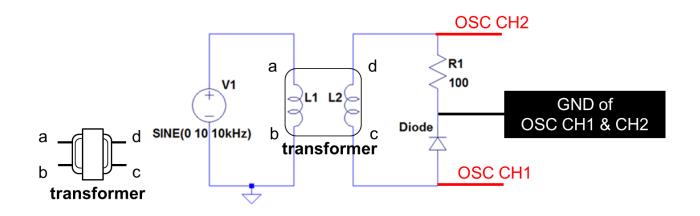
REPORT

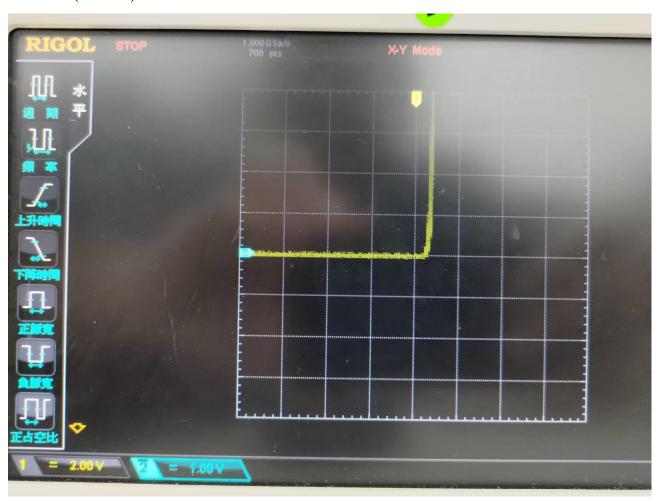
Experiment 1: Measure Cut-in Voltage of the Diode



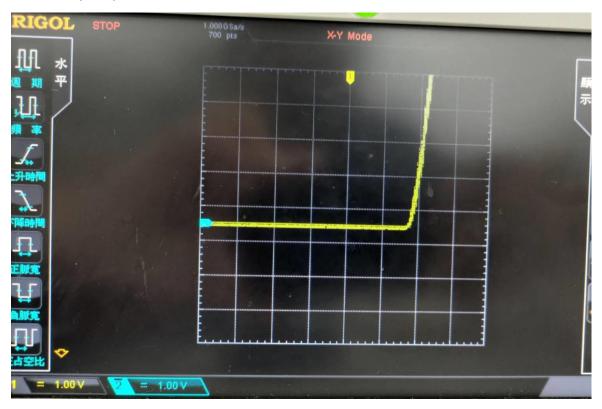
Voltage Type	1N4148 (Si)	LED	Zener (Si)
Cut-in voltage, $V_r(V)$	0.7	2	0.7
break down voltage(V)			-5

ADJUST THE OSCILLOSCOPE APPROPRIATELY

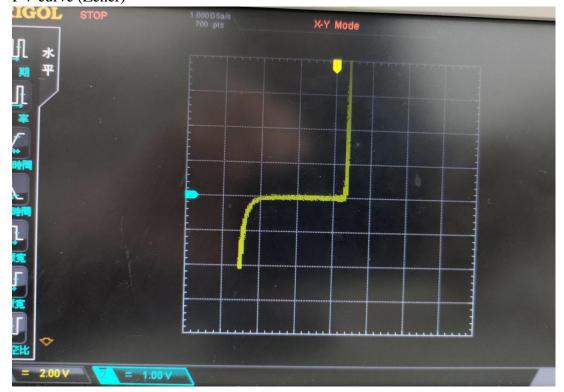
I-V curve (1N4148)



I-V curve (LED)



I-V curve (Zener)



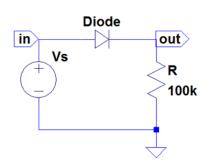
Question:

Please describe what happened when LED frequency decreasing below 100 Hz.

在做 X-Y mode 的時候(f=10kHz),可以觀察到 LED 燈發出紅光。而後將頻率調到小於 100Hz 的時候可以觀察到 LED 燈變暗許多。

Experiment 2: The Characteristics of Halfwave Rectifier

ADJUST THE OSCILLOSCOPE APPROPRIATELY



1. v_{in} & v_{out} waveform in DC coupling



這個實驗模擬的電路為半波整流,在這邊可以看出當輸入訊號在正半波的時候,才會有輸出訊號,並且輸出訊號為小於輸入訊號的,並不像電子學課本中的 ideal diode,也不是統一平移 0.7V,因此也不是電子學課本中的 0.7voltage drop 的模型。可以看到隨著輸入訊號的增加, $V_{in}-V_{out}$ 的值相差變大,因此了解到真實世界的 diode 的表現其實是和過去電子學課本中所提及的模型還是有些微差異的!在半波整流器中,僅有一半的輸入訊號會變為輸出,因此可以得知對於功率的轉換會是非常沒有效率的。

半波整流平均值:
$$V_{av} = \frac{\int_{0}^{\frac{T}{2}} v(t) dt}{T} = \frac{\int_{0}^{\pi} V_{m} \sin(2\pi f t) dt}{2\pi} \xrightarrow{f = \frac{1}{T} = \frac{1}{2\pi}} \int_{0}^{\pi} V_{m} \sin(t) dt = \frac{V_{m}}{\pi}$$

2.

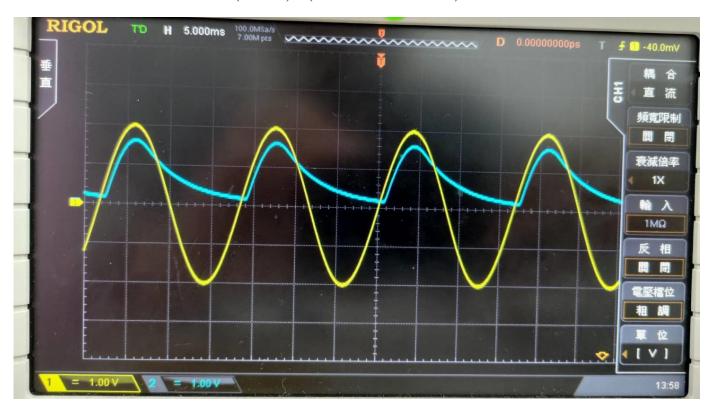
 $v_{\text{in}} \; \& \; v_{\text{out}} \; waveform \; \text{in DC coupling}$

$$(f,R,C) = (60Hz,100k\Omega,4.7\mu F)$$



3. $v_{in} \; \& \; v_{out} \; wave form \; in \; DC \; coupling \label{eq:vout}$

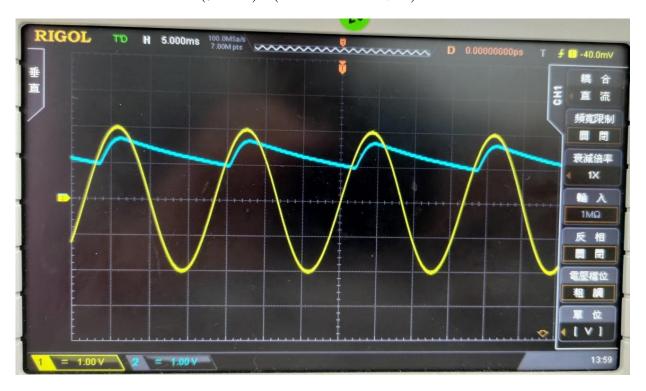
$$(f,R,C) = (60Hz,100k\Omega,0.05\mu F)$$



4.

 $v_{\text{in}} \; \& \; v_{\text{out}} \; waveform \; \text{in DC coupling}$

$$(f,R,C) = (60Hz,1M\Omega,0.05\mu F)$$



5. $v_{in} \ \& \ v_{out} \ waveform \ in \ DC \ coupling$

$$(f,R,C) = (10kHz, 1M\Omega, 0.05\mu F)$$



在實驗編號 2~5 中為在實驗編號 1 的電路再多並聯上一個電容(濾波電容)。先是透過二極體消去負電壓的成分,再透過電容的充放電特性來將輸出波型變得圓滑,轉換成接近常數的直流電壓。

在這個實驗中我觀察到,若是使用較大容量的電容及較大的電阻,那麼可以形成較接近常數的輸出 波型,我認為原因可以從 RC 電路的 time constant 來看:

RC 電路的時間常數 $\tau = RC$ 所代表的是電容的跨壓減少到原本的-所需要花費的時間,換句話說,

時間常數反映了該電路從暫態抵達穩態所需要多少時間。在實作半波整流器時,在輸入為負半周的時期,是由電容放電,流經電阻,這邊可以視為一個 RC 電路,若要成為一個好的半波整流器,那麼在這段期間,是不能消耗過多的電壓的,因此需要很大的時間常數,才能組合出一個稱職的半波整流器,由 $\tau = RC$ 可以得知,只要電阻與電容的乘積大就可以達到功效。

以這次的實驗數據來看:

實驗編號	電阻值	電容值	時間常數	輸出波型
2	$100k\Omega$	$4.7 \mu F$	470ms	常數
3	$100k\Omega$	$0.05 \mu F$	5ms	大起伏
4	$1M\Omega$	$0.05 \mu F$	50 <i>ms</i>	小起伏
5	$1M\Omega$	$0.05\mu F$	50ms	常數

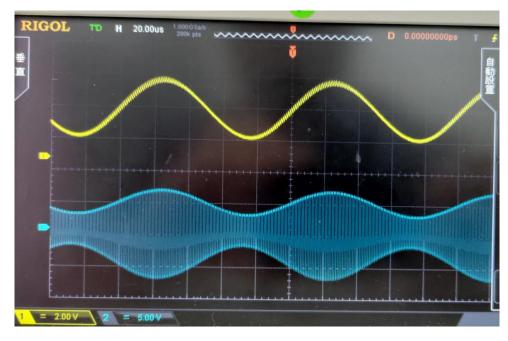
如同剛剛所推論的,隨著時間常數越大,那麼輸出就會接近常數。那麼怎樣才算大呢?由實驗 4 及實驗 5 可以得知,在同樣的時間常數下,若是改變輸入訊號的頻率也會造成影響。實驗 5 是使用輸入訊號頻率為 $10kH_Z$,而實驗 4 則都是使用 $60H_Z$ 。那麼時間常數要多大才夠呢?我認為應該是需要跟輸入訊號的頻率比較,輸入的頻率必須足夠大,大到在電容根本來不及放電就又幫其充電了,因此才能夠輸出一個近似為常數的直流電壓。在實驗編號 5 中,輸入的頻率為 $10kH_Z$,週期為 0.1ms ,而其時間常數為 50ms ,表示電容根本來不及放電(放電時間為 $\frac{0.1ms}{50ms} = 0.2$ 個時間常數)就又被充飽了,

因此輸出維持常數波型。而在實驗編號 4 中,輸入的頻率為 60Hz ,週期為 1000ms ,而其時間常數為 50ms ,電容可以有足夠的時間放電(因為週期大於時間常數許多),能夠產生明顯的壓降,因此輸出波型就會參雜些許的起伏變動。

6.

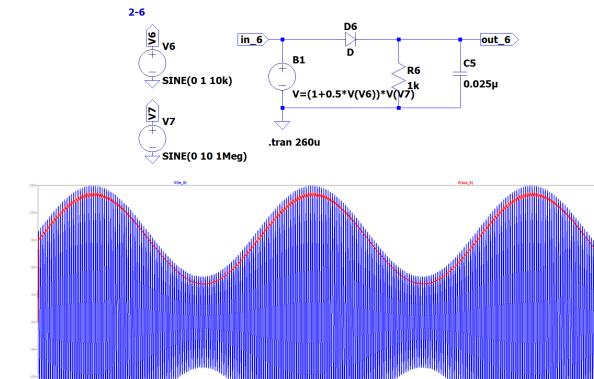
 v_{in} & v_{out} waveform in DC coupling

(藍色是輸入訊號,黃色是輸出訊號)



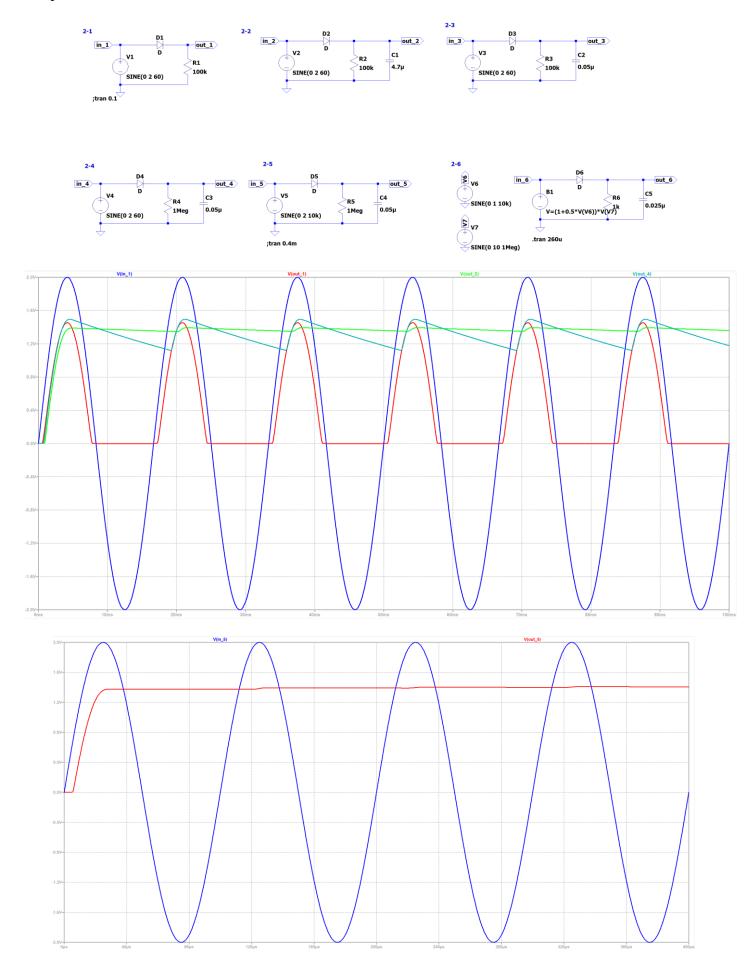
將 sine 波進行調變,並且透過二極體電路的解調變功能,解析出原本被加密的訊號為何。

LTspice simulation:



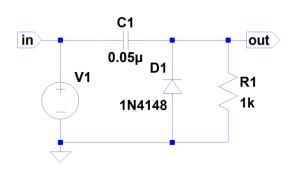
將時間的 scale 調整到一樣,比較好做比較,可以觀察到輸出真的是一開始被加密的弦波。

LTspice simulation:

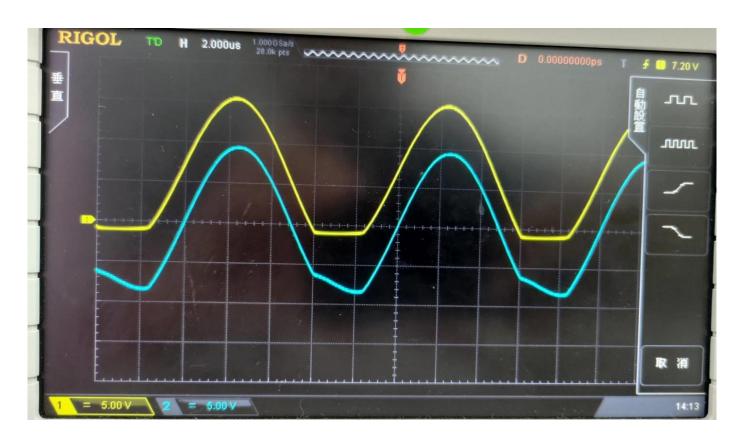


Experiment 3: Clamp circuit

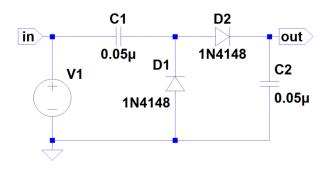
ADJUST THE OSCILLOSCOPE APPROPRIATELY



$$\label{eq:vout} \begin{split} 1. \\ v_{\text{in}} \ \& \ v_{\text{out}} \ waveform \ \text{in DC coupling} \end{split}$$



這次實做的電路為正箝位電路,能夠將輸入的波型往上平移一個 offset,而波的形狀不會產生改變。在輸入訊號為負半周的時候,二極體導通,因此能夠對電容充電,而此時的輸出則是輸入訊號再加上電容的跨壓,等式為: $V_{out}=V_{in}+V_{C}$ 。而在正半周,二極體斷路,此時的輸出也是輸入訊號再加上電容的跨壓,等式為: $V_{out}=V_{in}+V_{C}$,因此這個電路的功用為將輸入訊號往上平移。



2.

	Type (DC or AC)	Measured	Theoretical(V _r =0)
v _{out} (V)	DC	18.58	20

 $v_{\text{in}} \& v_{\text{out}}$ waveform in DC coupling



前半部的電路將輸入訊號往上平移為一個正箝位電路,而後段的電路則是前面已經見過的濾波電容能 夠透過電容將輸入整流為常數的直流訊號。因此理論上的輸出值應該是 20V 的常數直流訊號。

LTspice simulation:

