهول

E = ولتاژ باطری تغذیه اهم
متر

R_h = مقاومت نیم اشل

وقتی $R_x = 0$ باشد ماکزیمم جریان از گالوانومتر عبور میکند. در این حال میبایستی R_2 را طوری تنظیم کرد تا گالوانومتر جریان ماکزیمم اشل را نشان دهد، این نقطه صفر اهم متر

است که میبایستی آنرا با 0Ω مشخص کرد. و چنانچه $R_x = \infty$ باشد هیچ جریانی از گالوانومتر عبور نمیکند، و عقربه موقعیت جریان صفر گالوانومتر را نشان دهد، این نقطه ∞ اهم متر است که میبایستی آنرا با $\infty \Omega$ مشخص کرد. نقاط بین این دو حد را میبایستی با استفاده از مقاومت‌های استاندارد و معلوم درجه بندی کنیم (مشاهده خواهد شد که درجه بندی این نوع اهم متر غیر خطی است).

مهمترین ایراد این نوع اهم متر کاهش دامنه ولتاژ باطری تغذیه دستگاه است، برای جبران این مشکل از مقاومت R_2 در موقع استفاده از دستگاه و برای تنظیم مقدار صفر اهم متر استفاده میکنند. از آنجا که حاصل موازی R_2 و R_g (بدلیل کوچک بودن R_g) در مقایسه با R_1 کوچک است، تغییر R_2 اثر چندانی بر کالیبراسیون ندارد، اما اگر بخواهیم این مشکل را با تنظیم R_1 حل کنیم، کالیبراسیون دستگاه بهم خواهد خورد.

عموماً طراحی اهم مترها بر اساس مقاومت R_x که جریان نیم اشل را در گالوانومتر ایجاد میکند انجام میدهند. در این صورت مقاومت دو سر اهم متر را مقاومت نیم اشل نامیده و آنرا با R_h نشان میدهند. بنابراین با داشتن جریان ماکزیمم انحراف گالوانومتر و ولتاژ باطری E میتوان مقادیر مقاومت‌های R_1 و R_2 را بدست آورد.

چون با قرار دادن R_h در دوسر اهم متر نصف جریان ماکزیمم انحراف و یا حالت اتصال کوتاه از گالوانومتر میگذرد، بنابراین مقاومت مدار اهم متر در حالت اتصال کوتاه میبایستی با R_h برابر باشد.

نتیجتاً :

$$I_{1\max} = \frac{E}{R_1 + \frac{R_2 R_g}{R_2 + R_g}}$$

$$\frac{I_{1\max}}{2} = I_h = \frac{E}{2(R_1 + \frac{R_2 R_g}{R_2 + R_g})} = \frac{E}{(R_1 + \frac{R_2 R_g}{R_2 + R_g}) + R_h}$$

$$R_h = R_1 + \frac{R_2 R_g}{R_2 + R_g}$$

بنابراین کل مقاومت مدار در حالت اتصال مقاومت نیم اشل به اهم متر مساوی $2 R_h$ است
نتیجتاً در این حالت جریان باطری مساویست با :

$$I_h = \frac{E}{2 R_h}$$

بنابراین جریان ماکزیمم انحراف دو برابر جریان فوق است

$$I_{1\max} = 2 I_h = \frac{E}{R_h}$$

و جریان مقاومت شنت با گالوانومتر یا R_2 مساویست با :

$$I_2 = I_{1\max} - I_{g\max}$$

در این حالت ولتاژ دوسر مقاومت شنت برابر با ولتاژ دوسر گالوانومتر و مساویست با :

$$V_g = I_2 R_2 = I_{g\max} R_g$$

$$R_2 = \frac{I_{g\max} R_g}{I_2} = \frac{I_{g\max} R_g}{I_{1\max} - I_{g\max}} \frac{R_h}{R_h} = \frac{I_{g\max} R_g R_h}{I_{1\max} R_h - I_{g\max} R_h} = \frac{I_{g\max} R_g R_h}{E - I_{g\max} R_h}$$

$$R_1 = R_h - \frac{R_2 R_g}{R_2 + R_g} \Rightarrow R_1 = R_h - \frac{\frac{I_{g\max} R_g R_h}{E - I_{g\max} R_h} R_g}{\frac{I_{g\max} R_g R_h}{E - I_{g\max} R_h} + R_g} = R_h - \frac{I_{g\max} R_g R_h}{E}$$

اگر دو سر اهم متر را به مقاومت مجهول R_x متصل کنیم در این حالت جریان مدار اهم متر مساویست با :

$$I_{1x} = \frac{E}{R_h + R_x}$$

در اتصال کوتاه :

$$I_{1\max} = \frac{E}{R_h}$$

نسبت دو جریان فوق بهم مساویست با :

$$\frac{I_{1x}}{I_{1\max}} = \frac{R_h}{R_h + R_x}$$

نتیجتاً

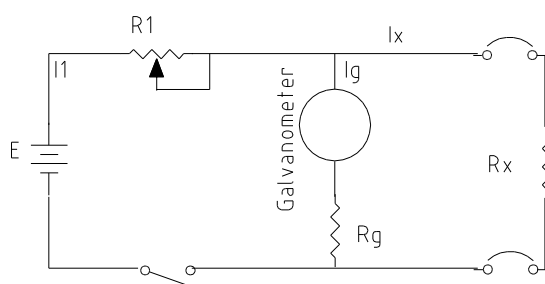
$$I_{1_x} = \frac{R_h}{R_h + R_x} I_{1_{\max}}$$

با توجه به رابطه فوق روشن است که رابطه جریان I_{1_x} و مقاومت مجهول R_x رابطه ای غیر خطی میباشد.

و اندازه گیری مقاومت های مجهول کوچکتر از مقاومت نیم اشل با وضوح بهتر و دقت اندازه گیری بهتری همراه است (خطای کمتر و یا دقت بهتر بدلیل انجام اندازه گیری در نزدیکی انحراف ماکزیمم گالوانومتر میباشد).

با توجه به اطلاعات فوق این اهم متر برای اندازه گیری مقاومت های کوچک مناسب است.

اهم متر شانت یا موازی



R_1 = مقاومت محدود کننده جریان

R_g = مقاومت داخلی کالوانومتر

R_x = مقاومت مجهول

E = ولتاژ باتری تغذیه اهم متر

R_h = مقاومت نیم اشل

اهم متر موازی

وقتی $R_x = \infty$ باشد ماکزیمم جریان از گالوانومتر عبور میکند. در این حال میبایستی R_1 را طوری تنظیم کرد تا گالوانومتر جریان ماکزیمم اشل را نشان دهد ، این نقطه ∞ اهم متر است که میبایستی آنرا با $\infty \Omega$ مشخص کرد.

وقتی $R_x = 0$ دو سر اهم متر و نتیجتاً گالوانومتر اتصال کوتاه شده و هیچ جریانی از گالوانومتر عبور نمیکند. و عقربه موقعیت جریان صفر گالوانومتر را نشان دهد ، این نقطه 0 اهم متر است که میبایستی آنرا با 0Ω مشخص کرد.

نقاط بین این دو حد را میبایستی با استفاده از مقاومت های استاندارد و معلوم درجه بندی کنیم (مشاهده خواهد شد که این درجه بندی غیر خطی است)

مهمترین ایراد این نوع اهم متر علاوه بر کاهش دامنه ولتاژ باتری تغذیه دستگاه است بر قرار بودن جریان در موقع عدم اتصال مقاومت به ورودی دستگاه است که برای رفع این عیب و یا ایراد از یک کلید برای قطع جریان و یا قطع منبع در موقع بی کاری استفاده شده. ، برای جبران افت ولتاژ باتری از مقاومت R_1 در موقع استفاده از دستگاه و برای تنظیم مقدار بینهایت اهم متر استفاده میکنند.

طراحی این نوع اهم متر را هم با توجه به مقاومت R_x که جریان نیم اشل را در گالوانومتر ایجاد میکند انجام میدهند. در این صورت مقاومت دو سر اهم متر را مقاومت نیم اشل نامیده و آنرا با R_h نشان میدهند. بنابراین در این حالت نیز با داشتن جریان ماکزیمم انحراف گالوانومتر و ولتاژ باطری E میتوان مقدار مقاومت R_1 را بدست آورد. چون با قرار دادن R_h در دوسر اهم متر میبایستی نصف جریان ماکزیمم انحراف و یا حالت اتصال باز از گالوانومتر عبور کند، بنابراین مقاومت گالوانومتر R_g بایستی با R_h برابر باشد:

$$R_h = R_g$$

بنابراین جریان ماکزیمم انحراف مساویست با

$$I_{g_{\max}} = \frac{E}{R_1 + R_g} = \frac{E}{R_1 + R_h}$$

از سوی دیگر :

$$I_{1x} = \frac{E}{R_1 + \frac{R_x R_g}{R_x + R_g}}$$

نسبت دو جریان فوق بهم مساویست با :

$$\frac{I_{1x}}{I_{g_{\max}}} = \frac{\frac{E}{R_1 + \frac{R_x R_h}{R_x + R_h}}}{\frac{E}{R_1 + R_h}} = \frac{1}{[R_1(R_x + R_h) + R_x R_h]}$$

نتیجتاً

$$I_{1x} = \frac{1}{2[R_1(R_x + R_h) + R_x R_h]} I_{g_{\max}}$$

با توجه به رابطه فوق روشن است که رابطه جریان I_{1x} و مقاومت مجهول R_x رابطه ای غیر خطی میباشد. و اندازه گیری مقاومت های مجهول بزرگتر از مقاومت نیم اشل بدلیل انجام اندازه گیری در نزدیکی انحراف ماکزیمم گالوانومتر با دقت اندازه گیری بهتری همراه است. با توجه به اطلاعات فوق این اهم متر برای اندازه گیری مقاومت های بزرگ مناسب است.

گشتاور منحرف کننده T_d

کار مکانیکی انجام شده $T_d d\theta$

اگر جریان اولیه I ، اندوکتانس اولیه L و θ معرف انحراف عقربه باشد.
چنانچه جریان باندازه dI افزایش یابد، باعث تغییر اندوکتانس باندازه dL و زاویه
انحراف عقربه باندازه $d\theta$ میشود.

از سوئی برای ایجاد dI یک ولتاژ باندازه e بایستی موجود باشد.

$$e = \frac{d}{dt} (L I) = I \frac{dL}{dt} + L \frac{dI}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی اعمال شده} = e I dt = I^2 dL + I L dI$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده قبل از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} I^2 L$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده بعد از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} (I + dI)^2 (L + dL)$$

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی} = \frac{1}{2} (I^2 + 2 I dI + dI^2) (L + dL) - \frac{1}{2} I^2 L$$

ذخیره شده

$$= \frac{1}{2} L I^2 + \frac{1}{2} L dI^2 + L I dI + \frac{1}{2} I^2 dL + \frac{1}{2} dL dI^2 + I dL dI - \frac{1}{2} I^2 L$$

اگر از مقادیر کوچک و درجه دوم صرف نظر شود.

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده} = L I dI + \frac{1}{2} I^2 dL$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$I^2 dL + ILdI = LI dI + \frac{1}{2} I^2 dL + T_d d\theta$$

$$T_d d\theta = \frac{1}{2} I^2 dL$$

$$T_d = \frac{1}{2} I^2 \frac{dL}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = \frac{1}{2} I^2 \frac{dL}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{1}{2} \frac{I^2}{K_f} \frac{dL}{d\theta}$$

Equation 1

با توجه به رابطه فوق ، انحراف عقربه دستگاه متناسب با مجذور جریان اعمال شده به کوئل و یا سیم پیچ وسیله اندازه گیری می باشد ، از سوی دیگر درجه بندی غیر یکنواخت و بستگی به مقدار و نوع جریان و همچنین تغییرات $\frac{dL}{d\theta}$ دارد. و چنانچه $\frac{dL}{d\theta} = cte$ باشد وسیله دارای پاسخی مجذوری می باشد .

واضح است که جهت گشتاور تولید شده و یا چرخش عقربه ربطی به جهت جریان و یا متناوب و مستقیم بودن آن نداشته و عقربه فقط به یکطرف منحرف میشود.

چنانچه بخواهیم دستگاه دارای درجه بندی خطی و نتیجتاً $I = C \theta$ بشود. با استفاده

از روابط فوق میتوان تغییرات $\frac{dL}{d\theta}$ را محاسبه نمود، بنابراین:

با استفاده از Equation 1 و قرار دادن رابطه $I = C \theta$ if

$$\frac{dL}{d\theta} = \frac{2 K_f \theta}{I^2}$$

خواهیم داشت

$$\frac{dL}{d\theta} = \frac{2 K_f \theta}{C^2 \theta^2}$$

نتیجتاً

$$\theta \frac{dL}{d\theta} = cte. = \frac{2K_f}{C^2}$$

چون این موضوع در $\theta = 0$ میسر نیست، در عمل درجه بندی تا حدود یک دهم جریان نامی خطی سازی میشود. توضیح آخر اینکه: با مختصر تغییری در تعداد و سطح مقطع سیم، سیم پیچ دستگاه میتواند توانائی سنجش جریان این وسیله را بدون نیاز به مقاومت شنت توسعه داد. برای توسعه حدود سنجش ولتاژ میبایستی از مقاومت سری استفاده نمود.

وسایل اندازه گیری الکترو دینامیکی (Electrodynamic) صفحه ۲۳۵ کتاب ساونی

i_1 = جریان لحظه ای سیم پیچ ثابت

i_2 = جریان لحظه ای سیم پیچ متحرک

L_1 = اندوکتانس خودی سیم پیچ ثابت

L_2 = اندوکتانس خودی سیم پیچ متحرک

M = اندوکتانس متقابل مابین سیم پیچ ثابت و متحرک

$\lambda_1 = L_1 i_1 + M i_2$ فلاکس لینکیج سیم پیچ ثابت

$\lambda_2 = L_2 i_2 + M i_1$ فلاکس لینکیج سیم پیچ متحرک

$$e_1 = \frac{d\lambda_1}{dt}$$

$$e_2 = \frac{d\lambda_2}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی ورودی} = e_1 i_1 dt + e_2 i_2 dt = i_1 d\lambda_1 + i_2 d\lambda_2$$

$$\text{انرژی الکتریکی ورودی} = i_1 d(L_1 i_1 + M i_2) + i_2 d(L_2 i_2 + M i_1)$$

$$= i_1 L_1 di_1 + i_1^2 dL_1 + i_1 i_2 dM + i_1 M di_2 +$$

$$i_2 L_2 di_2 + i_2^2 dL_2 + i_1 i_2 dM + i_2 M di_1$$

$$\text{انرژی ذخیره شده در میدان} = \frac{1}{2} i_1^2 L_1 + \frac{1}{2} i_2^2 L_2 + i_1 i_2 M \quad \text{Equation1}$$

مغناطیسی

$$\text{تغییر در انرژی ذخیره} = d\left(\frac{1}{2} i_1^2 L_1 + \frac{1}{2} i_2^2 L_2 + i_1 i_2 M\right) \quad \text{Equation2}$$

شده

$$= i_1 L_1 di_1 + \frac{1}{2} i_1^2 dL_1 + i_2 L_2 di_2 + \frac{1}{2} i_2^2 dL_2 + i_1 M di_2 + i_2 M di_1 + i_1 i_2 dM$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$\text{کار} = (\text{Equation1}) - (\text{Equation2}) = \frac{1}{2} i_1^2 dL_1 + \frac{1}{2} i_2^2 dL_2 + i_1 i_2 dM$$

مکانیکی انجام شده

چون اندوکتانسهای خودی ثابت هستند بنابراین $dL_1 = dL_2 = 0$

$$\text{کار} = T_d d\theta = i_1 i_2 dM \quad \text{بنابراین}$$

مکانیکی انجام شده

$$T_d = i_1 i_2 \frac{dM}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = i_1 i_2 \frac{dM}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{i_1 i_2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

چنانچه از این دستگاه اندازه گیری برای سنجش جریانهای مستقیم استفاده شود، جریانهای کوئل های ثابت و متحرک مستقیم خواهند بود، در این صورت در شرایط پایدار انحراف عقربه از رابطه زیر تبعیت میکند:

$$\theta = \frac{I_1 I_2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

اگر از این دستگاه اندازه گیری برای سنجش جریانهای متناوب استفاده شود، جریانهای کویل های ثابت و متحرک متناوب خواهند بود، در این صورت در شرایط پایدار و در صورتیکه دستگاه دارای دمپینگ مناسب باشد، انحراف عقربه متناسب با مقدار متوسط حاصلضرب جریانها در یک سیکل کامل نوسان آنها خواهد بود : رابطه زیر :

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} \frac{1}{T} \int_0^T i_1 i_2 dt$$

چنانچه جریانها سینوسی باشند:

$$i_1 = I_{1m} \sin \omega t \quad \& \quad i_2 = I_{2m} \sin(\omega t - \varphi)$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{T} \int_0^T \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) dt$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) d\omega t$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{2} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{\sqrt{2} \sqrt{2}} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1rms} I_{2rms} \cos \varphi$$

اگر از این وسیله بعنوان آمپر متر استفاده شود، چون $i_1 = i_2 = i$ & $\varphi = 0$ است:

$$\theta = \frac{i^2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

و اگر از این وسیله بعنوان ولتمتر استفاده شود، چون

$$i_1 = i_2 = \frac{v}{Z} \quad \& \quad \varphi = 0 \quad \text{است}$$

$$\theta = \frac{v^2}{K_f Z^2} \frac{dM}{d\theta}$$

وسایل اندازه گیری الکترواستاتیکی (Electrostatic) صفحه ۲۵۴ کتاب ساونی

گشتاور محرک در این وسایل بوسیله میدان الکتریکی ناشی از صفحات بار دار تولید میشود. این گونه وسایل فقط قادر به اندازه گیری ولتاژ هستند.

گشتاور منحرف کننده $T_d =$

کار مکانیکی انجام شده $T_d * d\theta =$

$$i_c = \frac{dq}{dt} = \frac{d}{dt} (Cv) = C \frac{dv}{dt} + v \frac{dC}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی اعمال شده} = v i_c dt = v^2 dc + CV dv$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده قبل از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} C v^2$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده بعد از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} (v + dv)^2 (C + dC)$$

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی} = \frac{1}{2} (v^2 + 2 v dv + dv^2) (C + dC) - \frac{1}{2} C v^2$$

ذخیره شده

$$= \frac{1}{2} C v^2 + \frac{1}{2} C dv^2 + C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC + \frac{1}{2} dC dv^2 + v dC dv - \frac{1}{2} C v^2$$

اگر از مقادیر کوچک و درجه دوم صرف نظر شود.

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده} = C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$v^2 dC + C v dv = C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC + T_d d\theta$$

$$T_d d\theta = \frac{1}{2} v^2 dC$$

$$T_d = \frac{1}{2} v^2 \frac{dC}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = \frac{1}{2} v^2 \frac{dC}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{1}{2} \frac{v^2}{K_f} \frac{dC}{d\theta}$$

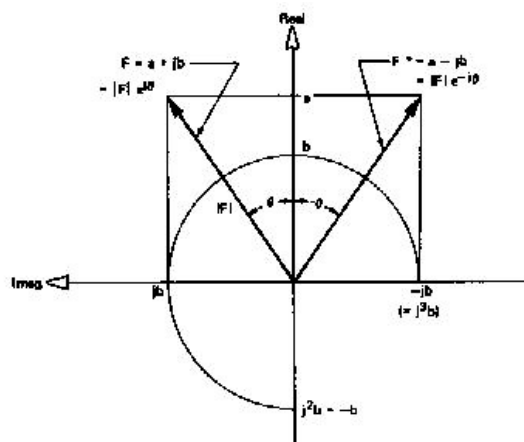
Equation 1

با توجه به رابطه فوق ، انحراف عقربه دستگاه متناسب با مجذور ولتاژ اعمال شده به وسیله اندازه گیری میباشد ، از سوی دیگر درجه بندی غیر یکنواخت و بستگی به مقدار و نوع جریان و همچنین تغییرات $\frac{dC}{d\theta}$ دارد. و چنانچه $\frac{dC}{d\theta} = cte$ باشد وسیله دارای پاسخی مجذوری میباشد .

واضح است که جهت گشتاور تولید شده و یا چرخش عقربه ربطی به جهت جریان و یا متناوب و مستقیم بودن آن نداشته و عقربه فقط به یکطرف منحرف میشود.

نمایش برداری شکل موجهای سینوسی **Vector Presentation of Sinusoidal**

Waveforms

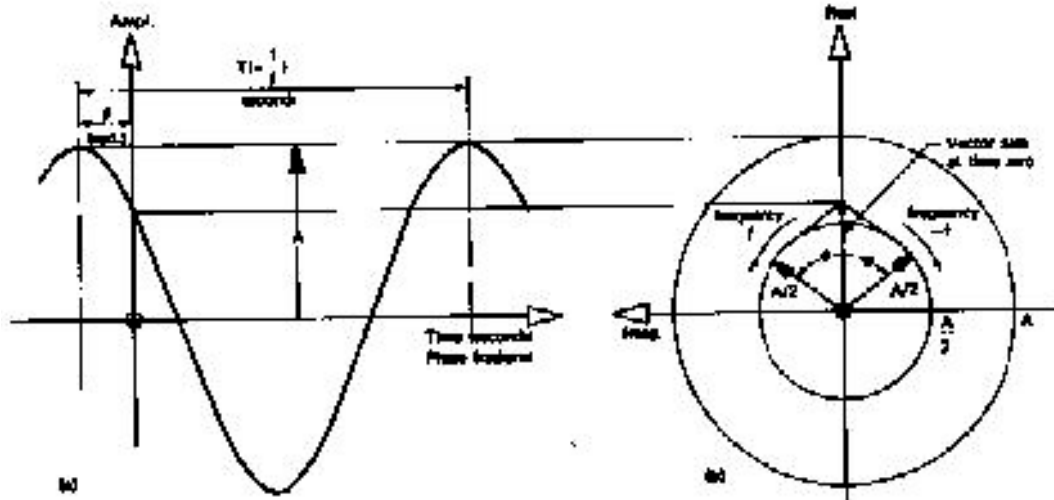


Complex notation for a 2-dimentional vector

$$, \quad b = |F| \sin \theta, \quad |F| = \sqrt{a^2 + b^2}, \quad \theta = \tan^{-1} \left(\frac{a}{b} \right) \quad a = |F| \cos \theta$$

$$, \quad \cos \theta + j \sin \theta = e^{j\theta}, \quad F = |F| e^{j\theta}, \quad \theta = \omega t + \varphi, \quad F = |F| (\cos \theta + j \sin \theta)$$

$$\theta = 2\pi f t + \varphi$$

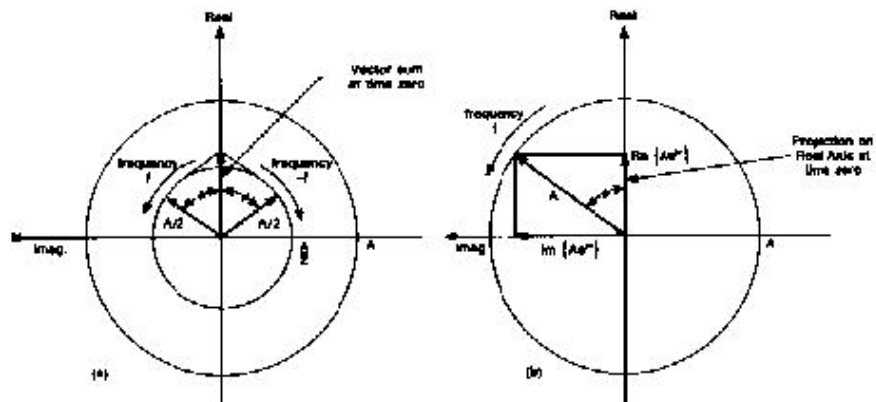


Sinusoidal Waveform

$$A \cos(2\pi f t + \varphi)$$

sum of contra-rotating vectors

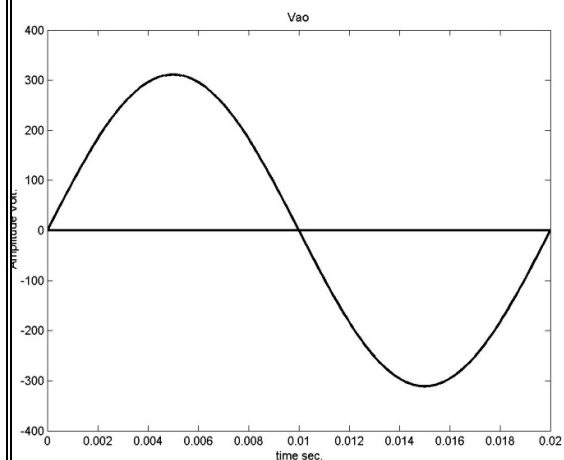
$$A \cos \theta = \frac{A}{2} (e^{j\theta} + e^{-j\theta})$$



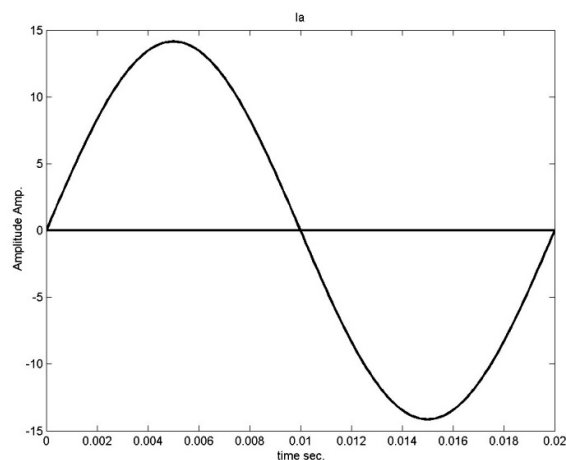
Equivalence Of Vector Sum And Projection On Real Axis

اندازه گیری توان و انرژی

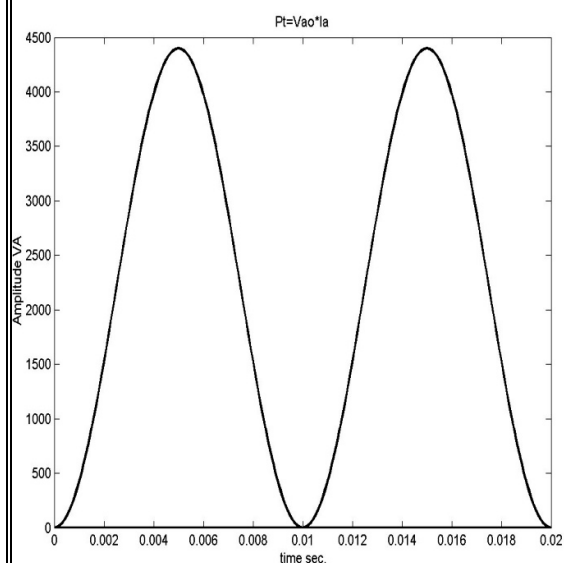
۹- جریان متناوب یکفاز:



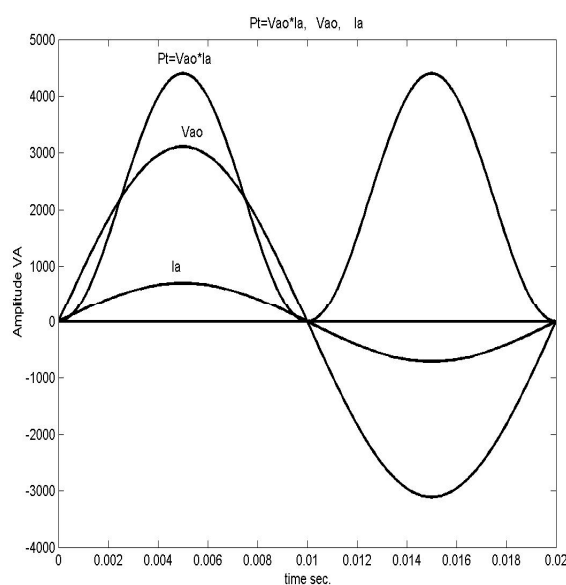
شکل موج ولتاژ با مقدار موثر ۲۲۰ ولت



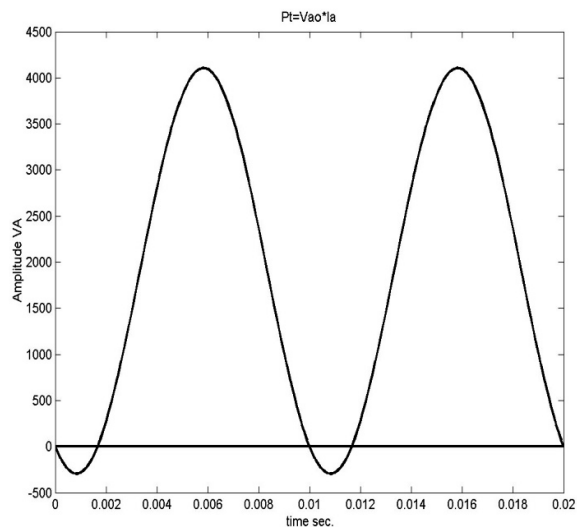
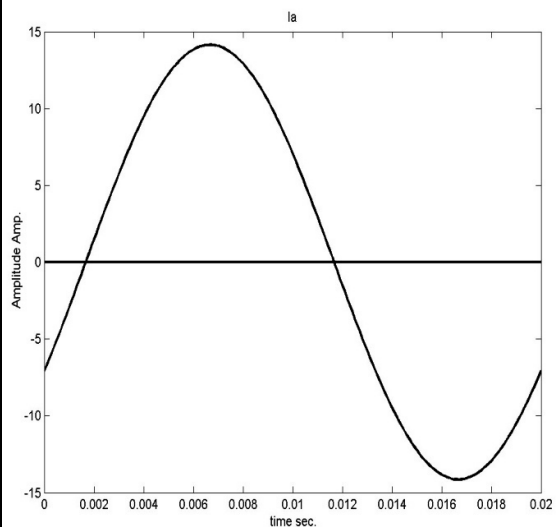
شکل موج جریان با مقدار موثر ۱۰ آمپر



شکل موج توان لحظه ای با
مقدار متوسط ۲۲۰ وات

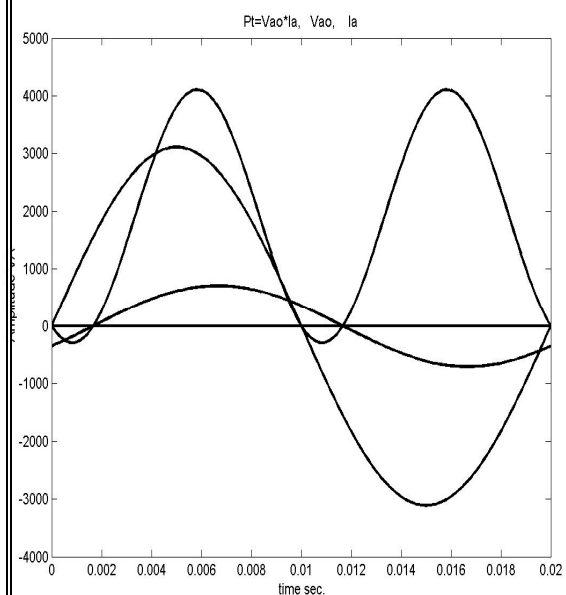


شکل موجهای ولتاژ و جریان و توان لحظه ای
(برای وضوح بیشتر جریان و ولتاژ در ضریبی
ضرب شده اند)



شکل موج جریان با مقدار موثر ۱۰ آمپر و زاویه فاز تاخیری ۳۰ درجه نسبت به شکل موج ولتاژ فوق

شکل موج توان لحظه ای با مقدار متوسط ۲۲۰۰ * ۰,۸۶۶ وات



$$P_{ave} = P = V_{rms} I_{rms} \cos \varphi$$

$$Q_{ave} = Q = V_{rms} I_{rms} \sin \varphi$$

$$S_{ave} = S = V_{rms} I_{rms}$$

M فایل مطلب برای رسم شکل موجهای فوق

% elecmes1n.m

% Version: 3.0

% Description: Single-Phase Power

% Revision: 2.0

% Author: Hossein Tabatabaei-Yazdi

% Univ. of Ferdowsi

% Created: 23/1/1381

clf

% Parameter values:

sq2=sqrt(2);

Vm=sq2*220;

Im=sq2*10;

% 30 degree c=pi/6;

%30 degree phase angle fi=c;

%2*pi*f w=2*pi*50.;

t=0:.0001:.02;

Vao=Vm*sin(w*t);

Voo=0.0*sin(w*t);

```

loo=0.0*sin(w*t);
Poo=0.0*sin(w*t);

plot(t,Vao,'-k',t,Voo,'k','LineWidth',2)

title('Vao')

xlabel(' time sec.')

ylabel(' Amplitude Volt.')

pause

```

```

Ia=Im*sin(w*t-fi);

plot(t,Ia,'-k',t,loo,'-k','LineWidth',2)

title('Ia')

xlabel(' time sec.')

ylabel(' Amplitude Amp.')

pause

```

```

plot(t,Vao.*Ia,'-k',t,Poo,'k','LineWidth',2)

title('Pt=Vao*Ia')

xlabel(' time sec.')

ylabel(' Amplitude VA')

pause

```

```

plot(t,Vao.*Ia,'-k',t,Poo,'k',t,10*Vao,'-k',t,Voo,'k',t,50*Ia,'-
k','LineWidth',2)

title('Pt=Vao*Ia, Vao, Ia')

xlabel(' time sec.')

ylabel(' Amplitude VA')

clear

```

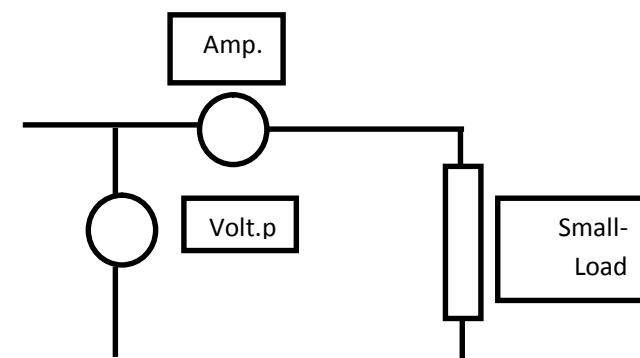
۱۰- جریان مستقیم:

$$P_{dc} = P = V_{dc} I_{dc}$$

۱۱- اندازه گیری توان ظاهری بوسیله ولت متر و آمپر متر:

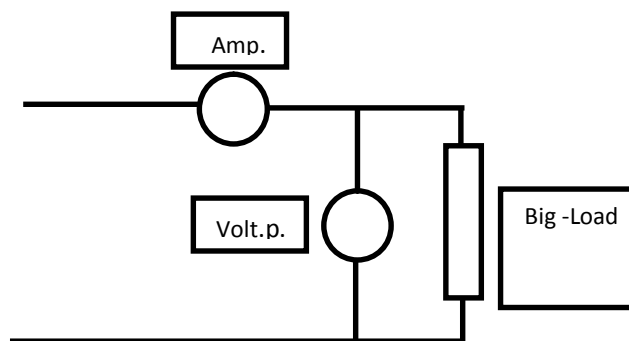
• الف - برای بارهای کوچک (جریان بار کم):

$$P = V_{rms} I_{rms} + V_{amp} I_{rms} = V_{rms} I_{rms} + P_{amp}$$



• ب - برای بارهای کوچک (جریان بار زیاد):

$$P = V_{rms} I_{rms} + V_{rms} I_{volt} = V_{rms} I_{rms} + P_{volt}$$



۱۲- اندازه گیری توان حقیقی و یا توان متوسط بوسیله دستگاههای اندازه گیری الکترو دینامیکی و یا دستگاههای اندازه گیری فرودینامیکی

- در حالت جریان مستقیم :

$$\theta = \frac{I_1 I_2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

- در حالت جریان متناوب تکفاز :

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} \frac{1}{T} \int_0^T i_1 i_2 dt$$

$$i_1 = I_{1m} \sin \omega t \quad \& \quad i_2 = I_{2m} \sin(\omega t - \varphi)$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{T} \int_0^T \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) dt$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) d\omega t$$

$$\sin \alpha \sin \beta = \frac{1}{2} [\cos(\alpha - \beta) - \cos(\alpha + \beta)]$$

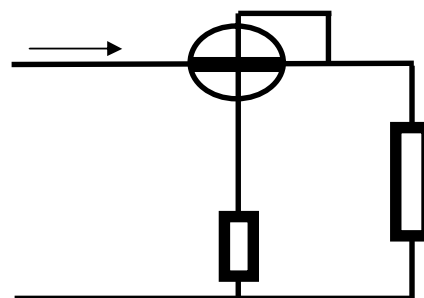
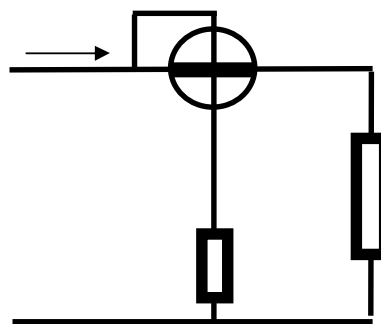
$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)] d\omega t$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{2} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{\sqrt{2} \sqrt{2}} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1rms} I_{2rms} \cos \varphi$$

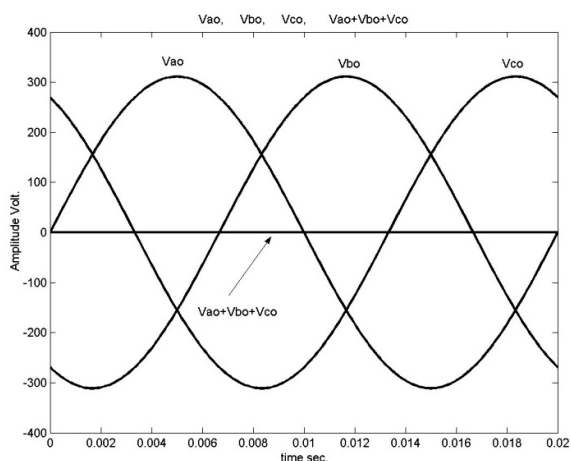
$$P = V_{rms} I_{rms} + V_{amp} I_{rms} = V_{rms} I_{rms} + P_{amp}$$

$$P = V_{rms} I_{rms} + V_{amp} I_{rms} = V_{rms} I_{rms} + P_{amp}$$



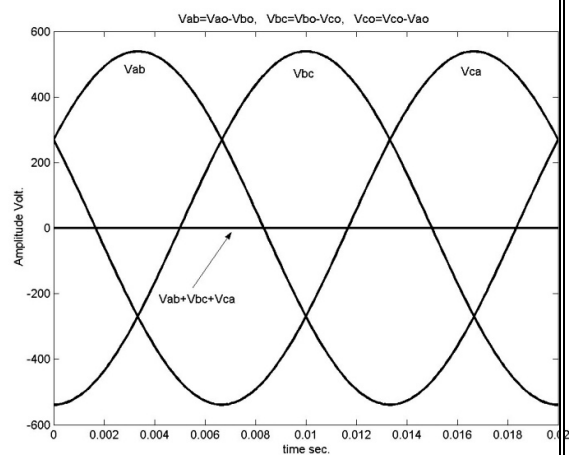
$$P = V_{rms} I_{rms} + V_{rms} I_{volt} = V_{rms} I_{rms} + P_{volt}$$

۱۳- جریانه‌ها و ولتاژهای متناوب سه فاز:
ولتاژهای فازی و خطی و روابط تغییرات لحظه‌ای آنها با زمان



$$v_{ao} = 220 \sqrt{2} \sin(\omega t)$$

$$v_{bo} = 220 \sqrt{2} \sin\left(\omega t - \frac{2\pi}{3}\right)$$

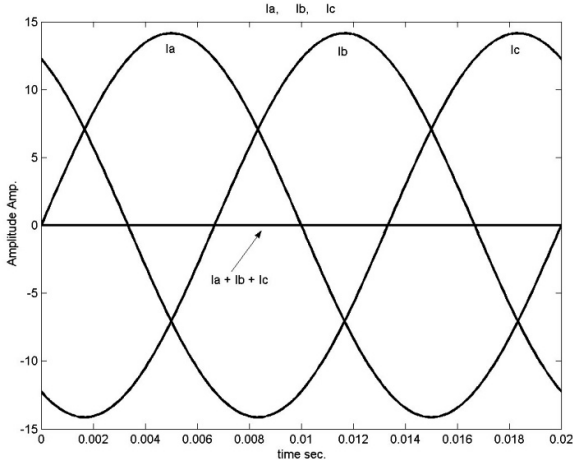
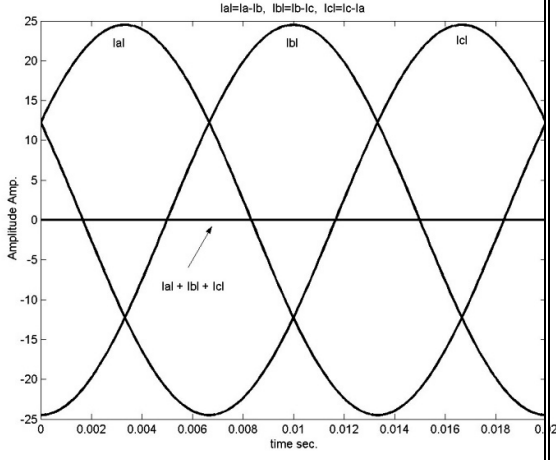


$$v_{ab} = 380 \sqrt{2} \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{6}\right)$$

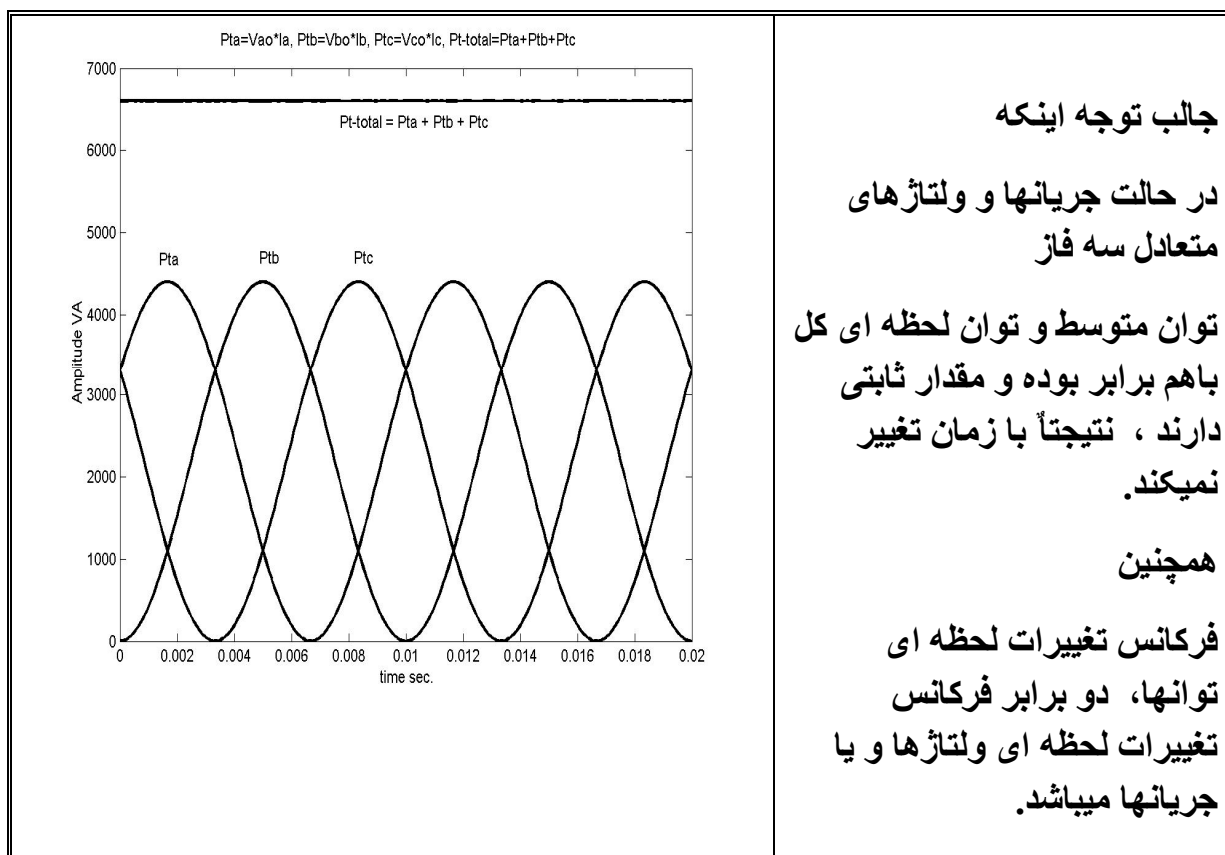
$$v_{bc} = 380 \sqrt{2} \sin\left(\omega t - \frac{2\pi}{3} + \frac{\pi}{6}\right)$$

$v_{co} = 220 \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} \right)$	$v_{ca} = 380 \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} + \frac{\pi}{6} \right)$
ولتاژهای لحظه ای فازی سه فاز	ولتاژهای لحظه ای خطی سه فاز

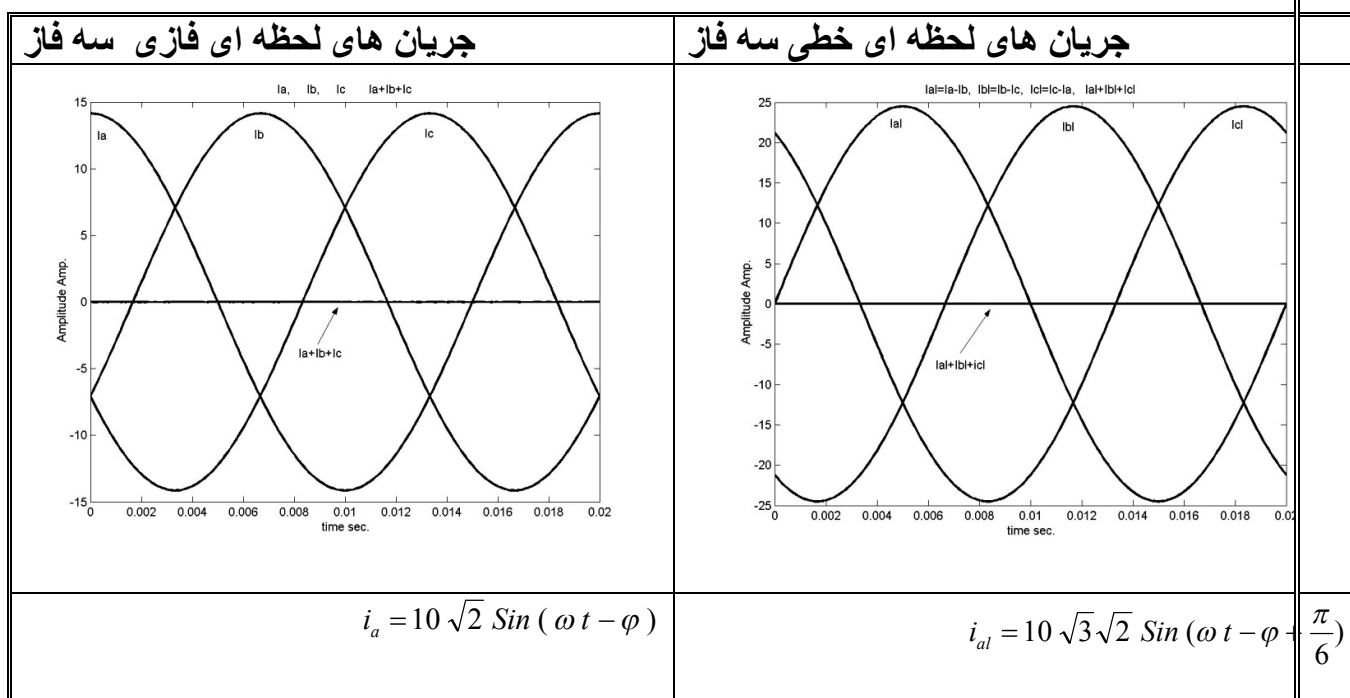
جریانهای فازی و خطی و روابط تغییرات لحظه ای دامنه آنها با زمان

جریان های لحظه ای فازی سه فاز	جریان های لحظه ای خطی سه فاز
	
$i_a = 10 \sqrt{2} \sin (\omega t)$	$i_{al} = 10 \sqrt{3} \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{\pi}{6} \right)$
$i_b = 10 \sqrt{2} \sin \left(\omega t - \frac{2\pi}{3} \right)$	$i_{bl} = 10 \sqrt{3} \sqrt{2} \sin \left(\omega t - \frac{2\pi}{3} + \frac{\pi}{6} \right)$
$i_c = 10 \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} \right)$	$i_{cl} = 10 \sqrt{3} \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} + \frac{\pi}{6} \right)$

توان های لحظه ای هر فاز و توان لحظه ای کل سه فاز

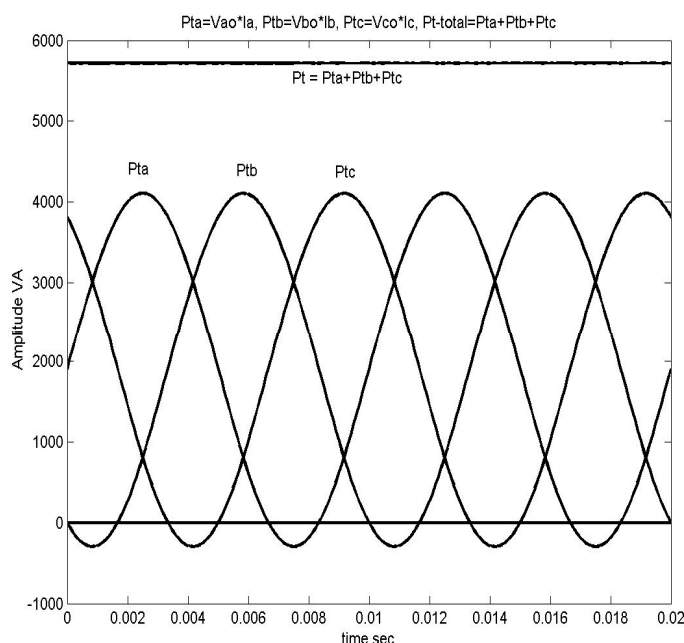


جریانهای فازی و خطی و روابط تغییرات لحظه ای دامنه آنها با زمان (جریانها از ولتاژها عقب افتاده اند)



$i_b = 10 \sqrt{2} \sin \left(\omega t - \frac{2\pi}{3} - \varphi \right)$	$i_{bl} = 10 \sqrt{3} \sqrt{2} \sin \left(\omega t - \frac{2\pi}{3} - \varphi - \frac{\pi}{6} \right)$
$i_c = 10 \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} - \varphi \right)$	$i_{cl} = 10 \sqrt{3} \sqrt{2} \sin \left(\omega t + \frac{2\pi}{3} - \varphi - \frac{\pi}{6} \right)$
$\varphi = 30^\circ = \frac{\pi}{6}$	اختلاف فاز بین شکل موجهای ولتاژ و جریان ۳۰ درجه و جریانه‌ها تاخیری میباشند

توان های لحظه ای هر فاز و توان لحظه ای کل سه فاز



جالب توجه اینکه

توانهای لحظه‌ای دارای مقادیر منفی نیز هستند،

در این حالت نیز

توان متوسط و توان لحظه‌ای کل باهم برابر بوده و مقدار ثابتی دارند، نتیجتاً با زمان تغییر نمیکنند.

همچنین

فرکانس تغییرات لحظه‌ای توانها، دو برابر فرکانس تغییرات لحظه‌ای ولتاژها و یا جریانه‌ها میباشد.

$$P_{ave} = P = \sqrt{3} V_{rmsl} I_{rmsl} \cos \varphi = P_{1ave} + P_{2ave} + P_{3ave}$$

$$Q_{ave} = Q = \sqrt{3} V_{rmsl} I_{rmsl} \sin \varphi = Q_{1ave} + Q_{2ave} + Q_{3ave}$$

$$S_{ave} = S = \sqrt{3} V_{rmsl} I_{rmsl} = S_{1ave} + S_{2ave} + S_{3ave}$$

M فایل مطلب برای رسم شکل موجهای فوق

% elecmes1n.m

% Version: 2.0

% Description: Three-Phase Power

% Revision: 2.0

% Author: Hossein Tabatabaei-Yazdi

% univ. of Ferdowsi

% Created: 23/1/1381

clf

% Parameter values:

sq3=sqrt(3);

sq2=sqrt(2);

Vm=sq2*220;

Im=sq2*10;

% 30 degree c=pi/6;

%120 degree a=4*c;

% 0 and 30 degree phase angle fi=c;

d=sq3/3;

```

d2=2*d;

%2*pi*f      w=2*pi*50.;

t=0:.0001:.02;
Vao=Vm*sin(w*t);
Vbo=Vm*sin(w*t-a);
Vco=Vm*sin(w*t+a);

Voo=0.0*sin(w*t);
loo=0.0*sin(w*t);
Poo=0.0*sin(w*t);

plot(t,Vao,'-k',t,Vbo,'-k',t,Vco,'-k',t,Vao+Vbo+Vco,'-k','LineWidth',2)
title('Vao,  Vbo,  Vco,  Vao+Vbo+Vco')
xlabel(' time sec.')
ylabel(' Amplitude Volt.')

pause

plot(t,Vao-Vbo,'-k',t,Vbo-Vco,'-k',t,Vco-Vao,'-k',t,Voo,'-k',t,loo,'-k',t,Poo,'-k','LineWidth',2)
title('Vab=Vao-Vbo,  Vbc=Vbo-Vco,  Vca=Vco-Vao ')
xlabel(' time sec.')
ylabel(' Amplitude Volt.')

```

pause

$I_a = I_m \sin(w \cdot t - \phi_i);$

$I_b = I_m \sin(w \cdot t - \phi_i);$

$I_c = I_m \sin(w \cdot t + \phi_i);$

`plot(t, Ia, '-k', t, Ib, '-k', t, Ic, '-k', t, Ia+Ib+Ic, '-k', 'LineWidth', 2)`

`title('Ia, Ib, Ic Ia+Ib+Ic')`

`xlabel(' time sec.')`

`ylabel(' Amplitude Amp.')`

pause

`plot(t, Ia-Ib, '-k', t, Ib-Ic, '-k', t, Ic-Ia, '-k', t, Ioo, 'k', 'LineWidth', 2)`

`title('IaI=Ia-Ib, IbI=Ib-Ic, IcI=Ic-Ia, IaI+IbI+IcI')`

`xlabel(' time sec.')`

`ylabel(' Amplitude Amp.')`

pause

`plot(t, Vao.*Ia, '-k', t, Vbo.*Ib, '-k', t, Vco.*Ic, '-k', t, Vao.*Ia+Vbo.*Ib+Vco.*Ic, '-k', t, Poo, 'k', 'LineWidth', 2)`

`title('Pta=Vao*Ia, Ptb=Vbo*Ib, Ptc=Vco*Ic, Pt-total=Pta+Ptb+Ptc')`

`xlabel(' time sec.')`

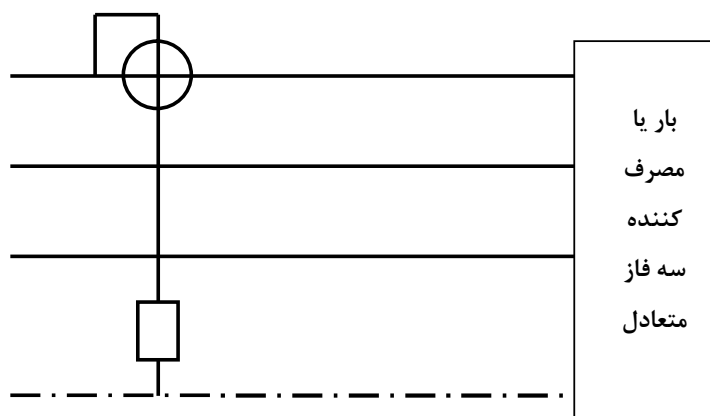
`ylabel(' Amplitude VA')`

اندازه گیری توان حقیقی ، وات و یا اکتیو در سیستم های سه فاز

۱. سه فاز ۴ سیمه :

a. روش یک واتمتری : در این روش توان حقیقی مصرفی یکی از فازها اندازه گیری شده و نتیجه اندازه گیری در سه ضرب میشود. این روش فقط برای حالت با مصرف کننده سه فاز متعادل مناسب است

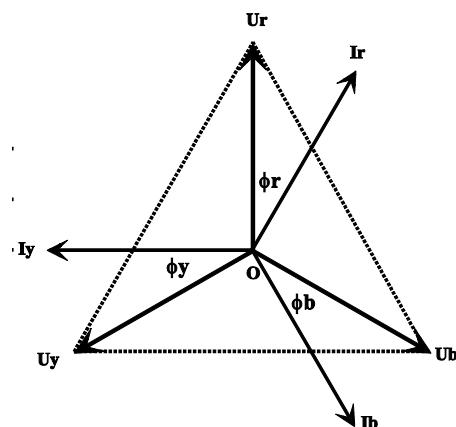
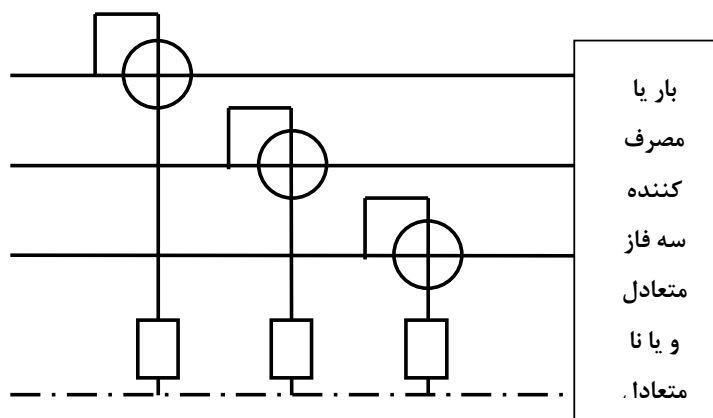
$$P_{ave} = P_{act} = 3P_r = P_{total} = 3(\overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r}) = 3(V_{ro} I_r \cos \varphi)$$



b. روش سه واتمتری : در این روش توان حقیقی مصرفی هرکدام از فازها اندازه گیری شده و نتیجه اندازه گیری ها با هم جمع میشوند.

$$P_{total} = P_{ave} = P_{act} = P_r + P_y + P_b = (\overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r}) + (\overline{V_{yo}} \cdot \overline{I_y}) + (\overline{V_{bo}} \cdot \overline{I_b})$$

$$P_{total} = P_{ave} = P_{act} = (V_{ro} I_r \cos \varphi_r) + (V_{yo} I_y \cos \varphi_y) + (V_{bo} I_b \cos \varphi_b)$$

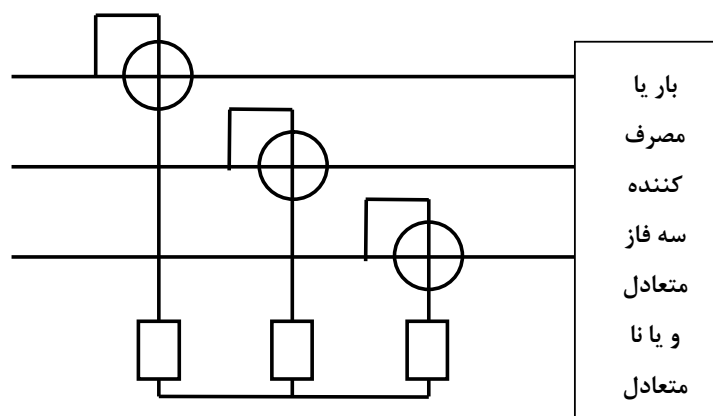


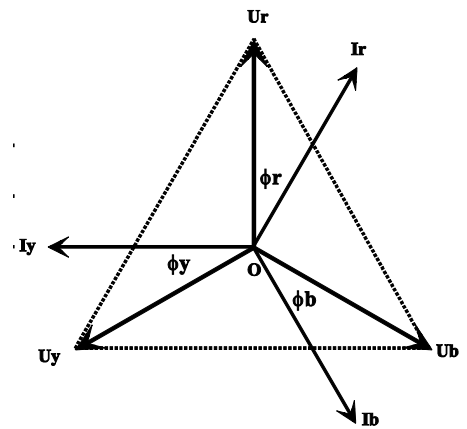
۲. سه فاز ۳ سیمه

a. روش سه واتمتری : در این روش سیم نول یا MP بوسیله اتصال سه مقاومت ایجاد میشود.

$$P_{total} = P_{ave} = P_{act} = P_r + P_y + P_b = (\overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r}) + (\overline{V_{yo}} \cdot \overline{I_y}) + (\overline{V_{bo}} \cdot \overline{I_b})$$

$$P_{total} = P_{ave} = P_{act} = P_r + P_y + P_b = (V_{ro} I_r \cos \phi_r) + (V_{yo} I_y \cos \phi_y) + (V_{bo} I_b \cos \phi_b)$$

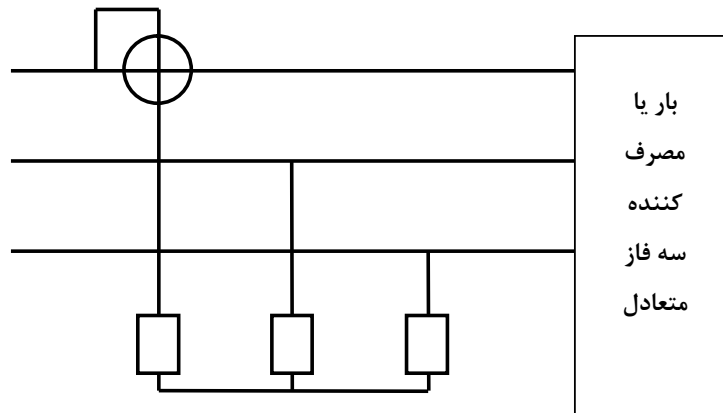




۳. سه فاز ۳ سیمه

a. روش یک واتمتری : در این روش سیم نول یا MP بوسیله اتصال سه مقاومت ایجاد میشود. این روش فقط برای حالت با مصرف کننده سه فاز متعادل صحیح است.

$$P_{ave} = P_{act} = 3 (\overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r}) = 3 (V_{ro} I_r \cos \varphi) = 3P_r = P_{total}$$



۴. سه فاز ۳ سیمه

a. روش دو واتمتری (آرون) : $P_{total} = (\overline{V_{ry}} \cdot \overline{I_r}) + (\overline{V_{by}} \cdot \overline{I_b})$

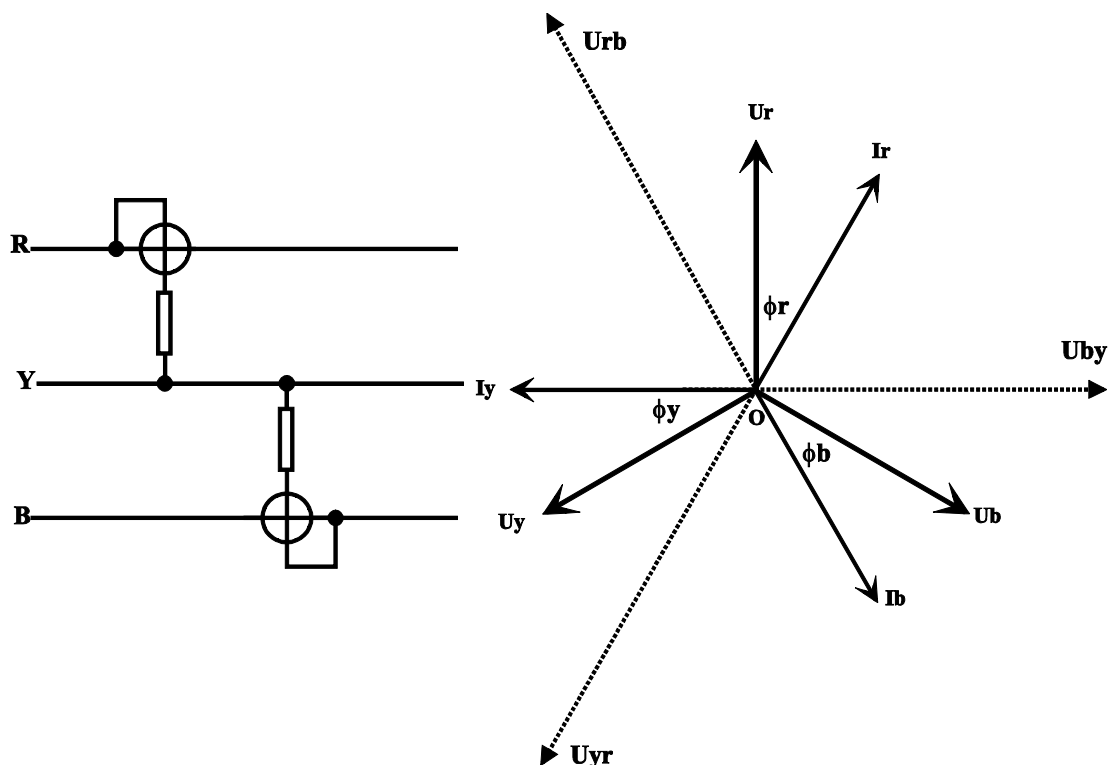
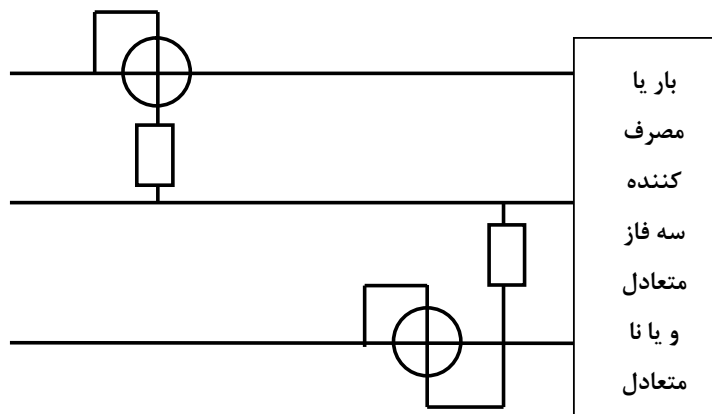
$$\overline{V_{ro}} + \overline{V_{yo}} + \overline{V_{bo}} = 0 \quad \text{و} \quad -(\overline{I_r} + \overline{I_b}) = \overline{I_y} = 0 \quad \text{و} \quad \overline{I_r} + \overline{I_y} + \overline{I_b} = 0$$

$$\overline{V_{ro}} - \overline{V_{yo}} = \overline{V_{ry}} \quad \text{و} \quad \overline{V_{bo}} - \overline{V_{yo}} = \overline{V_{by}}$$

$$P_{total} = (\overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r} - \overline{V_{yo}} \cdot \overline{I_r}) + (\overline{V_{bo}} \cdot \overline{I_b} - \overline{V_{yo}} \cdot \overline{I_b})$$

$$P_{total} = \overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r} + \overline{V_{yo}} (-(\overline{I_b} + \overline{I_r})) + \overline{V_{bo}} \cdot \overline{I_b}$$

$$P_{total} = V_{ro} I_r \cos \varphi_r + V_{yo} I_y \cos \varphi_y + V_{bo} I_b \cos \varphi_b$$

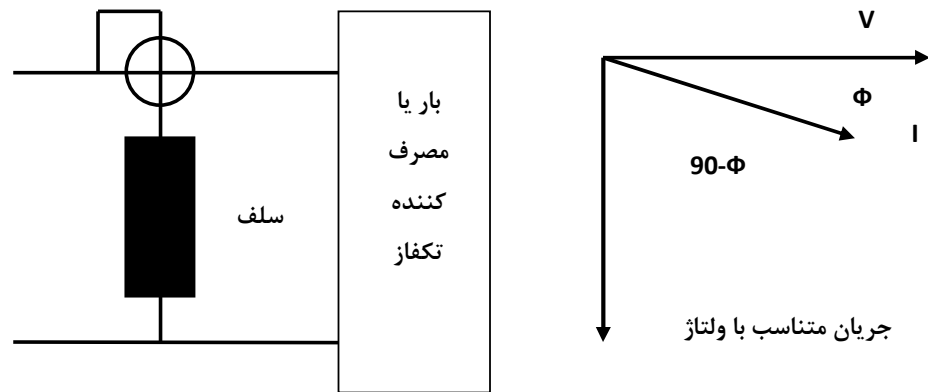


اندازه گیری توان غیر حقیقی ، دواته و یا راکتیو در سیستم های سه فاز

۱. سیستم تکفاز:

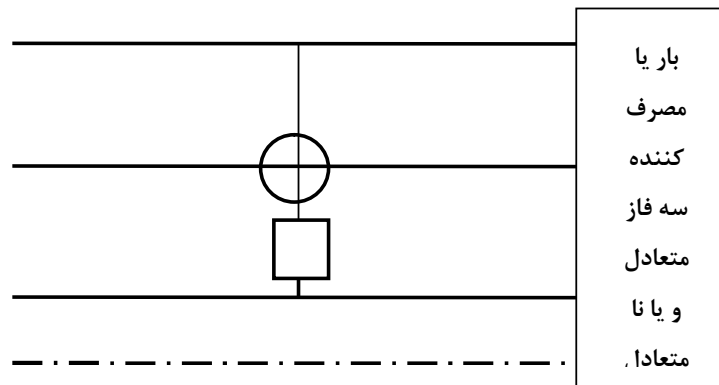
$$Q = \overline{V_{ro}} \cdot \overline{I_r} = (V_{ro} I_r \cos (90 - \varphi)) = (V_{ro} I_r \sin \varphi)$$

$$\cos (90 - \varphi) = \sin \varphi$$

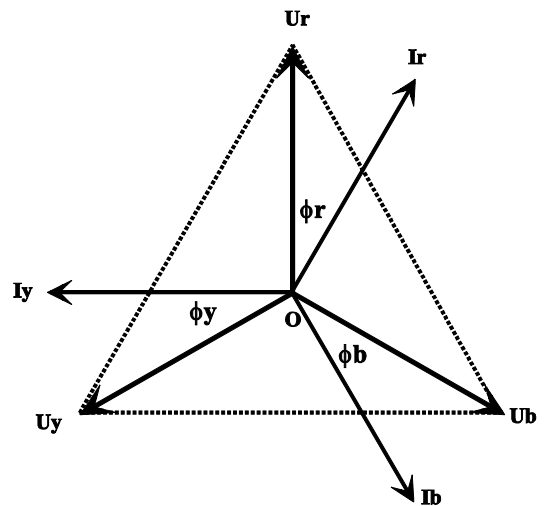
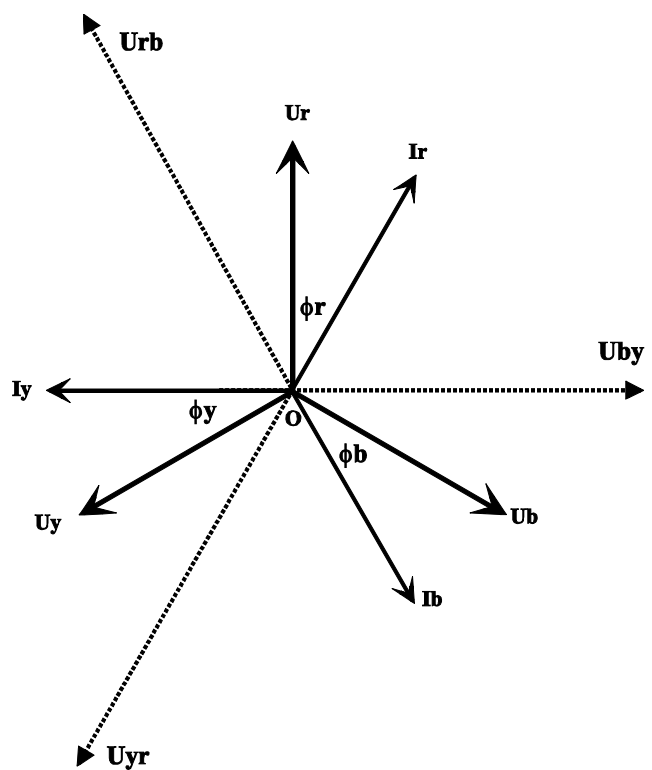


۲. سیستم سه فاز سه و یا چهار سیمه متعادل :

$$Q = \overline{V_{rb}} \cdot \overline{I_y} = (V_{rb} I_y \cos(90 - \varphi)) = (V_{rb} I_y \sin \varphi)$$



- توضیح اینکه در سیستم سه فاز با توجه به شکل های وکتوری یا برداری زیر ولتاژهای فازی و خطی با اختلاف فاز نود درجه نسبت بهم در دسترس هستند.



۳. سه فاز ۳ سیمه

b. روش دو واتمتری (آرون) :

$$Q_{total} = P_2 - P_1 = (\overline{V_{by}} \cdot \overline{I_b}) - (\overline{V_{ry}} \cdot \overline{I_r})$$

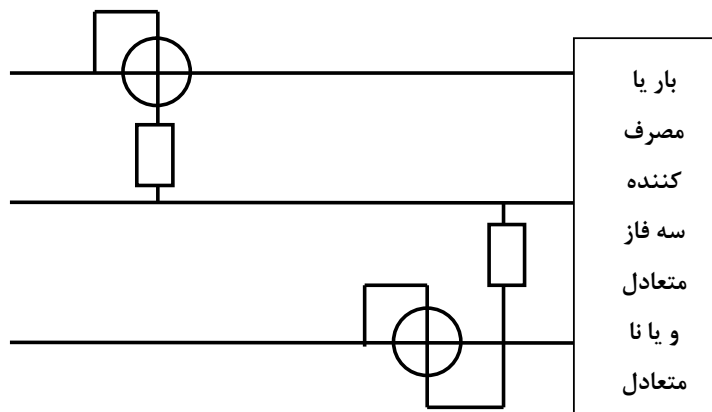
$$\overline{V_{ro}} + \overline{V_{yo}} + \overline{V_{bo}} = 0 \quad \text{و} \quad -(\overline{I_r} + \overline{I_b}) = \overline{I_y} = 0 \quad \text{و} \quad \overline{I_r} + \overline{I_y} + \overline{I_b} = 0$$

$$\overline{V_{ro}} - \overline{V_{yo}} = \overline{V_{ry}} \quad \text{و} \quad \overline{V_{bo}} - \overline{V_{yo}} = \overline{V_{by}}$$

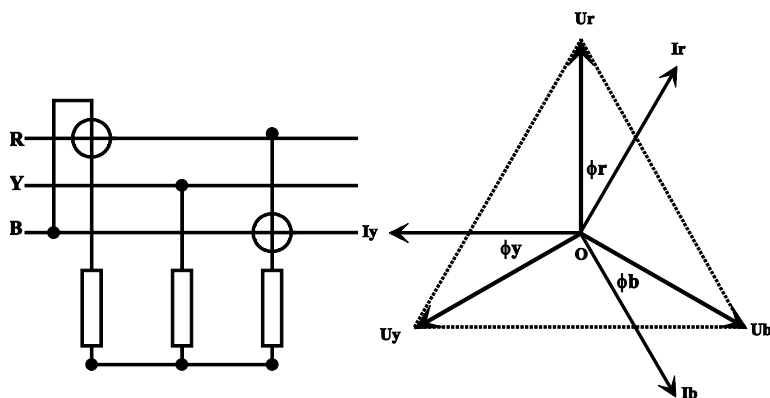
$$Q_{total} = \overline{V_{by}} \cdot (-\overline{I_r} - \overline{I_y}) - \overline{V_{ry}} \cdot (-\overline{I_y} - \overline{I_b})$$

$$Q_{total} = \overline{V_{by}} \cdot \overline{I_r} + \overline{I_y} \cdot (-\overline{V_{by}} + \overline{V_{ry}}) + \overline{V_{ry}} \cdot \overline{I_b}$$

$$Q_{total} = V_{by} I_r \sin \phi_r + V_{yr} I_y \sin \phi_y + V_{ry} I_b \sin \phi_b$$

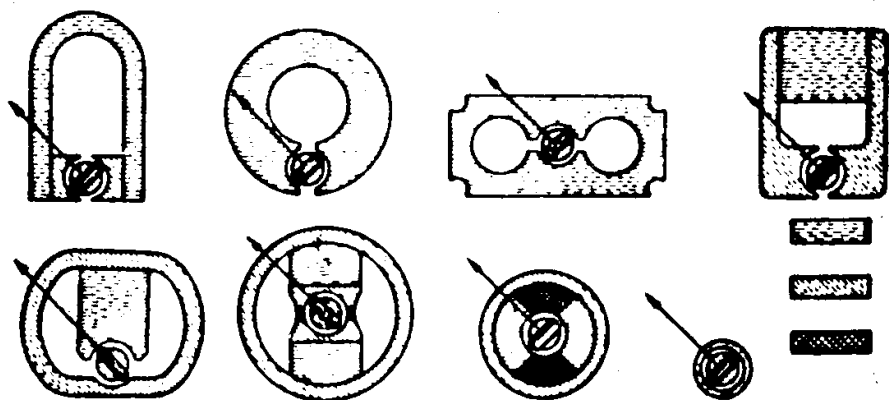
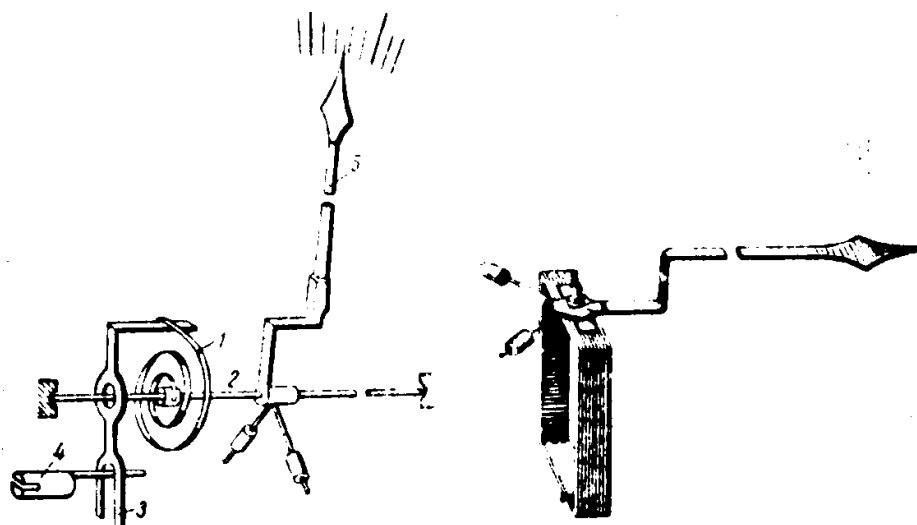


کوئیز : شکل زیر مربوط به اندازه گیری چه کمیتی است و چرا.

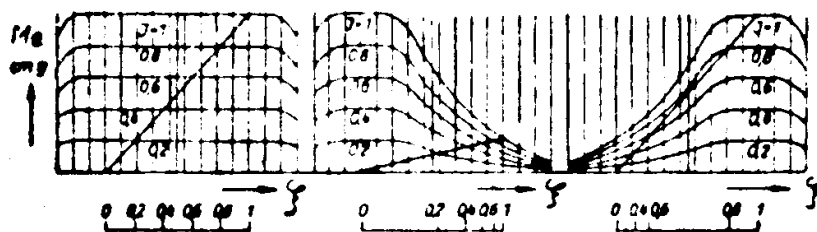


$$\cos(\alpha \mp \beta) = \cos \alpha \cos \beta \pm \sin \alpha \sin \beta$$

وسایل اندازه گیری با مغناطیس دائمی و قاب گردان



۱- فولاد مغناطیسی ۲- آهن نرم ۳- فلز غیر مغناطیسی



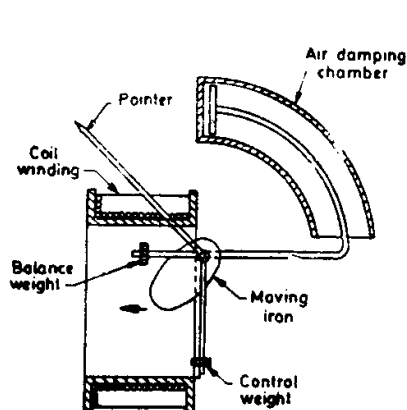


Fig. 8 27. Attraction type moving iron instrument.

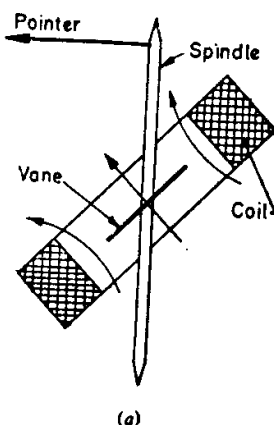
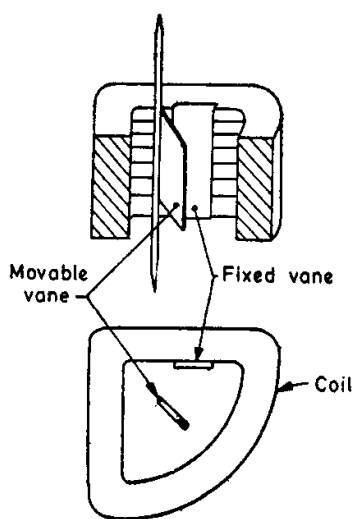


Fig. 8 28. Thompson inclined coil instrument.



(a) Radial vane type.
(b) Co-axial vane type.
Fig. 8 29. Repulsion type moving iron instruments.

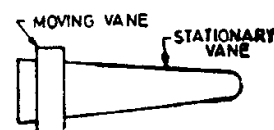


Fig. 8 30. Stationary and moving vanes.

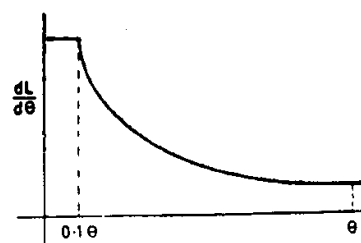


Fig. 8 31. Variation of $dL/d\theta$ v/s θ .

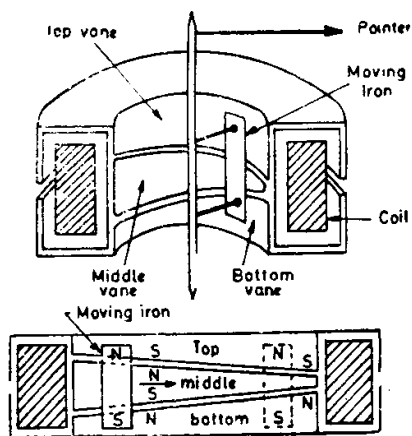


Fig. 8 32. Long range instrument.

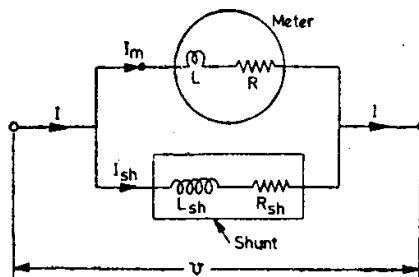


Fig. 8 33. Shunt for moving iron instrument.

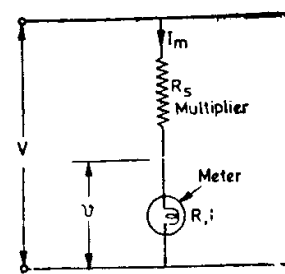


Fig. 8 34. Voltage multipliers for moving iron instruments.

گشتاور منحرف کننده $T_d =$

کار مکانیکی انجام شده $T_d d\theta =$

اگر جریان اولیه I ، اندوکتانس اولیه L و θ معرف انحراف عقربه باشد.
چنانچه جریان باندازه dI افزایش یابد، باعث تغییر اندوکتانس باندازه dL و زاویه انحراف عقربه باندازه $d\theta$ میشود.

از سویی برای ایجاد dI یک ولتاژ باندازه e بایستی موجود باشد.

$$e = \frac{d}{dt} (L I) = I \frac{dL}{dt} + L \frac{dI}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی اعمال شده} = e I dt = I^2 dL + I L dI$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده قبل از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} I^2 L$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده بعد از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} (I + dI)^2 (L + dL)$$

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی} = \frac{1}{2} (I^2 + 2 I dI + dI^2) (L + dL) - \frac{1}{2} I^2 L$$

ذخیره شده

$$= \frac{1}{2} L I^2 + \frac{1}{2} L dI^2 + L I dI + \frac{1}{2} I^2 dL + \frac{1}{2} dL dI^2 + I dL dI - \frac{1}{2} I^2 L$$

اگر از مقادیر کوچک و درجه دوم صرف نظر شود.

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده} = L I dI + \frac{1}{2} I^2 dL$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$I^2 dL + I L dI = L I dI + \frac{1}{2} I^2 dL + T_d d\theta$$

$$T_d d\theta = \frac{1}{2} I^2 dL$$

$$T_d = \frac{1}{2} I^2 \frac{dL}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = \frac{1}{2} I^2 \frac{dL}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{1}{2} \frac{I^2}{K_f} \frac{dL}{d\theta}$$

Equation 1

با توجه به رابطه فوق ، انحراف عقربه دستگاه متناسب با مجذور جریان اعمال شده به کوئل و یا سیم پیچ وسیله اندازه گیری می باشد ، از سوی دیگر درجه بندی غیر یکنواخت و بستگی به مقدار و نوع جریان و همچنین تغییرات $\frac{dL}{d\theta}$ دارد. و چنانچه $\frac{dL}{d\theta} = cte$ باشد وسیله دارای پاسخی مجذوری می باشد .

واضح است که جهت گشتاور تولید شده و یا چرخش عقربه ربطی به جهت جریان و یا متناوب و مستقیم بودن آن نداشته و عقربه فقط به یکطرف منحرف میشود.

چنانچه بخواهیم دستگاه دارای درجه بندی خطی و نتیجتاً $I = C \theta$ بشود. با استفاده

از روابط فوق میتوان تغییرات $\frac{dL}{d\theta}$ را محاسبه نمود، بنابراین:

با استفاده از Equation 1 و قرار دادن رابطه $I = C \theta$ if

$$\frac{dL}{d\theta} = \frac{2 K_f \theta}{I^2}$$

خواهیم داشت

$$\frac{dL}{d\theta} = \frac{2 K_f \theta}{C^2 \theta^2}$$

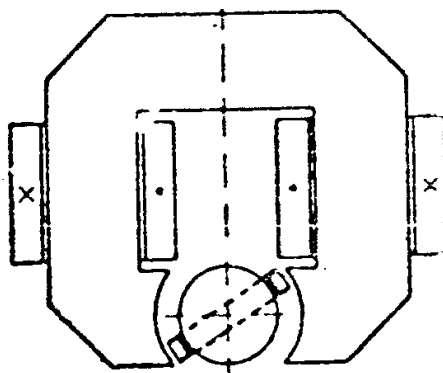
نتیجتاً

$$\theta \frac{dL}{d\theta} = cte. = \frac{2K_f}{C^2}$$

چون این موضوع در $\theta = 0$ میسر نیست، در عمل درجه بندی تا حدود یک دهم جریان نامی خطی سازی میشود. توضیح آخر اینکه : با مختصر تغییری در تعداد و سطح مقطع سیم

، سیم پیچ دستگاه میتواند توانائی سنجش جریان این وسیله را بدون نیاز به مقاومت شنت توسعه داد. برای توسعه حدود سنجش ولتاژ میبایستی از مقاومت سری استفاده نمود.

وسایل اندازه گیری الکترو دینامیکی (Electrodynamic) و فرودینامیکی صفحه ۲۳۵ کتاب ساوینی



$i_1 =$ جریان لحظه ای سیم پیچ ثابت

$i_2 =$ جریان لحظه ای سیم پیچ متحرک

$L_1 =$ اندوکتانس خودی سیم پیچ ثابت

$L_2 =$ اندوکتانس خودی سیم پیچ متحرک

$M =$ اندوکتانس متقابل مابین سیم پیچ ثابت و متحرک

$\lambda_1 = L_1 i_1 + M i_2$ فلاکس لینکیج سیم پیچ ثابت

$\lambda_2 = L_2 i_2 + M i_1$ فلاکس لینکیج سیم پیچ متحرک

$$e_1 = \frac{d\lambda_1}{dt}$$

$$e_2 = \frac{d\lambda_2}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی ورودی} = e_1 i_1 dt + e_2 i_2 dt = i_1 d\lambda_1 + i_2 d\lambda_2$$

$$\text{انرژی الکتریکی ورودی} = i_1 d(L_1 i_1 + M i_2) + i_2 d(L_2 i_2 + M i_1)$$

$$= i_1 L_1 di_1 + i_1^2 dL_1 + i_1 i_2 dM + i_1 M di_2 + i_2 L_2 di_2 + i_2^2 dL_2 + i_1 i_2 dM + i_2 M di_1$$

$$\text{انرژی ذخیره شده در میدان} = \frac{1}{2} i_1^2 L_1 + \frac{1}{2} i_2^2 L_2 + i_1 i_2 M \quad \text{Equation1}$$

مغناطیسی

$$\text{تغییر در انرژی ذخیره} = d\left(\frac{1}{2} i_1^2 L_1 + \frac{1}{2} i_2^2 L_2 + i_1 i_2 M\right) \quad \text{Equation2}$$

شده

$$= i_1 L_1 di_1 + \frac{1}{2} i_1^2 dL_1 + i_2 L_2 di_2 + \frac{1}{2} i_2^2 dL_2 + i_1 M di_2 + i_2 M di_1 + i_1 i_2 dM$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$\text{کار} = (\text{Equation1}) - (\text{Equation2}) = \frac{1}{2} i_1^2 dL_1 + \frac{1}{2} i_2^2 dL_2 + i_1 i_2 dM$$

مکانیکی انجام شده

چون اندوکتانسهای خودی ثابت هستند بنابراین $dL_1 = dL_2 = 0$

بنابراین $\text{کار} = T_d d\theta = i_1 i_2 dM$

مکانیکی انجام شده

$$T_d = i_1 i_2 \frac{dM}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = i_1 i_2 \frac{dM}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{i_1 i_2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

چنانچه از این دستگاه اندازه گیری برای سنجش جریانهای مستقیم استفاده شود، جریانهای کوئل های ثابت و متحرک مستقیم خواهند بود، در این صورت در شرایط پایدار انحراف عقربه از رابطه زیر تبعیت میکند:

$$\theta = \frac{I_1 I_2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

اگر از این دستگاه اندازه گیری برای سنجش جریانهای متناوب استفاده شود، جریانهای کوئل های ثابت و متحرک متناوب خواهند بود، در این صورت در شرایط پایدار و در صورتیکه دستگاه دارای دمپینگ مناسب باشد، انحراف عقربه متناسب با مقدار متوسط حاصلضرب جریانها در یک سیکل کامل نوسان آنها خواهد بود : رابطه زیر :

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} \frac{1}{T} \int_0^T i_1 i_2 dt$$

چنانچه جریانها سینوسی باشند:

$$i_1 = I_{1m} \sin \omega t \quad \& \quad i_2 = I_{2m} \sin(\omega t - \varphi)$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{T} \int_0^T \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) dt$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1m} I_{2m} \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} \sin \omega t \sin(\omega t - \varphi) d\omega t$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{2} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi$$

$$\theta = \frac{1}{K_f} \frac{I_{1m} I_{2m}}{\sqrt{2} \sqrt{2}} \frac{dM}{d\theta} \cos \varphi = \frac{1}{K_f} \frac{dM}{d\theta} I_{1rms} I_{2rms} \cos \varphi$$

اگر از این وسیله بعنوان آمپر متر استفاده شود، چون $i_1 = i_2 = i$ & $\varphi = 0$ است:

$$\theta = \frac{i^2}{K_f} \frac{dM}{d\theta}$$

و اگر از این وسیله بعنوان ولت‌متر استفاده شود، چون

$$i_1 = i_2 = \frac{v}{Z} \quad \& \quad \varphi = 0$$

$$\theta = \frac{v^2}{K_f Z^2} \frac{dM}{d\theta}$$

وسایل اندازه گیری الکترواستاتیکی (Electrostatic) صفحه ۲۵۴ کتاب ساونی

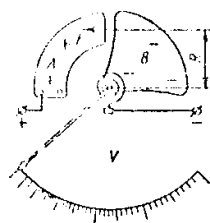


Fig. 2-24. Principle of electrostatic instrument

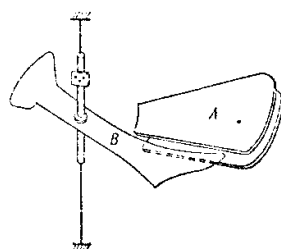


Fig. 2-25. Principle of type C-95 electrostatic spot voltmeter

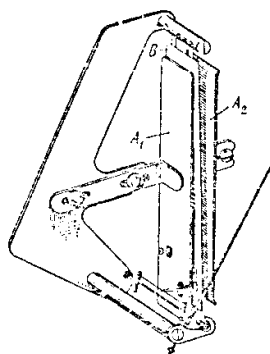
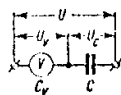
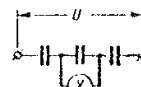


Fig. 2-26. Version of electrostatic instrument

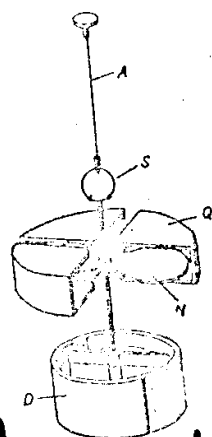
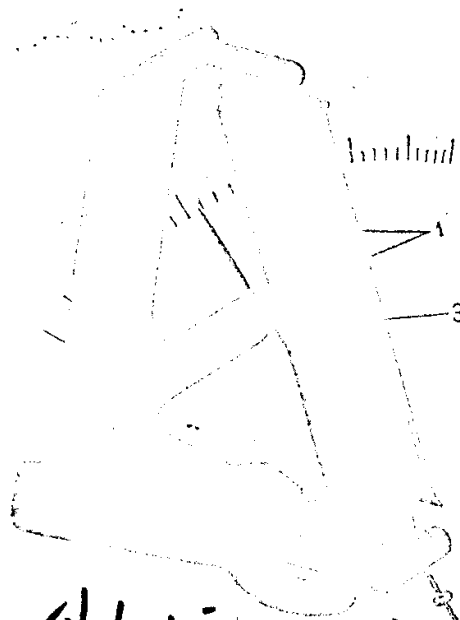
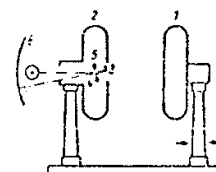
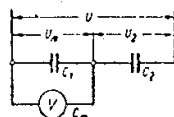


(a)

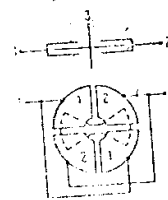


(b)

Fig. 3-32. Extension of electrostatic voltmeter range
a—by means of a series capacitor; b—by means of a capacitance voltage divider



چند مدل



سلفیه می نامیدند - حارثان بهاول

گشتاور محرک در این وسایل بوسیله میدان الکتریکی ناشی از صفحات بار دار تولید میشود. این گونه وسایل فقط قادر به اندازه گیری ولتاژ هستند.

گشتاور منحرف کننده $T_d =$

کار مکانیکی انجام شده $T_d * d\theta =$

$$i_c = \frac{dq}{dt} = \frac{d}{dt} (Cv) = C \frac{dv}{dt} + v \frac{dC}{dt}$$

$$\text{انرژی الکتریکی اعمال شده} = v i_c dt = v^2 dc + CV dv$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده قبل از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} C v^2$$

$$\text{انرژی الکتریکی ذخیره شده بعد از چرخش عقربه} = \frac{1}{2} (v + dv)^2 (C + dC)$$

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی} = \frac{1}{2} (v^2 + 2 v dv + dv^2) (C + dC) - \frac{1}{2} C v^2$$

ذخیره شده

$$= \frac{1}{2} C v^2 + \frac{1}{2} C dv^2 + C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC + \frac{1}{2} dC dv^2 + v dC dv - \frac{1}{2} C v^2$$

اگر از مقادیر کوچک و درجه دوم صرف نظر شود.

$$\text{تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده} = C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC$$

کار مکانیکی انجام شده + تغییر در انرژی الکتریکی ذخیره شده = انرژی الکتریکی اعمال شده

$$v^2 dC + C v dv = C v dv + \frac{1}{2} v^2 dC + T_d d\theta$$

$$T_d d\theta = \frac{1}{2} v^2 dC$$

$$T_d = \frac{1}{2} v^2 \frac{dC}{d\theta}$$

$$T_C = K_f \theta$$

$$K_f \theta = \frac{1}{2} v^2 \frac{dC}{d\theta}$$

$$\theta = \frac{1}{2} \frac{v^2}{K_f} \frac{dC}{d\theta}$$

Equation 1

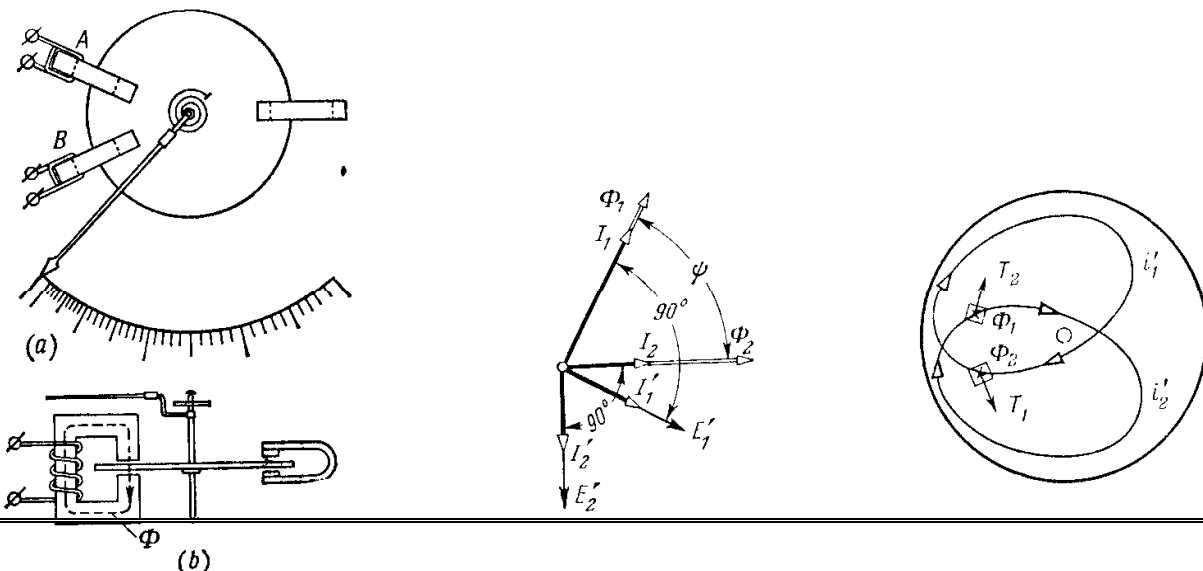
با توجه به رابطه فوق ، انحراف عقربه دستگاه متناسب با مجذور ولتاژ اعمال شده به وسیله اندازه گیری می باشد ، از سوی دیگر درجه بندی غیر یکنواخت و بستگی به مقدار و نوع جریان و همچنین تغییرات $\frac{dC}{d\theta}$ دارد. و چنانچه $\frac{dC}{d\theta} = cte$ باشد وسیله دارای پاسخی مجذوری می باشد .

واضح است که جهت گشتاور تولید شده و یا چرخش عقربه ربطی به جهت جریان و یا متناوب و مستقیم بودن آن نداشته و عقربه فقط به یکطرف منحرف میشود.

وسایل اندازه گیری القائی و یا اندوکسیونی (Induction Instruments) صفحه ۵۶۶ کتاب ساوینی

دستگاههای القائی و یا اندوکسیونی بر اساس عکس العمل مابین فلوهای مغناطیسی متناوب و جریانهای القاء شده روی صفحه آلومینیومی مدور (قسمت متحرک دستگاه) کار میکنند.

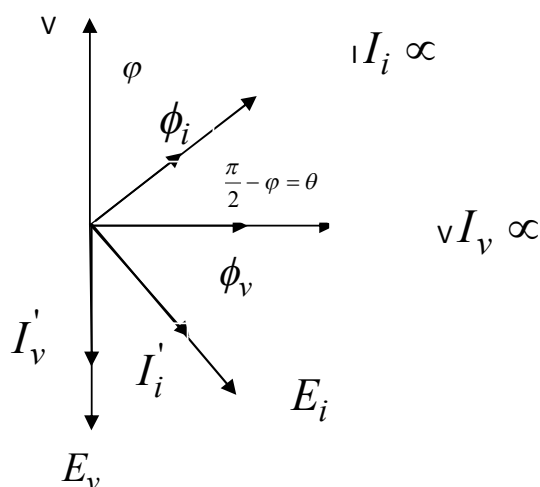
شکل زیر اساس کار یک دستگاه القائی با فلو دوپل را نمایش میدهد.



یک صفحه مدور آلومینیومی در فاصله هوائی دو مغناطیس الکتریکی و یک مغناطیس ثابت قرار گرفته و به محوری که عقربه و فنر مولد گشتاور مقاوم دستگاه به آن متصل است محکم شده.

مغناطیس های الکتریکی بوسیله جریانهای سینوسی I_v و I_i تحریک میشوند.

جریان I_i متناسب با جریان مورد اندازه گیری بوده اختلاف فازی با این جریان ندارد و جریان I_v متناسب با ولتاژ مورد اندازه گیری بوده و اختلاف فاز آن با این ولتاژ ۹۰ درجه است.



$$i_i(t) = I_{mi} \sin(\omega t)$$

$$i_v(t) = I_{mv} \sin(\omega t - \theta)$$

فلوی مغناطیسی سیم پیچ جریان

$$\phi_i(t) = \phi_{mi} \sin(\omega t)$$

فلوی مغناطیسی سیم پیچ ولتاژ

$$\phi_v(t) = \phi_{mv} \sin(\omega t - \theta)$$

نیروی های محرکه الکتریکی القاء شده بر روی دیسک آلومینیومی در اثر تغییرات فلوی

سیم پیچ جریان

$$e_i(t) = -\frac{d\phi_i(t)}{dt} = -\phi_{mi} \cos(\omega t)$$

سیم پیچ ولتاژ

$$e_v(t) = -\frac{d\phi_v(t)}{dt} = -\phi_{mv} \cos(\omega t - \theta)$$

$$e_i(t) = \phi_{mi} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2})$$

$$e_v(t) = \phi_{mv} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2} - \theta)$$

جریان های سرگردان ایجاد شده بر روی دیسک آلومینیومی در اثر نیروی های محرکه الکتریکی

سیم پیچ جریان

$$i'_i(t) = \frac{e_i(t)}{r_{disk}} = \frac{\phi_{mi}}{r_{disk}} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2})$$

سیم پیچ ولتاژ

$$i'_v(t) = \frac{e_v(t)}{r_{disk}} = \frac{\phi_{mv}}{r_{disk}} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2} - \theta)$$

مقدار متوسط گشتاور الکتریکی اعمال شده به دیسک آلومینیومی (به اطلاعات اضافی آخر این مبحث توجه کنید)

$$T_{drive} = T_{\phi_v I'_i} - T_{\phi_i I'_v}$$

$$T_{drive} = K \phi_v I'_i \cos(\frac{\pi}{2} - \theta) - K \phi_i I'_v \cos(\frac{\pi}{2} + \theta)$$

با توجه به شکل فوق ، اختلاف فاز مابین وکتورهای ولتاژ و جریان در رابطه بالا قرار دهیم

$$\theta = (\frac{\pi}{2} - \varphi)$$

$$T_{drive} = K \phi_v I'_i \cos(\frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2} + \varphi) - K \phi_i I'_v \cos(\frac{\pi}{2} + \frac{\pi}{2} - \varphi)$$

$$T_{drive} = K \phi_v I'_i \cos(\varphi) + K \phi_i I'_v \cos(\varphi)$$

$$I'_v \propto \omega \phi_v \quad \text{چون}$$

$$I_i' \propto \omega \phi_i \quad \text{و}$$

$$T_{drive} = K \phi_v \phi_i \cos \varphi + K \phi_i \phi_v \omega \cos \varphi$$

$$T_{drive} \propto K \phi_v \phi_i \cos \varphi$$

$$T_{drive} \propto K V I \cos \varphi$$

گشتاور مقاوم فنر

$$T_C = K_f \alpha$$

$$K_f \alpha \propto K V I \cos \varphi$$

زاویه چرخش عقربه

$$\alpha \propto K V I \cos \varphi$$

بنابراین زاویه انحراف عقربه متناسب است با توان حقیقی و یا توان اکتیو

$$\alpha = K P_{active} = K P_{ave.}$$

اندازه گیری انرژی

چنانچه گشتاور مقاوم فنر مساوی صفر و یا فنی وجود نداشته باشد

$$T_C = 0$$

جریان ادی ایجاد شده بر روی دیسک در اثر مغناطیس دائمی

$$I_{eddy} = \frac{e_{eddy}}{r_{disk}} = \frac{K \phi N}{r_{disk}}$$

و نتیجتاً گشتاور ترمزی مغناطیس دائمی

$$T_{break} = K_1 \phi I_{eddy} R = \frac{K_1 K \phi^2 N R}{r_{disk}}$$

R شعاع دیسک (فاصله از محور دیسک تا مرکز مغناطیس دائمی)

مقاومت اهمی دیسک آلومینیومی $r_{disk} =$

$$T_{break} = K_2 N$$

$$T_{drive} = K P = T_{break} = K_2 N$$

بنابراین تعداد دور چرخش در ثانیه متناسب است با قدرت

$$N \propto P$$

و تعداد کل چرخش مساویست با انرژی مصرف شده

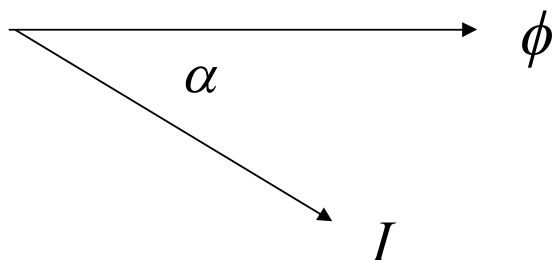
$$\int N dt = K \int P dt$$

اطلاعات اضافی راجع به اصول کار دستگاه اندازه گیری اندوکسیونی و یا القائی:

برای محاسبه مقدار متوسط گشتاور ایجاد شده در اثر عکس العمل ناشی از فلو ی مغناطیسی و جریان الکتریکی ، بصورت زیر عمل میکنیم. چنانچه مقادیر لحظه ای فلو و جریان با توجه به شکل وکتوری زیر برابر :

$$\phi(t) = \phi_m \sin(\omega t)$$

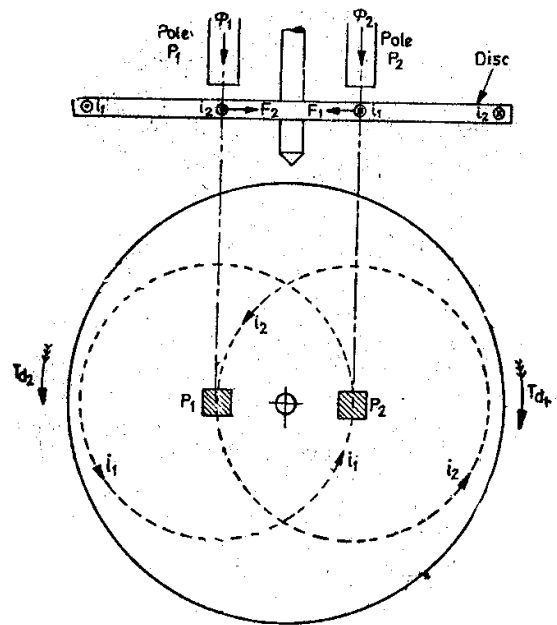
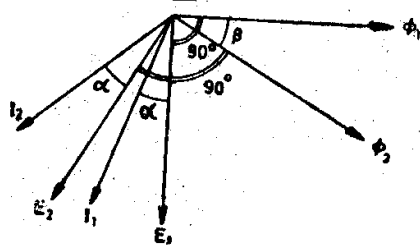
$$i(t) = I_m \sin(\omega t - \alpha)$$



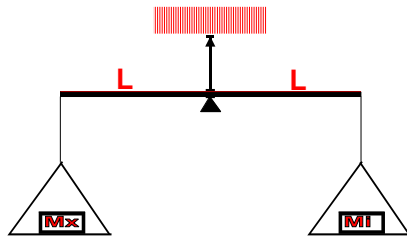
$$T_{drive} = \frac{1}{T} \int_0^T \phi_m I_m \sin(\omega t) \sin(\omega t - \alpha) dt$$

$$T_{drive} = \phi_m I_m \frac{1}{2\pi} \int_0^\pi \sin(\zeta) \sin(\zeta - \alpha) d\zeta = \frac{\phi_m I_m}{2} \cos \alpha$$

$$T_{drive} = \frac{\phi_m}{\sqrt{2}} \frac{I_m}{\sqrt{2}} \cos \alpha = \phi_{rms} I_{rms} \cos \alpha$$



پلهای اندازه گیری



الف - پلهای DC

گرچه استفاده از دستگاههای اندازه گیری انحرافی راحت و سریع است، اما گاهی اوقات برای دسترسی به دقتهای بالا (Accuracy) از دستگاههای اندازه گیری مقایسه ای استفاده میشود.

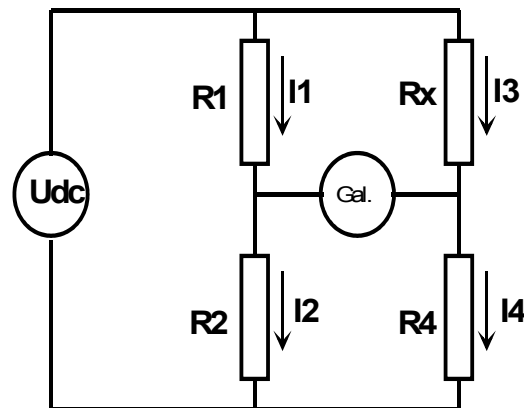
اساس کار دستگاههای اندازه گیری مقایسه ای بصورت زیر است

$$\text{for } I_G = 0 \quad \& \quad V_G = 0$$

$$I_1 R_1 = I_3 R_3$$

$$I_2 R_2 = I_4 R_4$$

$$\frac{R_1}{R_2} = \frac{R_3}{R_4} \quad \& \quad R_1 R_4 = R_2 R_3$$



$$\frac{R_1}{R_2} = \frac{R_3}{R_4} \quad \& \quad R_X = R_3 = \frac{R_1 R_4}{R_2}$$

۱. حساسیت (Precision) ، گالوانومتر در میزان دقت اندازه گیری موثر است.

۲. صحت (Accuracy) ، گالوانومتر در میزان صحت (Accuracy) اندازه گیری موثر نیست.

۳. دامنه ولتاژ در میزان دقت اندازه گیری موثر است، هرچند ممکن است عبور جریان از مقاومتها باعث گرم شدن آنها شده و مقاومتهايشان تغيير کند.

سؤال ۱ - چنانچه پل اندازه گیری به حالت تعادل در آمده و پس از آن مقاومت $R_X = R_3 + \Delta R_3$ به مقدار کمی تغییر نماید. مطلوبست محاسبه نقش این تغییر در میزان اندازه گیری.

سؤال ۲ - آیا میتوان از پل فوق بصورت مکمل یک دستگاه اندازه گیری انحرافی و برای تعیین مقدار دقیق R_X استفاده کرد. چنانچه جواب مثبت است، مطلوبست: الف

- تعیین مشخصات دستگاه اندازه گیری انحرافی، ب - محل اتصال دستگاه اندازه گیری انحرافی، ج - مقاومت خروجی پل اندازه گیری از نقطه نظر دستگاه اندازه گیری انحرافی، د - تعیین این موضوع که آیا رابطه مابین انحراف عقربه دستگاه اندازه گیری انحرافی و مقاومت R_X خطی است یا غیر خطی و نقش مقاومت داخلی دستگاه اندازه گیری در غیر خطی بودن این رابطه.

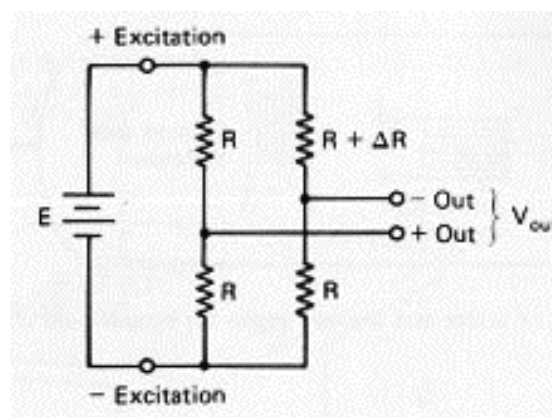
سؤال ۳- خطای اندازه گیری در اثر سیمهای رابط جهت اتصال مقاومت R_X را تعیین کرده راه حل هائی برای برای از بین بردن نقش سیمهای رابط ارائه دهید.

سؤال ۴- تفاوت های پل وتستون، پل تار، پل تامسون (پل کلونین) و پل کلونین دویل را با شکل عمومی پلهای DC نوشته کاربرد هر کدام را توضیح دهید.

اطلاعات اضافی

مدار پل وتستون

به دلیل حساسیت فوق العاده مدار پل وتستون غالب اوقات از آن در اندازه گیری های مقادیر دقیق تغییرات مقاومت. مدار پل در شکل زیر نمایش داده شده است.



در حالت $\Delta R = 0$ است، تمام مقاومت های چهارگانه مساویند، $+out = -out$ و بنابراین $V_{out} = 0$ می باشد. در صورت هرگونه تغییر در مقدار مقاومت مورد اندازه گیری به اندازه ΔR :

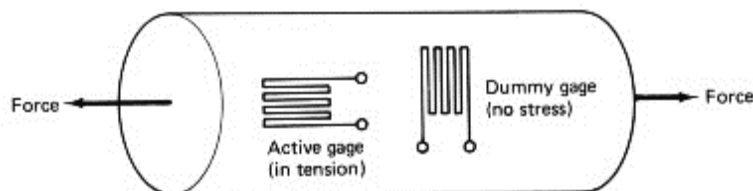
$$V_{out} = \frac{R}{R+R}E - \frac{R}{R+(R+\Delta R)}E = \frac{1}{2}E - \frac{R}{2R+\Delta R}E = \frac{(2R+\Delta R)E - 2RE}{2(2R+\Delta R)} = \frac{\Delta R}{4R+2\Delta R}E$$

بنابراین خروجی پل با هر تغییر در مقدار مقاومت مورد اندازه گیری به اندازه ΔR بطور غیر خطی تغییر می کند. هر چند R چند صد اهم و ΔR معمولاً چند صدم اهم است بنابراین چون

$$V_{out} = \frac{\Delta RE}{4R} \quad \text{با حذف } 2\Delta R \text{ در مخرج} \quad 4R \gg 2\Delta R$$

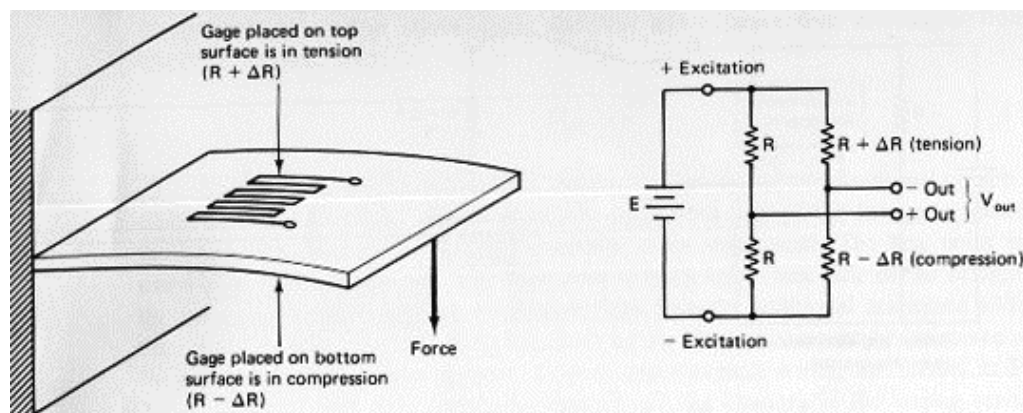
نکته مهم اینکه V_{out} يك مقدار تفاضلي است و هیچ مرجع زميني ندارد، ثانياً مقدار خیلی کوچکی بوده و از منبعي با مقاومت خروجي $R/2$ (حدود چند صد اهم) خارج می شود. نتیجتاً می بایست این سیگنال را با يك مدار با امپدانس ورودی خیلی بزرگ و قابلیت ایجاد يك سیگنال خروجی نسبت به زمین که تنها به تفاضل ورودی هایش (که همان $+out$ و $-out$ هستند) وابسته باشد، تقویت نمود.

مزیت استفاده از پل و تستون چیست؟ با قرار دادن دو مقاومت مشابه در يك طرف پل و تستون می توان تأثیر حرارت را حذف نمود. به شکل زیر توجه کنید. يك گیج کشش به نحوی نصب شده که نیروی اعمال شده باعث افزایش طولش می شود. این ترانسدیوسر فعال است. ترانسدیوسر دوم بصورت عمود بر جهت تنش نصب شده و هیچ تنش قابل ملاحظه ای بر روی آن وجود ندارد. بنابراین اعمال نیرو، تغییر طولی در آن ایجاد نمی کند. این ترانسدیوسر مجازی است. نیروی اعمال شده فقط بر روی گیج فعال تأثیر گذاشته و پل را نامتعادل می سازد. با وجود این، هر تغییری در درجه حرارت بر هر دو گیج و به مقدار مساوی تأثیر می گذارد. تغییر مشابه در مقاومت هر دو مقاومت در يك طرف پل باعث عدم تعادل پل نخواهد شد. به عبارت دیگر $-out$ تغییر نکرده و نتیجتاً تأثیر درجه حرارت حذف می شود. بنا بر این، حتی در حضور تغییرات دما و تنش، استفاده از گیج مجازی اثر تغییر دما را از بین می برد.

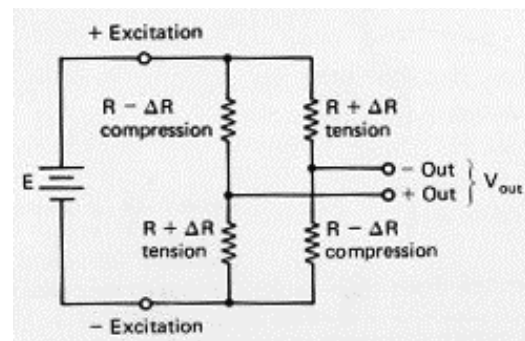


اگر شما بخواهید مشکلات و هزینه های مربوط به نصب ۲ گیج بر روی جسم را تحمل کنید می توانید از هر دو آنها بصورت فعال استفاده کنید. با اتصال هر دو گیج فعال در يك طرف پل، تأثیر حرارت حذف می شود. از سویی دیگر با نصب گیج ها به ترتیبی که یکی تحت کشش باشد و مقاومت آن با بار افزایش یابد و دیگری تحت فشار بوده و مقاومت آن با بار کاهش یابد، ولتاژ

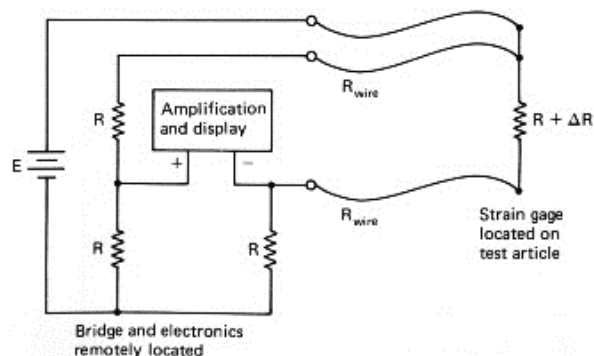
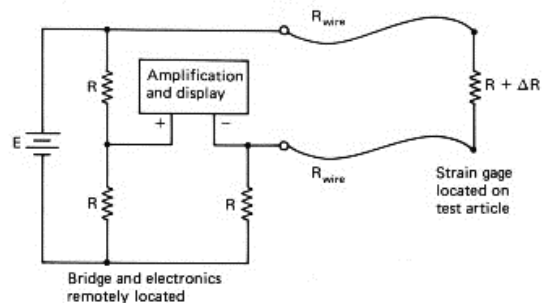
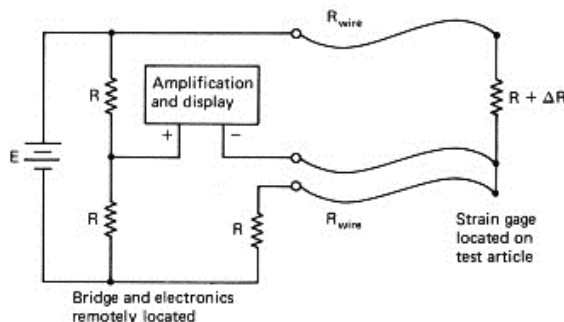
خروجی بازاء يك بار معین در مقایسه با پل با يك گیج فعال، دو برابر می شود.

$$V_{out} = \frac{\Delta R E}{2R}$$


همچنین می توان از دو گیج کششی دیگر نیز استفاده نمود. مدار پل با چهار استرین گیج فعال در شکل زیر نشان داده شده است. خروجی پل با چهار استرین گیج فعال دو برابر بزرگتر از خروجی پل با دو استرین گیج فعال است.

$$V_{out} = \frac{\Delta R E}{R}$$


سیم کششی مناسب استرین گیج، منبع تحریک و مدار الکترونیکی وضعیت دهنده سیگنال conditioning خیلی مهم هستند. این موضوع وقتی بیشتر اهمیت پیدا می کند که قسمتی از مدار پل در محل جسم مورد آزمایش و قسمت دیگر آن در محل اندازه گیری در فاصله دوری از آن قرار داشته باشد. نکته کلیدی آن است که دقیقاً طول مساوی و نوع مشابهی از سیم برای هر دو شاخه پل استفاده شود. در این صورت مقاومت اضافی مربوط به سیمهای رابط بصورت متعادلی به هر دو طرف اضافه می شود. حالتهای درست و نادرست سیم کششی در شکل زیر نشان داده شده اند. این روش ها از سوی دیگر تغییرات مقاومتی سیم (R_{wire}) را که ناشی از تغییر دما هستند، جبران می نماید.



ب - پلهای AC

پلهای AC هم دارای چهار بازو (امپدانس) و یک نشانگر صفر هستند، منبع تغذیه این پلهای برق شهر و یا یک اسیلاتور است. بوسیله این پلهای میتوان L ، C ، M ، Q ، ضریب تلف و فرکانس را سنجید.

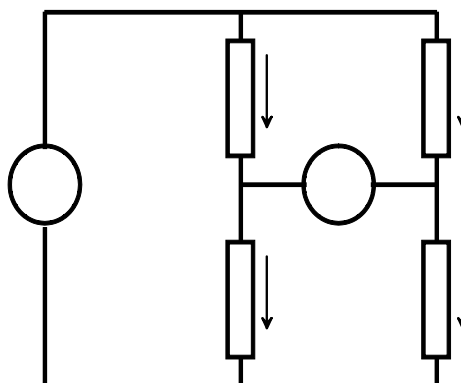
$$\text{for } I_M = 0 \quad \& \quad V_M = 0$$

$$\overline{I_1} \overline{Z_1} = \overline{I_3} \overline{Z_3}$$

$$\overline{I_2} \overline{Z_2} = \overline{I_4} \overline{Z_4}$$

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

$$\overline{Z_1} \overline{Z_4} = \overline{Z_2} \overline{Z_3}$$



$$Z_1 Z_4 e^{J(\varphi_1 + \varphi_4)} = Z_2 Z_3 e^{J(\varphi_2 + \varphi_3)}$$

$$|Z_1 Z_4| = |Z_2 Z_3| \quad \& \quad |\varphi_1 + \varphi_4| = |\varphi_2 + \varphi_3|$$

معمولاً از دو مقاومت بعنوان دو عضو این نوع پلهای استفاده میشود.

الف - چنانچه عضوهای ۱ و ۲ مقاومتهایی اهمی باشند عضوهای ۳ و ۴ میبایستی خازنی و یا سلفی باشند تا امکان تعادل پل بدست آید.

$$R_1 Z_4 e^{J(\varphi_4)} = R_2 Z_3 e^{J(\varphi_3)}$$

ب - چنانچه عضوهای ۱ و ۴ مقاومتهایی اهمی باشند، یکی از عضوهای ۲ و ۳ میبایستی خازنی و دیگری سلفی باشد تا امکان تعادل پل بدست آید.

$$R_1 R_4 = Z_2 Z_3 e^{J(\varphi_2 + \varphi_3)}$$

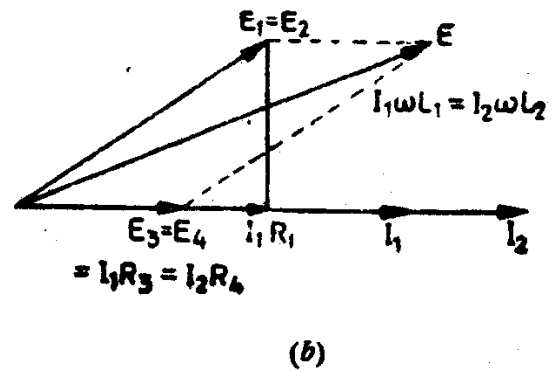
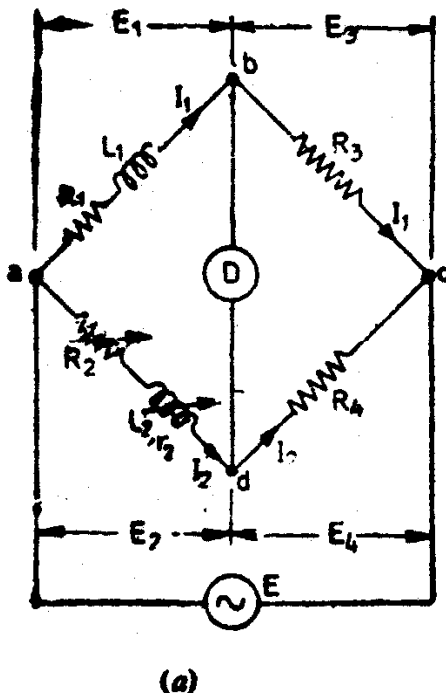
- بعضی از پلهای متناوب به فرکانس وابسته نبوده، برای کلیه فرکانسها متعادل میمانند و نتیجتاً فرکانس نقشی در محاسبات و تعیین مقدار نا معلوم ندارد. نتیجتاً امکان تغذیه اینگونه پلهای با ولتاژهای غیر سینوسی میسر است. از سوی دیگر پلهای وابسته به فرکانس فقط میبایستی با ولتاژهای سینوسی تغذیه میشوند.
- حداقل دوتا از مشخصه های مدار بایستی برای رسیدن به شرایط تعادل تنظیم شوند.
- شرایط تعادل با تغییر پی در پی این پارامترها میسر بوده و بستگی به همبستگی یا تقارب

پل دارد ، در حالت پل با تقارب بهتر کمترین تعداد تنظیم برای رسیدت به شرایط تعادل لازم است.

- تقارب پل بوسیله نوع پل و المانهای قابل تنظیم آن تعیین میشود.

سنجش اندوکتانس خودی بکمک پل ماکسول:

در این پل اندوکتانس بوسیله مقایسه با یک اندوکتانس متغیر استاندارد تعیین میشود.



پل اندوکتانس ماکسول

$$(R_1 + jL_1\omega)R_4 = (R_2 + r_2 + jL_2\omega)R_3$$

$$R_1 = \frac{R_3}{R_4}(R_2 + r_2) \quad R_1R_4 = (R_2 + r_2)R_3$$

$$L_1 = \frac{R_3}{R_4}L_2 \quad L_1R_4 = L_2R_3$$

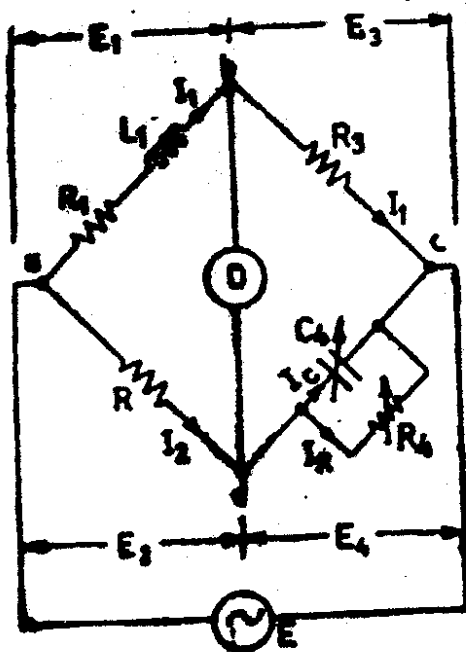
سنجش اندوکتانس خودی بکمک پل اندوکتانس کاپاسیتانس ماکسول:
در این پل اندوکتانس بوسیله مقایسه با یک کاپاسیتانس متغیر استاندارد تعیین میشود.

$$(R_1 + jL_1\omega) \frac{R_4}{1 + j\omega C_4 R_4} = R_2 R_3$$

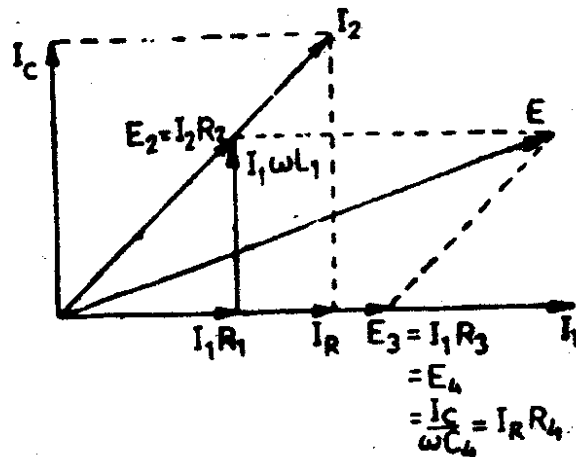
$$(R_1 + jL_1\omega)R_4 = R_2 R_3 (1 + j\omega C_4 R_4)$$

$$R_1 = \frac{R_2 R_3}{R_4}$$

$$L_1 = R_2 R_3 C_4$$



(a)



(b)

پل اندوکتانس کاپاسیتانس ماکسول

توجه کنید که دو معادله فوق بهم وابسته نیستند.

از طرفی عبارت $Q = \frac{\omega L_1}{R_1}$ سلف مساویت با

$$Q = \omega C_4 R_4$$

مزایای پلهای فوق عبارتند از:

- ۱- روابط حالت تعادل بهم وابسته نیستند.
- ۲- روابط وابسته به فرکانس نمیباشند.
- ۳- روابط فوق العاده ساده ای برای محاسبه مقادیر نامعلوم وجود دارند.

پل حی Hay's Bridge

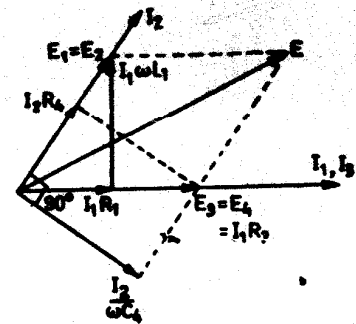
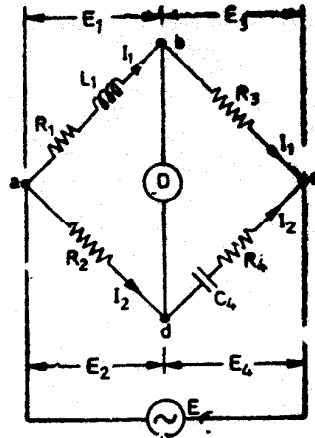
پل حی از اصلاح پل ماکسول نتیجه شده، در این پل مقاومت با خازن استاندارد و متغیر بصورت سری قرار داده شده است.

$$(R_1 + j\omega L_1)(R_4 - \frac{j}{\omega C_4}) = R_2 R_3$$

$$R_1 R_4 + \frac{L_1}{C_4} + J\omega L_1 R_4 - \frac{J R_1}{\omega C_4} = R_2 R_3$$

$$R_1 R_4 + \frac{L_1}{C_4} = R_2 R_3 \quad \text{و} \quad L_1 = \frac{R_1}{\omega^2 C_4 R_4}$$

از حل روابط فوق نتیجه خواهد شد.



پل حی Hay's Bridge

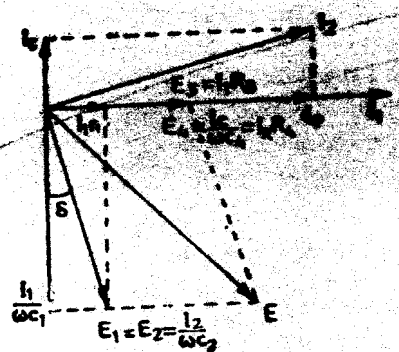
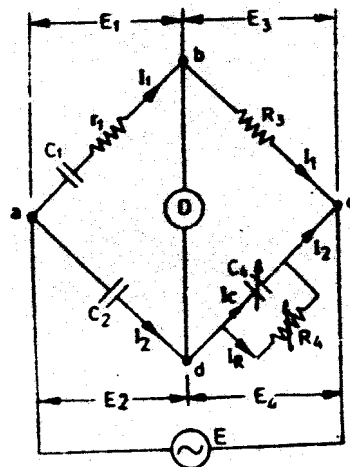
$$L_1 = \frac{R_2 R_3 C_4}{1 + \omega^2 C_4^2 R_4^2}$$

$$R_1 = \frac{\omega^2 R_2 R_3 R_4 C_4^2}{1 + \omega^2 C_4^2 R_4^2}$$

$$Q = \frac{\omega L_1}{R_1} = \frac{1}{\omega C_4 R_4}$$

در این حالت روابط به فرکانس وابسته هستند.

پل شرینگ Schering Bridge



پل شرینگ Schering Bridge (نوع ولتاژ پائین)

$$\left(r_1 + \frac{1}{JC_1\omega}\right)\left(\frac{R_4}{1 + J\omega C_4 R_4}\right) = \frac{1}{J\omega C_2} R_3$$

$$\left(r_1 + \frac{1}{JC_1\omega}\right)R_4 = \frac{R_3}{J\omega C_2}(1 + J\omega C_4 R_4)$$

$$\left(r_1 R_4 - \frac{JR_4}{C_1\omega}\right) = -J \frac{R_3}{\omega C_2} + \frac{C_4 R_3 R_4}{C_2}$$

$$r_1 = \frac{C_4}{C_2} R_3$$

$$C_1 = \frac{R_4}{R_3} C_2$$

مجدداً دو رابطه غیر وابسته بهم و غیر وابسته به فرکانس بدست آمدند.

فاکتور تلفات مساویست با

$$D_1 = \tan \delta = \omega C_1 r_1 = \omega \frac{R_4}{R_3} C_2 \frac{C_4}{C_2} R_3$$

سوال ۵- متن انگلیسی زیر را ترجمه نموده ، کاربرد اندازه گیری فاکتور تلفات و اهمیت آنرا برای تجهیزات الکتریکی مختلف مانند ، کابل ، ترانسفورماتور ، خازن و غیره بنویسید.