

GRADO EN INGENIERÍA ELECTRÓNICA DE COMUNICACIONES

ASIGNATURA	SISTEMAS ELECTRÓNICOS DIGITALES AVANZADOS	FECHA	Mayo 2017
APELLIDOS, NOMBRE	SOLUCIÓN	GRUPO	

PRUEBA DE EVALUACIÓN FINAL

CUESTIÓN 1

El diagrama de bloques de la figura 1 muestra un sistema de control a distancia por infrarrojos de un servomotor basado en el LPC1768 (Fcpu=100Mhz). El sistema consta de un módulo transmisor y un módulo receptor. El módulo transmisor (TX) dispone de un potenciómetro que permite controlar la posición del servomotor conectado al módulo receptor (RX) en un rango de 0 a 180º variando su recorrido.

El sistema de codificación de infrarrojos se muestra en el Anexo I. Tenga en cuenta que la portadora es una señal periódica cuadrada de **38kHz** (zona pintada en negro de la señal). La posición del potenciómetro conectado a **AD0.1** se codifica con **7 bits** y se transmite periódicamente cada **50ms** comenzando por el LSB.

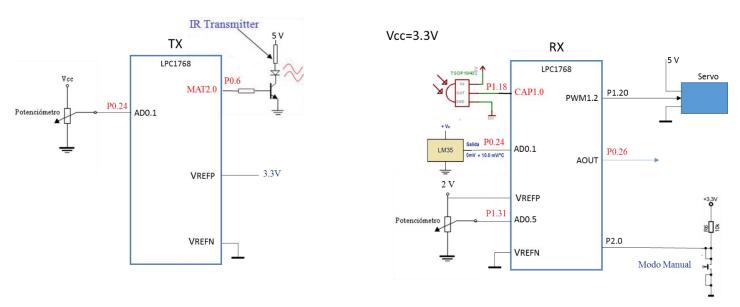


Figura 1. Diagrama de bloques del sistema

El módulo receptor (RX) se encarga de decodificar la señal infrarroja y posicionar el servo en función del código de **7 bits** recibido. El potenciómetro conectado a **AD0.5** (Modo manual) permite mover el servo en su recorrido (0-180º) **mientras se mantiene cerrado el pulsador** conectado a P2.0, a **la vez que se varía la frecuencia** obtenida a la salida del DAC entre **100 y 1 kHz**.

Un sensor de temperatura (LM35) adosado al servo nos permite monitorizar su temperatura cada minuto.

a) Complete sobre el diagrama de la figura1, a medida que contesta a los siguientes apartados, el nombre del pin (**Pn.x**) sobre la línea de conexión y el nombre del recurso utilizado dentro del bloque que representa el LPC1768 (ej. **MAT1.0**).

Módulo Transmisor (TX)

b) Explique **sin escribir el código** la configuración del **Timer 2** y el modo de funcionamiento para generar **exclusivamente** con dicho Timer la modulación y la transmisión del código según el **Anexo 1**.

NOTA: Utilice el Match 0 para generar la portadora de 38kHz y el Match 1 para medir los múltiplos de T=600us. La función de interrupción incompleta está en el apartado **d)**

Timer 2 en modo salida por comparación (MAT2.0)
Habilitar salida MAT2.0 (P0.6) en PINSELx
Prescaler=24 → Ftick= 1Mhz (así, Ttick= 1us para simplificar los cálculos)
Hab. interrupción MATCH 0 y MATCH 1!!! → para generar la portadora y medir tiempos (T, 2T y 4T)

Habilitamos el modo Toggle cuando sea necesario sacar la portadora (38kHz→ T= ~26us) durante:

- 4T para el bit START
- **2T** para un "1"
- T para un "0"

Modo RUNNING!!!! -→ No se resetea el Timer!!!

En la rutina de interrupción del Timer 2, con Match 0 (en modo toggle) generamos la portadora, y con el Match 1 medimos los tiempos (4T, T, y 2T)

- T2MR0+=13-1 durante el tiempo que haya que generar la portadora (T/2=13 us)
- T2MR1+=2400-1 (para el bit START)
- T2MR1+=600-1 ó 1200-1 (para el bit "0" o el bit "1")
- Siempre después de cada bit transmitido (Portadora en ON) MAT2.0=0 durante 600us. Pin MAT2.0 = 0 (manualmente en EMR para garantizar que la salida quede a nivel bajo)

Cada vez que **interrumpe el ADC** (Fs=20Hz) se lee el dato del canal 1 (proporcional a la posición del potenciómetro) y se arranca el Timer 2 para transmitir el código de 7 bits.

Después del reset:

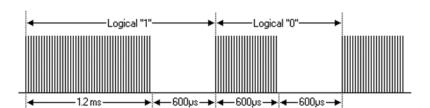
Stop Timer 2, Toggle habilitado, T2MR0=12 para generar la portadora, T2MR1=2400 para generar el bit START

c) Complete las líneas de la función de interrupción del ADC para guardar en una variable global el código de 7 bits correspondiente a la posición del potenciómetro.

```
void ADC_IRQHandler(void)
{
    codigo_tx=(LPC_ADC->ADDR1>>9)&0x7F; // Convertimes a 7 bits
    LPC_TIM2->TCR=0x01; // Start Timer 2 para generar la señal modulada por MAT2.0
}
```

d) Complete y comente el código de la función de interrupción del **Timer 2** que permite generar la señal modulada que excita el transistor NPN (ver Anexo I)

```
void Timer2 IRQHandler(void)
static char contador;
if(LPC TIMER2->IR&(1<<0)){
                     LPC TIMER2->MR0+=13-1; // Ftick/Fport/2 -1
                     LPC_TIMER2->IR|=0x01; // Borrar flag Match 0
else {
      LPC TIMER2->IR|=0x02; // borrar flag
            // Siempre portadora en OFF(salida a nivel bajo durante 1T)
            if((portadora ON) == 0) && (contador < 7 )) {</pre>
            LPC TIMER2->EMR&=~(0x03<<4); // Deshabilitamos modo Toggle;
            LPC TIMER2->EMR&=~(1<<0); // MAT2.0=0 (garantizamos un nivel bajo)
            LPC TIMER2->MR1+=600-1 ;
                                       // Match para 1T
            portadora ON=1;
      else if((portadora ON) == 1) && (contador < 7 )) {</pre>
                        LPC TIMER2->EMR = (3<<4); // Habilitamos modo Toggle;
                        if (tx codigo&0x01) LPC TIMER2->MR1+=1200-1;
                        else LPC TIMER2->MR1+=600-1 ;
                        tx codigo>>=1;
                        portadora ON=0;
                        contador++;
                        }
            else {
                  LPC TIMER2->TCR=0 \times 02;
                                           // Stop Timer
                  LPC TIMER2->EMR&=~(1<<0); // MAT2.0=0 (garantizamos un nivel bajo)
                  contador=0;
                  LPC TIMER2->MR1+=2400-1; // Preparo MR1 para START
               }
     }
}
```



Módulo Receptor (RX)

e) Complete la función de inicialización del ADC si la frecuencia de muestreo del canal 1 es de aproximadamente 10kHz. Calcule la frecuencia real de muestreo obtenida y proponga una solución simple para aproximar mejor a la frecuencia de muestreo deseada.

```
void init ADC (void)
LPC SC->PCONP\mid= (1<<12);
                                      // Power ON
LPC PINCON->PINSEL1|= (1 << 16);
                                       // P0.24 es AD0.1
LPC PINCON->PINSEL3|= ( 3 << 30 );
                                      // P1.31 es AD0.5
                                     // Deshabilita pullup/pulldown
LPC PINCON->PINMODE1 \mid = (2<<16);
LPC PINCON->PINMODE3|= (2 << 30);
                                     // Deshabilita pullup/pulldown
LPC ADC->ADCR= (0b00100010<<0) |
                                      // Canales 1 y 5
                          (18<<8) |
                                      // Fclk=25/19 Mhz
                                      // PDN=1
                          (1 << 21)
                                      // Modo BURST i!
                          (1 << 16);
LPC ADC-ADINTEN=0;
                                      // Sin interrupción
Fs=25e6/2*65*(CLKDIV+1)=10 kHz \rightarrow CLKDIV=18 \rightarrow Fs real= 10,121 kHz
Modificamos el prescaler del ADC (\div 1, \div 2, \div 4, \div 8) y vemos que valor de Fpclk
hace que CLKDIV se aproxime mejor a un entero.
Si Fpclk=100Mhz \rightarrow CLKDIV+1 = 76,92 \rightarrow CLKDIV=76 \rightarrow Fs real = 9,99 Khz
```

f) A la vista de la función de interrupción del **Timer 3** que saca las muestras hacia el DAC para generar la señal senoidal, complete la función que genera previamente las muestras de la función seno, y calcule la frecuencia máxima de interrupción.

NOTA: Considere declarado el array *muestras*/ /, y que **Vrefp= 2V**.

```
void genera_muestras_seno(void)
{
  char i;
  for(i=0;i<64 ;i++) muestras[i]=(511 + 511 *sin(2*pi*i/64))<<6;
}
Fmax interrupción Timer3= 64*1kHz= 64 kHz

void TIMER3_IRQHandler(void)
{
  LPC_TIM3->IR|=(1<<0);
  LPC_ADC_DACR=muestras[j++]; // ojo, ya desplazadas las muestras
  j&=0x3F; // j toma valores entre 0 y 63 (64 muestras/ciclo)
}</pre>
```

g) Explique en detalle, sin escribir código, qué recurso utilizaría y como lo configuraría para reducir la carga de CPU durante la generación de la señal senoidal.

Evitaríamos la ejecución de la interrupción del Timer3 empleando el DMA en modo *Linked* con el propio canal (ej. Canal 0), para que al finalizar la transferencia se inicie de nuevo sin que sea necesaria la interrupción del DMA.

```
LPC_GPDMACH0->DMACCSrcAddr = (uint32_t) &muestras[0]; // Fuente Memoria
LPC_GPDMACH0->DMACCDestAddr = (uint32_t) &(LPC_DAC->DACR); // Destino Periférico (ojo 16 bits)
Transfer Size=64;
Tamaño transferencia= 16 bits; las muestras del array ya están desplazadas al bit 6
Incrementa Fuente;
No incremento Destino
Sin interrupción (ojo, modo Linked)

Para modificar la Fout (ej. en la rutina del SysTick):
LPC_DAC->DACCNTVAL = (F_pclk/64/Fout) -1; // Frecuencia transf. DMA
```

h) Explique en detalle, sin escribir código, qué recurso utilizaría y como lo configuraría para decodificar la señal obtenida a la salida del detector de IR.

```
Entrada de captura CAP1.0, configurada en flanco de bajada.

Prescaler timer =24 (para simplificar los cálculos) → Ftick= Fpclk/(PR+1)= 1MHz (T= 1us)

Al entrar la primera vez la interrupción se captura el valor y se guarda, se cambia la captura a flanco de subida.

Para reducir el tiempo de ejecución trabajamos con Cuentas del Timer (no medimos tiempos!!!!)
```

Una vez detectado el bit Start (tras dos interrupciones y ver comprobado la duración 4T) queda configurada siempre

```
la entrada en flanco de subida, así resulta más sencillo detectar los bits:
```

```
2T-> 1200 cuentas → para el "0" 
3T-> 1800 cuentas → para el "1"
```



Una vez detectado el bit START, y dentro de la función de interrupción:

NOTA: Una mejora es añadir un watchdog con un Match del timer, para que si no se han recibido todos los bits antes de Tmáx se reinicie todo el proceso. Esto evita que se quede un código incompleto en la recepción.

i) Escriba el código de la función de interrupción del SYSTICK (periodo 50ms) que se encarga de leer el estado del pulsador y de modificar la posición del servo en función del potenciómetro, a la vez que modifica el valor de la frecuencia de salida del DAC, así como de almacenar en una variable global la temperatura.

Añada las instrucciones necesarias para actualizar cada minuto en un LCD la temperatura y enviarla por el puerto serie (ver Anexo 2).

NOTA: Considere que la señal PWM del servo ya está configurada y para un periodo de **15ms**, y que el tiempo a nivel alto varíe entre **0.8-2.4ms**, para un movimiento de su posición entre 0º y 180º. Considere que el temporizador asociado al PWM incrementa la cuenta cada microsegundo.

```
void SysTick IRQHandler (void)
cont++;
if ((LPC GPIO2\rightarrowFIOPIN&0x01) ==0) {
         if(codigo!=(LPC ADC->ADDR5>>8)&0xFF){ // si cambia el valor
               LPC PWM1->MR2=(uint32 t) (0.8e3 + 1.6e3*codigo/255); // Ftick=1Mhz ;!
               LPC PWM1->LER | = (1 << 2) | (1 << 0);
               Fout= 100 + 900*codigo/255;
                                                         // Fout salida del DAC
               LPC TIMER3->MR0=Fpclk/Fout/64 -1;
                                                       // 64 muestras/ciclo
               LPC TIMER3->TC=0;
               LPC TIMER3->TCR=0x01;
                                                          // Start Timer
               }
else LPC TIMER3->TCR=0x02;
                                                          // Stop Timer
codigo=(LPC ADC->ADDR5>>8)&0xFF;
                                             // guardamos la posición del potenciómetro
//cada minuto leo la temperatura y la envio por la UARTO y al LCD
if(cont%(20*60)==0)
                     temperatura=((LPC ADC->ADDR1>>4)&0xFFF)*200/4095; // grados=mV/10
                     sprintf(cadena,"temperatura= %2.1f grados",temperatura);
                     tx cadena uart0(cadena);
                     GUI Text(10,10, cadena, WHITE, BLACK);
                     }
```

}

CUESTIÓN 2.

Se desea controlar un sistema empotrado basado en el LPC1768 mediante una conexión WIFI, para lo cual se conecta con la UART3 el módulo ESP8266.

- Complete el diagrama de conexión del LPC1768 con el módulo WIFI.
- Complete la función de configuración del puerto serie y realice los cálculos para configurar la velocidad a 115200 baudios, 8 bits por dato y sin paridad.
- Calcule la velocidad real obtenida y el tiempo que tarda en transmitirse el comando enviado al ejecutarse la sentencia, tx_cadena_UART3("Ejecutando...\n\r"). Ver **Anexo 2**
- Qué parámetro cambiaría (que no sea DivAddval ni MulVal) para mejorar la exactitud de la velocidad real.

```
RxD3
void uart3_init(void)
                                                                                                  ESP6266-01
     LPC_PINCON->PINSEL9|=3<<26; // RXD3 (P4.29);
     LPC_PINCON->PINSEL9|=3<<24; // TXD3 (P4.28);
                                                                                          OGPIO 2
                                                                                          O OGP10,0
     LPC_UART3->LCR=0x83;
                                                                                            ○RX
     LPC_UART3->DLL= 14;
     LPC UART3->DLM=0:
     LPC_UART3->LCR= 0x83;
                                                                      TxD3
}
                                                                                                            GND
                                                                               +3.3V
   Consideramos FR=1
   DL_{16} = 25e6/(16*115200)*FR = 13,56 \rightarrow 14
   Vt=25e6/(16*14) = 111.607 baudios
   Tmensaje= (1/Vt)^* N^{\circ} caracteres * 10 bits/carácter = 8.96e-6*15*10= 1,34ms
   Modificando PCLK de la UART a 50 Mhz (configurar el prescaler ÷2) resulta:
```

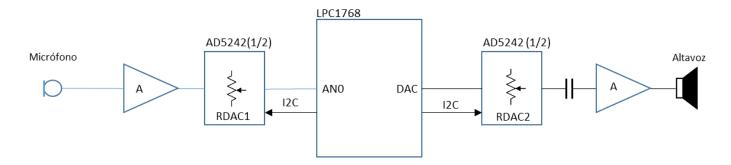
void I2CSendAddr(unsigned char addr, unsigned char rw);

unsigned char I2CGetByte(unsigned char ACK);

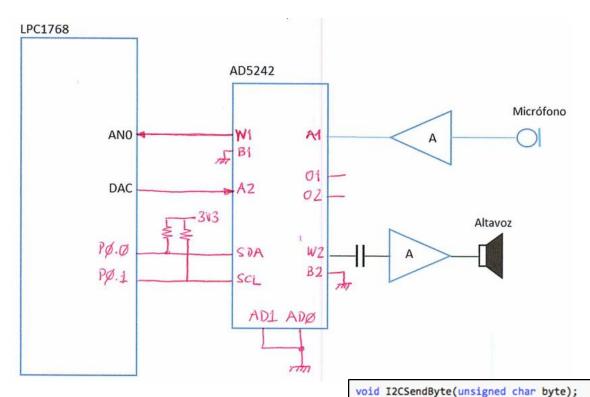
void I2CSendStop(void);

CUESTIÓN 3.

El diagrama de bloques del circuito de la figura representa un sistema de grabación/reproducción de audio en el que se utilizan dos potenciómetros digitales para controlar la ganancia del micrófono y el volumen del altavoz.



Dibuja detalladamente el diagrama de conexión del AD5242 con el LPC1768 teniendo en cuenta la librería de funciones del bus I2C (SDA a P0.0 y SCL a P0.1) y escriba la función que permite variar el volumen de salida entre el 0 y 100%

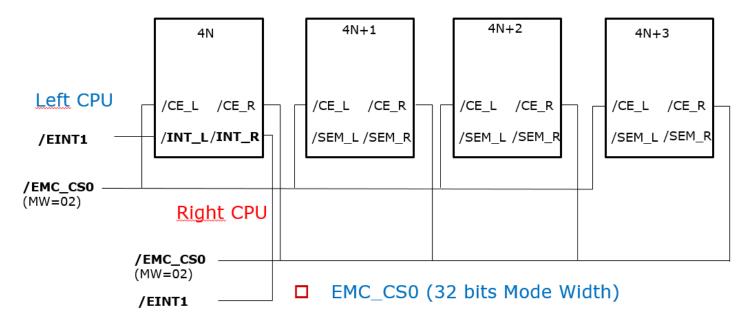


```
i2C_volumen(char porcentaje)
```

```
I2CSendAddr(0x2C,0);
I2CSendByte(0x80); // Seleccionamos el pot. 2
I2CSendByte(porcentaje*255/100);
I2CSendStop();
}
```

CUESTIÓN 4.

Explique en detalle el método de arbitración por interrupción de las memorias DUAL-PORT y justifícalo sobre el esquema de la figura. Considere que el bloque de memoria está mapeado en la dirección **0x8000.0000** y que cada chip tiene una capacidad de **16Kbytes**.



El espacio de direccionamiento del bloque de memoria de la Dual-Port de la figura, para la CPU de la izquierda y derecha es de 64kBytes (0x8000.0000 - 0x8000.FFFF).

La arbitración por interrupción del bloque de memoria de la DUAL-PORT al utilizar las señales de interrupción del chip **4N**, utiliza las posiciones **0x8000.FFF8** y **0x8000.FFFC** (dos últimas posiciones del chip).

La CPU_L **escribe** en 0x8000.FFFC e interrumpe a la CPU_R activando /INT_R. La CPU_R lee dicha posición y desactiva o deja en reposo (nivel alto) la señal de interrupción (/INT_R).

La CPU_R **escribe** en 0x8000.FFF8 e interrumpe a la CPU_L activando /INT_L. La CPU_L lee dicha posición y desactiva o deja en reposo (nivel alto) la señal de interrupción (/INT_L).

CUESTIÓN 5

Se desea realizar el control del tren de aterrizaje de un avión. El sistema tiene los siguientes elementos:

- Un sensor situado en el amortiguador del tren de aterrizaje delantero indica si el avión está en el suelo o está en el aire (si hay peso o no hay peso en el amortiguador). La variable que contiene el estado de este sensor se llama NOSE y puede tomar los valores 'Ground' o 'Air'.
- Una palanca situada en el control de mandos permite al piloto subir o bajar el tren de aterrizaje. La variable donde se almacena el estado se llama 'LEVER' y puede tomar los valores 'Up' o 'Down'.
- El panel de mandos tiene tres luces relacionadas con el tren de aterrizaje, una por cada uno de los tres conjuntos de ruedas. Estas luces pueden estar en verde, rojo, apagadas o parpadeando entre rojo y verde. Las variables en las que habrá que escribir para cambiar el estado de los



- indicadores son *LED_1*, *LED_2* y *LED_3* y pueden tomar los estados '*Green'*, '*Red'*, '*Black'* y '*Flash'*. La luz de cada tren estará en verde cuando el tren de aterrizaje esté extendido (abajo), en rojo cuando esté en tránsito (bajando o subiendo), apagada cuando esté replegado (arriba) y parpadeando cuando se haya producido un fallo.
- Hay dos finales de carrera en cada uno de los trenes de aterrizaje, uno para indicar que está completamente replegado (FC_UP_1, FC_UP_2, FC_UP_3) y otro que indica que está completamente extendido (FC_DOWN_1, FC_DOWN_2, FC_DOWN_3). Cuando están presionados dan el valor 'On' y cuando no están presionados 'Off'.
- Una señal de control pone en marcha el sistema hidráulico (*PUMP=On*) o lo desactiva (*PUMP=Off*) y otra indica el sentido del movimiento que hace que el tren de aterrizaje suba y o baje (*DIR* que puede tomar los valores '*Up*' o '*Down*').

El funcionamiento del sistema debería ser el siguiente:

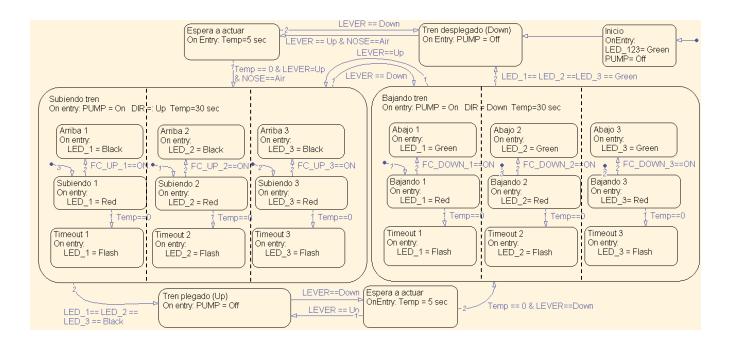
- Cuando el avión está en tierra lo normal es que la palanca del tren de aterrizaje esté en posición **Down** y los tres indicadores correspondientes en verde.
- Si estando en tierra (**NOSE='Ground'**) se pusiera por error la palanca en modo **Up**, el tren de aterrizaje no debería moverse.
- Cuando avión está en vuelo y se activa la palanca indicando la subida o bajada del tren de aterrizaje, el sistema deberá esperar *5 segundos* antes de responder para que, si fuera una activación involuntaria de la palanca que el piloto, tuviera tiempo de corregir la posición.
- Pasados los *5 segundos*, se pondrán los tres indicadores luminosos en rojo y se darán las órdenes de movimiento al sistema hidráulico.
- Cuando se está replegando el tren de aterrizaje, cada indicador permanecerá en *rojo* hasta que cada tren alcance su posición final de replegado (activándose el final de carrera correspondiente). Según vayan activándose los finales de carrera se irán apagándose poniendo en '*Negro'* y cuando estén todos en '*Negro'* se entenderá que el tren está replegado. Si pasan más de *30 segundos* desde que se da la orden y uno (o varios) de los trenes de ruedas no ha llegado a su posición final, el indicador correspondiente se pondrá a *parpadear en rojo* indicando al piloto que se ha producido un fallo en ese tren de ruedas. El procedimiento al bajar el tren de aterrizaje será el mismo pero finalizando con todas las luces en '*Verde'*.

- Si el tren de aterrizaje está subiendo y el piloto indica que vuelva a bajarse, deberá el sistema deberá reaccionar *inmediatamente* cambiando de sentido.
- Cuando se notifique un error en la extensión o replegado del tren de aterrizaje, el piloto deberá poder intentar subir o bajar de nuevo el tren de aterrizaje actuando sobre la palanca.

Se pide:

- a) Indique las señales de entrada y salida del sistema de control.
- b) Sabiendo que el diagrama adjunto es el esqueleto de una posible solución de StateChart que modela el comportamiento del sistema. Complete el diagrama con nombres de los estados, eventos y acciones para que modele el comportamiento que se indica en el enunciado.

Entradas al sistema de control	Salidas del sistema de control
NOSE	PUMP
LEVER	DIR
FC_UP_1, FC_UP_2, FC_UP_3	LED_1, LED_2 y LED_3
FC_DOWN_1, FC_DOWN_2, FC_DOWN_3	



CUESTION 6

Suponiendo un sistema con un LPC1768 con las tareas que se indican a continuación, identifique los parámetros **D** y **T** de cada una de ellas y **justifique el valor explicando el subsistema interno del microcontrolador que utilizaría** y en qué modo se configuraría. Tenga en cuenta que es un único microcontrolador con recursos limitados.

- a) Generación de una señal cuadrada con un **ciclo de trabajo de un 50**% de frecuencia variable entre 1kHz y 100kHz.
- b) Generación de una señal PWM de 10kHz de frecuencia con un ciclo de trabajo que oscila entre un 10% y un 90% **utilizando el Match** de un temporizador.
- c) Reproducción repetida de un mensaje de audio de 5 segundos de duración con una frecuencia de muestro de 8kHz y **muestras de 10 bits** utilizando DMA.
- d) Lectura de 4 sensores analógicos a una frecuencia de muestreo de 10kHz.
- e) Medida del ciclo de trabajo de una señal que 10kHz con un ciclo de trabajo que oscila entre un 10% y un 90%

Solución

- a) La señal más restrictiva en lo que respecta a ejecutabilidad en la de 100kHz con 10us de periodo. Se puede generar la señal con un Match configurado en modo Toggle incrementando el valor del Match con cada interrupción sin parar el temporizador. En este caso D = T = 5us
- b) Se puede configurar el Match asociado a un pin para que, dependiendo del valor de un flag que se conmuta con cada interrupción:
 - Si el flag es por ejemplo '1', configura la salida asociada para que genere un nivel bajo al llegar en Match y configurar el Match para que interrumpa pasado un TH además de conmutar el flag.
 - Si el flag es '0', configura la salida asociada para que genere un nivel alto al llegar en Match y configurar el Match para que interrumpa pasado un TL además de conmutar el flag.

En este caso el tiempo mínimo en interrupciones se produce en los extremos del 10% y 90% con D=T=10us

- c) Si el mensaje es repetido, se puede configurar uno o varios canales de DMA en modo linked con transferencias de 16bits entre memoria y el DAC configurando el temporizador del DAC como corresponda. En este caso no influiría en la ejecutabilidad por no tener interrupción asociada.
- d) Si es necesario procesar los datos con cada muestreo, una opción sería configurar el ADC en modo ráfaga configurando el tiempo de conversión en 100us/4 habilitando la interrupción de uno de los canales para leer las 4 muestras. En este caso hay una interrupción cada 100us por lo que T=100us pero los datos hay que leerlos antes de que se produzca una nueva conversión de uno de los canales por lo que D=100/4 = 25us.
- e) El ciclo de trabajo se puede leer con una entrada de captura. Se produciría una interrupción en el peor de los casos cada 10us: T = D = 10us.

CUESTIÓN 7

Suponiendo que un sistema basado en el LPC1768 tiene tres tareas con los parámetros que se indican en la tabla y el programa principal tiene una región crítica de 1ms

Tarea	Prioridad	Subprioridad	C	T	D
Tarea 1	0	1	2	10	5
Tarea 2	0	2	5	30	30
Tarea 3	0	3	10	30	30

Nota: Unidades en ms

Se pide:

a) Analice si el sistema es ejecutable.

b) Si el sistema es ejecutable:

• Calcule la duración máxima de una región crítica del programa principal que haría que el sistema dejara de ser ejecutable. Demuestre que es ejecutable.

Si el sistema no es ejecutable:

• Modifique las prioridades y/o las subprioridades de manera que el sistema sea ejecutable. Demuestre que es ejecutable.

Solución

a)

Tarea 1:

$$R_1 = C_1 + B_1 + I_1 = C_1 + \max(C_2, C_3, RC) + 0 = 1 + 10 = 11 > D_1 \longrightarrow No \ ejecutable$$

b)
Una opción sería cambiar la prioridad como se indica en la tabla

Tarea	Prioridad	Subprioridad
Tarea 1	0	0
Tarea 2	1	0
Tarea 3	2	0

Tarea 1:

$$R_1 = C_1 + B_1 + I_1 = C_1 + RC + 0 = 1 + 1 = 2 \le D_1 = 5us$$

Tarea 2:

$$R_2 = C_2 + B_2 + I_2 = C_2 + RC + \left\lceil \frac{R_2}{T_1} \right\rceil \cdot C_1 = 5 + 1 + \left\lceil \frac{R_2}{10} \right\rceil \cdot 2$$

$$w^0 = 5 + 1 + 2 = 8$$

$$w^1 = 6 + \left\lceil \frac{w^0}{10} \right\rceil \cdot 2 = 6 + \left\lceil \frac{5}{10} \right\rceil \cdot 2 = 8 \rightarrow R_2 = 8us \le D_2 \le 30us$$

Tarea 3:

$$R_{3} = C_{3} + B_{3} + I_{3} = C_{3} + RC + \left\lceil \frac{R_{3}}{T_{1}} \right\rceil \cdot C_{1} + \left\lceil \frac{R_{3}}{T_{2}} \right\rceil \cdot C_{2} = 10 + 1 + \left\lceil \frac{R_{3}}{10} \right\rceil \cdot 2 + \left\lceil \frac{R_{3}}{30} \right\rceil \cdot 5$$

$$w^{0} = 10 + 1 + 2 + 5 = 18$$

$$w^{1} = 11 + \left\lceil \frac{w^{0}}{10} \right\rceil \cdot 2 + \left\lceil \frac{w^{0}}{30} \right\rceil \cdot 5 = 11 + \left\lceil \frac{18}{10} \right\rceil \cdot 2 + \left\lceil \frac{18}{30} \right\rceil \cdot 5 = 11 + 4 + 5 = 20$$

$$w^{2} = 11 + \left\lceil \frac{w^{1}}{10} \right\rceil \cdot 2 + \left\lceil \frac{w^{1}}{30} \right\rceil \cdot 5 = 11 + \left\lceil \frac{20}{10} \right\rceil \cdot 2 + \left\lceil \frac{23}{30} \right\rceil \cdot 5 = 11 + 4 + 5 = 20$$

$$\Rightarrow R_{3} = 20 \leq D_{3} = 30 \text{ us}$$

Con la configuración de las prioridades de las interrupciones elegida el sistema es ejecutable.

CUESTIÓN 8.

En una aplicación de monitorización remota de un sistema de alarma, se desea visualizar remotamente el estado del sistema y posibilitar su activación o desactivación al acceder a la página **alarma.cgi**. El estado del sistema se almacena en la variable global **uint8_t estado** que podrá tomar los valores 0 (sistema desarmado), 1 (sistema armado) y 2 (alarma activa). Además de indicar textualmente el estado del sistema, el fondo de la pantalla dependerá del estado: verde (sistema desarmado), amarillo (sistema armado), y rojo (alarma activada). Por seguridad, para poder armar o desarmar el sistema, deberá introducirse una clave que deberá coincidir con la cadena de texto almacenada en el array **char password[10]**. Si este código es correcto se cambiará el estado accediendo a la variable **estado**. En la tabla siguiente se muestra el código HTML y la salida visualizada en el navegador dependiendo del estado.

Indique el contenifo del fichero **alarma.cgi** al que accedería el navegador y el contenido de las funciones **cgi_func(...)**, **cgi_process_data(...)**, y/o **cgi_process_var(...)** necesarias. Suponga definidas las siguientes variables:

```
const char* color[]={"lightgreen","lightyellow","red"};
const char* info[]={"Sistema desarmado","Sistema armado","Alarma activa"};
const char* boton[]={"Armar sistema","Desarmar sistema"," Desarmar sistema"};
```



```
t <!DOCTYPE html>
t <html>
t <head>
t <meta http-equiv='refresh' content='15'>
t </head>
c a 1 <body style='background-color:%s;'>
t <center>
t <H1> Sistema de Alarma</H1>
c a 2 <H2>%s</H2>
t </center>
t <form action='/alarma.cgi' method='get'>
c a 3 <center> Clave: <input type='text' name='clave%d' value=''>
c a 4 <input type='submit' value='%s'>
t </center>
t </form>
t</body>
t</html>
```

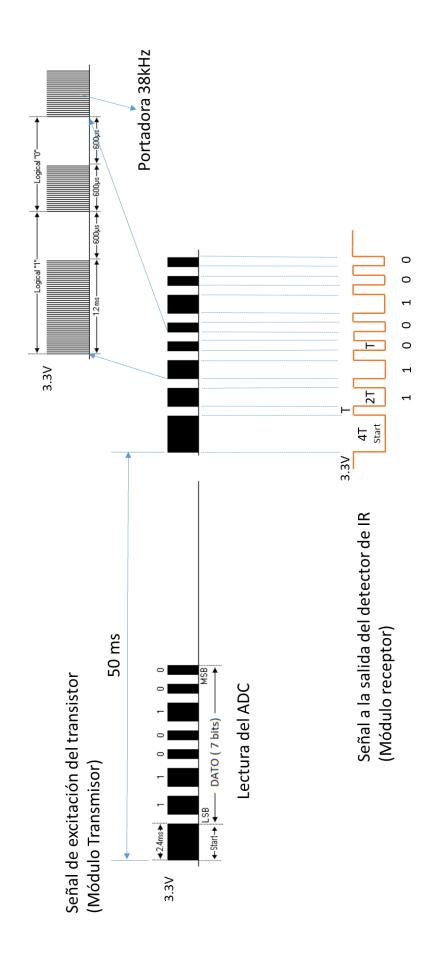
```
U16 cgi_func (U8 *env, U8 *buf, U16 buflen, U32 *pcgi) {
 U32 len = 0;
  switch (env[0]) {
   case 'a' :
      switch (env[2]) {
          len = sprintf((char *)buf,(const char *)&env[4],color[estado]);
          break;
        case '2':
          len = sprintf((char *)buf,(const char *)&env[4],info[estado]);
          break;
        case '3':
          len = sprintf((char *)buf,(const char *)&env[4],estado + 1);
          break;
        case '4':
          len = sprintf((char *)buf,(const char *)&env[4],boton[estado]);
          break;
        default:
         break;
     break;
    default:
     break;
  return ((U16)len);
```

```
void cgi_process_var (U8 *qs) {
 U8 *var;
 char passwd[10];
 var = (U8 *)alloc_mem (40);
 do {
   qs = http_get_var (qs, var, 40);
   if (var[0] != 0) {
     if (str_scomp (var, "clave1=") == __TRUE) {
        if (str_scomp (&var[7], password) == __TRUE)
           estado = 1;
      if (str_scomp (var, "clave2=") == __TRUE) {
         if (str_scomp (&var[7], password) == __TRUE)
            estado = 0;
      if (str_scomp (var, "clave3=") == __TRUE) {
         if (str_scomp (&var[7], password) == __TRUE)
            estado = 0;
  }while (qs);
  free_mem ((OS_FRAME *)var);
```

CUESTIÓN 9.
Responda a las siguientes preguntas:
a) La característica más importante de un DSP es que tiene instrucciones MAC. ¿Qué son?¿Para qué se utilizan?
b) ¿En qué se diferencia un DSP de un microcontrolador?
c) ¿En qué se diferencia un DSP de un SoC?
CUESTIÓN 10.

¿Qué ventajas e inconvenientes tiene utilizar un Sistema Operativo en Tiempo Real en un microcontrolador en un proyecto similar a la práctica de laboratorio?

Anexo 1 (Codificación – Decodificación IR)



Anexo 2. Funciones de control del Puerto Serie (UARTO) y del GLCD

```
void UARTO IRQHandler(void) {
   swi tch(LPC_UARTO->IIR&0x0E) {
                              /* RBR, Receiver Buffer Ready */
   case 0x04:
     *ptr rx=LPC UARTO->RBR; /* lee el dato recibido y lo almacena */
                              /* Caracter return --> Cadena completa */
     if(*ptr_rx++ ==13){
       *ptr_rx=0;
                              /* Añadimos el caracter null para tratar los datos recibidos como una cadena*/
      rx completa = 1;
                              /* rx completa */
      ptr_rx=buffer;
                              /* puntero al inicio del buffer para nueva recepción */
    break;
   case 0x02:
                                  /* THRE, Transmit Holding Register empty */
    if(*ptr tx!=0)
      LPC_UARTO->THR = *ptr_tx++; /* carga un nuevo dato para ser transmitido */
      tx_completa=1;
     break;
}
```

Table 285: UARTn Fractional Divider Register (U0FDR - address 0x4000 C028, U2FDR - 0x4009 8028, U3FDR - 0x4009 C028) bit description

Bit	Function	Value	Description	Reset value						
3:0	DIVADDVAL	0	Baud-rate generation pre-scaler divisor value. If this field is 0, fractional baud-rate generator will not impact the UARTn baudrate.	0						
7:4	MULVAL	1	Baud-rate pre-scaler multiplier value. This field must be greater or equal 1 for UARTn to operate properly, regardless of whether the fractional baud-rate generator is used or not.	1						
31:8	-	NA	Reserved, user software should not write ones to reserved bits. The value read from a reserved bit is not defined.	0						

$$UARTn_{baudrate} = \frac{PCLK}{16 \times (256 \times UnDLM + UnDLL) \times \left(1 + \frac{DivAddVal}{MulVal}\right)}$$

Funciones del GLCD

```
/* Private function prototypes ------*/
void LCD_Initializtion(void);
void LCD_Clear(uint16_t Color);
uint16_t LCD_GetPoint(uint16_t Xpos,uint16_t Ypos);
void LCD_SetPoint(uint16_t Xpos,uint16_t Ypos,uint16_t point);
void LCD_DrawLine( uint16_t Xpos,uint16_t y0, uint16_t x1, uint16_t y1, uint16_t color );
void PutChar( uint16_t Xpos, uint16_t Ypos, uint8_t ASCI, uint16_t charColor, uint16_t bkColor );
void GUI_Text(uint16_t Xpos, uint16_t Ypos, uint8_t *str,uint16_t Color, uint16_t bkColor);
void PutChinese(uint16_t Xpos,uint16_t Ypos,uint8_t *str,uint16_t Color,uint16_t bkColor);
void GUI_Chinese(uint16_t Xpos,uint16_t Ypos,uint8_t *str,uint16_t Color,uint16_t bkColor);
```

Anexo 3. Características del AD5242

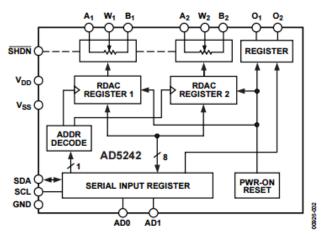


Figure 2. AD5242 Functional Block Diagram

|--|

S	0	1	0	1	1	AD1	AD0	R/W	Α	A/B	RS	SD	O ₁	O ₂	X	X	X	Α	D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0	Α	P
	Slave Address Byte Instruction Byte						Data Byte																					

where:

S = start condition

P = stop condition

A = acknowledge

X = don't care

AD1, AD0 = Package pin programmable address bits. Must be matched with the logic states at Pin AD1 and Pin AD0.

 R/\overline{W} = Read enable at high and output to SDA. Write enable at low.

A/B = RDAC subaddress select; 0 for RDAC1 and 1 for RDAC2.

RS = Midscale reset, active high.

SD = Shutdown in active high. Same as SHDN except inverse logic.

O1, O2 = Output logic pin latched values

D7, D6, D5, D4, D3, D2, D1, D0 = data bits.

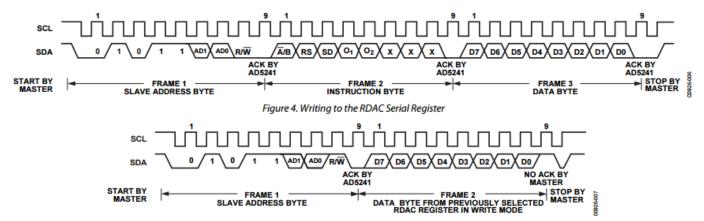


Figure 5. Reading Data from a Previously Selected RDAC Register in Write Mode